

1 Forord

Dette er sluttrapporten for TDT4295 Datamaskiner Prosjekt ved IDI, NTNU 2003. Prosjektet utgjør 15 studiepoeng i høstsemesteret i 4. årskurs og varte fra 11. august til 28. november.

Hensikten med prosjektet er å gi studentene praktisk og teoretisk erfaring med hardwareutvikling slik det foregår i større prosjekter. Prosjektet tar for seg hele designsyklusen fra kravspesifikasjon til ferdig prototype.

Vi vil gjerne takke våre faglærere, Pauline Haddow og Gunnar Tufte for god oppfølging. I tillegg vil vi takke Morten Hartmann og Frode Eskelund for hjelpen vi fikk med å finne feilen på PCBen vår. Karstein Kristiansen har også hjulpet oss mye når vi har hatt problemer. Vi vil også takke Atmel for utlån av utstyr og for å ha gitt oss mikrokontrollere.

“Those parts of the system that you can hit with a hammer (not advised) are called hardware; those program instructions that you can only curse at are called software.”

– Levitating Trains and Kamikaze Genes: Technological Literacy for the 1990's.

2 Innledning

"To undertake a project, as the word's derivation indicates, means to cast an idea out ahead of oneself so that it gains autonomy and is fulfilled not only by the efforts of its originator but, indeed, independently of him as well."

– Czeslaw Milosz

Prosjektet er kalt Værstasjon 2003 og har blitt utført i faget TDT4295 Datamaskiner Prosjekt. Oppgaven vi fikk tildelt gikk ut på å designe, implementere og teste et system bestående av hardware og software. Systemet skulle realisere funksjonalitet for måling, lagring, bearbeiding og presentasjon av data knyttet til ulike aspekter ved klimaet. Rammebetingelsene vi fikk var ganske åpne, men det var et krav at vi benyttet FPGA og AVR i designet vårt. I tillegg skulle systemet bestå av to hoveddeler som etter hvert ble kalt sensorkortet og displaykortet. Dette kravet kom som en følge av at vi var relativt mange som tok faget i år. Vi fikk dermed to mindre grupper som kunne jobbe mer individuelt. Disse to kortene skulle også kunne kommunisere med hverandre over USB. Etter som prosjektet skred frem viste det seg imidlertid at samarbeidet mellom gruppene ble tettere og tettere, og vi har derfor i mange sammenhenger fungert som en stor gruppe.

Oppgaven har blitt utført av en gruppe på 11 studenter.

Sensorgruppe

Tord Andreas Fredriksen
Stian Dalene Gjedrem
Joacim Thomassen
Kristian Skogstrøm
Marius Grannæs
Kjetil Aamodt

Displaygruppe

Guri Kristine Birkeland
Peder Dagestad Rand
Morten Hauseggen
Lars Eirik Eilertsen
Olav Gulling

Innhold

1	Forord	1
2	Innledning	2
3	Sammendrag	15
4	Oppgaveteksten	17
5	Vår løsning	18
6	Krav	20
6.1	Overordnede krav fra veilederne	20
6.2	Våre overordnede krav til systemet	20
6.3	Mer detaljerte krav fra veilederne	21
6.4	Våre mer detaljerte krav til systemet	21
7	Systembeskrivelse	23
8	Sensorer	25
8.1	Generelt	25
8.2	Alternativene	25
8.2.1	Analogt	25
8.2.2	Digitalt : I2C	25
8.2.3	Digitalt : 1-Wire	25
8.2.4	Lyssensoren	26
8.3	Konklusjon	26
9	Lyssensor	27
9.1	Virkemåte	27
10	Bruksanvisning	29
10.1	Oppkobling	29
10.2	Bruk	30

11 Sensorkortet	32
11.1 Hensikt	32
11.2 Hardware	33
11.2.1 Mikrokontrolleren	34
11.2.2 Digitale sensorer	35
11.2.3 Analoge sensorer	35
11.2.4 Sanntidsklokke	36
11.2.5 Minne	36
11.2.6 FPGA	37
11.2.7 USB transceiver	38
11.2.8 Strømtilkobling	38
11.3 PCB	38
11.4 Mikroprosessor Software	39
11.4.1 Overordnet	39
11.4.2 Digitale sensorer	41
11.4.3 Sanntidsklokke	43
11.4.4 Minne	44
11.4.5 Grensesnittet mellom AVR og FPGA.	46
11.5 FPGA Design	47
11.5.1 AVR Grensesnitt	48
11.5.2 Kommandotolker	49
11.5.3 USB Kontroller	51
11.5.4 Sender	52
11.5.5 Mottaker	53
11.5.6 ProduktID og VendorID	54
12 Displaykort	60
12.1 Hensikt	60
12.2 Hardware	60
12.2.1 Mikrokontroller	60
12.2.2 Display	61

12.2.3	Tastatur	61
12.2.4	FPGA	62
12.2.5	USB-transceiver	63
12.3	PCB	63
12.4	Mikroprosessor Software	64
12.4.1	Overordnet	64
12.4.2	Menysystemet	65
12.4.3	Displaydriver	65
12.4.4	Tastaturdriver	65
12.4.5	Kommunikasjon mot USB-kontroller på FPGA	66
12.5	FPGA Design	67
12.5.1	Deling av arbeid mellom FPGA og AVR	67
12.5.2	USB Funksjonskontroller	68
12.5.3	Toppnivå design	69
12.5.4	Controller	69
12.5.5	Transmitter	72
12.5.6	Receiver	72
13	Strømforsyning	74
13.1	Virkemåte	74
13.2	PCB	75
14	Verktøy	77
14.1	Software	77
14.1.1	Mentor Design Capture/Expedition PCB	77
14.1.2	Xilinx Foundation 5.203i	77
14.1.3	Atmel AVR Studio	77
14.1.4	GNU AVR tools (AVR GCC, AVR libc, AVR binutils, make)	78
14.2	Hardware	78
14.2.1	Atmel STK500	78
14.2.2	Atmel JTAG ICE	78
14.2.3	Atmel ICE 200	78

14.2.4	Memec Design Virtex2 System board	79
14.2.5	Memec Design P-160 Comm extension board	79
14.2.6	On chip scope	80
14.2.7	Logikkanalysator	80
15	Applikasjons protokollen	81
15.1	Formål	81
15.2	Dataformat	81
15.2.1	Pakkeformat	81
15.2.2	Nyttedata definisjoner	82
15.2.3	Forklaring av parametre	82
16	Designvalg	84
16.1	Sensorkortet	84
16.1.1	Fordeling av oppgaver	84
16.1.2	Minnebrikke	84
16.1.3	Strømsparing	84
16.1.4	AVR	85
16.1.5	Sanntidsklokke	85
16.1.6	Debugging	85
16.1.7	Konvertering mellom logikknivåer	85
16.1.8	Bussen mellom AVRen og FPGA	86
16.2	Displaykortet	86
16.2.1	Fordeling av oppgaver	86
16.2.2	Strømforbruk	86
16.2.3	Komponentvalg	86
16.2.4	Plassering av komponenter	87
16.2.5	Valg av mikrokontroller	87
16.2.6	Display	87
16.2.7	Klokkefrekvensen på AVRen	87
16.2.8	Bruker grensesnittet	88
16.2.9	Tastatur	88

16.2.10 Bussen mellom AVR og FPGA	88
16.2.11 Protokollen mellom kortene	88
16.3 Strømforsyningen	89
16.4 Lyssensor	89
17 Testing	90
17.1 Test av systemet	90
17.1.1 Nummerering av tester	90
17.1.2 Nummering av feil	91
17.2 PCB	91
17.3 Sensorkort	91
17.3.1 Mikrokontroller	91
17.3.2 FPGA	92
17.3.3 Mikrokontroller og FPGA	92
17.4 Displaykort	92
17.4.1 Mikrokontroller	92
17.4.2 FPGA	92
17.4.3 Mikrokontroller og FPGA	92
17.5 Strømforsyning	92
17.6 Lyssensor	92
17.7 Systemtest	93
17.8 Tester som feilet	93
17.9 Testkort	93
17.9.1 Sanntidsklokke	94
17.9.2 Minnebrikke	94
17.9.3 Linedriver	94
17.9.4 USB tranceiver	95
17.9.5 Logikkknivåkonvertering	95
17.9.6 Spenningsstabilisering	95
17.9.7 Konklusjon	95
17.10 Endringer som ble gjort på kortene	96

18 Aktuelle utvidelser	104
18.1 Hardware	104
18.1.1 (Korrekt) FPGA	104
18.1.2 Testpod mellom FPGA og USBtransceiveren	104
18.1.3 TWI	104
18.1.4 Alternative USB løsninger	104
18.1.5 RS232 kommunikasjon	105
18.1.6 Større display	105
18.1.7 Underklokke mikrokontrolleren	105
18.2 Software	105
18.2.1 Utvidet PC software	105
18.2.2 Støtte for USB memory-stick	105
18.2.3 Utviding av minnedriver	105
19 Diskusjon	106
19.1 Arbeidsflyt	106
19.2 Erfaringer	106
19.2.1 Teamarbeid	106
19.2.2 Tutorials	106
19.2.3 Softwareutvikling på AVR.	107
19.2.4 Softwareutvikling på FPGA	107
19.2.5 Forelesninger	107
19.3 Ting som burde ha blitt gjort anderledes	107
19.3.1 Lese tidligere gruppers dokumentasjon	107
19.3.2 Starte programvareutvikling tidligere	108
19.3.3 Statusrapportering	108
19.3.4 Sette klare retningslinjer for dokumentasjon	108
19.3.5 Intern opplæring i CVS og T _E X	108
19.4 Sluttstatus	108

A	1-Wire	111
A.1	Oversikt	111
A.2	1-Wire Nettverk	111
A.2.1	Hovedkomponenter	111
A.2.2	1-Wire Protokollen	112
A.2.3	Unike adresser på 1-Wire enhetene	112
A.2.4	Godt utvalg av 1-Wire enheter	113
B	En kort innføring i USB protokollen	114
B.1	Kontakter	114
B.2	Elektriske egenskaper	114
B.3	NRZI koding og bitstuffing	115
B.4	USB pakketyper	115
B.4.1	TOKEN pakke	116
B.4.2	DATA0 / DATA1 pakke	116
B.4.3	HANDSHAKE pakke	116
B.5	Overføring av data	116
B.5.1	Del 1: Setup	117
B.5.2	Del 2: Data	117
B.5.3	Del 3: Status	117
C	Kabinett	119
C.1	Sensorkabinett	119
C.2	Displaykabinett	120
D	Regnskap	123
E	Skjemategninger	124
E.1	Sensorkort	124
E.2	Displaykort	142
E.3	Powerkort og lyssensor	157
E.4	Diverse testkort	165

F	Kildekode	173
F.1	Sensorkort - Mikrokontroller	174
F.2	Sensorkort - FPGA	211
F.3	Displaykort - AVR	236
F.4	Displaykort - FPGA	249

Tabeller

1	Nyttedata definisjoner	83
2	Delsystemer	90
4	Test av PCB	91
6	Test av mikrokontrolleren.	97
8	Test av FPGA	98
9	Test av FPGA kommunikasjon mot AVR	99
11	Test av mikrokontroller på displaykort	100
13	Test av FPGA på displaykortet	101
15	Test av Strømforsyning	101
16	Testing av lyssensor	102
18	Systemtester	102
20	Tester som feilet	103
21	Sensorkort - Materialer	124
22	Displaykort - Materialer	142
23	Lyssensor - Materialforbruk	157

Figurer

1	Sensorkort tilkoblet displaykort	18
2	Datamaskin tilkoblet sensorkortet	19
3	Vindmåler til 1-Wiresystemet	26
4	Blokkskjema lyssensor	27
5	Eksempel på signal	27

6	Displaykortets bakside	29
7	Sensorkortets bakside	29
8	Menysystemet	30
9	Blokkdiagram over sensorkortet	33
10	Blokkdiagram for mikrokontroller	34
11	Blokkdiagram for digitale sensorer	35
12	Blokkskjema for analoge sensorer	36
13	Blokkdiagram for sanntidsklokke	36
14	Blokkdiagram for minnet	37
15	Blokkskjema for FPGA	37
16	Blokkdiagram for USB-transceiveren	38
17	Lagdelingen av PCB'en	39
18	Powerlaget på sensorkortet	39
19	Enhetene mikrokontrolleren (uC) kommuniserer med	40
20	Sekvensdiagram over hovedrutinen på mikrokontrolleren	41
21	Sekvensdiagram for interrupt håndteringen	42
22	Tilstandsdiagram for mikrokontrolleren	42
23	1-Wire bussen og enhetene	43
24	Typisk 1-wire kommunikasjonsflyt	43
25	Tilstands diagram for sanntidsklokken	44
26	Tilstandsdiagram for minnedriveren	45
27	Toppnivå blokkdiagram for FPGA implementasjonen	47
28	Blokkskjema over kommunikasjonen mellom FPGA og AVR	48
29	Sending av data	49
30	Mottak av data	49
31	Tilstandsdiagram for kommandotolkeren	55
32	Recivebufferet til kommandotolkeren	56
33	Interruptregisteret	56
34	Tilstandsmaskin for USB-kontrolleren	57
35	Blokkdiagram for USB-senderen	58
36	Blokkdiagram for mottakeren	59

37	Blokkdiagram over displaykortet	61
38	Blokkskjema for mikrokontrolleren	62
39	Blokkskjema for displayet	63
40	Blokkskjema for tastaturet	63
41	Blokkskjema for FPGA på displaykortet	64
42	Blokkskjema for USB-transceiveren	64
43	De fire lagene til PCBen	65
44	Fordelingen av powerlaget	66
45	Flytdiagram for mikrokontrolleren	67
46	Flytdiagram for Tastaturavbrudd	68
47	Blokkskjema av USB-hosten	69
48	Tilstandsdiagram for USB-kontrolleren	70
49	Blokkskjema for strømforsyningen	75
50	PCB for strømforsyningen	75
51	JTAG i bruk på displaykortet	78
52	Virtex2 testkort med USBtransciever og STK500	79
53	Kommunikasjon mellom FPGA og AVR	93
54	Enkelt 1-Wire Nett	111
55	Hovedkomponentene i et 1-Wire Nett	111
56	Unik 64-bits ROM 'registrerings' nummer	112
57	USB-plugg type A	114
58	USB-plugg type B	114
59	Eksempel på NRZI-enkodet signal	115
60	Ulike pakketyper i USB protokollen	116
61	Sekvensdiagram for setup av kontrolloverføringer	117
62	Generell USB overføring	118
63	USB Status pakke, sekvensdiagram	118
64	Sensorboksens bakside	119
65	Sensorboksens underside	120
66	Displayboksens bakside	120
67	Displayboksens underside	121

68	Displayboksen med utskåringer til tastatur og display	121
69	Sensorkort - Toppnivå	125
70	Sensorkort - AVR	126
71	Sensorkort - Minne	127
72	Sensorkort - Linedriver	128
73	Sensorkort - Sanntidsklokke	129
74	Sensorkort - Analoge Sensorer	130
75	Sensorkort - Powertilkobling	131
76	Sensorkort FPGA	132
77	Sensorkort - FPGA klokke	133
78	Sensorkort - Logikkanalysator FPGA	134
79	Sensorkort - Lysdioder	135
80	Sensorkort - Brytere	136
81	Sensorkort - USB-transceiver	137
82	Sensorkort - PCB lag 1	138
83	Sensorkort - PCB lag 2	139
84	Sensorkort - PCB lag 3	140
85	Sensorkort - PCB lag 4	141
86	Displaykort - Toppnivå	143
87	Displaykort - AVR	144
88	Displaykort - UART	145
89	Displaykort - Powerkoblinger	146
90	Displaykort - Logikkanalysatorporter	147
91	Displaykort - FPGA	148
92	Displaykort - FPGA klokke	149
93	Displaykort - Debugporter	150
94	Displaykort - Lysdioder	151
95	Displaykort - USB transceiver	152
96	Displaykort - PCB lag 1	153
97	Displaykort - PCB lag 2	154
98	Displaykort - PCB lag 3	155

99	Displaykort - PCB lag 4	156
100	Powerkort - Toppnivå	158
101	Powerkort - Spenningsregulatorer	159
102	Powerkort - PCB lag 1	160
103	Powerkort - PCB lag 2	161
104	Powerkort - Materialer	162
105	Lyssensor - Skjemategning	163
106	Lyssensor - PCB	164
107	Lyssensor - Silkeprint	164
108	Skjema for sanntidsklokketestkortet	166
109	Slik ser testkortet for sanntidsklokken ut	167
110	Skjema for minnetestkortet	168
111	Slik ser testkortet for minnebrikken ut	169
112	Skjema for linedrivertestkortet	170
113	Skjema for USBtranceivertestkortet	171
114	Slik ser testkortet for USBtranceiver ut	172

3 Sammendrag

Denne rapporten beskriver systemet som har blitt laget i faget TDT4295 Datamaskiner Prosjekt høsten 2003. Systemet er en værstasjon for innsamling og visning av værdata.

Oppgaven som ble gitt gikk ut på at vi skulle lage en værstasjon. Prosjektet skulle gå gjennom alle fasene i et maskinvareutviklingsprosjekt. Fra kravspesifikasjon, kretsdesign, PCB¹-produksjon, programmering og til slutt test og ferdigstilling av produktet. Vi hadde hele høstsemesteret på å gjennomføre oppgaven. Gruppen besto opprinnelig av 13 personer, men ettersom tiden gikk ble vi av ulike årsaker redusert til 11. Vi ble ved oppstart delt inn i to grupper som skulle arbeide hver for seg med hvert sitt delsystem.

Oppgaveteksten påla oss enkelte designvalg. Blant annet var det bestemt at systemet, for begge delsystemer, måtte benytte seg av en FPGA² og en AVR³. Budsjettet vårt skulle ikke overskride 15 000 NOK. Utenom dette budsjettet kom FPGA, AVR og PCB-produksjon. Alt i alt hadde vi rimelig stor valgfrihet og et budsjett som ga oss muligheter for å teste ulike løsninger og komponenter.

Systemet er delt opp i to enheter. Den ene enheten skal tilkobles sensorer, kalt sensorkort, og den andre enheten er et grensesnitt for brukeren, kalt displaykort. Disse to enhetene kommuniserer via USB⁴. Sensorkortet kan også tilkobles en datamaskin. Kravene til systemet har vi stort sett bestemt selv. Vi ble fort enige om at grafisk display var en forutsetning dersom vi skulle kunne vise informasjonen slik vi ønsket. Brukeren måtte også ha en måte å gi kommandoer til systemet og her valgt vi å benytte oss av et 16-knappers tastatur. Dette er de to eneste delene av systemet som fungerer som grensesnitt mot brukeren.

Vi fant for ut at det var hensiktsmessig å lagre data på bare et av kortene. Sensorkortet ble valgt for denne oppgaven fordi dette må ha en måte å lagre avlest data på. Kortet ble dermed utstyrt med et flashminne. Målingene måtte også kunne tidsbestemmes og dette førte til at vi integrerte en sanntidsklokke i systemet. Displaykortet fikk dermed ikke noe ektsternt minne for lagring av data og vil ikke ha noen funksjon med mindre det er tilkoblet sensorkortet. All konfigurasjon av sensorkortet foregår via displaykortet. Siden displaykortet har relativt mange funksjoner har vi valgt å la dette systemet være menystyrt.

Strømtilførselen til sensor- og displaykortet er implementert som eget kort, heretter kalt strømforsyningskort. Dette kortet har i tillegg til spenningsstabiliseringskretser for alle nødvendige spenninger blitt utstyrt med en batterilader. Batteripakken som skal tilkobles systemet vil dermed på en enkel måte kunne lades opp og systemet blir uavhengig av ekstern strømforsyning i lange perioder.

Vi har benyttet mange ulike verktøy for design og utvikling. De aller fleste av disse har vært tilgjengelig på DM-gruppens laboratorier.

¹Printed Circuit Board

²Field Programmable Gate Array

³mikrokontroller produsert av Atmel

⁴Universal Serial Bus

Kommunikasjon mellom kortene skulle utføres via USB. Men siden USB bare definerer hvordan data skal sendes, ikke hva, har vi utviklet vår egen protokoll for dataoverføring. Denne protokollen gjør det mulig for mikrokontrollerne å prate sammen.

Designvalgene vi har tatt er for det meste forklart og diskutert gjennom hele rapporten. Men vi har også valgt å legge inn et ekstra kapittel med avgjørelser som er viktige for designet men som ikke passet inn andre steder i rapporten.

Til slutt i prosessen har vi testet systemet. All testing er dokumentert i slutten av rapporten. Vi fant her ut at enkelte valg vi hadde tatt ikke var hensiktsmessige, mens andre viste seg å fungere som forventet. Det var under denne fasen vi så resultatene av det vi hadde arbeidet med gjennom flere måneder tydeligst. Det var også her vi oppdaget utfordrende feil, som ikke alltid var like enkle å takle, men etter litt tid kom vi oss videre og fikk rettet opp det meste.

Alt i alt har dette vært en spennende og lærerikt prosjekt for alle prosjektets deltagere. Vi har hatt litt problemer med samkjøring og fremdrift underveis. Størrelsen på gruppen kan kanskje tillegges mange av årsakene her. Når vi var så mange ble det mulig for noen å trekke seg ut uten at dette ble avgjørende i en tidlig fase i prosjektet, derimot ble det avgjørende på slutten når ting skulle settes sammen. Dette er årsaken til at gruppen gikk fra 13 personer ved oppstart til 11 ved avslutning.

Vi har laget et system med mange fungerende enkeltdeler, allikevel viste det seg at vi ikke hadde tid og ressurser til å fullføre alle delsystemene. Alt i alt er vi fornøyd med resultatet og veien frem. Dette har gitt oss mange erfaringer å bygge videre på både i studiesituasjonen og i arbeidslivet i fremtiden.

4 Oppgaveteksten

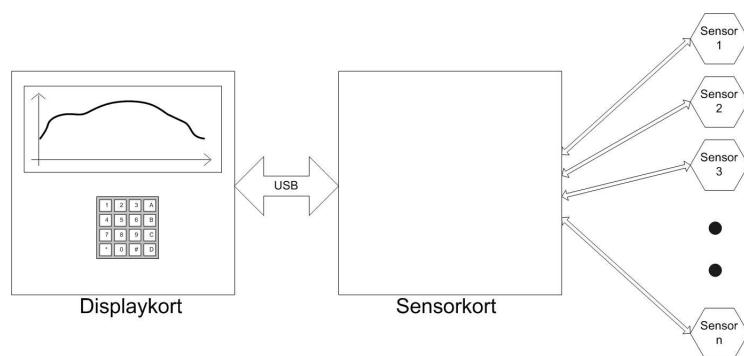
“Isn’t it interesting that the same people who laugh at science fiction listen to weather forecasts and economists?”

– Kelvin Throop III

Vi fikk en veldig åpen oppgave. Kort fortalt var oppgaveteksten “Lag en værstasjon”. Dette gav oss mange muligheter for hvordan vi kunne løse oppgaven. Vi fikk tildelt et budsjett på 15000 NOK som skulle brukes på prosjektet. Budsjettet inkluderte ikke FPGA, AVR eller PCB-produksjon. Det ble satt som et krav fra fagstaben at systemet skulle støtte USB, og at det skulle være mulig å koble til en PC. I tillegg var det et krav at systemet skulle bestå av 2 forskjellige kort som skulle kommunisere med hverandre.

5 Vår løsning

Ut fra oppgaveteksten skulle vi lage et system for måling og loggføring av ulike aspekter ved været. Utenom denne bestemmelsen sto vi veldig fritt til å utforme systemet som vi selv ønsket. Det var dog gitt enkelte restriksjoner for designet som vi måtte overholde. Som oppgaveteksten sa så skulle vi ha minst to delsystemer som var så adskilt at to grupper skulle kunne arbeide på systemene mest mulig uavhengig.



Figur 1: Sensorkort tilkoblet displaykort

Systemet består av to hovedenheter: Displaykortet, som er enheten som fungerer som grensesnitt mot brukeren, og sensorkortet som er enheten som står for innsamling og lagring av værdata. (Se figur 1 .)

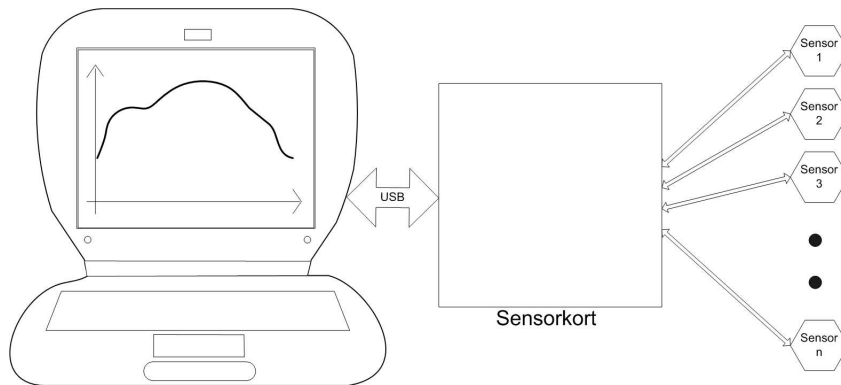
Vi bestemte at systemet skulle ha mulighet for grafisk visning av data og at det måtte ha et enkelt grensesnitt mot brukeren. Mye av designet er laget ut fra disse to kravene. Systemet er utstyrt med et LCD⁵ display og tastatur med 16 knapper. All bruk av systemet kan gjøres ved hjelp av disse to komponentene som er plassert på displaykortet.

Systemet kan foreta målinger av mange ulike aspekter ved været. Avhengig av hvilke sensorer som kobles til kan det for eksempel måle temperatur, nedbør, vindstyrke, vindretning, lufttrykk, luftfuktighet og lysintensitet. Vi har lagt inn støtte for flere digitale sensorer. Disse kommuniserer over en buss kalt 1-Wire. Denne bussen gjør at sensorer kan kobles til eller fra uten at mye konfigurasjon er nødvendig. I tillegg har vi lagt inn støtte for at det kan benyttes en analog sensor. Denne kobles direkte på en AD-konverter på mikrokontrolleren på sensorkortet.

Til lagring av værdata benyttes det et flashminne. Dette er en minnetype som beholder skrevet data til tross for eventuelle strømbrudd. Det er benyttet en minnebrikke på 64Mbit, noe som gjør det mulig å la sensorenheten foreta målinger av været i flere år, gitt at avlesningene begrenses til en gang i timen.

Siden systemet skal lagre data, og det må finnes en måte å tidsbestemme målingene i ettertid, er sensorkortet utstyrt med en sanntidsklokke. Denne klokken vil alltid leses av før en måling skal lagres i minne, slik at måledataene kan lagres sammen med tidspunktet målingen er gjort.

⁵Liquid Crystal Display



Figur 2: Datamaskin tilkoblet sensorkortet

Siden sensorenheten ikke har noe grensesnitt direkte mot brukeren er det implementert kommunikasjon via USB mot displaykortet. USB-implementasjonen åpner også for mulighet for å koble til en datamaskin som grensesnitt. (Se figur 2 .) Datamaskinen kan da utføre de samme oppgavene som displayenheten og det vil i tillegg være mulig å oppnå langt bedre grafer og mer detaljerte visninger.

Begge delsystemene kan drives på batteri fra strømforsyningskortene eller det kan kobles til en batterieliminatør. Benyttes det en batterieliminatøren vil denne også fungere som lader for batteriet.

6 Krav

“The public demands certainties; it must be told definitely and a bit politics-raucously that this is true and that is false. But there are no certainties.”

– H.L. Mencken, "Prejudice"

Dette er kravene vi hadde til det ferdige systemet ved prosjektstart.

6.1 Overordnede krav fra veilederne

1. Det skal lages to forskjellige, atskilte kort med forskjellig funksjonalitet.
2. Kortene skal kunne kommunisere.
3. Det skal kunne kobles en datamaskin til et av kortene for flere og mer nøyaktige oversikter over data.

6.2 Våre overordnede krav til systemet

Dette er krav som ikke eksplisitt ble gitt i oppgaven, men som vi fant ut at var fornuftige for å få et velfungerende system.

1. Alle komponentene i systemet skal velges med tanke på at de må trekke minst mulig strøm for å spare batteri.
2. Data skal kunne lagres over lengre tid på et av kortene, nemlig sensorkortet.
3. Systemet skal ha to forskjellige konfigurasjoner:
 - (a) Displaykortet kobles til sensorkortet for visning av data.
 - (b) En datamaskin kobles til sensorkortet for visning av potensielt mer detaljert data.
4. Det skal være en batteripakke på hvert kort for drift.
5. Sensorkortet skal ha følgende sensorer tilkoblet:
 - (a) Temperatur
 - (b) Nedbør ved plussgrader
 - (c) Vindstyrke
 - (d) Vindretning
 - (e) Lufttrykk

- (f) Luftfuktighet
 - (g) Lysintensitet
6. Sensorkortet skal være en egen komponent som kan fungere uavhengig av andre kort.
 7. Sensorkortet skal ha en realtimeklokke.
 8. Sensorkortet skal kunne foreta målinger ved gitte tidsintervaller.
 9. Displaykortet skal ikke kunne gi informasjon uten tilkobling til sensorkortet. Alle data lagres på sensorkortet og hentes kun ut for visning på displaykortet.
 10. Displaykortet skal ha tastatur og display.
 11. Brukergrensesnittet på displaykortet skal være enkelt og lett forståelig. Brukeren skal ikke måtte ha noen forkunnskaper for å få presentert ønsket informasjon.
 12. Strømforsyningen skal kunne drive kortene i
 - (a) 6 mnd for sensorkort og
 - (b) 2 mnd for displaykort

6.3 Mer detaljerte krav fra veilederne

1. Følgende komponenter må være på hvert kort: AVR og FPGA.
2. USB skal implementeres på FPGA.
3. FPGAen skal være av type Spartan IIE.
4. Mikrokontrolleren skal leveres av Atmel (AVR).
5. PCBen skal ha maksimalt fire lag.

6.4 Våre mer detaljerte krav til systemet

1. Komponentene til displaykortet må velges med tanke på at de skal kunne kommunisere med display og tastatur.
2. Komponentene til sensorkortet må velges med tanke på at de skal kunne kommunisere med sensorene.
3. Displaykortet skal fungere som host over USB, mens sensorkortet kun har som oppgave å sende data den blir forespurt om å sende.

4. Ved tilkobling av datamaskin i stede for displaykort vil datamaskinen fungere som host på USB.
5. Klokka til sensorkortet skal kunne bli stilt fra displaykortet eller fra en datamaskin.
6. Displaykortet styres av et tastatur.
7. Displaykortet kan slås av og på ved hjelp av bryter på batterikortet.
8. Sensorkortet skal kunne konfigureres for målinger med intervaller på ett minutt, en time, en dag, en uke, en måned eller et år. Konfigureringen skal kunne gjøres fra displaykortet eller en tilkoblet PC.
9. For å spare strøm skal sensorkortet for det meste være av. Når det skal på må det kunne "vekke" seg selv og "sovne" igjen etter at oppgaven er utført. Det er to tilfeller hvor sensorkortet er på:
 - (a) Ved måling av data.
 - (b) Ved aktivitet på USB-bussen, det vil si når displaykortet spør om informasjon.
10. Det skal lages egne strømforsyningskort for begge kort.

7 Systembeskrivelse

“Computers are useless. They can only give you answers.”

– Pablo Picasso

Systemet er laget for å overvåke og å gi brukeren opplysninger om hvordan været er eller har vært den sist tiden. For at systemet skal kunne utføre disse oppgavene trenger vi flere undersystemer. Vi har valgt å dele systemet i to hovedkomponenter. Den ene hoveddelen, sensorkortet, står for innsamling og lagring av data, og den andre hoveddelen, displaykortet, fungerer som grensesnitt for brukeren. I tillegg består systemet av to strømforsyningskort som forsyner kortene med strøm.

Til sensorkortet er det koblet en mengde sensorer som sensorkortet leser av for å beregne klimatiske forhold. Forhold systemet lagrer informasjon om er temperatur, trykk, vindretning, vindhastighet, luftfuktighet, nedbør (regn) og lysstyrke. Sensorkortet har funksjonalitet for å regelmessig kunne foreta målinger uavhengig av tilkobling til displaykort. Dette gjør at sensorkortet kan fungere som en autonom enhet og samle inn værddata over lengre perioder uten at brukeren er tilstede. Brukeren kan koble til displaykortet senere for å lese ut dataene som har blitt lagret i minnet på sensorkortet i løpet av perioden. Ved hjelp av displaykortet er det mulig å justere inn hvor lange intervallene mellom målingene skal være. Brukeren kan også lese av en eller flere sensorer ved et hvilket som helst tidspunkt. Displaykortet og sensorkortet kommuniserer via USB. Dette er en kommunikasjonsprotokoll som er innført som standard for de fleste datamaskiner av nyere modell. En av fordelene med å bruke denne protokollen er at det fører til at sensorkortet kan kobles til en hvilken som helst datamaskin. Brukeren kan benytte seg av medfølgende programvare og utføre de samme operasjoner som med displaykortet. I tillegg gis det mulighet for lagring av data og noe mer detaljerte opplysninger og statistikker beregnet ut fra data som ligger lagret på sensorkortet.

For å gi en kort oppsummering av de ulike enhetenes oppgaver i systemet:

- Sensorkortet leser av og lagrer sensordata.
- Displaykortet fungerer som brukerens grensesnitt mot systemet.
- Strømforsyningskortene forsyner sensorkortet og displaykortet med strøm.

Sensorkortet har som nevnt, tilknyttet en mengde sensorer. Sensorene måler følgende forhold:

- Temperatur - Måler antall grader Celsius.
- Trykk - Måler lufttrykket i Pascal.
- Vindretning - Gir vindretning ut fra himmelretningene.
- Vindhastighet - Måler vindhastigheten i meter pr. sekund.

- Luftfuktighet - Gir luftfuktighet i prosent.
- Nedbør - Antall millimeter pr. døgn.
- Lys (natt / dag) - Gir om det er lyst eller mørkt ute. Det er ingen klart definert grense mellom dette.

De fleste sensorene er tilkoblet systemet via en busstandard som heter 1-Wire-Interface (OWI), mens lyssensoren er en analog enhet som er tilkoblet en AD-konverter på mikrokontrolleren.

Systemet tilbyr en rekke visninger av data, både som verdier og som grafer. Systemet gir brukeren mulighet til å be om avleste verdier for hver og en av sensorene til bestemte tidpunkter eller man kan oppgi start- og slutt- tidspunkt om man ønsker å se utviklingen. Angir man et intervall kan man, foruten målt verdi, velge mellom å vise minimums-, middel- eller maksimalverdier. Ønsker man utviklingen over tid vil dette vises som en graf med for eksempel ett innslag pr. dag. Hvordan denne grafen tegnes opp bestemmes av bredden på intervallet og verdiene som skal vises.

8 Sensorer

“Ummm, well, OK. The network’s the network, the computer’s the computer. Sorry for the confusion.”

– Sun Microsystems

8.1 Generelt

En værstasjon trenger sensorer. Vi brukte lang tid på å diskutere hvilke av disse vi ville bruke, ettersom vi visste at dette ville styre store deler av designet på sensorkortet.

8.2 Alternativene

8.2.1 Analogt

Våre første tanker gikk til primitive analoge måleinstrumenter. Vi visste at det fantes en god del av disse på markedet, og at innlesning ville være enkelt gjennom A/D konvertere. Ettersom en standard Atmel AVR mikrokontroller har opptil 8 AD-konvertere inkludert var dette en svært lovende mulighet. Ulempen er selvsagt at vi måtte ha brukt multipleksere for å ha flere enn disse 8. En annen ulempe er at en må trekke mange ledninger fordi hver enkelt sensor trenger en ny signalleder.

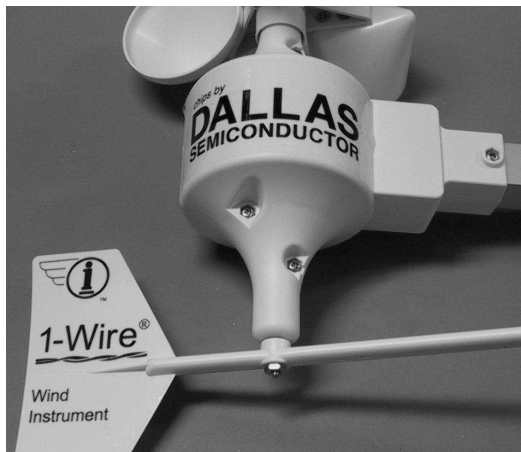
8.2.2 Digitalt : I2C

Det første digitale alternativet vi så på var I2C⁶ basert. Denne løsningen brukes blant annet på hovedkort til PCer. Dette er en veldokumentert buss, og vi synes dette så ut til å være en god løsning. Problemet var at vi ikke fant noen sensorer for måling av vind og nedbør.

8.2.3 Digitalt : 1-Wire

Til slutt så vi på en løsning fra Aag Electronica kalt 1-Wire. Dette er et heldigitalt nettverksbasert system spesielt laget for værsystemer. Det betyr at vi slipper hele problematikken med mange ledninger som vi ville hatt ved analoge sensorer, samtidig som vi får tak i alle de sensorene vi ønsker oss. Dette er en bedre løsning, både estetisk og praktisk. Selve systemet kan gjøres selvkonfigurerende til en viss grad, ettersom hver sensor har en unik sensorid. Hvilket betyr at sensorer kan kobles til/fra uten mye konfigurering. Figur3 viser et eksempel på en vindmåler basert på 1-Wire systemet.

⁶Inter Integrated Circuit



Figur 3: Vindmåler til 1-Wiresystemet

8.2.4 Lyssensoren

Siden en lyssensor ikke var mulig å oppdrive, bestemte vi oss for å lage vår egen sensor. Dette ble gjort ved å lage et egetkretskort som kan observere hvor mye lys det blir belyst med. Les mer om lyssensoren i kapittel 9.

8.3 Konklusjon

Vi bestemte oss for en digital løsning basert på 1-Wire systemet. Dette fordi vi ønsket en nettverksbasert løsning, slik at vi slapp altfor mange ledninger. Det vil også gjøre det langt lettere for en sluttbruker som slipper å konfigurere systemet selv. Ettersom dette var en anerkjent løsning for værmåling hadde vi ingen problemer med å skaffe til veie de nødvendige komponentene. Det fantes dog ingen ferdige løsninger for målinger av lysstyrken. Dette løste vi ved å lage et eget kort for dette formålet.

9 Lyssensor

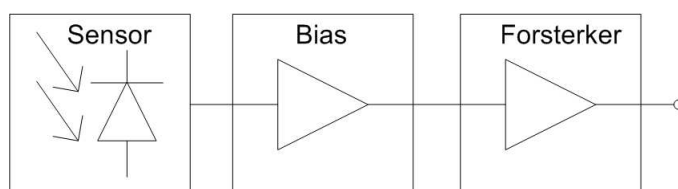
“Ar ilye tier undulaave lumbule..” (“And all roads are covered in darkness”)

– J.R.R Tolkien, The Lord of the Rings

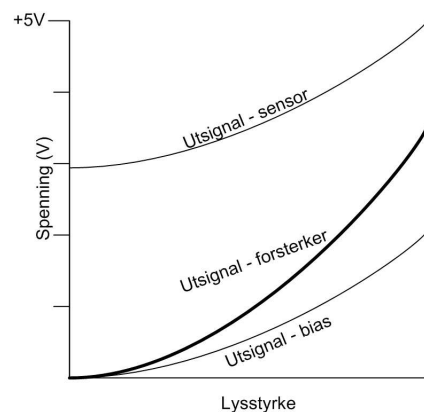
Lyssensoren er bygget rundt komponenten TSL250R[14]. Dette er en komponent som kun krever spenning og jord, og gir så ut en spenning i forhold til lysstyrken den belyses med. Fordi sensoren ikke er lineær benyttes det en tilpassningskrets bestående av to operasjonsforsterkere og et motstandsnettverk.

9.1 Virkemåte

Kortet har tre hovedkomponenter, se figur4.



Figur 4: Blokkskjema lyssensor



Figur 5: Eksempel på signal

Sensoren gir en utspenning avhengig av lysstyrken. Denne spenningen varierer mellom 0 og +5V. For å kunne regulere utspenningen har vi koblet inn en operasjonsforsterker som er koblet som en summerer. Operasjonsforsterkeren vi benytter er av typen LM258[13]. Kretsen er konstruert slik at den trekker fra en justerbar spenning fra utsignalet som kommer fra sensoren. På denne måten kan vi flytte signalet i spenningsnivå. Se figur5. Biasen justeres med P2 (se figur 107

i vedlegget). Denne blokken forsterker opp signalet slik at vi utnytter hele området til A/D-konverteren, i AVR'en, som kretsen skal kobles til. Igjen se figur5. Forsterkningen justeres med P1 (se figur 107 i vedlegget).

10 Bruksanvisning

10.1 Oppkobling

Begge kortene er utstyrt med batteripakker, og kan dermed benyttes uten å tilknyttes strømnettet. Hvis det er ønskelig kan imidlertid kortene kobles til nettet via en kontakt bak på kabinettet. På baksiden finnes også en på/av-knapp . Når sensorkortet skal stå å samle inn værdata må denne være satt 'på'. Da styrer kortet seg selv, og du trenger bare å koble til displaykortet for å lese av data, styre sensorkortet o.l. Se figur 6.

Sensorene kobles til kortet via plugger bak på kabinettet. Det er to forskjellige kontakter, en for de digitale sensorene, og en for de analoge (Se figur 7).

Kortene kobles sammen med en USB-kabel. Den samme kabelen kan benyttes når sensorkortet kobles sammen med andre enheter enn displaykortet, som for eksempel en PC.



Figur 6: Displaykortets bakside



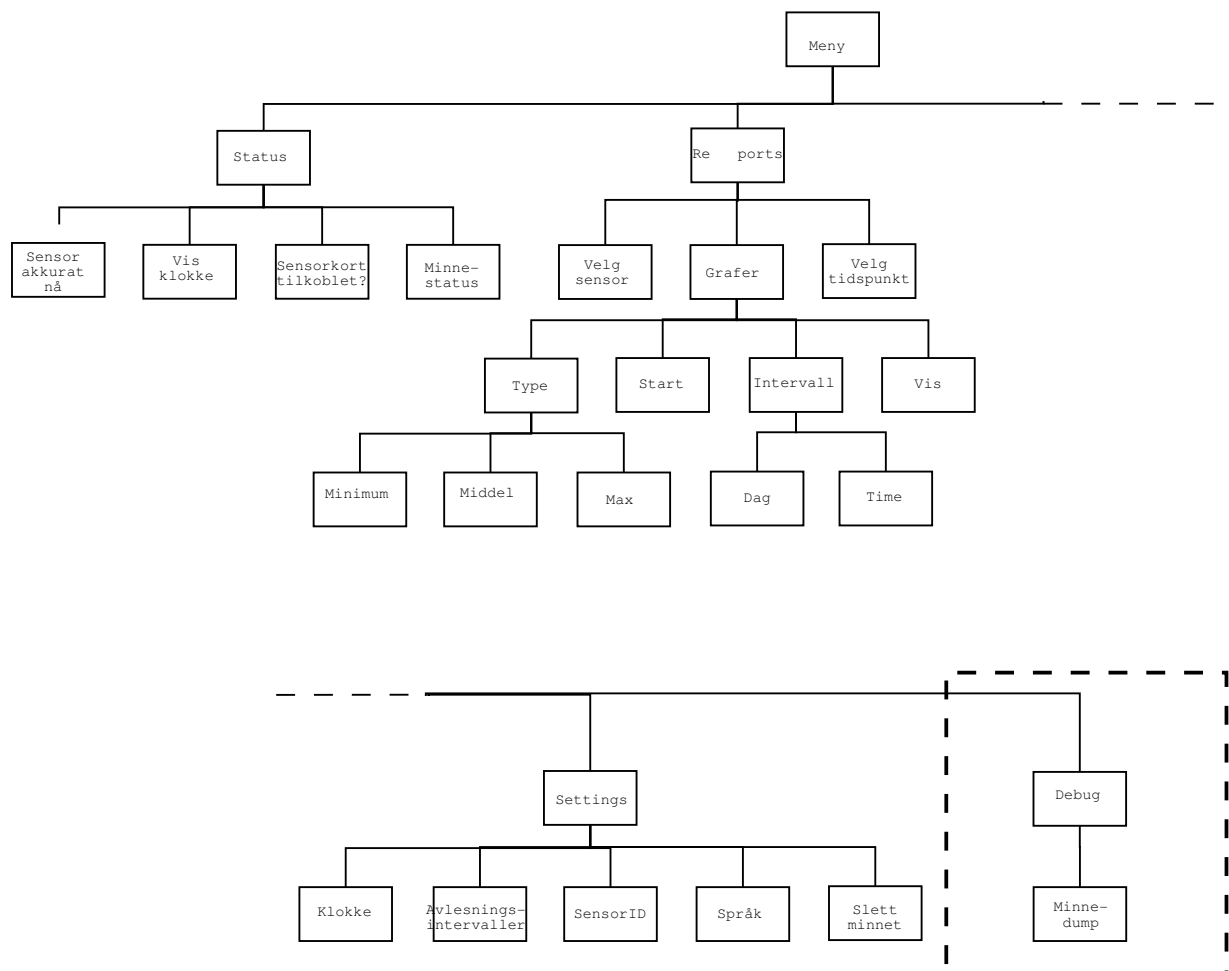
Figur 7: Sensorkortets bakside

10.2 Bruk

Displaykortet, og dermed hele systemet, styres ved hjelp av tastaturet og displayet som er på dette kortet. Når kortet skrus på vil displayet vise hovedmenyen. Menyene er tekstlige, og ønsket valg gjøres ved å trykke på det tilsvarende tall på tastaturet.

- Tasten **A** fører deg tilbake til hovedmenyen.
- Tasten **B** fører deg ett steg tilbake i menyhierarkiet.

En oversikt over menyen vises i figur 8. De menyvalgene som er inne i den stiplede boksen er debuggingsmuligheter.



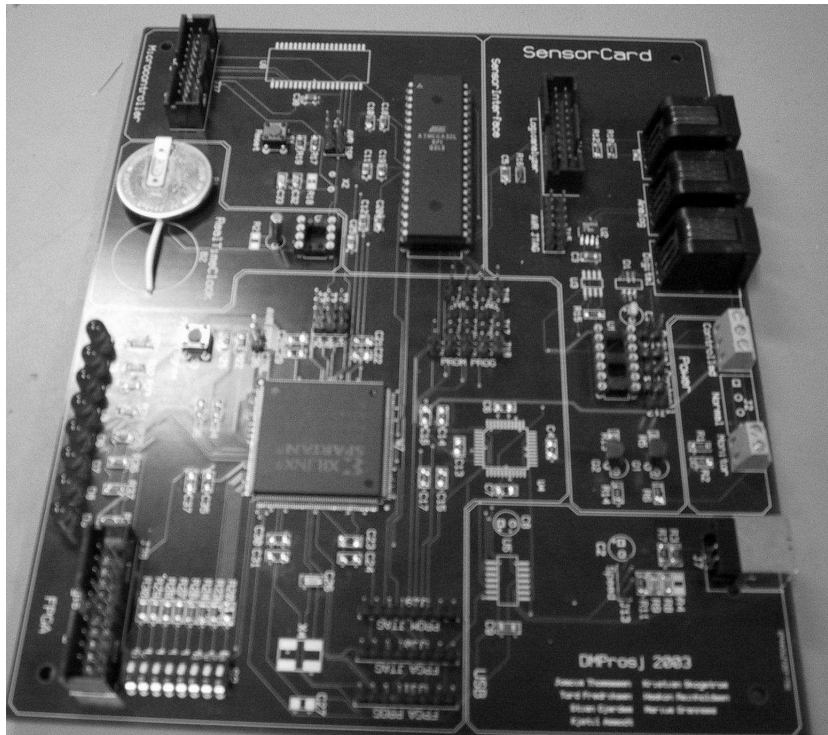
Figur 8: Menysystemet

- Under statusmenyen kan man hente ut forskjellig informasjon om statusen til systemet. Man kan velge å avlese en sensor utenfor de faste oppgitte intervallene, for eksempel for å

se temperaturen akkurat der og da. Videre kan man se hva klokken systemer opererer med er innstilt på. Siden det er denne klokken som knyttes opp mot de målingene som gjøres, er det lurt å passe på at denne er riktig. Neste valg gir en mulighet til å se om kortene er koblet sammen, altså om displaykortet har opprettet kommunikasjon med sensorkortet. Det siste valget gir brukeren mulighet til å se status på minnet på sensorkortet, hvor stort det er og hvor mye ledig plass det er igjen.

- Denne seksjonen gir brukeren muligheter til å se på de dataene som er registrert og lagret av systemet. Det første valget setter hvilken sensor som skal være den aktive. Det er denne man kan avlese under statusmenyen, og data fra denne som blir grunnlaget for grafene som kan tegnes. Når en graf skal vises kan brukeren velge mellom flere innstillinger. Grafene tegnes som søylediagrammer, og brukeren kan velge mellom tre forskjellige visninger. Ønsket starttidspunkt og intervall på visningen settes også her. Det siste valget i denne menyen viser den grafen brukeren har valgt.
- Under 'Settings' kan brukeren konfigurere systemet slik han/hun ønsker. Første gang systemet skrus på må klokken stilles, slik at de målingene som utføres blir knyttet opp mot riktig dato og klokkeslett. Brukeren kan så sette hvor ofte han vil at målinger skal utføres. Dette valget vil påvirke både hvor nøyaktig grafene vil bli, og hvor fort minnet fylles med data. På det neste valget knyttes en distinkt id for hver sensor opp mot gitte sensortyper. Det siste valget kan brukeren benytte hvis han ønsker å slette de dataene som er lagret i minnet på sensorkortet. Minnet vil tømmes helt, og målingene starter på nytt.
- Siden dette er en prototype, har menyen fremdeles et valg for feilsøking og testing. Denne biten er merket med en stiplet firkant i figuren. Med en mulighet for å dumpe minnet kan man finne feil lettere, og utviklingen blir enklere. Dette er selvsagt noe som vil fjernes fra en ferdigutviklet versjon.

11 Sensorkortet



11.1 Hensikt

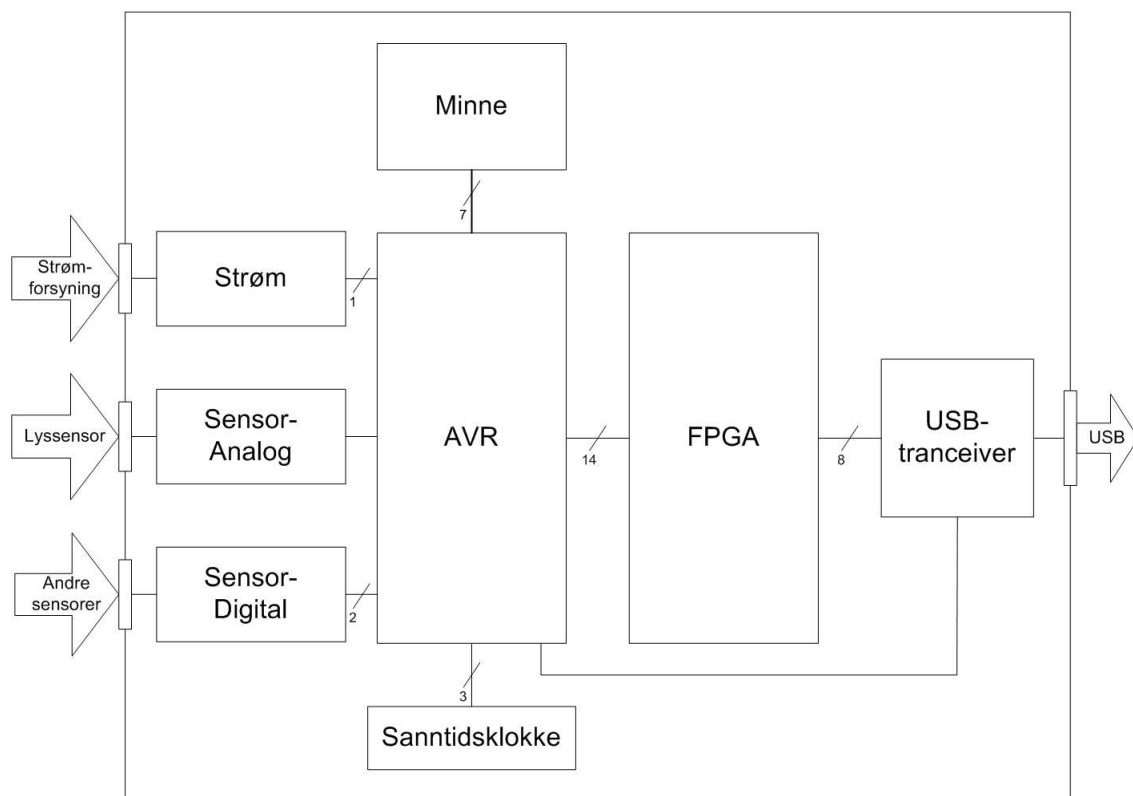
Hensikten med sensorkortet er tredelt. Hovedmålene er:

1. Lese inn sensorinformasjon, både fra analoge og digitale sensorer.
2. Lagre disse på et ikke-flyktig medium, sammen med et presist klokkeslett.
3. Kommunisere med omverdenen via et USB grensesnitt for
 - (a) Konfigurasjon
 - (b) Lesing av registrerte data

Sensorkortet prosesserer ikke noe av dataene (min, max, gjennomsnitt osv). Denne oppgaven er forbeholdt displaykortet, eller andre enheter (f.eks PC). Her finnes det ingen begrensninger, så lenge den andre enheten kan snakke vår egendefinerte protokoll (Se kapittel15).

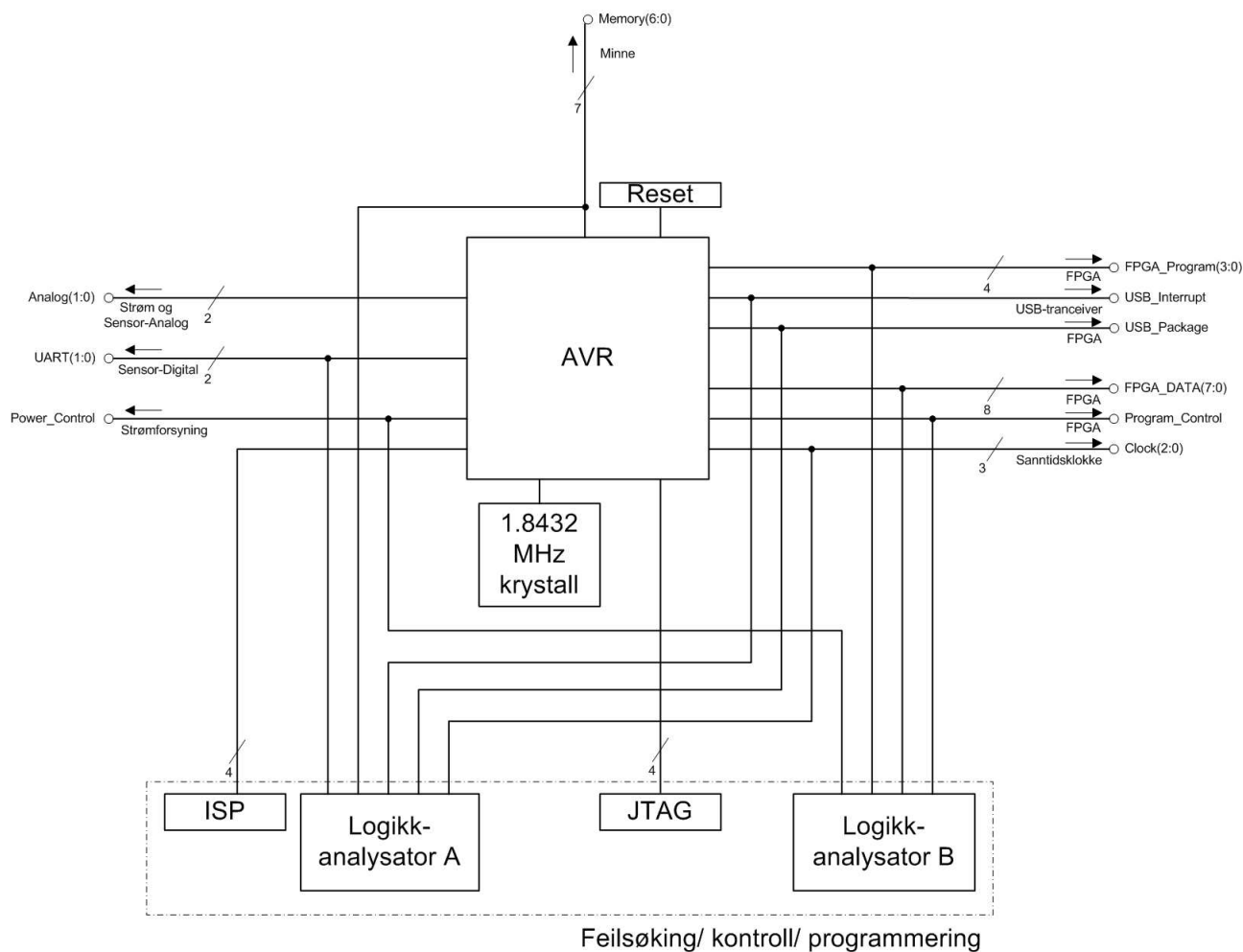
11.2 Hardware

Sensorkortet består av flere systemer. Se figur9. Mikrokontrolleren tar seg av innlesing av sensordata og lagrer den i minnet. Sanntidsklokken sørger for at alle data får et presist tidsstempel. Mikrokontrolleren styrer også strømtilførselen til FPGA'en. FPGA'en igjen tar seg av kommunikasjon med USB. Hensikten med å styre strømmen er å kunne kontrollere strømforbruket, for så å kunne øke batterilevetiden. Resonnementet her baserer seg på at USB bussen stort sett ikke er i bruk, og kan da med fordel skrus helt av. Vi kunne valgt å stoppe klokken i stedet, men valgte å prøve denne løsningen fordi vi mente at vi kunne få enda mindre strømforbruk slik.



Figur 9: Blokkdiagram over sensorkortet

11.2.1 Mikrokontrolleren



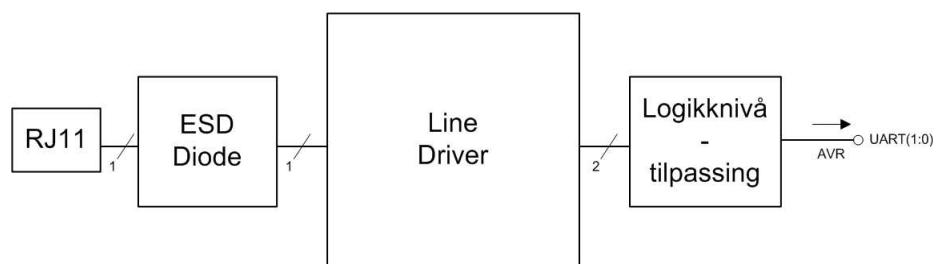
Figur 10: Blokkdiagram for mikrokontroller

Mikrokontrolleren har tre distinkte oppgaver. For det første leser den av sensorene, både analoge og digitale. Deretter leser den av sanntidsklokken for å sette et nøyaktig tidsstempel på dataene. Denne informasjonen lagres så i en flashbrikke. Så sover den i et brukerdefinert tidsintervall for deretter å gjenta hele prosessen. Programflyten blir som følger:

1. Les av sensorene. (se avsnitt 11.2.2 og 11.2.3)
2. Les av sanntidsklokken. (se avsnitt 11.2.4)
3. Skriv dataene til minne. (see avsnitt 11.2.5)
4. Sov i et brukerdefinert intervall, for deretter å gjenta prosessen fra trinn 1.

Til dette formålet brukte vi en ATmega32L[2]. For å lette debugging av kortet har vi lagt inn en rekke brytere og tilkoblingspunkter. Vi har to forskjellige måter å programmere AVR'en på. Vi har trukket opp linjene for ISP⁷. Tilkoblingspunktet er pinnekompatibelt med STK500 kortet fra Atmel. Denne tilkoblingen er merket "AVR ISP". Den andre metoden er mer primitiv. Vi bruker rett og slett en sokkel for å kunne ta ut og inn mikrokontrolleren. Dette tjener to hensikter. Den viktigste er at vi har muligheten til å sette inn en emulator, og den andre er at vi kan programmere mikrokontrolleren med f.eks en STK500. For å resette kontrolleren har vi en knapp merket "reset", om denne trykkes inn vil man få en hard reset av mikrokontrolleren. Videre har vi trukket ut JTAG tilkoblinger til debugging. Denne er standard og pinnekompatibel med Atmels hardware. For å kunne overvåke batterinivået er spenningen på batteriet koblet til en av A/D konverterene via en spenningsdeler.

11.2.2 Digitale sensorer



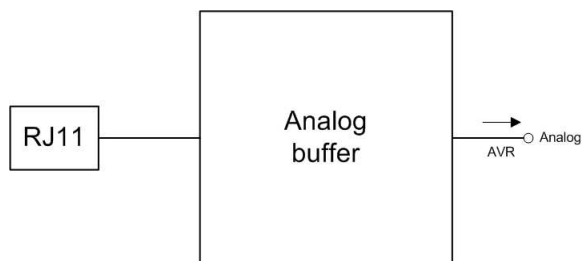
Figur 11: Blokkdiagram for digitale sensorer

De digitale sensorene er koblet til sensorkortet gjennom en RJ11 plugg (Se figur11). Dette signalet går først gjennom en ESD-diode. Hensikten med denne dioden er å beskytte de bakenforliggende kretsene mot elektrostatiske utladninger. De digitale sensorene benytter seg av en buss som på engelsk kalles "1-wire". For å oversette fra denne bussen til seriell kommunikasjon benytter vi oss av en linedriver kalt DS2480B [4]. Kommunikasjon mot denne brikken foregår serielt. Linedriveren har en driftsspenning på 5V. Resten av kortet har en driftsspenning på 3.3V. Dette innbar at vi trengte en måte å oversette logikknivåer på. Dette løste vi ved å bruke to transistorer og inverterende Schmitt-triggere. De digitale sensorene er koblet til AVR'ens serielle interface på port d.

11.2.3 Analoge sensorer

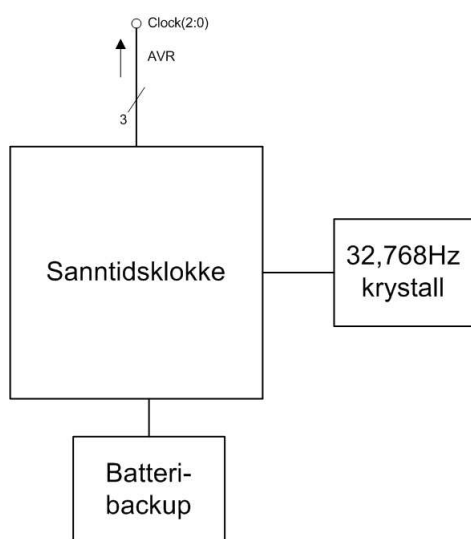
Lyssensoren er koblet til sensorkortet gjennom en RJ11 plugg (Se figur12). For å kompensere for linjestøy har vi valgt å bruke et analogt buffer av typen MAX4202[9]. Dette signalet går så videre til A/D konverterene på mikrokontrolleren. Dette gir oss en 10 bits oppløsning på avlesningen.

⁷In System Programming



Figur 12: Blokkskjema for analoge sensorer

11.2.4 Sanntidsklokke

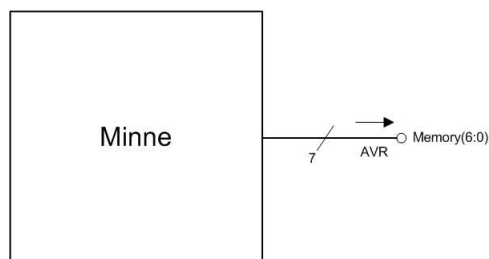


Figur 13: Blokkdiagram for sanntidsklokke

Sanntidsklokken brukes til å tidsstemple sensoravlesningene. Vi valgte å bruke en krets av typen DS1302[10] på grunn av dets enkle serielle grensesnitt. Denne benytter en standard 32.768kHz klokkekrystall (Se figur13). Kommunikasjon med denne kretsen skjer ved hjelp av en proprietær seriellbuss. For å ikke miste kalenderdata om strømmen skrus av har den batteribackup i form av et litiumsbatteri. Sanntidsklokken er koblet til AVR'en på port d.

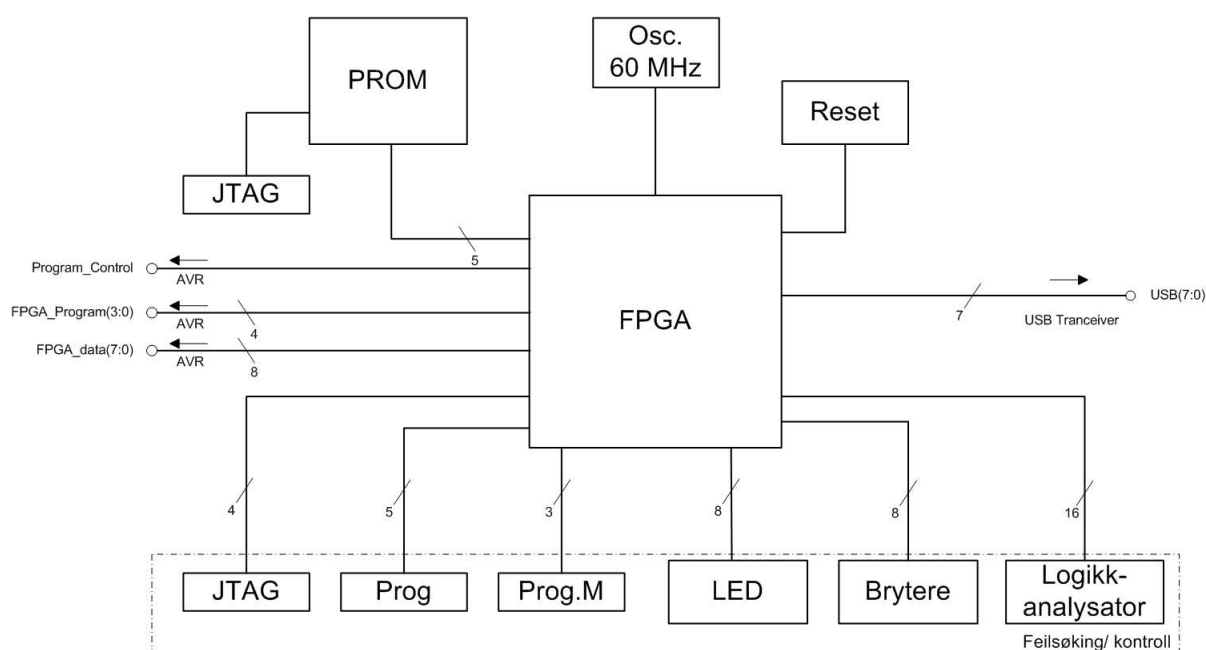
11.2.5 Minne

Vi valgte å bruke Atmel sin dataflash for lagring av sensordata. Dette valget baseres på to argumenter; for det første er den veldokumentert sammen med AVR mikrokontrollere, og for det andre er grensesnittet mot den veldefinert og gjennomtenkt. Dette er en buss på 7 ledere (se figur14). I tillegg finnes det masse eksempelkode for minnebrikken. Brikken vi endte opp med het AT45DB642[11]. Denne brikken er 64Mbit stor, og burde holde til minst 4 år sammenhengende registrering av sensordata med 1 times mellomrom.



Figur 14: Blokkdiagram for minnet

11.2.6 FPGA



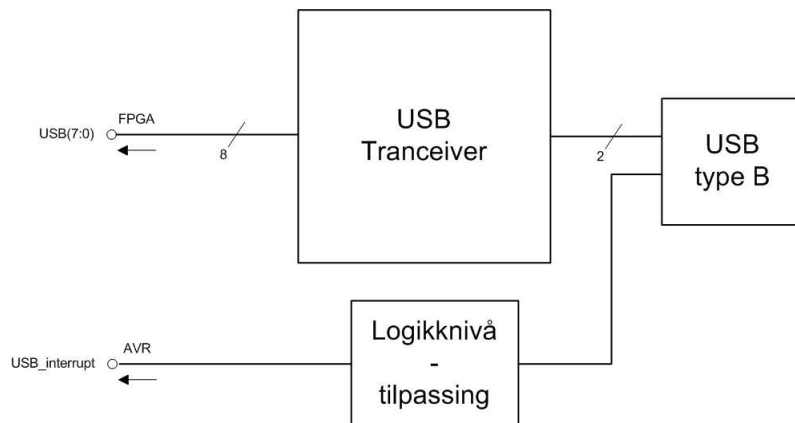
Figur 15: Blokkskjema for FPGA

FPGA'en vi skulle bruke var av typen Spartan IIE[3]. FPGAen har ansvar for USB systemet. Dette gjør den gjennom USB-transcieveren (se avsnitt 11.2.7). I andre enden skal den snakke med mikrokontrolleren (Se figur 41). Vi har trukket opp 8 linjer til dette formålet. Dette inkluderer TWI (Atmels implementasjon av I²C). Dette må til for at det skal være mulig å implementere flere forskjellige protokoller, alt etter hva som viser seg å være fornuftig. FPGAen blir klokke gjennom en dedikert oscillator på 60Mhz.

Programmering kan foregå på tre forskjellige måter. Til debugging vil det være mest vanlig å koble en PC med en FPGA programmerer på direkte til kortet. Etter at utvikling og debugging er ferdig kan man legge programmet på to forskjellige steder, alt etter hva som er mest optimalt. Enten kan man legge det inn i en PROM, eller så kan man la AVR'en programmere den direkte. Tanken her er å kunne legge FPGA programmet direkte i minnet til mikrokontrolleren.

For å lette debugginggen av FPGA'en er det lagt inn en mange muligheter. Vi har trukket opp JTAG interfacet på FPGA'en. Denne er videre dokumentert i databladet[3]. Ellers er det koblet opp 8 lysdioder, en rekke med 8 brytere og tilkobling for logikkanalysator.

11.2.7 USB transceiver



Figur 16: Blokkdiagram for USB-transceiveren

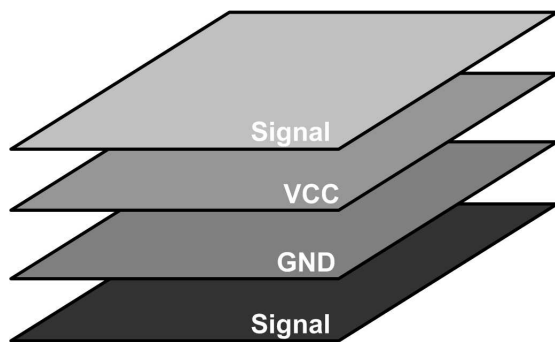
Hensikten med USB transceiveren er å tilpasse de logiske signalene fra FPGA'en til de elektriske karakteristikene til USB-bussen. Oppbygningen er som i figur16. Transceiveren støtter både overføringer på 12Mbps og 1.5Mbps. Disse har forskjellige elektriske karakteristika. For å velge mellom de to elektriske karakteristikene brukes jumpere. For at AVR'en skal oppdage at USB-bussen er i bruk, og dermed kunne sette i gang USB-systemet, er USB-bussen koblet på en avbruddslinje på AVR'en. Når noen kobler seg til sensorkortet via USB-bussen vil denne enheten legge 5V på avbruddslinjen. Denne spenningen legges på AVR'en gjennom en spenningsdeler. Denne linjen kalles "USB_interrupt" på skjemategningen.

11.2.8 Strømtilkobling

For å kunne spare strøm, er det mulig å skru av strømmen til hele USB systemet. AVR'en må legge en pinne høy for at FPGA'en, klokken og USB-transceiveren skal få strøm.

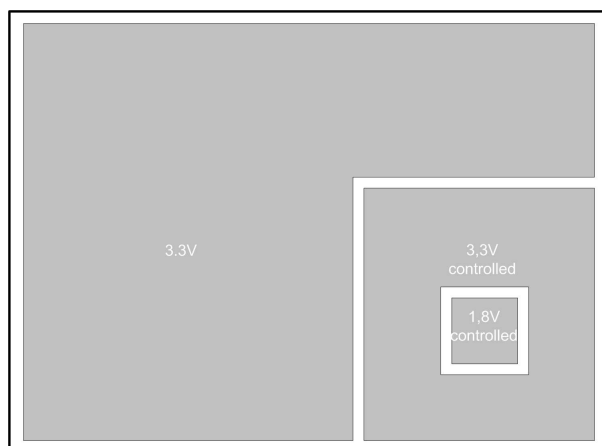
11.3 PCB

PCB utlegget til sensorkortet er gjort så enkelt som mulig. Vi har grupert de forskjellige funksjonelle delene, slik at kortet skulle bli oversiktlig. Kortet har fire lag (se figur17). To av lagene er signal-lag, mens ett er jordlag, og ett er powerlag. For å slippe å rute strøm rundt FPGAen er powerlaget splittet opp i tre biter (Se figur18) . Vi har +3.3V på delen som leverer strøm til AVR'en. Delen med FPGA'en har +3.3V (der vi har mulighet til å skru av strømmen) og +1.8V (der vi også



Figur 17: Lagdelingen av PCB'en

kan skru av strømmen). Fysisk sett ser det ut som på figur18. Signalene ble stort sett autorutet av PCB-verktøyet, med noen få unntak. Blant annet er powerlinjene til de kontrollerte delene av kortet gjort litt bredere for å kunne gi mer strøm om nødvendig. I tillegg har vi prøvd å gjøre klokkelinjer/høyhastighetslinjer så korte som mulig.



Figur 18: Powerlaget på sensorkortet

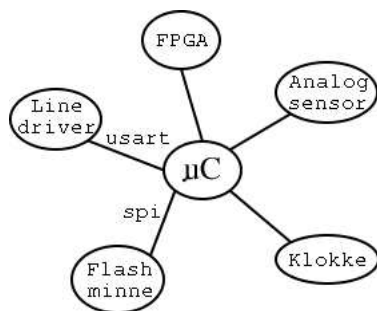
11.4 Mikroprosessor Software

“No hardware designer should be allowed to produce any piece of hardware until three software guys have signed off for it.”

– Andrew S. Tanenbaum

11.4.1 Overordnet

Mikrokontrolleren(uC) skal i hovedsak kommunisere med fem enheter som vist i figur19. Protokollen som benyttes mellom enhetene er:



Figur 19: Enhetene mikrokontrolleren (uC) kommuniserer med

- FPGA : Egendefinert protokoll
- Sanntidsklokke : IC⁸ spesifikk protokoll
- Linedriver : USART⁹
- Flashminnet : SPI¹⁰
- Analogsensor : mikrokontrollerens innebygde a/d konverter

Den kan selv igangsette kommunikasjon med alle enhetene, men kun FPGA enheten kan varsle mikrokontrolleren og be om kommunikasjon. Det gjør den via den eksterne interrupt inngangen. Under programutførelsen vil det være displaykortet og pc programvaren som via Usb porten, og Fpga enheten vil kunne endre programrutinen og hente ut data fra mikrokontrolleren.

Hovedrutinen

Når mikrokontrolleren starter opp vil programmet først gå inn i en initialiseringsfase hvor det starter med å enable interrupts, slik at mikrokontrolleren kan ta imot data fra Displaykortet/PC'en, se figur20. Ved oppstart vil sanntidsklokken være nullstilt, det er derfor viktig at ingen sensoravlesninger skjer før brukeren har stilt klokka. Dette tar Displaykortet seg av. Nå er programmet klar til å motta forespørsler fra USB porten, og kan dermed starte den rutinemessige vekslingen mellom å sove og avlese sensorene. Sensorene skal avleses etter et bestemt intervall som kan justeres fra displaykortet / pc'en. Den setter i gang timeren i henhold til samplingsintervallet og går inn i idle¹¹ mode.

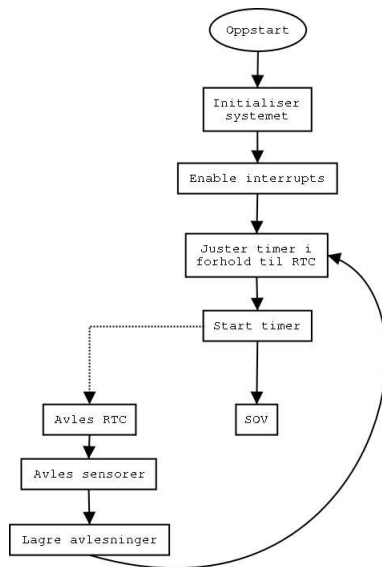
Ved sensoravlesning trigget av timer, leses først real time klokka av, deretter samtlige sensorer. Det taes ikke hensyn til tidsforsinkelsen i avlesningene i forhold til rtc, siden sensoroppsettet og

⁸Integrated Circuit

⁹Universal Synchronous Asynchronous Receiver / Transmitter

¹⁰Serial Peripheral Interface

¹¹Helst skulle vi brukt power-down mode, men det er ikke mulig siden sanntidsklokka ikke har støtte for interrupts.



Figur 20: Sekvensdiagram over hovedrutinen på mikrokontrolleren

dermed forsinkelsen vil være omtrent den samme for hver avlesning. Alle data lagres så med sensorid, timestamp, og postid i flashminnet.

Interrupt rutinen

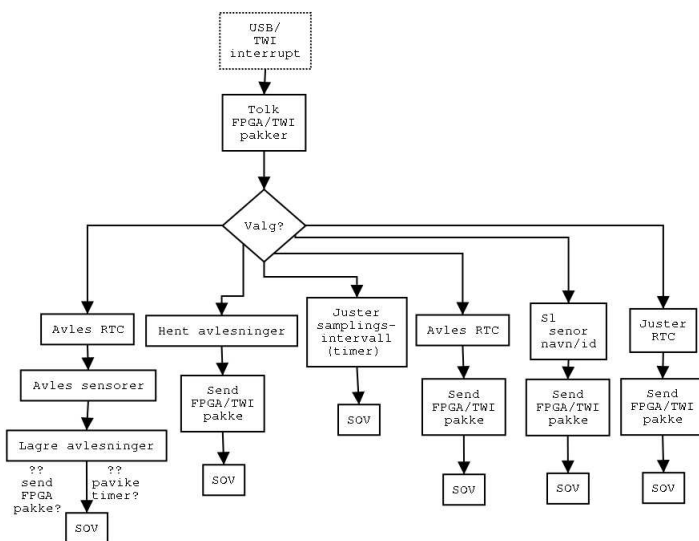
Nå og da vil det komme et interrupt fra Fpga'en. Programvaren må da tolke inndata og avgjøre hva slags forespørsel det er, se figur21.

- Juster samplingsintervallet
- Juster sanntidsklokken
- Sjekk tida (sanntidsklokken)
- Sjekk sensortypen
- Avles sensor(er)
- Hent avlesninger fra minnet

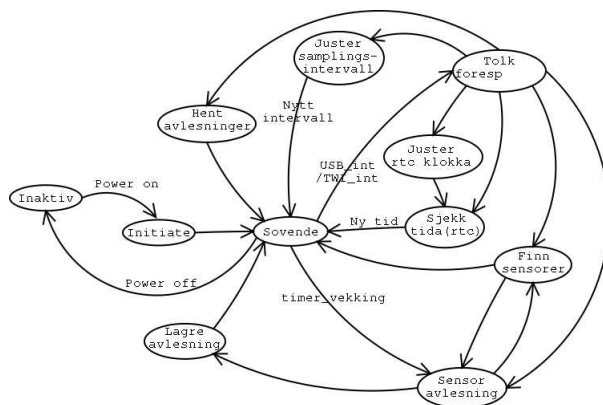
Oversikt over programmets tilstander

11.4.2 Digitale sensorer

De digitale sensorene er koblet sammen på en seriell buss som kalles 1-wire bussen. Dette er en enkel bus for to-veis kommunikasjon mellom master, linedriveren, og sensorehetene, se



Figur 21: Sekvensdiagram for interrupt håndteringen

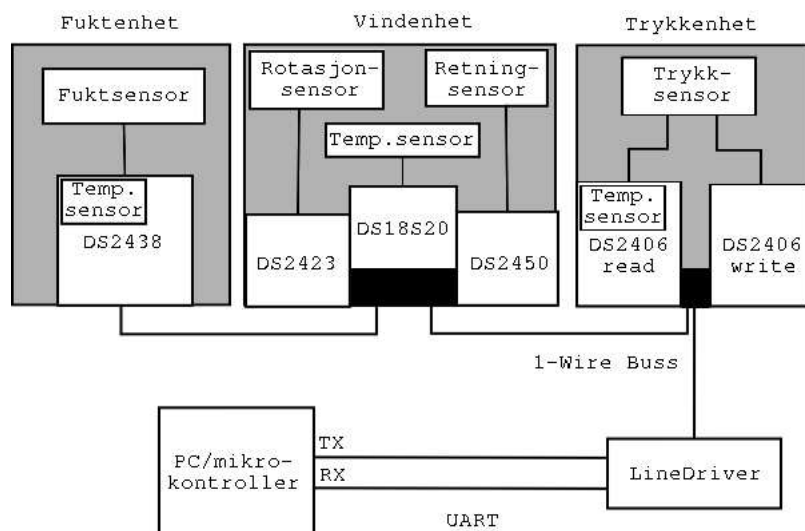


Figur 22: Tilstandsdiagram for mikrokontrolleren

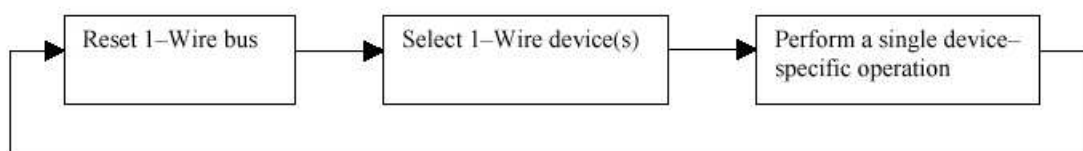
figur23. Hver sensorenhet har en eller flere integrerte kretser (IC'er) som kommuniserer over 1-wire bussen. Disse ic'ene har alle en unik id lagret i rom minne. Dermed kan vi adressere hver ic/sensor for kommunikasjon selv om det er mange enheter tilkoblet.

Som vi ser av figur24 starter all kommunikasjon med at linedriveren sender ut en reset kommando som synkroniserer bussen. Siden mikrokontrolleren styrer linedriverenheten, er det den som kontrollerer selve kommunikasjonsflyten. Deretter velges en sensorenhet for videre kommunikasjon. Dette gjøres ved å sende ut en "match_rom" kommando, etterfulgt av romkoden. Da vil alle sensorer/ic'er som ikke har tilsvarende rom-id ignorere videre kommunikasjon til neste reset kommando sendes ut. Når sensoren/ic'en har blitt valgt, kan master sende kommandoer som er definert for ic'en. Samt lese data fra ic'en, og skrive data til ic'en. Hver ic har en unik protokoll, men de følger alle den samme utvelgelses sekvensen, se figur .

Sensorprogramvaren er inndelt i to hovedseksjoner:



Figur 23: 1-Wire bussen og enhetene



Figur 24: Typisk 1-wire kommunikasjonsflyt

1-Wire kontroll

Sensoravlesning

1-Wire kontroll delen tar seg av all den generelle 1-Wire kommunikasjonen som ikke er sensor/ic spesifikk. Det er i denne delen grensesnittet mot hovedprogrammet ligger.

Sensoravlesningsdelen inneholder de spesifikke protokoll metodene for hver sensor/ic som skal avleses.

11.4.3 Sanntidsklokke

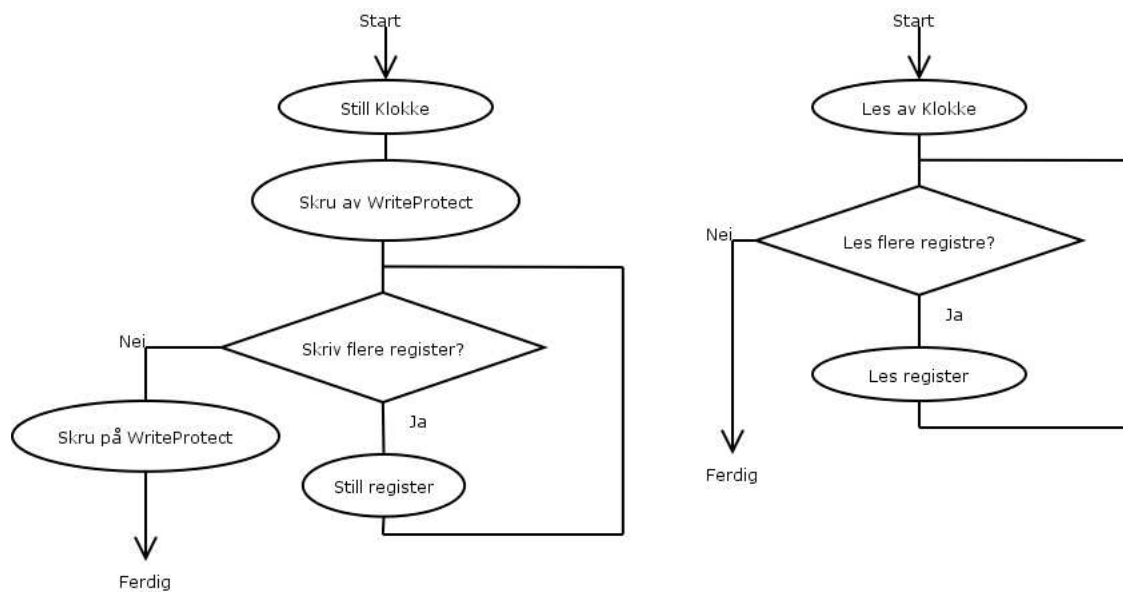
Tilstandene til klokkekode er som følger:

Still Klokke : Benyttes for å stille klokken

Les av Klokke : Benyttes for å lese av klokken.

Deltilstandene for hovedfunksjonene er som følger

Still Klokke : Tar sekund, minutt, time, dato, måned og år som argument.



Figur 25: Tilstands diagram for sanntidsklokken

Skru av WriteProtect : Disabler en sperre som hindrer skriving til klokkeregisterene.

Skriv flere registre? : Sørger for at hvert av argumentene blir gjennomgått.

Still register : Stiller det akutelle registret

Skru på WriteProtect : Enabler en sperre som hindrer skriving til klokkeregisterene.

Merk, sekundregistret i klokken blir stilt sist, da dette starter klokken.

Les av Klokke : Skal lese av de forskjellige registerene på klokken, og returnere dem i et buffer spesifisert ved funk.kall.

Les flere registre? : Sørger for at hvert register blir avlest.

Les register : Leser av det aktuelle registret og lagrer verdien i returbuffer.

Merk. Det er mulig å stille/lese ett og ett register manuelt, men dette er ikke anbefalt, da det krever manuell konvertering av in-/outputverdier, da brikken lagrer tallene på en litt spes. måte.

11.4.4 Minne

Hovedtilstandene i minnekoden:

Avhengig av hvilke funksjon som blir kalt, går den inn i en av disse tilstandene. Tilstander uten veier ut er også slutttilstander.

Les direkte : Dennen benyttes til å lese av en del av minnet med direkte adressering.

Les Post : Benyttes for å lese av en post. 3 varianter

- *Siste post* : Henter ut den siste posten som ble lagret.

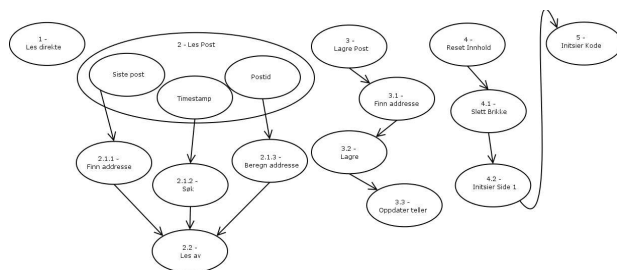
- *Timestamp* : Henter ut en post lagret ved tidspunkt spesifisert.

- *Postid* : Henter ut en post spesifisert av en id som lett lar seg oversette til en minneadresse.

Lagre Post : Lagrer en ny post på brikken.

Reset Innhold : Sletter alt innholder på brikken

Initier Kode : Setter opp starttilstanden



Figur 26: Tilstandsdiagram for minnedriveren

Deltilstandene er som følger

1 - Les direkte : Leser direkte fra brikken. Adresse, returbuffer og lengde blir spesifisert ved kall. Benytter en enkel kommando mot brikken (Continuous Array Read). Funksjonen som denne tilstanden implementerer blir ofte benyttet i de andre tilstandene

2 - Les Post : Som nevnt over. Finnes 3 varianter av denne.

2.1.1 - Finn adresse : Benytter tellervariabler for å finne ut hvor neste post skal lagres, og bruker denne adressen til å beregne hvor forrige post ble lagret.

2.1.2 - Søk : Benytter tellervariabler for å finne ut hvor mye av brikken som benyttes. Benytter deretter et binærsøk for å finne posten som tidspunktet stemmer best overens med.

2.1.3 - Beregn adresse : Siden hver side kan lagre like mange poster, og vi lagrer sekvensiet utover fra starten av brikken, med sekvensiet økende postid, så kan vi enkelt finne ut hvor en enkel postid ligger lagret.

2.2 - Les Av : Utfra enten **2.1.1**, **2.1.2** eller **2.1.3** vet vi nå adressen til posten som vi skal hente. Vi benytter *Les direkte* og lagrer resultatet i et globalt definert buffer.

3 - Lagre Post : Lagrer en post til flashbrikken. Hva som skal lagres ligger i et globalt definert buffer.

3.1 - Finn adresse : Benytter tellervariabler for å finne adressen som neste post skal lagres på

3.2 - Lagre : Skriver timestamp til post, og lagrer på den aktuelle adressen.

3.3 - Oppdater teller : Oppdaterer tellervariablene og skriver de tilbake til første side.

4 - Reset Innhold : Sletter hele innholder på brikken.

4.1 - Slett Brikke : Sletter hele minnet.

4.2 - Initsier Side 1 : Skriver til side 1, og spesifiserer at ingen poster er skrevet til brikken, og skriving skal starte på andre side. Går automatisk over til tilstand5 - *Initsier Kode*.

5 - Initsier Kode : leser av første side og setter tellervariablene deretter.

I enkelte tilfeller vil ting ikke fungere som forventet.

- *1 - Les direkte* : Side og/eller adresse er ugyldig (for stor). Ukjent. Driver skal ikke havne i denne situasjon.
- *2.1 - Les Siste Post* : Ingen poster er lagret. Software ignorerer dette, og leser av fra starten av andre side.
- *2.1.2 - Søk* : Timestamp er før første avlesning. Software returnerer første avlesning.
- *2.1.2 - Søk* : Timestamp er etter siste avlesning. Software returnerer siste avlesning.
- *2.1.2 - Søk* : Timestamp er mellom to avlesninger. Software returnerer avlesning før timestamp.
- *2.1.3 - Beregn adresse* : Postid er større en antall poster lagret. Software returnerer 0
- *3 - Lagre Post* :Lagring av post ved fullt minne. Software fanger dette opp, og returnerer 0 uten å lagre posten.

Må være obs på at data ligger lagret sekvensielt etter timestamp. Stilling av klokke (bakover) uten først å lese av samtlige poster, og resetting av minne, må ikke forekomme da det kan resultere i at data ikke lengre ligger sortert på minnet.

11.4.5 Grensesnittet mellom AVR og FPGA.

Kodefiler:

- usb_driver.c
- usb_driver.h
- avr_interface.c

USB kontroller grensesnittet mellom FPGA og Mikrokontroller benytter en master/slave arkitektur. Mikrokontrolleren er master og sender kommandoer, mens USB-kontrolleren svarer på disse forespørselene. Et unntak i denne master/slave arkitekturen er en interrupt linje som går fra USB-kontrolleren til mikrokontrolleren. Denne bruker USB-kontrolleren til å signalisere 2 hendelser:

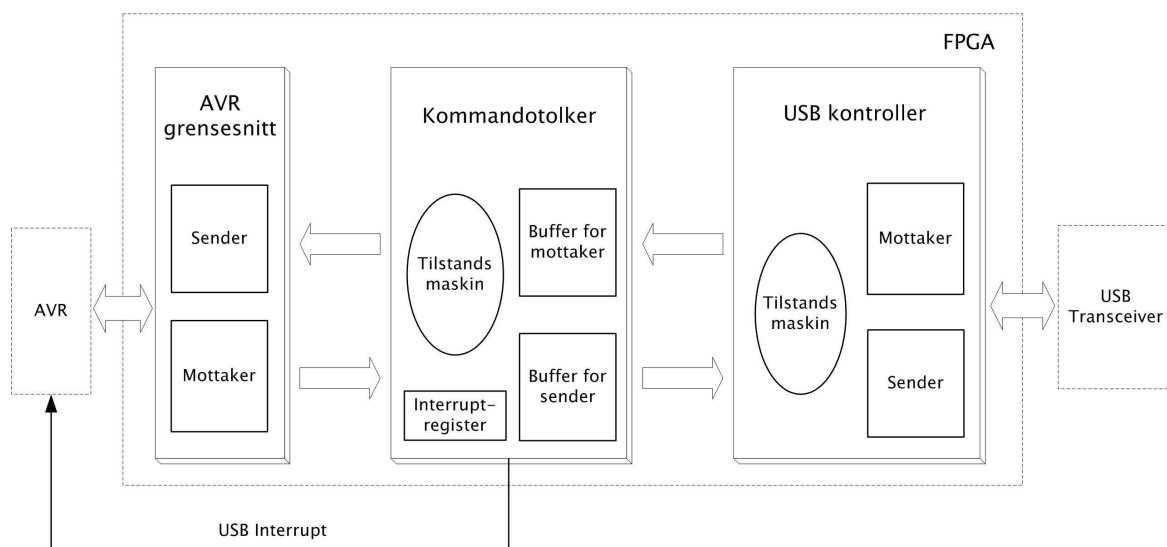
1. En USB pakke er mottatt og kan leses fra mottaks-bufferet.
2. USB pakken som ble lagt inn i send-bufferet har blitt sendt.

Etter å ha mottatt interrupt'et vil mikrokontrolleren lese interrupt registeret og ut i fra dette bestemme hva som skal skje videre. Når mikrokontrolleren leser interrupt registeret blir interrupt linja til mikrokontrolleren satt lav.

Mikrokontrolleren gir instruksjoner til USB-kontrolleren ved først å sende en kommando-byte. Etter denne kommando-byten vil det komme en eller flere lese- eller skrive-operasjoner avhengig av hvilken kommando som har blitt sendt.

11.5 FPGA Design

Et overordnet blokkdiagram for FPGA designet er vist i figur 27. Under følger en kort forklaring av hver hoveddel i implementasjonen.



Figur 27: Toppnivå blokkdiagram for FPGA implementasjonen

AVR grensesnitt

Denne enheten tar seg av kommunikasjon med mikrokontrolleren. Den implementerer en enkel asynkron seriell bus kontroller.

Kommandotolker

Denne enheten lytter etter kommandoer fra mikrokontrolleren og utfører dem etter hvert som de kommer inn.

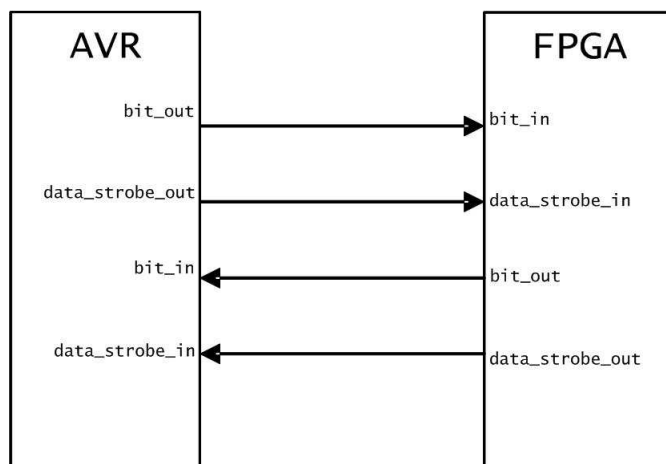
USB kontrollert

Her foregår mottak og sending av USB pakker. Denne enheten tar seg blant annet av sending og mottak av bytes/bits på USB bussen og regner ut CRC.

11.5.1 AVR Grensesnitt

Kodefiler:

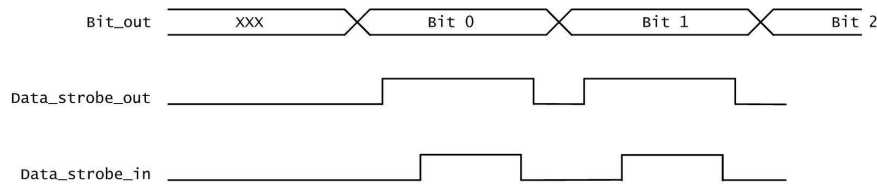
- avr_interface.vhd
- byte_receive.vhd
- byte_transmit.vhd



Figur 28: Blokkskjema over kommunikasjonen mellom FPGA og AVR

Dette er en beskrivelse av protokollen for kommunikasjon mellom AVR og FPGAen. Se figur28. Se forøvrig figur27 for et overordnet blokkskjema for FPGA designet.

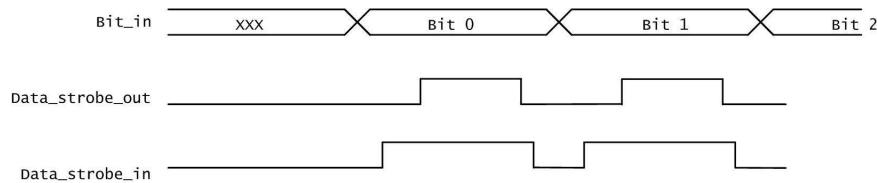
Protokollen benytter fire linjer; to for data (bit) i hver retning og to for gyldig data (data strobe) i hver retning. Protokollen baserer seg på handshaking og er uavhengig av en felles synkronisert klokke. Data sendes i sekvenser av hele bytes. Sending foregår slik (se figur29):



Figur 29: Sending av data

1. Sender legger ut data (1 bit) på bit_out.
2. Sender setter data_strobe_out høyt (gyldig data).
3. Mottaker setter data_strobe_in høyt så lenge han trenger for å lese bit'et.
4. Mottaker setter så data_strobe_in lavt.
5. Til slutt settes data_strobe_out lavt (data ikke lenger gyldig).

Denne sekvensen gjentar seg for hvert av de 8 bit'ene. Mottak foregår slik (Se figur30):



Figur 30: Mottak av data

1. Mottaker venter til data_strobe_in er satt høyt (gyldig data).
2. Mottaker setter så data_strobe_out høyt og holder denne høyt så lenge han trenger for å lese av bit'et.
3. Mottaker setter data_strobe_out lavt.
4. Sender svarer med å sette data_strobe_in lavt (data ikke lenger gyldig).
5. Sekvensen gjentar seg for hvert av de 8 bit'ene.

11.5.2 Kommandotolker

Kodefiler:

- endp_ctrl.vhd

- packet_buffer.vhd

Kommandotolkeren består i grove trekk av en tilstandsmaskin, et mottaksbuffer, et sendebuffer og et interrupt register. Oppførselen til tilstandsmaskinen er gjengitt i figur31.

Denne tilstandsmaskinen styrer kommunikasjonen med AVR Grensesnittet. En detaljert beskrivelse av hva som skjer i hver tilstand følger nedenfor. For øvrig vises det igjen til figur27 for et overordnet blokkskjema for FPGA designet.

avr_idle

I denne tilstanden venter man på at int skal gå høy, altså at man får et interrupt. Dette interruptet indikerer at byten inn er gyldig og inneholder kommandoen, cmd.

avr_wait_receive

Her skjer akkurat det samme som i avr_idle, man venter på at det skal komme inn en gyldig byte.

avr_byte_received

I denne tilstanden har man mottatt en byte (fra mikrokontrolleren).

avr_byte_written

Når man er i denne tilstanden har byten man mottok blitt skrevet til riktig adresse i bufferet og adressen kan økes med 1.

avr_address_set

Når man har kommet i denne tilstanden er adressen til mottaks-bufferet satt og byten denne adressen peker på ligger på utgangen til bufferet. Den kan dermed leses av.

avr_wait_send

Her venter kontrolleren på at enheten som kommuniserer med mikrokontrolleren, serializer/deserializer enheten, skal bli klar til motta en byte, dvs at busy linja settes lav. Hvis busy er lav legges byten som skal sendes ut slik at serializer/deserializer enheten kan motta den. En valid linje settes også høy slik at enheten på den andre siden kan detektere at byten er klar.

avr_wait_busy

I denne tilstanden venter kontrolleren på at serializer/deserializer enheten skal sette busy høy, som viser at den har mottatt dataene og begynt å sende bits til mikrokontrolleren.

avr_sending

Kontrolleren vil være i denne tilstanden inntil serializer/deserializer enheten er ferdig med å sende. Dette indikerer den med på sette busy lav.

avr_byte_sent

I denne tilstanden har byten man sender blitt levert til mikrokontrolleren.

Mottaksbufferet er et minne-element som kan lagre opptil 10 bytes. Den første byten angir størrelsen på dataene som følger, dvs. Flags og Byte 0, 1,...,n. Figur32 viser hvordan innholdet i mottaksbufferet er organisert.

Sendebufferet er organisert på tilsvarende måte. Interrupt registeret er på 1 byte benytter to bit, R og S. R bit'et er satt dersom en pakke har blitt mottatt og S bit'et er satt dersom en pakke har blitt sendt. Se figur33.

11.5.3 USB Kontroller

Kodefiler:

- controller.vhd
- ctrl_test.vhd

USB kontrolleren implementerer de laveste lagene i USB protokollen. For en bedre forståelse av hvordan USB kontrolleren fungerer sammen med de andre delene i FPGA implementasjonen, se figur27.

Kontrolleren er delt i tre hoveddeler:

- Tilstandsmaskin
- Sender
- Mottaker

Tilstandsmaskin

Tilstandsdiagrammet til tilstandsmaskinen er vist i figur34. Tilstandsmaskinen har ansvaret for å sette styresignal til og lese statussignal fra Mottaker- og Senderenheten.

En overføring på USB-bussen består av en TOKEN-pakke fulgt av en DATA-pakke og avsluttes med en HANDSHAKE-pakke. En slik sekvens av pakker finner vi igjen i tilstandsdiagrammet. For en nærmere beskrivelse se avsnittB.

Tilstand 1 til 5 - Token tilstander

Etter tilstand 5 skal den ha avklart hva slags Token-pakke som er mottatt. Oppdages det en feil før denne tilstanden avbrytes sekvensen og tilstandsmaskinen sender en NAK (Not Acknowledged) pakke til hosten. Er Token-pakken feilfri fortsetter tilstandsmaskinen basert på type Token.

Tilstand 6a til 11a - OUT og SETUP tilstander

Er mottatt Token av type OUT eller SETUP betyr det at hosten skal til å sende en DATA pakke. Etter tilstand 8a skal tilstandsmaskinen ha klarlagt om pakken er feilfri basert på statussignal fra Mottakerenheten. Er alt i orden sendes en ACK-pakke til hosten som bekreftelse på at pakken er mottatt.

Tilstand 6b til 14b - IN tilstander

Er mottatt Token derimot av type IN, forventer hosten å motta en DATA pakke fra devicen. Frem til og med tilstand 11b sendes så en DATA pakke. Til slutt, i løpet av de siste 3 tilstandene, venter devicen på å motta en ACK fra hosten som indikasjon på at pakken kom vel fram.

11.5.4 Sender

Kodefil:

- transmitter.vhd

Senderen tar i mot data fra tilstandsmaskinen og setter korrekte styresignal til USB Transceiveren. Senderen består av flere deler (se figur35):

- Parallell-til-seriell konverterer
- Bitstuffer

- NRZI koder
- CRC beregner

Det første som skjer med dataene mottatt fra tilstandsmaskinen er en serialisering. Som forklart innledningsvis i kapitlet om USB protokollen, benyttes bitstuffing for å sikre at en device på USB bussen klarer å synkronisere sin egen klokke med hosten. Det vil si at dersom det oppdages 6 etterfølgende bit av verdien '1' "stuffes" dataene med en ekstra '0'. Dermed får man en transisjon på bussen og unngår at det går for lang tid mellom hver slik endring.

For DATA-pakker må CRC¹² regnes ut. Dette er en måte å sikre at pakken kommer feilfritt frem til mottaker. Det siste som skjer før en bitstreng sendes til Transceiveren er å kode bitene i NRZI-formatet. Dette formatet er nærmere forklart innledningsvis.

11.5.5 Mottaker

Kodefil:

- receiver.vhd

Mottakeren leser signaler fra USB Transceiveren. Den består av følgende deler (se figur36):

- Seriell-til-parallell konverterer
- Bitstuff-fjerner
- NRZI dekode
- Pakkestart detektor
- PLL (Phase-Locked-Loop)
- CRC Feilsjekk

Stort sett fungerer Mottakeren som Senderen, bare motsatt. Det første Mottakeren gjør med en bitstreng som mottas fra Transceiveren er å se etter SOP (Start-Of-Packet) eller pakkestart-sekvensen. Dette er strengen '01010101' kodet i NRZI. Med en gang denne er oppdaget settes et signal til Tilstandsmaskinen. Resten av bitstrengen oversettes fra NRZI koding til vanlig bit-mønster, se innføringen i USB protokollen for nærmere beskrivelse av hvordan denne kodingen fungerer.

Mens Sender kun trenger å tenke på feilsjekk av Data pakker, må Mottaker i tillegg kunne beregne og kontrollere at 5-bits CRC for Token-pakker er riktig.

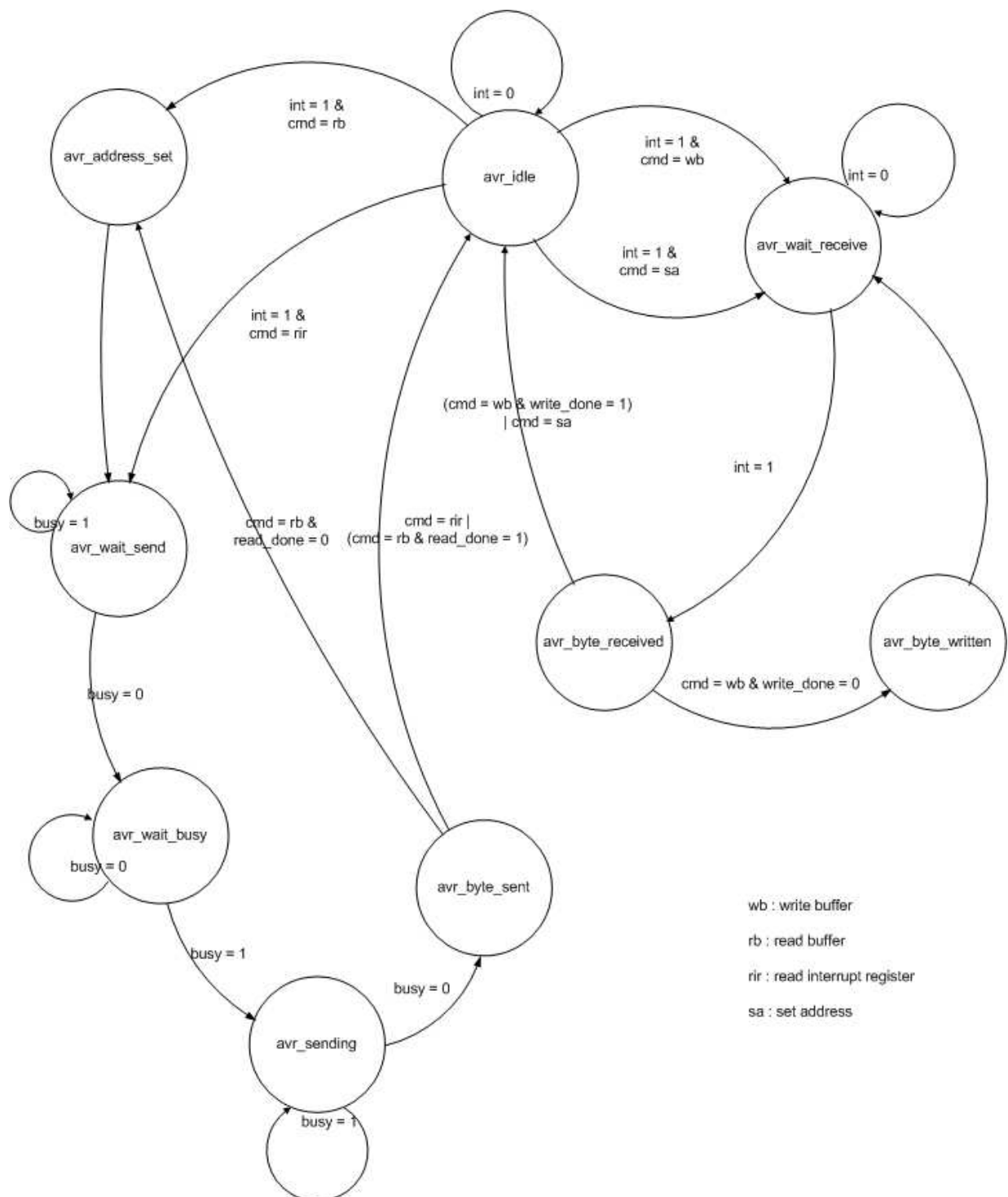
¹²Cyclic Redundance Check

PLL (Phased Locked Loop)

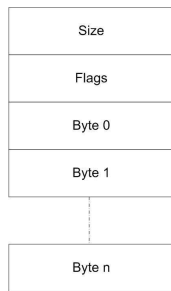
Dette er en svært viktig del av mottakeren. Internt i mottakeren befinner det seg en klokke som bestemmer når signalene fra Transceiveren er gyldige. PLL sørger for å holde denne klokka synkronisert med hosten sin klokke. Måten PLL fungerer på er at den sampler Transceiver 4 ganger for hvert bit (altså $1.5 \text{ MHz} \times 4 = 6 \text{ MHz}$). For hver 4. sample forventer den å få en transisjon. Oppdager den ikke en transisjon er det en forskyving mellom klokkene og PLL justerer sin interne klokke slik at host og device igjen er synkroniserte.

11.5.6 ProduktID og VendorID

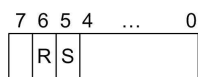
Et system som skal tilkobles USB-bussen trenger en VendorID og en ProduktID. For å få en slik av USB-gruppen må man betale lisens. Det sier seg selv at vi ikke har tenkt til å betale 15000kr for et testkort. Vi har kontrollert mot tabeller fra USB gruppen og funnet ut at VendorID 0x1337 ikke er i bruk. Deretter kan vi velge ProduktId valgfritt. Vi har her valgt 0xbabe.



Figur 31: Tilstandsdiagram for kommandotolkeren



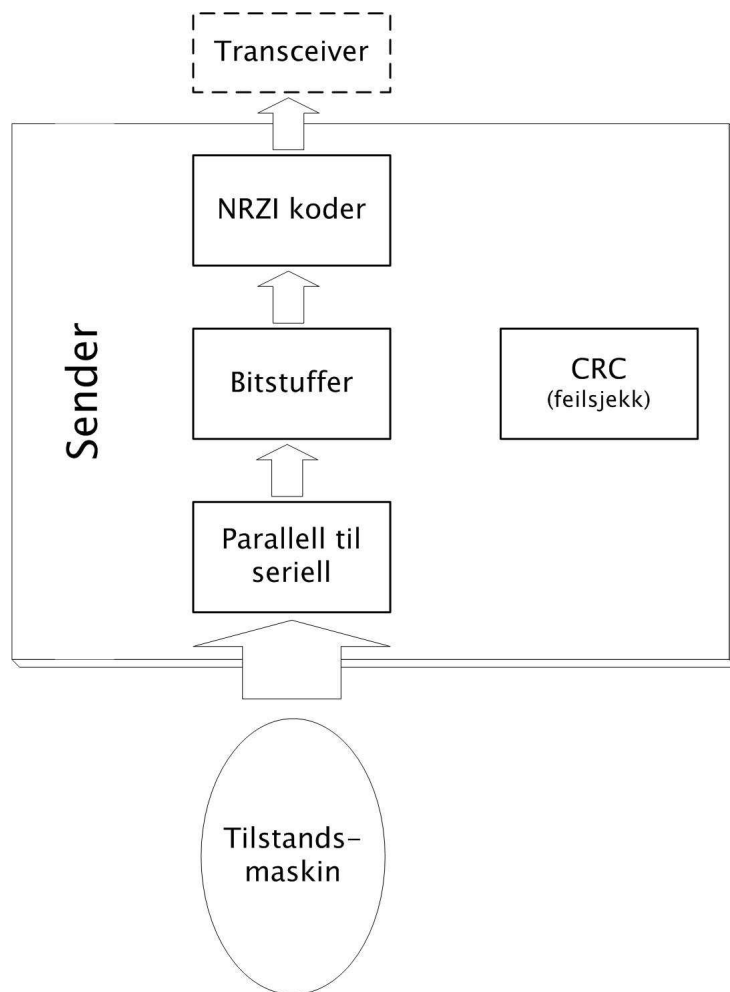
Figur 32: Recivebufferet til kommandotolkeren



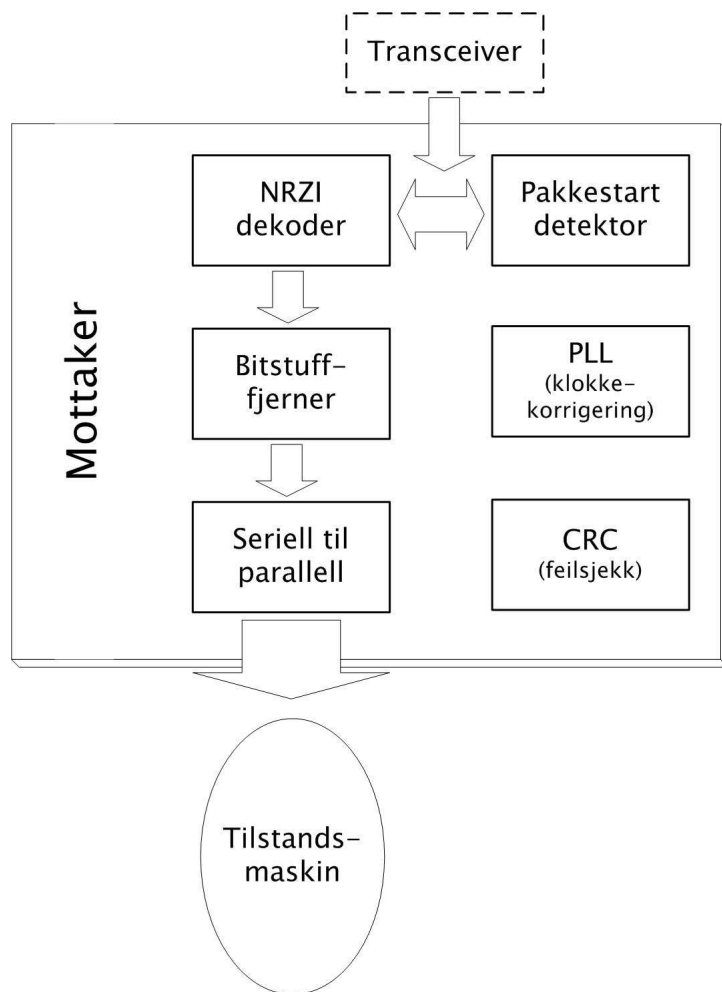
Figur 33: Interruptregisteret



Figur 34: Tilstandsmaskin for USB-kontrolleren

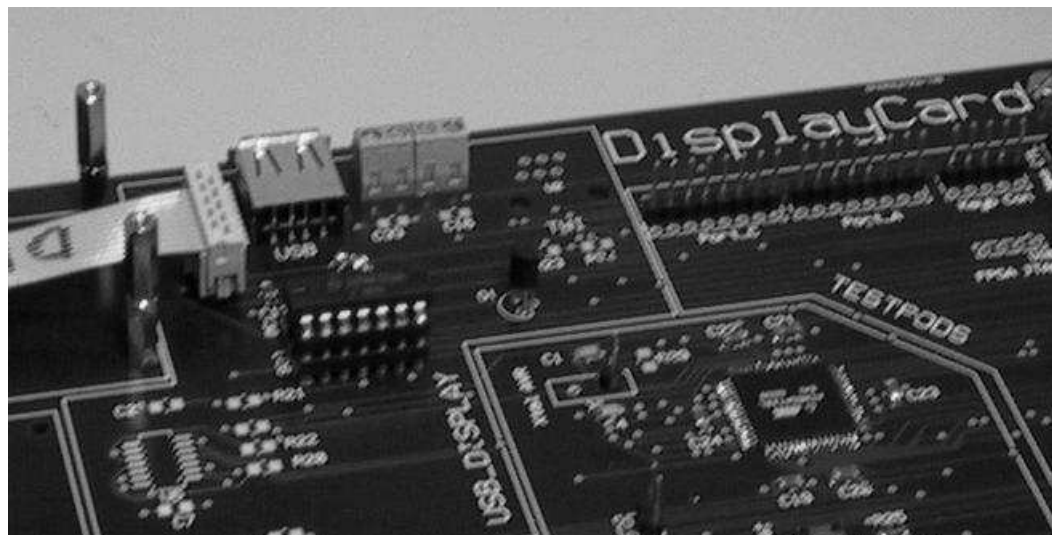


Figur 35: Blokkdiagram for USB-senderen



Figur 36: Blokkdiagram for mottakeren

12 Displaykort



12.1 Hensikt

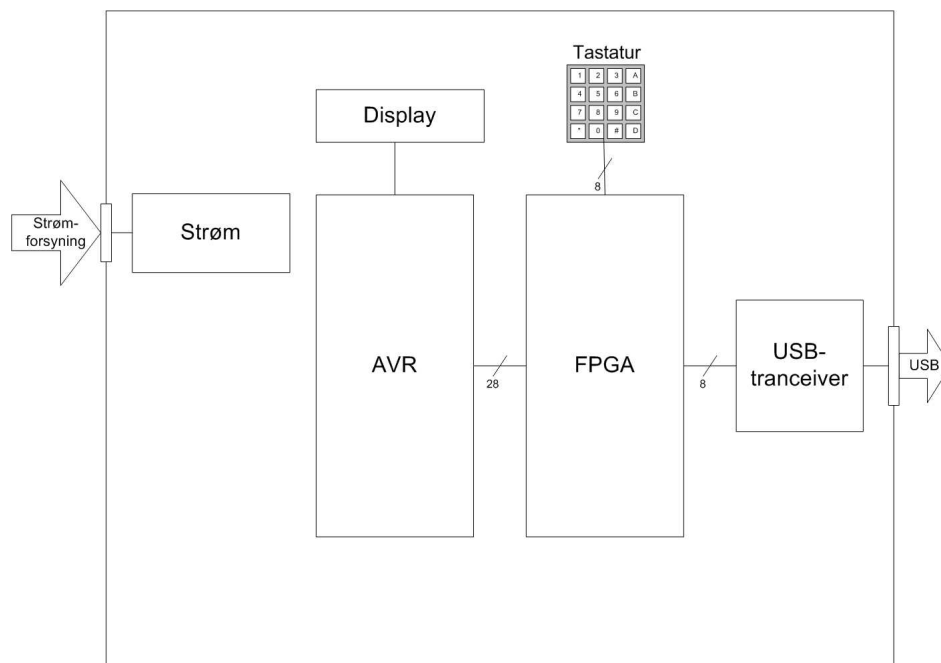
Hensikten med displaykortet er å gi brukeren av systemet et lettfattelig brukergrensesnitt mot sensorkortet. Kortet skal kunne kobles til sensorkortet over en USB-buss. Fra displaykortet skal brukeren kunne stille inn alle nødvendige innstillinger på sensorkortet, samt lese ut data fra denne. Dataene skal både kunne vises alfanumerisk og grafisk. Det skal også kunne utføre enkle statistiske funksjoner.

12.2 Hardware

Displaykortet ser overordna ut som vist i figur37. Den har en ATmega128L [1] og en FPGA av typen Xilinx Spartan IIE [3]. Mikrokontrolleren tar seg av grensesnittet mot brukeren via et enkelt display. Dersom brukeren ønsker det, kan hun også foreta enkle statistikkberegninger. I likhet med sensorkortet tar FPGAen seg av all kommunikasjon over USB. I tillegg tar den seg av dekodningen av tastaturet, og sender disse dataene videre til mikrokontrolleren.

12.2.1 Mikrokontroller

Mikrokontrolleren er kjernen i systemet. Den tar seg av all kommunikasjon med brukeren gjennom tastaturet og displayet. Displayet er koblet serielt til AVR-en (Se figur38). For at den serielle kommunikasjonen skal gå så smertefritt som overhodet mulig har vi valgt å bruke en ekstern krystall. Menystruktur på displayet, visning av data, tegning av kurver og så videre er oppgaver som mikrokontrolleren tar seg av. Brukerinput skjer gjennom et 16 tasters tastatur som



Figur 37: Blokkdiagram over displaykortet

er koblet via FPGAen (se avsnitt 12.2.3 for mer detaljer). Mikrokontrolleren er satt opp til å både kunne programmeres gjennom ISP¹³ og med JTAG grensesnittet. Se [1] for hele databladet til mikrokontrolleren.

12.2.2 Display

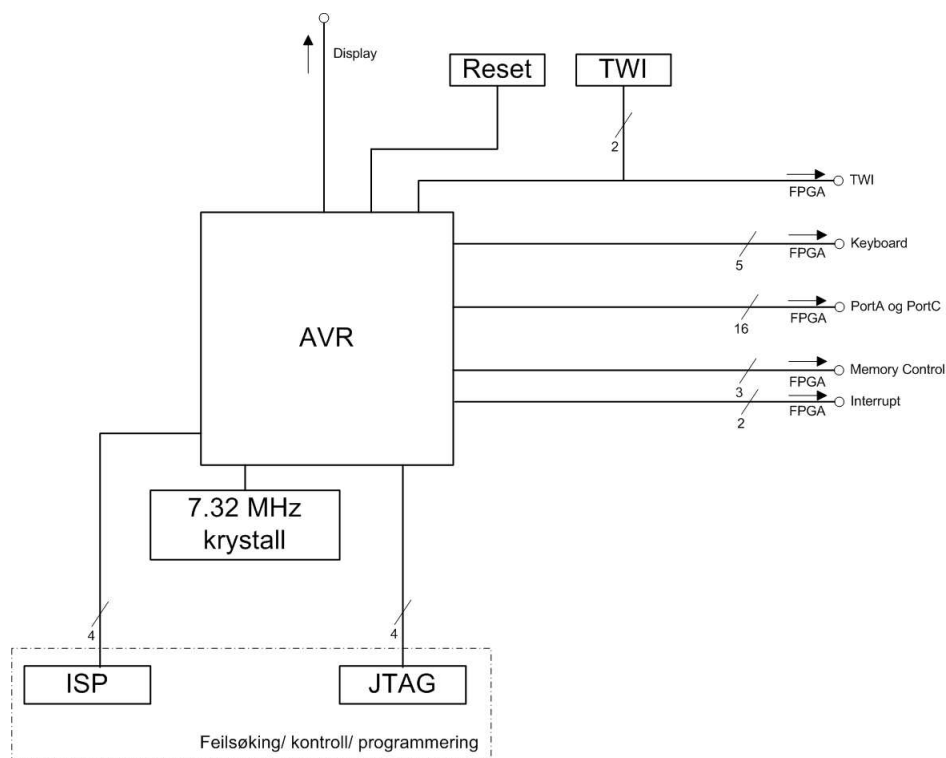
Displayet er en del av grensesnittet mot brukeren. Vi valgte et liquid crystal display (LCD) av typen “G12032 Serial Graphics LCD” [6] (For detaljer rundt denne beslutningen se avsnitt 16.2.6). Dette har et enkelt serielt grensesnitt som man kan koble direkte på UARTen til AVR-en. Displayet er enkelt å bruke siden det forstår ascii kodesekvenser, inkludert kontrollsekvenser som ctrl-L (“clear screen”). På denne måten kan informasjon lett genereres ved hjelp av en mikrokontroller. For å få grafikk ut på displayet innebærer det en serie med kontrollsekvenser.

Ettersom dette displayet har en driftsspenning på 5V og mikrokontrolleren har en driftsspenning på 3.3V, måtte vi oversette mellom logikknivåer (Se figur 39). Dette er den samme løsningen som på sensorkortet.

12.2.3 Tastatur

Tastaturet vi benytter er et enkelt 16 tasters tastatur uten innebygd logikk. Det har kun 4 horisontale linjer og 4 vertikale linjer (Se figur 40). Om man trykker inn en tast kommer to av disse

¹³In System Programming

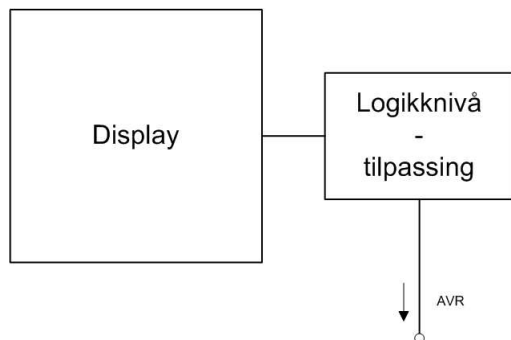


Figur 38: Blokkskjema for mikrokontrolleren

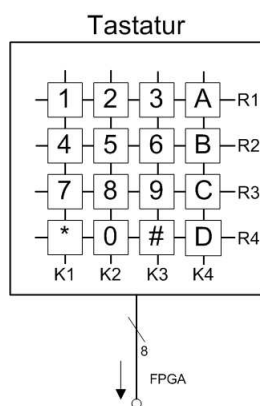
linjene i kontakt. For å finne ut hvilken tast brukeren har trykket på er man nødt til å implementere enkel logikk. Denne logikken er plassert på FPGAen. Resultatet av dekodingen sendes så videre til AVRen.

12.2.4 FPGA

FPGAen vi fikk utdelt var av typen Xilinx Spartan IIE FPGA [3]. Det er FPGAen som tar seg av all kommunikasjon med sensorkortet over USB og med tastaturet. FPGAen implementerer USB host på bussen mellom kortene og dekode tastaturet for AVRen (se avsnitt 12.2.3). For å klokke FPGAen har vi satt opp en ekstern klokke på 60 MHz (Se figur 41). Denne frekvensen er valgt for at vi lett skal kunne dele den ned ettersom USB er avhengig av riktig klokkefrekvens (6 MHz for low-speed USB). For å programmere FPGAen har vi i likhet med sensorkortet valgt å holde alle muligheter åpne. Man kan velge å programmere FPGAen enten gjennom et eget grensesnitt som er definert av Xilinx (se databladet [3]), JTAG tilkoblingen, eller bruke en PROM. PROMen vi benytter har modellbetegnelsen VX18V02.



Figur 39: Blokkskjema for displayet



Figur 40: Blokkskjema for tastaturet

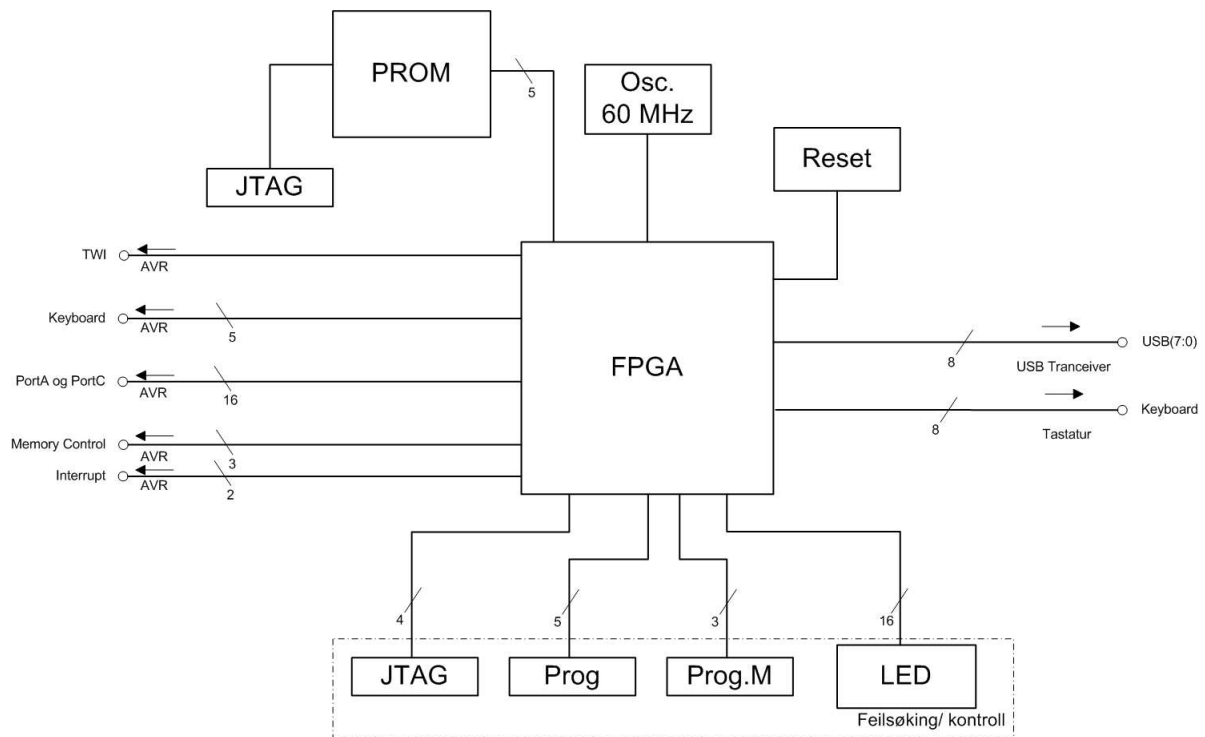
12.2.5 USB-transceiver

USB-transceiveren tar seg av alt som har med elektrisk karakteristikk på USB-bussen. Vi benytter oss av en krets som heter PDIUSB11AD [5] for å utføre denne jobben. I tillegg har vi en USB-kontakt type A i samsvar med USB-spesifikasjonen (Se figur 42). Transceiveren er koblet direkte til FPGAen.

12.3 PCB

Ved utarbeidelsen av PCB prøvde vi å gruppere alle komponenter slik at det skal være lett å se hvilke komponenter som tilhører hvilken logisk enhet i blokkskjemaet. Videre har vi lagt vekt på at det skal være mulig å montere tastaturet og displayet direkte på kortet, slik at man slipper å ha en egen boks dersom man ønsker å teste kortet.

Kortet består av 4 lag (Se figur 43). To av dem benyttes til signalruting, de to andre til jordingslag og til strøm. Alle komponentene er plassert på oversiden av kortet, altså på lag 1. Rutingen på dette laget er horisontal. Den vertikale rutingen foregår på lag 4. Lag 2, som altså er spenningslaget (se figur 44), er i tillegg til å føre hovedspenningen på 3,3V inndelt i to ekstra



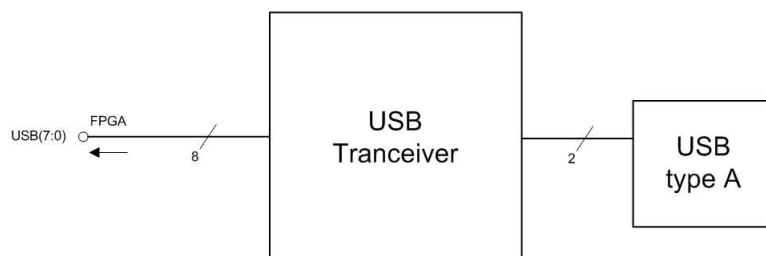
Figur 41: Blokkskjema for FPGA på displaykortet

områder med en annen spenning. Et lite område er gitt spenningen 5V, dette for å følge kravene til displayet vårt og til USB. Det andre ekstrarfeltet, på 1,8V, er plassert rett under FPGAen, og er der for å gi driftspenning til den. Det er plassert slik for å gjøre det enklest mulig, med tanke på at all kommunikasjon inn og ut fra enheten foregår med 3,3V. Lag 3 er jordingslaget.

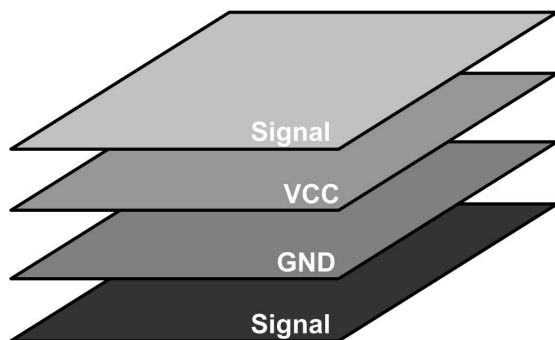
12.4 Mikroprosessor Software

12.4.1 Overordnet

Mikrokontrolleren skal kommunisere med følgende enheter:



Figur 42: Blokkskjema for USB-transceiveren



Figur 43: De fire lagene til PCBen

- USB på FPGA: Egendefinert buss
- Tastaturdekoder på FPGA: Egendefinert buss
- Display: UART

Koden er forsøkt gjort modulær, slik at enkeltkomponenter kan byttes ut uten vidtgripene endringer i resten. I designet har vi lagt vekt på at displaykortet skal være tilstandsløst, det lagrer med andre ord ikke noe som helst av sensordata, hverken avlesninger eller konfigurasjon. Det impliserer at samme displaykort kan brukes mot ulike sensorkort, og omvendt, uten at brukeren må tilpasse konfigurasjonen ved tilkobling.

12.4.2 Menysystemet

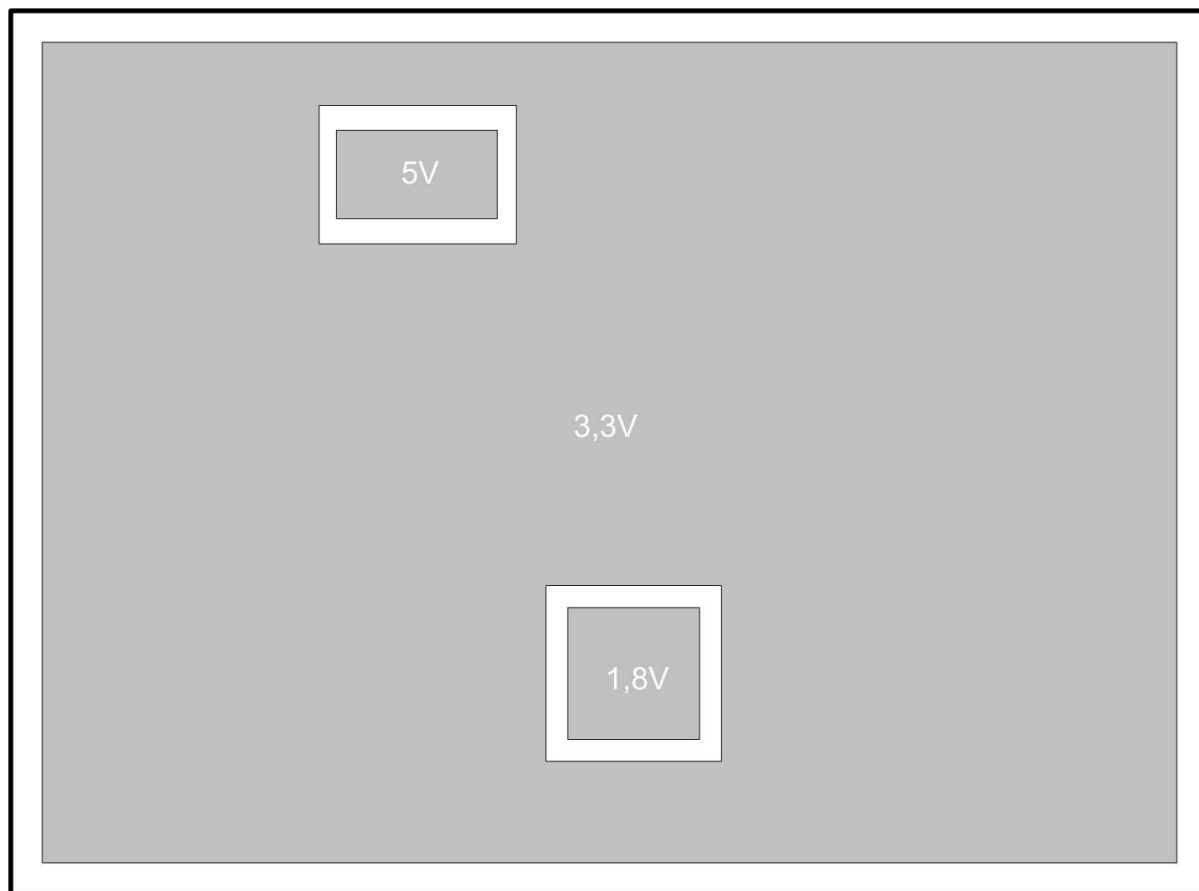
“Limet” som binder alt sammen på displaykortets AVR er et hierarkisk menysystem. Det er designet med tanke på at det skal være enkelt å legge til nye funksjoner og undermenyer. Displayet er i stand til å vise inntil 6 menyvalg av gangen. Sammen med undermenyer gjør dette det mulig å konstruere et oversiktlig brukergrensesnitt (Se figur 45).

12.4.3 Displaydriver

AVRen kommuniserer med displayet via en serieport. Tekstlig output er ganske rett frem, det er bare å sende ascii rett til displayet. Mer avansert funksjonalitet som grafikk, gjøres ved å sende kontroll-sekvenser. For å forenkle generering av grafikk er det allokert et globalt buffer som representerer hele skjermbildet til displayet. Hele bufferet kan så dumpes til displayet.

12.4.4 Tastaturdriver

FPGAen sender et interrupt til mikrokontrolleren når brukeren har trykket på en tast. Fire ledere brukes til å angi hvilken tast som er trykket. Når mikrokontrolleren mottar interruptet leses ver-



Figur 44: Fordelingen av powerlaget

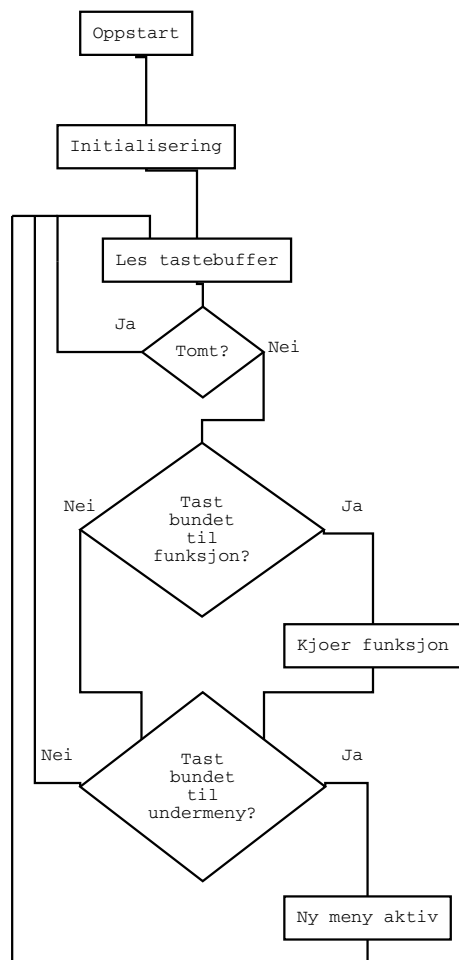
dien av disse av, og plasseres i et FIFO-buffer. Det gjør at tastetrykk ikke går tapt om brukeren gir inndata raskere enn programvaren får brukt den. Se figur 46.

12.4.5 Kommunikasjon mot USB-kontroller på FPGA

Slik vi har strukturert programvaren vil kommunikasjon kun bli initiert av displaykortet, samtidig som programvaren på displaykortet ikke vil være i stand til å fortsette før tilbakemeldingen fra sensorkortet foreligger. Enten fordi den inneholder data som er nødvendige for en beregning, eller fordi en ønsker å rapportere til brukeren om operasjonen gikk igjennom. Interrupt-linjen som var trukket opp fra FPGAen til AVRen forblir dermed ubrukt, og kan fjernes i neste versjon av kortet.

Vi forsøker ikke på å gjøre noen form for caching av data ut over skopet av et funksjonsskall. Med 4KB SRAM til rådighet totalt ville en slik cache uansett ikke vært særlig effektiv.

For kommunikasjon mot sensorkortet er det definert en egen protokoll over USB (Se avsnitt15).



Figur 45: Flytdiagram for mikrokontrolleren

Kommunikasjonen er forsøkt isolert i egne funksjoner, slik at programvaren i hovedsak er lik-egyldig til om dataene ligger lokalt eller ikke. Dette muliggjør også at man kan bytte ut USB med f.eks TWI i en senere utvidelse.

12.5 FPGA Design

12.5.1 Deling av arbeid mellom FPGA og AVR

Vi har valgt en implementasjon der AVRen bestemmer når det skal sendes eller mottas data, og sørger for å legge disse ut eller motta de en byte om gangen. Dette innebærer at FPGAen bare bufrer en byte om gangen. USB-hastigheten er low speed, dvs 1.5mbit/s. AVRen kjører på omtrent 7.3MHz, som betyr at den har 39 klokkesykler på seg til å legge ut neste byte på bussen.

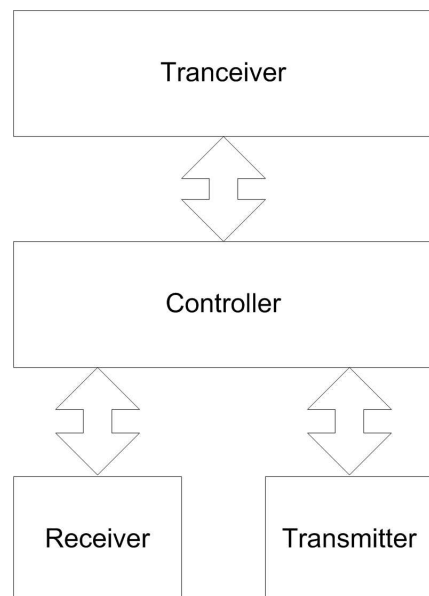
FPGAen står for kodingen og dekodingen i tillegg til sammensettingen av de forskjellige delene av en pakke. I tillegg grenser FPGAen mot transceiveren som implementerer det fysiske laget av

- CRC koding og dekoding
- Bitstuffing
- PID tolking

Vår implementasjon av er laget i VHDL for en Xilinx Spartan IIE FPGA . For den fysiske delen av USB-implementasjonen brukte vi en Phillips PDIUSBP11AD transceiver.

12.5.3 Toppnivå design

Den overordnede designen av USB-implementasjonen består av komponentene controller, transmitter og receiver. Se figur 47.



Figur 47: Blokkskjema av USB-hosten

12.5.4 Controller

Kontrolleren har to hovedfunksjoner:

- Klokkegenerering
- Styling av sekvens og utsignaler

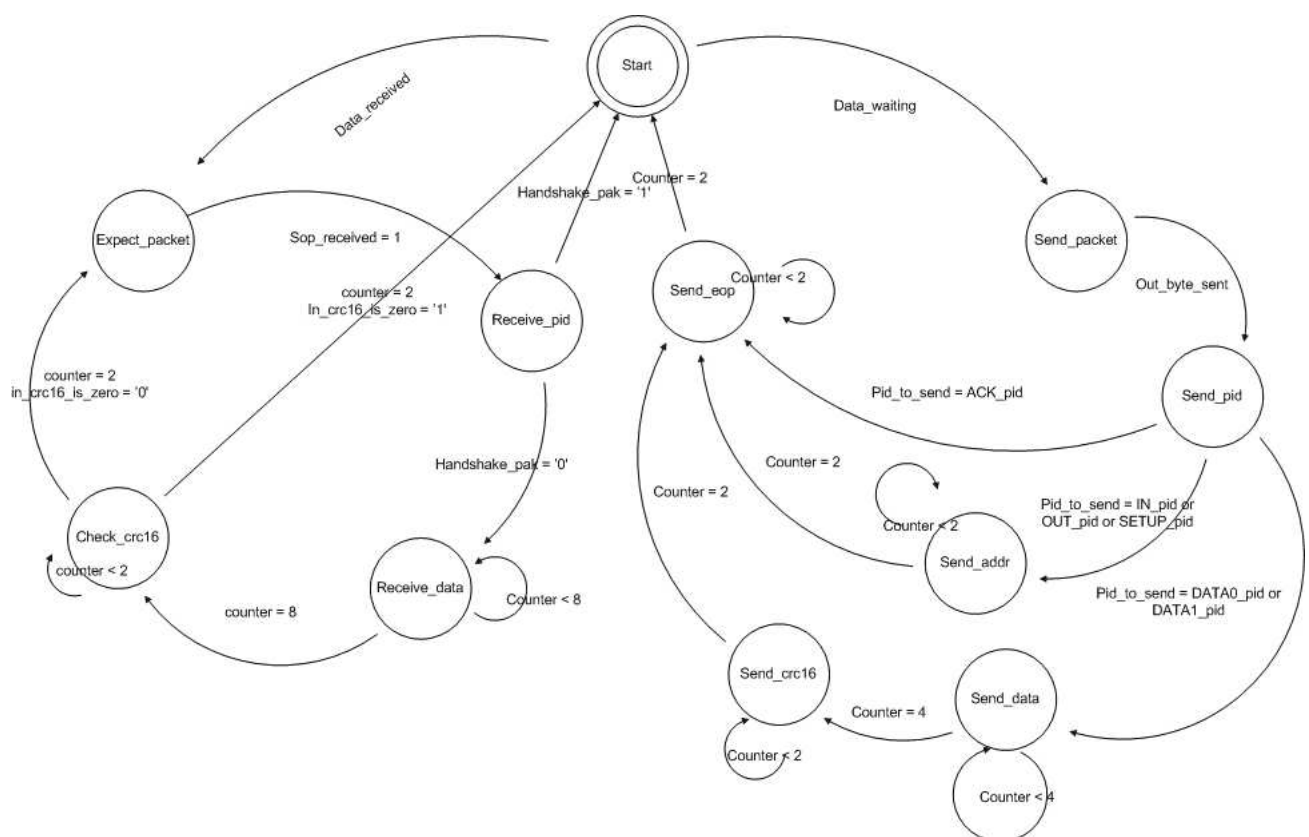
Klokkegenerering og synkronisering

Klokken som resten av prosessene kjører på, genereres av prosessen PLL. Den deler opp en ekstern klokke på 24MHz i 16. Dette gir en intern klokke på 1,5 MHz. Samtidig synkroniseres den interne klokken etter signaler som mottas over USB-bussen for å sørge for at vi er synkronisert med det devicet som sender på USB-bussen.

Styring av sekvens og utsignaler

Styringen av sekvens og utsignaler utføres av en finite state-machine (FSM). Mer spesifikt en synkron Mealy machine. Det betyr at det er en state-machine som forandrer state hver klokkesykel, og har outputs som både avhenger av hvilken state vi er i, og hvilke inputs vi har. Tilstandsdiagrammet finnes i figur 48.

Vi har også implementert en counter som brukes til å holde styr på hvor mange bytes som er sendt eller mottatt i de forskjellige statene.



Figur 48: Tilstandsdiagram for USB-kontrolleren

start_state: Denne staten resetter alle signaler. Her venter vi på signal fra AVRen om å sende eller motta en pakke, i så tilfelle går vi til respektivt **send_packet** eller **expect_packet**.

expect_packet: Her venter vi på å motta SOP (start of packet sekvens). Når den er mottatt går vi videre til receive_pid.

receive_pid: Her venter vi på å motta PID (packet ID). Dette er en kode på én byte som forteller hva slags pakke vi har fått. Når receiveren signaliserer at den har mottatt en hel byte, er veien videre avhengig av hvilken PID vi har fått: hvis det er en data PID, går vi videre til receive_data, ellers går vi tilbake til start_state.

receive_data: Her mottar vi data. Vi bruker counteren for å holde rede på hvor mange bytes vi har mottatt. For hver nye byte vi tar imot, legges de ut på datalinjene mot AVRen, og vi signaliserer at den skal lese det av ved å sette et kontrollsignal høyt. Vi forblir i samme state til vi har tatt imot 8 bytes, og går da videre til check_crc16.

check_crc16: Her venter vi til vi har mottatt de to CRC bytene, og sjekker om receiveren signaliserer at pakken er korrekt. Hvis den ikke er korrekt, signaliserer vi til AVRen at den var feil, og venter på at den skal bli sendt på nytt. En USB host sender ikke NAK signal. Hvis CRC koden stemte, går vi tilbake til start_state.

send_packet: Vi starter med å sende SOP byten, og ber i mens AVRen legge ut PID byten på datalinjene. Deretter går vi videre til send_pid.

send_pid: Når SOP byten er sendt, sender vi PID byten. Avhengig av hvilken PID vi fikk fra AVRen, går vi videre til å sende innholdet i pakken. Var det en SETUP eller TOKEN pakke, går vi videre til send_addr, var det en DATA pakke går vi til send_data, og var det en ACK pakke, går vi simpelthen tilbake til start.

send_addr: Her sender vi addressedata. Adressefeltet er hele første byten og de tre første bit i den andre byten, mens resten er en 5 bits CRC kode. Dette mottas som to bytes fra AVRen, og enkodes av transmitteren. For hver byte vi leser av, signaliserer vi til AVRen med et kontrollsignal at den skal legge ut neste byte på datalinjene. Herifra går vi til send_eop.

send_data: Her sender vi totalt 8 bytes med data. For hver byte vi leser av, signaliserer vi til AVRen med et kontrollsignal at den skal legge neste byte ut på datalinjene. Når har lest av 8 bytes, går vi videre til send_crc16.

send_crc16: Her sendes to CRC bytes basert på dataene som ble sendt i send_data. De ligger klare i transmitteren, og vi signaliserer til den at de skal sendes.

send_eop: Her sender vi et EOP signal som består av en såkalt se0 (single ended zero). Denne genereres av transceiver interfacet i transmitteren og signaliserer slutten på pakken.

For å forenkle FSM, har vi implementert kombinatorisk generering av enkelte signaler basert på outputs fra FSM.

12.5.5 Transmitter

Transmitteren sørger for å sende riktig data ut på USB-bussen, og kontrollerer signalene som går til USB-transceiveren.

Hovedprosedyre

Her skjer fire ting:

- Hver gang man begynner sendingen av en ny byte, buffres innholdet som er bestemt av multiplexeren i en variabel.
- Bitstuffing hvis det skal sendes mer enn 5 '1' verdier i sekvens, settes det inn en '0' ekstra for å sørge for at klokken hos mottaker skal ha noe å synkronisere etter.
- NRZI (non return to zero inverted) encoding - man mapper en '0' til en transisjon i forhold til det forrige signalet som sendtes, og '1' til ikke transisjon.
- Man sjekker om man har sendt 8 ordinære bits (ikke inkludert eventuelle bit stuffed bits), og setter signalet byte_sent høyt og nullstiller telleren hvis det er tilfelle.

Transceiver Interface

Mot USB-transceiveren oversettes hver bit som skal sendes til vmo og vpo, eller se0 (single ended zero) for å signalisere eop (end of packet). Vmo og vpo er signalene transceiveren bruker for å sende data.

CRC

CRC¹⁴ kode blir beregnet av prosessene crc_5 og crc_16. USB bruker en 5 bits CRC for setup- og token pakker, og en 16 bits CRC for data pakker. Disse genereres kontinuerlig, og blir sendt som de siste bytene i hver pakke.

12.5.6 Receiver

Receiveren sørger for dekoding av pakker som kommer inn fra USB-transceiveren.

¹⁴Cyclic Redundancy Check

SOP detector

Denne prosessen er en FSM som detekterer en SOP (start of packet). Dette er et synkroniseringsfelt som kommer i som første byte i hver pakke. Når prosessen har mottatt et komplett synkroniseringsfelt, signaliserer den at man kan begynne å motta meningsfull data.

Hovedprosedyre

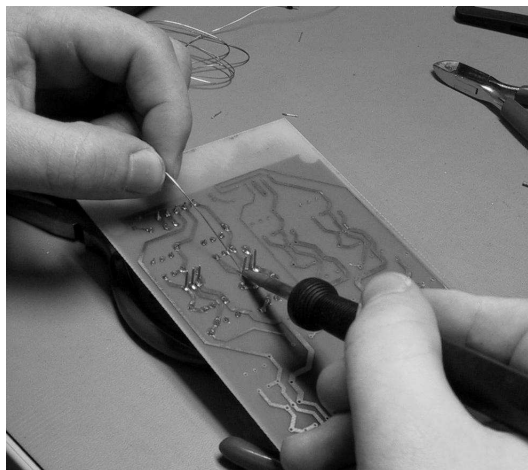
Her skjer det omvendte av hovedprosedyren i transmitteren:

- NRZI dekoding
- Bitunstuffer - fjerner bits lagt til ved bitstuffing
- De mottatte bits buffres i en variabel
- Hver gang man har mottatt 8 bits, settes signalet `byte_received` høyt, og man resetter counteren

CRC

Denne prosessen genererer kontinuerlig en 16 bits CRC (en usb host vil aldri motta setup eller token pakker, så en 5 bits CRC er ikke aktuelt). CRC har egenskapen at hvis man genererer en CRC av dataene den er generert av etterfulgt av den mottatte CRC koden selv, vil man hvis den mottatte CRC koden stemmer, få en generert CRC kode på 0.

13 Strømforsyning



“And, Lord, we’re especially thankful for nuclear power, the cleanest, safest energy source there is, except for solar, which is just a pipe dream.”

– Homer Simpson

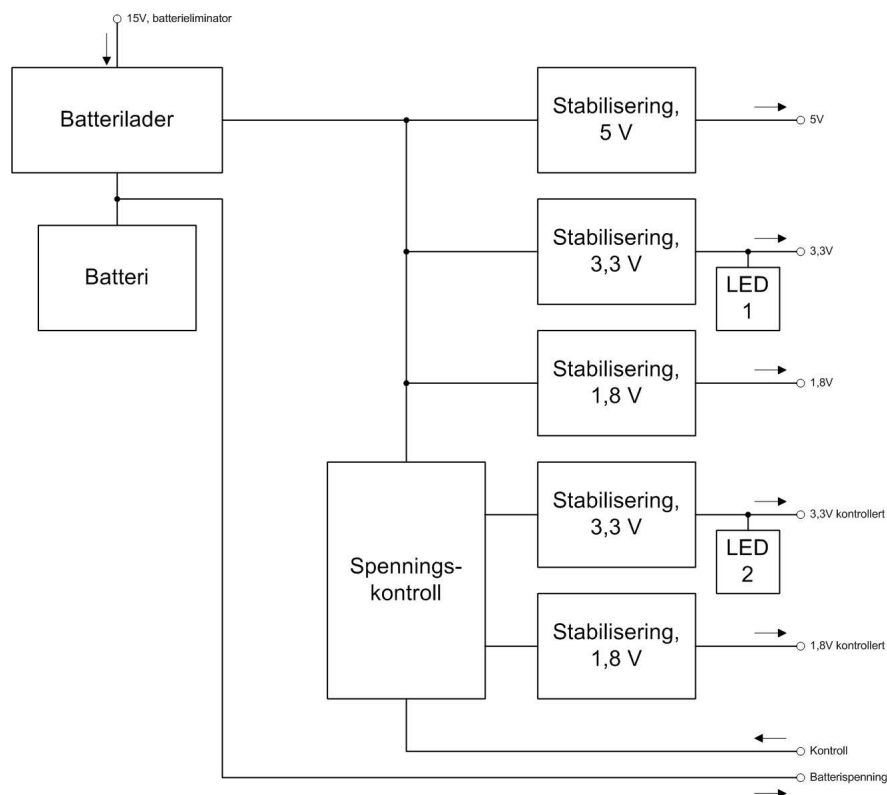
Bart vs. Thanksgiving

Strømforsyningens hovedoppgave er å forsyne hovedkortene med strøm. Den skal også kunne lade batteriet som er tilkoblet.

Spenningsstabiliseringen er designet for å kunne drives både av batterieliminatort og batteri. Der som batterieliminatoren er tilkoblet skal batteriet lades samtidig som kretsene forsynes med spenning. Sensor kortet og display kortet har noe ulike krav til spenninger og strømtrekk. Vi vil allikvel utstyre begge kortene med den samme strømforsyningen, det vil si at ikke begge kortene utnytter alle muligheter som ligger i strømforsyningsdesignet.

13.1 Virkemåte

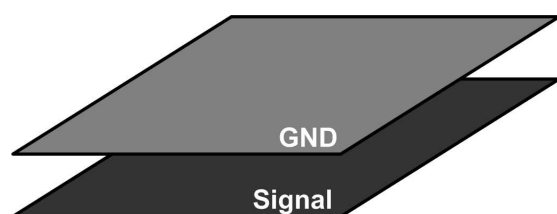
For å tilpasse spenningene til kretsene som skal drives benyttes det spenningsregulatorer av typen LM317[49]. Dette er en regulator som kan gi ut hvilken som helst spenning. Spenningen bestemmes ved hjelp av motstander. Strømforsyningen er laget for å kunne gi ut 3 forskjellige spenningsnivåer, der to av disse skal være tilgjengelige både som kontrollert (dvs. de skal kunne slås av og på) og som faste. Se figur 49 for blokkskjema. Dette styrte vi ved hjelp av to halvlederreléer av typen PVA3354N[15]. For å kunne lade batteriet har vi integrert en batterilader på strømforsyningskortet. Denne er bygget opp rundt kretsen Maxim MAX713. Dette er en ladekrets for NiMH batterier. Det skal tilkobles en batteripakke på 7 celler, dvs. 8,4V, av typen NiMH. Denne kretsen har flere programmerbare funksjoner. Ladekretsen er programmert for 7 battericeller og en ladetid på 90 minutter. Se databladet [7]. For å hindre skade på tilkoblede komponenter



Figur 49: Blokkskjema for strømforsyningen

i tilfelle kortslutning er det benyttet en sikring. Sikringen ble valgt til å være på 3A da dette skal være tilstrekkelig for å forsyne alle komponenter. Kortet har to lysdioder for å vise hvilke regulatorer som er aktive, se tabellen under. Disse lysdiodene er koblet til henholdsvis +3.3V og +3.3V_kontrollert, men ettersom regulatoren har samme forsyningspenning og det benyttes felles kontrollsignal, regner vi LED'ene som indikatorer for hver gruppe.

13.2 PCB



Figur 50: PCB for strømforsyningen

PCB'en har vi laget selv på datamaskinlabben. Det har to lag (se figur50). Etter testing fant vi ut

at vi trengte ett eget lag til jord for å forsikre oss om at vi ikke fikk tap i jordbanene.¹⁵ Det andre laget er signallaget. De banene som skal føre mye strøm har her blitt gjort ekstra tykke.

¹⁵Nettopp dette var et problem med det første kortet vi lagde og vi besluttet derfor å ha tosidig kort.

14 Verktøy

“In India, "cold weather" is merely a conventional phrase and has come into use through the necessity of having some way to distinguish between weather which will melt a brass door-knob and weather which will only make it mushy.”

– Mark Twain

14.1 Software

14.1.1 Mentor Design Capture/Expedition PCB

Alle våre skjemategninger ble laget i Design Capture. Dette tillater oss å designe modulært, dvs vi kan lage oss små sorte bokser der innholdet blir skjult for brukeren inntil man klikker på denne for å få tak i innholdet. Dette verktøyet støtter såkalte bibliotek med komponenter. Vi fant fort ut at vi var nødt til å definere mesteparten av komponentene selv for å få riktig footprint osv på komponentene. Ut fra skjemategningen kunne man så generere en nettliste. Denne puttet vi så inn i Expedition PCB for pcbutlegg. Dette verktøyet tar inn nettlisten og lar deg plassere ut komponenter fysisk på en pcb. Verktøyet har en autoroutingsfunksjon som er et must med et så stort prosjekt. Hadde vi gjort dette for hånd ville det tatt flere dager. Vi fant det likevel nødvendig å route en del signaler selv, både fordi autorouteren gjorde en del “stygge” avgjørelser, men også fordi vi ønsket at et par linjer skulle være tykkere (f.eks) strømlinjene til fpga osv. Expedition PCB kan så generere Gerberfiler som kan sendes til produksjon direkte.

14.1.2 Xilinx Foundation 5.203i

Dette var hovedverktøyet for utvikling av FPGA softwaren. Den lille erfaringen vi hadde med vhd1 tilsa at dette ville være det optimale valget når det gjaldt utvikling av vhd1kode. Det har direkte støtte for mange av de funksjonene vi krevde; blandt annet simulering og direkte programmering av FPGA'en. Vi hadde dog en del kryptiske problemer med dette programmet. Det hang seg en del ganger mens vi jobbet med det, men vi hadde ikke på langt nær like mange problemer som fjorårets gruppe (som brukte versjon 3.1i). Derfor beholdt vi dette verktøyet.

14.1.3 Atmel AVR Studio

Atmel AVR studio er et komplett IDE¹⁶ for utvikling og debugging av software utviklet for Atmels linje med AVR mikrokontrollere. Det støtter hovedsaklig assemblyprogrammering, da C støtten er tredjeparts. Vi fant dette verktøyet spesielt nyttig iforbindelse med debugging av softwaren. I tillegg er det langt lettere å sette instillinger på AVR'en (f.eks om kontrolleren skal bruke intern RC til klokking eller om den skal bruke ekstern klokke) med et grafisk grensesnitt.

¹⁶Integrated Development Environment

De opensource variantene vi fant (uisp og avrdude) støttet setting av fuses, men hadde et dårligere grensesnitt.

14.1.4 GNU AVR tools (AVR GCC, AVR libc, AVR binutils, make)

Da vi skulle velge C kompilator til prosjektet falt valget fort på gcc. Dette er GNU¹⁷ sin gratis C kompilator for AVR. Den har support for de aller fleste AVR'ene. Sammen med binutils og en liten implementasjon av standardbiblioteket (libc) utgjør dette et komplett utviklingsmiljø. For å automatisere byggeprosessen benyttet vi oss av GNU make.

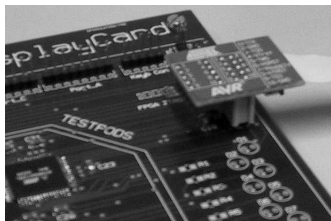
14.2 Hardware

14.2.1 Atmel STK500

Atmels STK500 kort er de facto standard når det gjelder utvikling av software til AVR. Den hadde de funksjonene vi trengte for å kunne utvikle softwaren effektivt uten tilgang til den ferdige PCB'en. På PCB'en hadde vi lagt ut pinner både for ISP og JTAG. Disse kunne kobles direkte til STK500-kortet for programmering.

14.2.2 Atmel JTAG ICE

Atmels JTAG-ICE er en løsning for å debugge AVR software. Den kobles på en egen dedikert port. Hovedformålet er å kunne debugge programmer ved å kunne inspisere AVR'ens interne registre. Den har også mulighet til å kunne programmere mikrokontrolleren.



Figur 51: JTAG i bruk på displaykortet

14.2.3 Atmel ICE 200

Atmel ICE 200 er en såkalt "in circuit emulator". Dvs det er noe vi kan putte inn i stedet for selve mikrokontrolleren. Denne vil så oppføre seg akkurat som om det var en ordentlig mikrokontroller, men tillater brukeren å inspisere det aller meste ved mikrokontrolleren under kjøring. Vi

¹⁷GNU's Not Unix

brukte ikke denne så altfor mye, ettersom de andre verktøyene viste seg å være tilstrekkelig for de fleste formål.

14.2.4 Memec Design Virtex2 System board

Dette kortet var arbeidshesten i vår utvikling av FPGA softwaren. Det har en Xilinx Virtex 2 FPGA innebygd og er temmelig enkelt bygd opp. Stort sett er det kun en FPGA, strømforsyning, et par knapper som man kan route til, en seriellport og to 7-segment display. Vi brukte dette kortet til all testing og utvikling av softwaren.

14.2.5 Memec Design P-160 Comm extension board

Dette kortet er et utvidelseskort til det første kortet. Det kan plugges rett inn på kortet uten problemer. På dette kortet finnes det en usbtransciever med tilhørende USB-port. Dette viste seg å være veldig nyttig under utviklingen av USB-softwaren. Problemet var at transceiveren var satt opp som en USB-device og det var ikke mulig å endre på dette til å være en USB-host (De to har forskjellige elektriske karakteristikk). Den støtter også begge hastigheter (low speed og high speed).



Figur 52: Virtex2 testkort med USBtransciever og STK500

14.2.6 On chip scope

I Xilinx ISE pakken fulgte det med et on chip scope som kunne syntetiseres inn på FPGA'en sammen med vår implementasjon, og sende data om valgte signaler over JTAG tilbake til PC'en. Dette var forholdsvis enkelt verktøy å bruke, og hadde mye av den samme funksjonaliteten som en logikkanalysator. Med det medfølgende programmet kunne vi da få opp grafer over signalene som vi hadde valgt.

14.2.7 Logikkanalysator

For å teste signalene som kom ut av transceiveren og ut på bussen, brukte vi IDI's Hewlett Packard logikkanalysator. Bruken av denne enheten er meget enkel; kabler kobles på de pinnene man ønsker å lese av signalet fra. Deretter bruker man programvaren som ligger på enheten til å lese av disse signalene og få ut grafer på lik linje med de vi fikk under simulering og med ChipScopet.

15 Applikasjons protokollen

handshaking protocol, n:

A process employed by hostile hardware devices to initiate a terse but civil dialogue, which, in turn, is characterized by occasional misunderstanding, sulking, and name-calling.

– unknown

15.1 Formål

Dette er protokollen som benyttes mellom sensorkortet og displaykortet på applikasjonslaget. Den er primært ment for å kunne brukes oppå USB, men er i god stil laget for å kunne brukes oppå alternative kommunikasjonsformer, som f.eks TWI.

15.2 Dataformat

Ved å benytte fragmentering har protokollen støtte for å sende lengre meldinger enn hva underliggende lag støtter. Maksimal nyttelast er 127bytes.

15.2.1 Pakkeformat

Første pakke i en serie

Bitnr	0	1-7	8	9-15	16-63
Antall Bit	1	7	1	7	48
Navn	FørstePakke	Lengde	Svar	Type	Nyttedata

Etterfølgende pakker:

Bitnummer	0	1-7	8-63
Antall Bit	1	7	56
Navn	FørstePakke	Offset	Nyttedata

- FørstePakke - Satt hvis dette ikke er første pakke i en forespørsel
- Lengde - Dersom dette er første pakke angir dette feltet den samlede lengden på data som skal overføres.
- Svar - request/reply (request = 0)
- Type - forespørsel/svar-type (se tabell 1)
- Nyttedata - nyttedata

Merk at ikke alle pakker har et nyttelast-felt.

15.2.2 Nyttedata definisjoner

Definisjonene for de forskjellige pakketypene finnes i tabell 1.

15.2.3 Forklaring av parametre

- Bytesfree: Antall ledige bytes i flashminnet på sensorkortet.
- Flashsize: Total størrelse paa flashminnet på sensorkortet.
- SampleID: Et unikt nummer for hver vektor av samples som er lagret på sensorkortet.
- SensorID: Id-nummeret som sensorkortet har for en instans av en sensor. Dette gjør at det ikke er noe i veien for å ha flere ulike sensorer av samme type tilkoblet samme kort.
- Sensortype: Et forhåndsdefinert nummer for hver type sensor som eksisterer.
- Verdi: Verdien til en sensor på et gitt tidspunkt.
- Sekund, minutt, time, dag, måned, år beskriver tilsammen et tidspunkt. Hvert felt er på 8bits, men verdier som tilsammen ikke gir en gyldig dato gir ingen mening.

Type	Funksjon	Forespørselsparametere	Svarparametere
1	GetSampleValue	sampleid:32	verdi:16
		sensorid:8	
2	GetSampleID	sensorid:8	sampleid:32
		år:8	
		måned:8	
		dag:8	
		time:8	
		minutt:8	
		sekund:8	
3	GetSensorType	sensorid:8	sensortype:8
4	SetInterval	sekunder:32	-
5	SensorCurrentValue	sensorid:8	verdi:16
6	GetTime	-	år:8
			måned:8
			dag:8
			time:8
			minutt:8
			sekund:8
7	FlushFlash	-	-
8	SetTime	år:8	-
		måned:8	
		dag:8	
		time:8	
		minutt:8	
		sekund:8	
9	MapType	sensorid:8	-
		type:8	
10	SetInterval	sekunder:32	-
11	GetInterval	-	sekunder:32
12	GetFlashFree	-	bytesfree:32
13	GetFlashSize	-	flashsize:32

Tabell 1: Nyttedata definisjoner

16 Designvalg

"... all the good computer designs are bootlegged; the formally planned products, if they are built at all, are dogs!"

– David E. Lundstrom, "A Few Good Men From Univac", MIT Press, 1987

En del av de valgene vi har gjort krever bedre forklaring. Vi vil her prøve å overbevise leseren om disse valgene.

16.1 Sensorkortet

16.1.1 Fordeling av oppgaver

Et av de tøffeste designvalget vi møtte var hvilke oppgaver FPGA'en og mikroprosessen skulle ha. Det ble tidlig klart at det ville være fordelaktig å bruke mikroprosessen til å håndtere minnet ettersom AVR'en allerede har temmelig god støtte for dette. For å kunne spare strøm ble det da bestemt at de komponentene som ville være mest aktive måtte kobles til AVR'en. FPGA'en fikk da ansvaret for USB-tilkoblingen, fordi vi hadde masse plass ledig, og vi kunne klokke denne temmelig høyt, slik at vi kunne velge mellom high-speed og low-speed USB, etter ønske.

16.1.2 Minnebrikke

Vi trengte en eller annen måte å lagre data på, slik at man ikke mistet dem dersom man skrudde av strømmen. Valget falt da på dataflash fra Atmel. Dette valget var enkelt. Det har et godt definert interface (SPI) som kan brukes av de fleste modeller av Atmel AVR. Det er godt dokumentert, og det finnes masse eksempelkode. Alternativet hadde vært flash fra en annen fabrikant, Compact flash eller SRAM¹⁸ med batteribackup. Compact flash ble forkastet fordi det innebar unødvendig mye kompleksitet. SRAM med batteribackup ble forkastet fordi vi ikke ville ha enda et backup-batteri, og det økte strømforbruket det ville ha innebåret. Når det gjaldt størrelse gikk vi for den største på 64Mbit, slik at vi ville ha minne nok til å drive kortet i flere år sammenhengende uten å måtte slette gammel data.

16.1.3 Strømsparing

Ettersom systemet skulle gå på batteri ble strømsparing raskt et tema. For å kunne få minst mulig strømforbruk gjorde vi en rekke designvalg. Det viktigste er at vi designet strømforsyningen slik at vi kunne skru av strømmen fysisk til FPGA'en. Dette gjør vi ved å splitte opp powerlaget i PCB'en i tre. Hovedlaget har alltid +3.3V, mens de to andre har henholdsvis +3.3V og +1.8V,

¹⁸Static Random Access Memory

men kun dersom det er skrudd på ved at AVR'en legger en linje høy. Tanken her er at USB-systemet vanligvis ikke er i bruk og derfor er det heller ikke noe vits i å kaste bort strøm på det. Like viktig er det at AVR'en har diverse strømsparingsmoduser. Det gjør at vi slipper å ha den aktiv når det ikke skjer noe. Vi kan da ta en måling, sove i en time, for så å ta en ny måling. Til slutt har vi brukt litt tid på å gjøre alle pullups og andre motstander så høye som forsvarlig mulig for å slippe tap i de kretsene.

16.1.4 AVR

Vi kunne velge fritt fra Atmels sortiment av AVR'er. Kravene våre var temmelig enkle. Som et minimum estimerte vi at i kom til å trenge rundt 15kbyte med programminne. Videre trengte vi SPI for å kunne snakke med minnebrikken. Denne måtte så kunne tåle å kjøre på 3.3V slik at vi slapp mange konverteringskretser for forskjellige logikknivåer. Hastighet var av mindre betydning, ettersom vi ikke hadde noen spesielt beregningsmessig intensive oppgaver å utføre med den. Vi ville dog kjøre den på ekstern krystall for å kunne garantere god seriell-kommunikasjon. Vi endte da opp med en ATmega32L. Den hadde nok minne (+ en liten sikkerhetsmargin) og kjørte på 3.3V. Grunnen til at vi ikke valgte ATmega128L var at vi nå kunne bruke In-Circuit Emulator for å gi oss enda flere avlusingsmuligheter.

16.1.5 Sanntidsklokke

For å kunne tidsstemple sensoravlesningene nøyaktig trengte vi en ekstern sanntidsklokke. I tillegg til å kunne angi tiden nøyaktig måtte brikken kunne benytte seg av batteribackup slik at en bruker slapp å stille klokken dersom strømmen ble brutt, f.eks dersom man ville bytte batteri. Valget falt på en seriell krets. Dette for å minimalisere antall pinner vi trengte på AVR'en. Kretsen vi endte opp med å velge har en avansert kalenderfunksjon som gjør at man slipper å regne ut f.eks skuddår.

16.1.6 Debugging

Ettersom dette var et prototypekort, valgte vi å gi oss selv så mange debuggingsmuligheter som overhodet mulig. På AVR'en trakk vi ut kontakt for logikkanalysator på alle de 4 portene. I tillegg la vi ut kontaktpunkt for JTAG, som nevnt i avsnitt 16.1.4 valgte vi ATMega32L slik at vi lettere kunne benytte oss av In-Circuit Emulatorer. På FPGA siden trakk vi opp linjer for JTAG her også. Dette var for å kunne debugge lettere. Ettersom de fleste av oss var temmelig uerfarne med bruk av FPGA valgte vi å ha så mange muligheter som overhodet mulig åpne. Vi la derfor ut linjer for lysdioder, brytere og logikkanalysator.

16.1.7 Konvertering mellom logikknivåer

Kommunikasjonen mellom AVR'en og linedriveren til 1-wire systemet fikk vi problemer med. Dette skyldes at AVR'en vår kjørte på 3.3V, mens linedriveren kjørte på 5V. Ettersom hastigheten

var såpass lav fant vi ut at det burde kunne gå med transistorer. Dette testet vi i labben og fant ut at det gikk tilfredsstillende på hastigheter opp mot 30khz. Ettersom hastigheten maks ville bli 9600kbps mot linjedriveren fant vi ut at dette lå godt innenfor trygge marginer.

16.1.8 Bussen mellom AVR'en og FPGA

Da vi startet prosjektet var vi usikre på hva som ville bli mest effektivt av en I2C-kompatibel buss, eller en egendesignet buss. For å kunne ha muligheten til begge trakk vi opp linjer fra port D på mikrokontrolleren, der vi hadde valget mellom å enten bruke pinnene direkte eller bruke TWI-kjernen i AVR'en. I tillegg trakk vi opp en interruptlinje fra FPGAen i tilfelle vi kom til å trenge en slik. Vi endte til slutt opp med en egenlaget buss, mest fordi I2C kjernen var temmelig kompleks. Det finnes en del ferdigskrevet kode på f.eks opencores som vi kunne ha brukt, men vi endte opp med å la være.

16.2 Displaykortet

16.2.1 Fordeling av oppgaver

Displaykortet følger noe av det samme resonnementet som med sensorkortet. Vi lot AVR'en ta seg av alle statistikkfunksjoner ettersom dette er veldig lett å implementere på en mikroprosessor i f.eks C. I tillegg finnes det her temmelig mye eksempelkode. Videre lot vi den ta seg av kommunikasjonen med displayet, ettersom det har et veldig enkelt serielt interface klart på brikken. FPGA'en fikk også her oppgaven med å ta seg av USB'en, dette kom av et ønske om å kunne dele mest mulig kode mellom de to kortene. Dette til tross for at displaykortet implementerer en USB-host, mens sensorkortet implementerer en USB-device. I tillegg tar FPGA'en seg her av dekodingen av tastaturet, slik at det skal bli lett å bruke for AVR'en.

16.2.2 Strømforbruk

På displaykortet var ikke minimalisering av strømforbruket en stor bekymring. Dette kommer hovedsaklig av at displaykortet er ment til å skrus av og på ettersom man har bruk for det. Derfor vil det heller ikke være noen krise å måtte bytte batteri nå og da.

16.2.3 Komponentvalg

Ved valg av komponenter har flere hensyn spilt inn. Strømforbruk, hvor enkle de er å bruke, leveringstid og kompatibilitet med resten av komponentene var faktorer vi tok hensyn til i valget. Navn og nummer på FPGA var bestemt av typen vi fikk utdelt, og dermed ikke et valg vi hadde noe med. Vi fikk også mikrokontrolleren gratis, men her var valget vårt om hvilken type vi skulle bruke. De andre enhetene måtte kjøpes inn, og dermed kom pris og budsjett også med i vurderingen av hva og hvor mange vi skulle benytte.

16.2.4 Plassering av komponenter

Kortet som er laget er ment å være en prototype, og plassering av komponenter bærer også preg av dette. Kortet er designet med mange alternative løsninger for både kommunikasjon, programmering og debugging. Lederene mellom våre to hovedenheter, mikrokontrolleren og FPGAen, går en stor omvei innom testområdet vårt. Disse kunne selvsagt ha vært plassert mer midt i mellom, men vi valgte i stedet å samle alle komponentene som kun har en funksjon under testing på samme sted. Ellers er enheter som fysisk er nært knyttet sammen prøvd samlet på kortet.

16.2.5 Valg av mikrokontroller

Ettersom displaykortet skulle ta seg av mesteparten av utregningene, sammen med grafikk og menyer, regnet vi med at vi kom til å bruke temmelig mye minne på dette. For å kunne f.eks. tilby forskjellige språk i menyene var det nødvendig å ha plass nok til å ha tekststrenger på flere forskjellige språk inne i flashminnet. Dette kravet om mye minne drev vår beslutning mot Atmega128L. Vi var klar over at 128kbyte var urealistisk mye, men siden dette er en prototype valgte vi å gå for variant der vi i alle fall ikke fikk problemer med å ha for lite minne. Siden C-kode skrevet for en AVR-modell kan overføres til en annen med bare mindre justeringer kan man enkelt nedskalere designet til en billigere brikke dersom prototypen skal videreutvikles til et kommersielt produkt. En nedskalering til ATmega64L vil være ganske triviell, mens en nedskalering til ATmega32L vil kreve en del optimalisering av koden til å bruke mindre SRAM. FPGA'en har i normal modus et logikknivå på 3.3V. Den har et modus for å bruke 5V, men dette må sannsynligvis skrues på på alle pinnene om den skal brukes. Vi vurderte det som enklere å velge en 'L'-versjon av AVR'en, og kjøre denne på 3.3V, enn å kjøre AVR'en på 5.0V og konvertere logikknivået på bussene imellom.

16.2.6 Display

Vi valgte et serielt display fra Scott Edwards Electronics kalt 'G12032'. Vi valgte dette displayet fordi det hadde støtte for både tekst og grafikk. Programmeringsinterfacet er veldig enkelt og kan kobles direkte til AVR'en, forutsatt at man bruker en inverter imellom. Deretter er det mer eller mindre å sende ascii til det for å få ut tekst, mens grafikk er noe vanskeligere med escape-sekvenser og kommandoord. Flere ulike display med seriell kommunikasjon, tekst og grafikkinstruksjoner ble vurdert, deriblant flere med større oppløsning. Disse ble imidlertid forkastet da de fleste krevde enten ganske høye inn-spenninger for drift, eller et sett ulike spenninger, gjerne med ulik polaritet i forhold til jord. Da vi allerede hadde komponenter som krevde flere ulike spenninger (1.8V, 3.3V og 5V) var det avgjørende at displayet nøyde seg med kun +5V inn.

16.2.7 Klokkefrekvensen på AVR'en

Baudrate på UARTene på AVR bestemmes ved at man foretar en relativt grov ned-delning av hovedklokken på AVR'en ved å sette en verdi i et register. For at to UARTer skal være i stand til

å kommunisere må avviket i faktisk baud-rate mellom kommunikasjonspartnerene være lite nok til at man klokke inn siste databit i en byte korrekt. Da mulighetene for å justere baudraten til displayet er svært begrenset, valgte vi en klokkefrekvens for AVRen som kan gi eksakt 9600bps. Valget falt på 7.3728Mhz.

16.2.8 Brukergrensesnittet

Vi valgte å implementere et tekstlig brukergrensesnitt på displayet. Det ble foreslått å bruke et grafisk grensesnitt, men gitt størrelsen på displayet, begrenset minne til å lagre grafikk, og tid til rådighet, fant vi det best å la være. Det kan imidlertid være en mulig utvidelse i en senere utgave.

16.2.9 Tastatur

Tastaturet vi valgte er noe av det mest primitive man kunne komme unna med. For å håndtere dette må man enten scanne aktivt fra AVRen, eller implementere kretslogikk som finner krysningspunktet for tastetrykk, og sender dette videre til AVRen sammen med et interrupt. Da den siste metoden både vil gi langt enklere kode på AVRen, og raskere respons på tastetrykk, valgte vi å implementere den mellomliggende logikken på FPGA'en. Alternativene ville i praksis enten være å scanne for tasteinput mange steder i koden, eller implementere tråding.

16.2.10 Bussen mellom AVR og FPGA

Ettersom displaykortet endte opp med å bruke en ATmega128L, så vi ikke noe poeng i å rasjonere på hvor mange ledere som var trukket opp mellom AVR og FPGA. Muligheten for flere 3 ulike kommunikasjonsmåter ble holdt åpne ved at minnebussen og TWI, samt interruptlinje, ble trukket opp mellom AVR og FPGA. Vi ønsket primært å forsøke å implementere en USB-kontroller som ovenfor AVRen oppførte seg som en minnebrikke (memory mapped I/O). Dette ville gjort grensesnittet fra AVR-siden meget enkelt. Implikasjonen var imidlertid at implementasjonen på FPGAen ville bli desto mer kompleks, og vi fant det derfor greiest å bruke portene på minnebussen som generelle IO-pinner.

16.2.11 Protokollen mellom kortene

Det ble sett på muligheten for at sensorkortet kunne oppføre seg som en USB memory stick, med et enkelt filsystem. Dette ville gjort det enklere å hente ut data fra sensorkortet til en PC. Dersom dette ble brukt som kommunikasjonsprotokoll mellom kortene ville det gjort det enklere å teste begge kortene enkeltvis, og støtte for at displaykortet kunne ta backup av data fra et sensorkort til en memory-stick ville vært enkelt å implementere. Vi kom imidlertid til at dette medførte en unødvendig stor overhead, og ville ta såpass mye tid å implementere at gevinsten ved økte testmuligheter sannsynligvis var spist opp.

16.3 Strømforsyningen

Strømforsyningen ble laget som en separat PCB. Dette skyldes delvis at vi ikke var ferdig med designet når vi hovedkortene skulle produseres og delvis at vi ønsket å kunne teste mer før vi bestemte oss for designet. Alle tilkoblinger skal være for kabling på 1,5mm². Dette for å garantere liten resistans i kablingen mellom kortene. Sensorkortet og displaykortet har noe ulike krav til spenninger og strømtrekk. Vi har allikevel bestemt at strømforsyningskortet skal ha samme PCB utlegg. Dette for å forenkle design og produksjon.

16.4 Lyssensor

Vi valgte komponenten TSL250R fremfor en enkle LDR¹⁹ fordi vi på den måten fikk en enklere styring av kretsen. Prisen på komponenten forsvarte også dette valget. Grunnen til at vi valgte å benytte opamper for tilpassing fremfor å la TSL250R styre utgangen direkte skyldes delvis at vi ønsket impedanstilpassing for å unngå støy og delvis at vi ønsket å tilpasse spenningsnivået slik at vi kunne utnytte AD-konverterens konverteringsområde bedre. Vi valgte å legge opampene på kortet sammen med TSL250R, ikke på hovedkortet, utelukkende for å begrense støy på kabelen. For å oppnå riktig tilpassning har vi montert et analogt buffer på inngangen på hovedkortet.

¹⁹Light Dependent Resistor

17 Testing

Vi har lagt vekt på å gjøre systemet testbart i hele prosessen, helt fra komponentvalg og design til implementasjon. Grunnet tidspress fra vi fikk PCB'ene tilbake fra produksjon frem til avslutning måtte vi kutte noe ned på hvilke tester som kunne utføres og hvilke av disse som skulle dokumenteres.

Det har også foregått en kontinuerlig prosess med testing parallelt med utviklingen av så vel maskinvare som programvare. Mye av den jobben som ble lagt ned her er ikke dokumentert, men har ført til at vi har fått en mengde subkomponenter til å fungere som ønsket uavhengig av status for hele systemet. I denne prosessen ble det også utviklet flere PCB'er og testkoblinger, disse er nærmere dokumentert i kap. 17.9.

Grunnet feil i PCB utlegget har vi ingen FPGA som fungerer på kortene vi skulle teste. Vi har derfor besluttet og teste VHDL-koden på testkort fra Memec (Nærmere beskrevet i kap 14.2.4). Dermed vil ikke tester som omfatter FPGA kunne foretas på PCBen som er en del av systemet, siden testene er tilpasset det aktuelle testkortet.

17.1 Test av systemet

For hver test som er gjennomført står det oppfør en rubrikk for "Resultat/ feilnr.". Dersom testen feiler vil det her stå ett "feilnr." som er videre forklart i kap. 17.8. Her finnes det en beskrivelse av feilen og hva som er gjort for å utbedre denne dersom dette har vært mulig.

For tester som krever spesielle testprogram skal disse programmene skrives før testen starter. Vi regner tester av subsystemer kun som tester for intern bruk og det er dermed ikke lagt vekt på dokumentasjonene av disse. Det er ingen krav til at disse programmene er tilgjengelig når testen er avsluttet.

17.1.1 Nummerering av tester

Testene er nummerert etter følgende format X-n. Der n er et løpenummer fra 1 og oppover og X har betydning gitt i tabell 2.

X	Delsystem
0	Hele systemet
1	Sensorkort
2	Displaykort
3	Strømforsyningskort
4	Lyssensor
5	PCB

Tabell 2: Delsystemer

17.1.2 Nummering av feil

Feilnummer er laget ut fra følgende system XF-n hvor X er som listet i tabell 20 og n er et løpenummer.

17.2 PCB

Systemet består av flere enkeltstående PCBer. I tabell 4 er det beskrevet hvordan vi testet og utfallet av disse testene for hver enkelt av PCB'ene.

Test nr.	Beskrivelse av test	Forventet resultat	Resultat/ feil nr.		
			Sensorkort	Displaykort	Strømforsyning
5-1	Kontroller kortet for åpenbare feil og mangler	Alle silketrykk og footprint er som forventet	OK	OK	OK
5-3	Kontroller at alle komponenter er med på PCB	Alle komponenter som er tegnet på skjemategninger er også på PCB	OK	OK	OK
5-4	Mål for kortslutning mellom VCC og GND, mål også mellom alle ulike VCC	Ingen kortslutning	OK	5F-1	OK
5-5	Monter alle komponenter og mål for kortslutning etter hver montering	Ingen kortslutning	5F-2	5F-3	OK
5-6	Koble til strømforsyningskort (test av strømforsyningskort må gjøres først) og mål driftsspenninger på alle komponenter som skal ha dette	Spenninger stemmer med datablader og skjemategninger	OK	5F-4	OK

Tabell 4: Test av PCB

17.3 Sensorkort

Alle tester i dette delkapitlet skal utføres med spenning på systemet.

17.3.1 Mikrokontroller

I tabell 6 er våre tester av mikrokontrolleren og dens undersystemer. Test av mikrokontroller mot FPGA er listet i egen tabell (Se kap. 17.3.3).

17.3.2 FPGA

I tabell 8 er det listet opp tester som kun gjelder FPGA-designet for sensorkortet. Det er verdt å merke seg at FPGA'en kun implementerer kommunikasjon og dermed ikke har noen funksjonalitet uten å være tilkoblet mikrokontrolleren. Vi har allikevel valgt å teste denne som en frittstående enhet. Kommunikasjonsdelen sammen med AVR er dokumentert i kap. 17.3.3.

17.3.3 Mikrokontroller og FPGA

I tabell 9 er det listet tester for kommunikasjon mellom mikrokontroller og FPGA på sensorkortet.

17.4 Displaykort

Alle tester i dette kapitlet skal utføres med spenning på systemet.

17.4.1 Mikrokontroller

I tabell 11 tester av mikrokontrolleren og dens undersystemer. Test av mikrokontroller mot FPGA er listet i egne tabell (Se kap. 17.4.3)

17.4.2 FPGA

I tabell 13 er det listet opp tester som kun gjelder FPGAen på displaykortet. Kommunikasjonsdelen sammen med AVR er testet i kap. 17.4.3.

17.4.3 Mikrokontroller og FPGA

I tabell 53 er det listet tester som tester kommunikasjon mellom mikrokontroller og FPGA.

17.5 Strømforsyning

Strømforsyningen er testet før alle andre delsystemer. Dette gjør at vi kan utelukke feil på strømforsyningen dersom andre enheter ikke skulle gi ønsket respons. Testene er beskrevet i tabell 15.

17.6 Lyssensor

For at vi skulle kunne sikre at evt. problemer med analogsensoren ikke hadde med dette kortet å gjøre ble denne testen utført før vi testet kortet sammen med sensorkortet. Se tabell 16.

Test nr.	Beskrivelse av test	Forventet resultat	Resultat/ Feil nr.
6-1	Teste sending av data-pakke vha. test-bench på AVR og ChipScop	Korrekt utformet waveform	
6-2	Teste sending av setup-pakke vha. test-bench på AVR og ChipScope	Korrekt utformet waveform	
6-3	Teste mottak av ACK/NAK-pakke vha. sensorkort USB og ChipScope	Korrekt utformet waveform	Ikke gjennomført
6-4	Teste mottak av data-pakke vha. sensorkort USB og ChipScope	Korrekt utformet waveform	Ikke gjennomført
6-5	Teste sending av data-pakke vha. test-bench på AVR og logikkanalysator	Korrekt utformet waveform	OK
6-6	Teste sending av setup-pakke vha. test-bench på AVR og logikkanalysator	Korrekt utformet waverform	OK
6-7	Teste mottak av data-pakke på AVR vha. sensorkort USB	Korrekte verdier på display	Ikke gjennomført
6-8	Teste mottak av ACK/NAK på AVR vha. sensorkort USB og logikkanalysator	Ingen output på display og korrekt utformet waveform på logikkanalysatoren	Ikke gjennomført
6-9	Trykk en tast på tastaturet og register hvor vidt denne tasten fungerer	Forventet reaksjon	2F-1

Figur 53: Kommunikasjon mellom FPGA og AVR

17.7 Systemtest

Det er utarbeidet tester for hele systemet. Siden vi ikke fikk tid til å implementere kommunikasjon ble ikke disse testene utført, men de er likevel listet opp i etterfølgende tabell 18.

17.8 Tester som feilet

I tabell 20 alle tester som feilet med beskrivelse av feil og hva som er/ kunne vært gjort for å rette opp feilen samt konsekvenser det fikk for videre test av systemet.

17.9 Testkort

Vi har utviklet flere testkort for kunne verifisere kode og design underveis i utviklingen. Disse kortene har hver for seg blitt brukt til å teste kodefragmenter og designbeslutninger. Kortene har ikke vært benyttet for å teste mer sammensatte systemer. Testingen av sammensatte systemer er gjort vha. testene som er beskrevet i de foregående kapitlene.

Kortene vi har laget har vært for testing av:

- Sanntidsklokke
- Flashminne (1Mbit version)²⁰

17.9.1 Sanntidsklokke

Dette kortet ble laget for å kunne teste ut programvare skrevet for å kommunisere med RTC (Real Time Clock). Kortet består av kretsen DS1302[10] som skulle testes. For at denne komponenten skal fungere må den ha en oscillator på riktig frekvens, denne har vi også inkludert på kortet. RTC kretsen har også blitt utstyrt med en avkoblingskondensator. For at kortet skal være enkelt å bruke, og slik at det skal oppføre seg mest mulig likt kretsen på sensorkortet, har vi benyttet samme kobling mot AVR. Dvs. at vi har lagt alle pinner som skal brukes på RTC ut til en 2 ganger 6 pinneres koplingslist. Det er her satt av 8 pinner til data og 2 til VCC og GND som forsynes fra STK500 under test. Kortet kan på denne måten kobles til hvilken som helst port på STK500 via en standard flatkabel. Kortet har også to tilkoblinger for backupbatteri, dette er en funksjon som gjøre at klokken ikke resettes selv om strømmen blir borte. Skjema og bilde av kortet finnes i figur 108 ivedlegget. Kortet har vært helt avgjørende i utviklingen av programvare for denne modulen.

17.9.2 Minnebrikke

Kortet for å teste minnebrikken består kun av minnebrikken og en tilkoblingslist tilsvarende den som er benyttet på sanntidsklokken. Dette gjør at vi kan benytte en flatkabel mellom STK500 og testkortet, gjennom denne forsynes også testkortet med strøm. Vi har også utstyrt kortet med mulighet for å lodde på termineringsblokk slik at vi skulle kunne koble til en annen strømforsyning om det skulle bli nødvendig. Denne muligheten ønsket vi å ha åpen slik at vi kunne koble testkortet til sensorkortet om det skulle vise seg at vi ikke fikk riktig minnebrikke i tide. Skjema og bilde av dette kortet finnes i figur 110. Dette kortet ble brukt til å debugge og tilpasse koden som var skrevet for minnehåndtering. Testkortet gjorde at vi kunne garantere at minneprogramvaren var korrekt før vi satte delen sammen

17.9.3 Linedriver

Vi laget også et kort for å teste linedriveren som brukes sammen med OneWire systemet. Kortet består av linedriveren, tilkoblingsrekke mot STK500, RJ11-plugg og avkoblingskondensator. Pinnen som brukes til å koble mot STK500 er laget slik at kobler mot UART porten på mikrokontrolleren. RJ11 pluggen har samme konfigurasjon som tilsvarende plugg på sensorkortet. På dette testkortet har vi ikke samme problem som på sensorkortet mtp. konvertering fra 3,3V logikk til 5V, dette skyldes at kortet er benyttet sammen med AVR med driftspenning på 5V. Testkortet har ikke montert ESD-diode slik som sensorkortet har, dette skyldes først og fremst at vi ikke hadde komponenten tilgjengelig når testkortet ble laget, men også at denne ikke er strengt nødvendig for å teste funksjonalitet. Linedrivertestkortet gjorde at vi fikk, kanskje det mest kritiske, delsystemet som skulle kommunisere med sensorene riktig på et langt tidligere stadie i prosjektet enn vi ville hatt dersom vi måtte vente på sensorkortet for teste/ feilsøke. Skjemategning og bilde for dette kortet finnes i figur 112 i vedlegget.

17.9.4 USB tranceiver

Da vi innså at vi ikke ville kunne beholde FPGA funksjonaliteten på displaykortet pga. gal footprint for FPGAen, ble løsningen å bruke et FPGA testkort. Testkortet vi brukte var et Memec Virtex II System Board. Til dette fulgte det med et kommunikasjonskort med usb transceiver og plugg. Dette kortet var imidlertid konfigurert for å fungere som USB-device, og siden vi på displaykortet skulle implementere en USB host, så vi oss nødt til å lage et eget kort for det fysiske interfacet mot USB-bussen. Kortet er tilpasset bruk som host ved at det har en USB-host plugg, to pulldown motstander på datalinjene, og mulighet for å levere +5 volt til devicene på bussen. Skjemategning for dette kortet finnes i vedlegget (figur 113).

17.9.5 Logikkknivåkonvertering

Siden vi på to steder i designet måtte konvertere logiskesignaler fra 3,3V til 5V og motsatt måtte vi finne en fornuftig måte å gjøre dette på. Det finnes en mengde kretser på markedet for å gjøre dette, men siden vi hadde signaler med lav frekvens og kravene til nøyaktighet var relativt små prøvde vi å finne en annen måte for dette. Grunnen til at vi ikke ville bruke en ferdig krets var først og fremst at vi var usikre på levering og pris. Vi valgte å bente en standard NPN transistor av typen BC547b. Koblingen vi brukte gjorde signalet invertert og derfor benyttet vi en inverter i koblingen også. For å få et så stabilt og pent signal som mulig valgte vi å bruke en inverter med Schmitt-trigger inngang. Dette er en komponent med en hysteresefunksjon for overgangen mellom logisk en og logisk null. For å verifisere at denne koblingen ville fungere ved de hastighetene vi var avhengig av ble det hele koblet opp og testet. Spenninger og tidsforsinkelser ble avlest på oscilloskop.

17.9.6 Spenningsstabilisering

For å kunne garantere riktige spenninger fra strømforsyningskortet ble LM317 koblet opp og testet. Hovedgrunnen til at vi gjorde dette var for å verifisere motstandsverdiene som avgjør utspenningen fra LM317 kretsen. Vi benyttet også testkoblinger for å forsikre oss om at kretsen kunne gi tilstrekkelig strøm over lengre tid.

17.9.7 Konklusjon

Alt i alt har disse kortene og testkoblingene vært avgjørende for utviklingen av programvare og design for sensorkortet. Vi har vha. disse redusert feilsøkingen til små undersystemer. Dette har gjort at feil har vært betraktelig enklere å lokalisere og rette opp i allerede på et tidlig stadiet i utviklingen. Spesielt har utviklingen av kortene gitt oss trening i bruk av programvare for skjemategninger og kortutlegg, ved siden av erfaring med lodding som har gjort jobben med montering på de store kortene enklere. Det har ved utvikling av testkortene hele tiden vært et mål å gjøre dem så like kortene de skulle erstatte som mulig. Dette for vi skulle kunne garantere at

koden som kjører på et testkort også kjører på de virkelige kortene, dette har vi lyktes med i stor grad. Testkoblingene våre har også vist seg å fungere i det virkelige designet.

17.10 Endringer som ble gjort på kortene

Når vi fikk sensorkortet og displaykortet tilbake fra produksjon oppdaget vi noen feil og mangler som vi utbedret. Under følger en forklaring av hvordan vi løste de problemene som ble oppdaget

Display hadde ikke spenning

Grunnet feil i skjematgninger og PCB utlegg hadde ikke displayet driftspenning. Dette ble løst ved å lodde på ledninger på undersiden av kortet. Riktig spenning var lett tilgjengelig rett ved displayet.

Kortslutning på displaykortet

Displaykortet hadde kortslutning mellom planene for GND og 3,3V. Dette ble løst ved å borre opp de viaene som var kortsluttet.

Tastatur og mikrokontroller

I utgangspunktet var det meningen å koble tastaturet til mikrokontrolleren gjennom FPGAen. Men siden FPGA ikke ble montert på kortet besluttet vi å omgås denne beslutningen. Måten vi løste dette på var å designe et kort bestående av en integrert brikke for design dekoding. Denne heter 74x922. Kretsen trengte kun to kondensatorer for å fungere som ønsket. Driftspenning til kretsen tok vi fra nærmest mulig sted på undersiden av kortet. I tillegg til dette måtte vi lodde på noen ekstra ledninger på undersiden av kortet. Denne løsningen viste seg å fungere utmerket.

Bytte av TXD og RXD

På sensorkortet var elektronikken som konverter fra 3,3V til 5V byttet om på TXD og RXD. Dvs. retningen på koblingene var byttet om. Måten vi løste dette på var å bytte om hvordan pinnene på AVR'en gikk ned i sokkelen i tillegg til å krysskoble to jumpere på kortet.

Test nr.	Subkomponent	Beskrivelse av test	Forventet utfall	Resultat/ Feilnr.
1-1	ingen	Koble til STK500 via ISP pluggen og programmer brikken	Brikken lar seg program- mere	OK
1-2	ingen	Skriv et testporgram som skriver noe til en tilgjengelig utgang. Koble til logikkanalyasator på utgang på AVR.	Logikkanlaysatoren skal gi respons i henhold til testprogram	OK
1-3	ingen	Koble til JTAG ICE og les av registerinnhold.	Registere lar seg lese av	OK
1-4	Minne	Lag et testprogram som skriver til minne og leser dette ut igjen. Det skal skrives en indikator til en av portene på kontrolleren for resultat	Forventet resultat avlest på port	OK
1-5	Minne	Fortsett fra testen over. Koble fra spenningen til kortet. Koble til spenningen igjen. Avles respons på utgang.	Forventet resultat avlest på port	OK
1-6	Sanntidsklokke	Lag et testprogram for å stille klokke. Programmet skal videre lese av klokken og vise dette på en måte som gjør at responens fra klokken lar seg lese av.	Klokken viser tegn til å endre tidspunkt	OK
1-7	Sanntidsklokke	Fortsett testen over, men koble fra spenningen til kortet. Testprogrammet skal fortsette å vise tiden når spenningen kobles til igjen.	Klokken viser tidspunkt i henhold til den tiden spennin- gen har vært borte	OK
1-8	Analog sensor	Lag et testprogram som leser av analogsensoren og skriver dette til en port (Lyssensoren må testets først).	Porten gir respons i henhold til testprogram og lysforhold	OK
1-9	Digital sensor	Lag testprogram for å detektere linedriver	Linedriver detekteres	1F-1
1-10	Digital sensor	Lag testprogram for å detektere sensorer på One-Wire bussen	Sensorer detekteres	OK
1-11	Digital sensor	Lag testprogram for å teste alle sensorer	Sensorene detekteres	1F-2
1-12	Digital sensor	Lag testprogram for å kommunisere med sensorer.	Data avleses som forventet	OK

Tabell 6: Test av mikrokontrolleren.

Test nr.	Funksjon som testes	Beskrivelse av test	Forventet resultat	Resultat/ Feilnr.
2-1	JTAG grensesnitt	FPGA koples til en PC via JTAG	PC programvare detekterer FPGA	Ok
2-2	Programmering	Testprogram overføres til FPGA via JTAG	"Done"-pinne på FPGA indikerer at programmering er fullført	Ok
2-3	Programmering	Testprogram overføres til FPGA fra PRO	"Done"-pinne på FPGA indikerer at programmering er fullført	Ok
2-4	FPGA	FPGAen resettes	FPGA resetter seg selv og inntar starttilstand	Ok
2-5	FPGA	Testprogram (med blinkende lysdioder) overføres til FPGA	Lysdioder blinker	Ok
2-6	AVR grensesnitt	En testpakke (1 byte) sendes til AVR	AVR rapporterer at pakke er mottatt	OK
2-7	AVR grensesnitt	En testpakke (1 byte) sendes fra AVR	FPGA rapporterer at pakke er motratt	OK
2-8	USB kommandotolker	Kommando "skriv pakke" med påfølgende Byte sendes inn til enheten	Pakke lagret i buffer	Ok i simulering
2-9	USB Kommandotolker	Pakke leses ut for videresending til USB kontroller	Pakke hentes Byte for Byte og legges ut på datapinner	OK i simulering
2-10	USB Kommandotolker	Kommando for lesing av interrupt-register sendes inn	Pakke hentes Byte for Byte og legges ut på datapinner	OK i simulering
2-11	USB Kommandotolker	Kommando sendes inn fulgt av adressen	Korrekt adresse settes og legges ut på pinner for bruk i USB Kontroller	OK i simulering
2-12	USB Kommandotolker	Kommando sendes inn	Pakke leses ut fra buffer og legges ut på datapinner for videresending til AVR Grensesnitt	OK i simulering
2-13	USB Kontroller	En SETUP-token sendes inn	Tilstandsmaskinen kommer i riktig tilstand og venter på en innkommende DATA-pakke	OK i simulering
2-14	USB Kontroller	En OUT-token sendes inn	Tilstandsmaskinen kommer i riktig tilstand og venter på en innkommende DATA-pakke	OK i simulering
2-15	USB Kontroller	En IN-token sendes inn	Tilstandsmaskinen kommer i riktig tilstand og sender en DATA-pakke (for ledig)	OK i simulering

Test nr.	Testnavn	Beskrivelse av test	Forventet resultat	Resultat/ Feil nr.
3-1	Sending til AVR	AVR grensesnitt	En testpakke (str. 1 Byte) sendes til AVR	AVR rap- porterer at pakke er mottatt
3-2	Sending fra AVR	AVR grensesnitt	En testpakke (str. 1 Byte) sendes fra AVR	FPGA rap- porterer at pakke er mottatt

Tabell 9: Test av FPGA kommunikasjon mot AVR

[illegible]

Test nr.	Funksjon som testes	Beskrivelse av test	Forventet resultat	Resultat/ Feil nr.
5-1	topp	Koble til aktuelt utstyr for å programmere enheten	Program leses inn	OK
5-2	topp	Koble til JTAG og les ut informasjon	Informasjon er tilgjengelig	
5-3	Testkort	Programmere FPGA'en	Display skal vise 1	OK
5-4	Transmitter /toppnivå	Teste sending av en setup-pakke vha. Modelsim og VHDL testbench	Korrekt utformet waveform	OK
5-5	Transmitter /toppnivå	Teste sending av data-pakke vha. Modelsim og VHDL testbench	Korrekt utformet waveform	OK
5-6	Transmitter /toppnivå	Teste sending av token-pakke vha. Modelsim og VHDL testbench	Korrekt utformet waveform	OK
5-7	Receiver /toppnivå	Teste mottak av data-pakke vha. Modelsim og VHDL testbench	Korrekt utformet waveform	OK
5-8	Receiver /toppnivå	Teste mottak av ACK/NAK-pakke vha. Modelsim og VHDL testbench	Korrekt utformet waveform	OK
5-9	Tastaturmodul	Test polling av tastatur og utsending av data i henhold til trykket tast	Korrekt dataverdi på utgangen på FPGA, pinne for interrupt settes også	Ikke testet

Tabell 13: Test av FPGA på displaykortet

Test nr.	Beskrivelse av test	Forventet resultat	Resultat/ Feil nr.
7-1	Koble til belastning som trekker 100mA på hver av de ikke-kontrollerte strømutgangene. Mål levert spenning. Kontroller at korrekt LED lyser.	Spenninger som tilsvarer spesifisert spenning +/- 10%. LED lyser	OK
7-2	Kortslutt inngangen for kontroll mot 3,3V ikke-kontrollert. Belast utgangene med 100mA. Mål leverte spenninger. Kontroller at korrekt LED lyser.	Spenninger som tilsvarer spesifisert spenning +/- 10%. LED lyser	OK
7-3	Koble inn batterilader. Koble på batterieliminatør. Lad batteriet i 90 minutter. Koble fra batterieliminatør.	Utganger skal ha korrekt spenning	3-F1

Tabell 15: Test av Strømforsyning

Test nr.	Beskrivelse av test	Forventet resultat	Resultat/ Feilnr.
8-1	Koble til 5 volt og jord på korrekte pinner. Mål spenning på utgangen.	Spenningen skal endre seg avhengig lysstyrken sensoren belyses med.	OK

Tabell 16: Testing av lyssensor

Test nr.	Beskrivelse av test	Forventet resultat	Resultat/ Feil nr.
0-1	Koble sensorkort og displaykort sammen. Prøv å stille klokka fra displaykortet.	Klokke stilles på sensorkortet	Ikke gjort
0-2	Koble sensorkort og displaykort sammen. Prøv å sette samplingsintervallet.	Samplingsintervallstilles.	Ikke gjort
0-3	Koble sammen kortene. Skru på displaykortet og se at sensorkortet "våkner" ved USB-aktiviteten.	At displaykortet skal være på ved påknappen og sensorkortet på ved USB-aktivitet.	Ikke gjort
0-4	Hele systemet testes, dvs sensorkort og displaykort kobles sammen, noen målinger tas og noen data finnes fram på displayet. Systemet evalueres.	At alt fungerer	Ikke gjort
0-5	Koble på en datamaskin med AVR Studio på sensorkortet og se at det foretas målinger med gitte mellomrom. Koble på logikkanalysatoren og se til at det ikke er noe aktivitet på kortet mellom målingene.	At sensorkortet "vekker" og "sovner" selv.	Ikke gjort
0-6	Gjør noen målinger med sensorkortet ikke tilkoblet displaykortet. Sjekk vha logikkanalysatoren at det ikke er aktivitet på FPGAen mens sensorer avleses.	At FPGAen ikke er aktiv ved sensoravlesning.	Ikke gjort
0-7	Få en utenforstående person til å teste systemets brukervennlighet.	At brukeren er fornøyd med systemet og synes det er lett å bruke uten for mye knot.	Ikke gjort

Tabell 18: Systemtester

Feil nr	Feil	Utbedring (hva)	Konsekvenser
2F-1	Det er ikke implementert støtte for tastatur i FPGA	Det ble laget eget kort for denne funksjonaliteten	Ingen
5F-1	Kortslutning mellom VCC 3,3V og GND	Vias borret opp	Ingen, en bane som ikke er i bruk ble brutt.
5F-2, 5F-3	FPGA har feil footprint	Ikke mulig å rette opp	All funksjonalitet på FPGA ble flyttet ut på testkort
5F-4	VCC til display er ikke tilstede.	Loddet på ledninger	Ingen
1F-1	Linedriver ble ikke detektert. Nivåtilpassingen var tegnet feil vei på skjemategninger	Byttet om TX og RX på AVR i tillegg til krysskobling av to jumpere	Ingen
3F-1	Batteriladertest er ikke gjennomført. Dette skyldes at batteripakken som var bestilt aldri kom	-	Få, systemet kan likevel benytte batterieliminator som spenningskilde
1F-2	Alle sensorene som var tilkoblet ble detektert, men fordi vi ikke mottok alle sensorene vi hadde bestilt er ikke alle kravene oppfylt mtp. hvilke forhold som skulle kunne avleses.	-	Ikke alle værforhold som er nevnt i kravspekken kan ikke avleses
10F-4	Toppnivå test ikke bestått fordi enheter ikke er satt sammen	-	USB funksjon ute av drift
10F-6	Test ikke gjennomført fordi denne funksjonaliteten ikke er implementert	-	Feilsjekk av USB-pakker ute av drift

Tabell 20: Tester som feilet

18 Aktuelle utvidelser

FORD: Six pints of bitter. And quickly please, the world's about to end.

BARMAN: Oh yes, sir? Nice weather for it.

– Douglas Adams, The Hitchhikers Guide To The Galaxy

18.1 Hardware

18.1.1 (Korrekt) FPGA

Testkortet vårt hadde feil footprint på FPGA'en (OBS! Gerberoutputen i appendixet er PCB'en som ble produsert, og ikke rettet opp). Skjemategningene er likevel korrekte. Problemet oppstod da vi skulle mappe pinne 1 til pinne 1 på pakken. Vi benyttet feil standardpakke til PQFP208, der pinne 1 sto midt på en av sidene, i stedet for i hjørnet. Dette gjorde hele PCB'en ubrukelig til testformål i forbindelse med FPGA software. Dette problemet ble løst ved at vi benyttet testkort til prototyping.

18.1.2 Testpod mellom FPGA og USBtransceiveren

Etter en del testing oppdaget vi at det kunne være greit med en pod å koble seg til. Slik at man kan verifisere at dataene ut fra FPGA'en er riktig og man slipper å undre seg over om det er feil på transceiveren. Spesielt når footprinten vår på FPGA'en ikke ble riktig var det viktig. Da kunne vi ha brukt poden til å koble oss direkte på.

18.1.3 TWI

Det ble lagt opp linjer for TWI (Two Wire Interface, eller I2C) på begge kortene. Tanken var å ha et alternativ til USB. Spesielt i en nedstrippet versjon av begge kortene, for å gjøre dem billigere eller dersom man ikke ønsker å bruke USB.

18.1.4 Alternative USB løsninger

Etterhvert som vi jobbet kom vi over en del alternativer til vår USB-løsning. Det finnes en rekke ASICs og andre ferdige produkter til dette formålet. Man kan f.eks bruke PDIUSBD11D. Det er en integrert krets som oversetter fra I2C til USB. Men slik oppgaven var gitt var litt av poenget å implementere USB på en FPGA, derfor benyttet vi ikke denne løsningen.

18.1.5 RS232 kommunikasjon

Å kunne koble til en gammeldags terminal (type vt330) kan være nyttig, og er heller ikke vanskelig. Hovedproblemet vil ligge i eventuell plassmangel på sensorkortets AVR, i og med at denne nå må ta vare på hele menystrukturen som ellers har blitt forvist til displaykortet eller en datamaskin. Dette kan også være aktuelt for å øke antall debuggingsmuligheter. Dette ble nedprioritert pga tidsmangel.

18.1.6 Større display

Det lille displayet egnet seg ikke så godt for grafer. Det hadde vært interessant å prøve et større display for dette formålet. Spesielt vanskelig var det å få inn benevning på aksene. Skal vi ha et større display krever det imidlertid en ekstern minnebrikke, dersom vi skal beholde dagens programvareløsning, der hele skjermbildet bufres i minnet på AVR'en og så tegnes i sin helhet.

18.1.7 Underklokke mikrokontrolleren

For å kunne spare enda mer strøm kan det være interessant å prøve å klokke AVR'en enda lavere. Som regel betyr det enda mindre effektforbruk.

18.2 Software

18.2.1 Utvidet PC software

Skikkelig PC software med støtte for komplisert statistikkføring. I tillegg bør det være mulig å legge inn dataene inn i en felles database. Det en kunne tenke seg her er f.eks en felles database med flere værstasjoner.

18.2.2 Støtte for USB memory-stick

Et av alternativene vi vurderte for designet av displaykortet var å støtte USB memory-stick. Dersom vi integrerer en USB hub sammen med USB hosten på displaykortet kan vi la brukeren koble inn en memory-stick og kopiere ut data fra sensorkortet. Disse kan så enten brukes til å generere statistikk på displaykortet, ved et senere tidspunkt, eller på en PC for nærmere analyse.

18.2.3 Utviding av minnedriver

Måten vi lagerer data på minnebrikken gjør det problematisk å stille klokken. Det kan derfor være ønskelig å forandre minnedriveren til å benytte en annen struktur som tillater relativt raske søk, selv om data ikke ligger sortert på brikken.

19 Diskusjon

“There was, it appeared, a mysterious rite of initiation through which, in one way or another, almost every member of the team passed. The term that the old hands used for this rite – West invented the term, not the practice – was ‘signing up.’ By signing up for the project you agreed to do whatever was necessary for success. You agreed to forsake, if necessary, family, hobbies, and friends – if you had any of these left (and you might not, if you had signed up too many times before). “

– Tracy Kidder, "The Soul of a New Machine"

19.1 Arbeidsflyt

Ettersom vi var temmelig mange som skulle ta faget i år (11 stykk), ble vi splittet opp i to undergrupper. Det ble da bestemt fra fagstabens side at vi skulle lage to separate PCB'er med to distinkte funksjoner. Det ene kortet skulle skulle stå for innsamling av data (sensorkortet), mens det andre skulle kunne vise frem informasjonen (displaykortet). 6 studenter skulle jobbe med sensorkortet, mens 5 stykker skulle jobbe med displaykortet. Inndelingen av gruppene sto fagstaben for. Vi prøvde så langt det var å la alle få prøve seg på de forskjellige aspektene ved prosjektet (PCB design, C og VHDL).

Det ble tidlig i prosjektet valgt en leder som skulle stå ansvarlig for møter og framgangen i prosjektet. I tillegg fant vi fort ut at de to undergruppene trengte en leder, så vi valgte en der også.

19.2 Erfaringer

19.2.1 Teamarbeid

Vi fokuserte vi ekstra mye på kommunikasjonsflyt og samarbeid. Vi opprettet et fellesområde med et CVS tre der alle kunne commite kode og dokumentasjon ettersom man ble ferdig med det. I tillegg hadde vi en mailingliste der vi kunne diskutere fritt, med faglærere som fulgte med på listen. Vi hadde også en webside, men den ble temmelig lite brukt ettersom alle hadde tilgang til filområdet.

19.2.2 Tutorials

Mesteparten av opplæringen i faget skjedde ved hjelp av tutorials. Disse dekket en rekke temaer, inkludert opplæring i bruk av elektroniske verktøy for design av PCB'er (Expedition PCB fra Mentor), Etsing av selvlagde PCB'er, innføring i VHDL, logikkanalysator og programmering for AVR.

19.2.3 Softwareutvikling på AVR.

De fleste på gruppen hadde allerede temmelig mye erfaring med programmering fra før. Vi bestemte oss tidlig for å bruke GCC som kompilator i stedet for en kommersiell løsning, til tross for at IDI har lisenser på f.eks IAR kompilatoren. Dette var fordi vi ønsket å kunne benytte våre eksisterende kunnskaper om GCC kompilatoren i prosjektet. At kompilatoren er gratis gjør det også mulig for gruppemedlemmene å jobbe hjemme med prosjektet. Mesteparten av testing og utviklingen av koden skjedde mot STK500 kortet som er utmerket for dette formålet. Dette gjorde oss i stand til å teste enkeltkomponenter uten å ha en skikkelig PCB å prøve mot, samt vi kunne distribuere arbeidet bedre.

19.2.4 Softwareutvikling på FPGA

Gruppen hadde ingen erfaring med VHDL før prosjektet. Her var det mye læring mens vi holdt på med prosjektet. En god del erfaring ble trukket fra datamaskinkonstruksjonsfaget (som gikk parallelt). Her fikk vi en oppgave der vi skulle implementere en mikroprosessor fra grunnen av. Dette gav oss en del erfaring før vi skulle implementere USB-host og USB-device. Vi fikk også her tak i et utviklingskort kalt “Virtex2 System board”, laget av Memec design. Med tilleggskortet “P-160 Comm extension board”, fikk vi muligheten til å teste USB direkte på et utviklingskort.

19.2.5 Forelesninger

Faget hadde et par forelesninger felles med datamaskinkonstruksjonsfaget. Dette hjalp litt på forståelsen av f.eks VHDL og FPGA-teknologi. Vi hadde dog foretrukket litt flere forelesninger om VHDL før vi satt i gang.

19.3 Ting som burde ha blitt gjort anderledes

19.3.1 Lese tidligere gruppers dokumentasjon

Vi oppdaget for sent at tidligere grupper også hadde noe å fare med, spesielt med tanke på organisering av arbeidet. Som et eksempel kan det nevnes at fjorårets gruppe valgte en dedikert regnskapsfører og en leder for dokumentasjonsarbeidet. I ettertid viste dette seg å være lurt, ettersom dokumentasjonsarbeidet vårt ble nedprioritert i forhold til selve oppgaven. Her fantes det også en god del andre nyttige tips, både tekniske og administrative. F.eks kunne vi unngått mye arbeid ved å gjenbruke PCB-biblioteket til fjorårets oppgave, slik at vi hadde sluppet å gjøre dette dobbeltarbeidet.

19.3.2 Starte programvareutvikling tidligere

Ettersom vi ønsket at flest mulig skulle få erfaring med flest mulig aspekter av designprosessen, designet vi først systemet på et konseptuelt nivå, deretter laget vi en PCB for så å utvikle programvaren/vhdl-koden. Dette førte til at vi kom igang med utviklingen av programvare og vhdl-kode alt for sent. Vi kunne fått til mye større parallellitet uten at det nødvendigvis skulle gå på bekostning av læringen.

19.3.3 Statusrapportering

Etterhvert som prosjektet skred frem ble det klart at vi trengte mye større kontroll over hva som foregikk. Vi startet da med ukentlige statusrapporter der hvert medlem av gruppen fortalte om status på sitt egen oppgave. Dette gjorde at vi kunne sette realistiske tidsfrister. Uheldigvis startet vi med dette alt for sent.

19.3.4 Sette klare retningslinjer for dokumentasjon

Etterhvert som gruppens medlemmer skrev dokumentasjon ble det fort klart at de var skrevet på høyst forskjellige måter. Struktur og detaljnivå varierte mye og mye tid gikk tapt i å flette dokumentasjonen slik at den fremsto som helhetlig. Dette kunne vært unngått om en hadde laget retningslinjer for skriving av dokumentasjon så tidlig som overhodet mulig.

19.3.5 Intern opplæring i CVS og T_EX

En god del av gruppen hadde ikke noen erfaring med CVS²¹ og T_EX tidligere. Her burde vi ha satt i gang en liten opplæringsrunde på rundt en time eller to for å lære opp disse. I stedet tok vi opplæringen en for en og det tok unødvendig mye tid.

19.4 Sluttstatus

Det gjennstår enn noe arbeid før hele systemet fungerer slik vi hadde ønsket. Det viktigste som gjennstår er å få USB implementasjonen til å fungere. Store deler her har vist seg å virke ved simulering, men når systemet settes sammen er det noe som går galt. Nøyaktig hva er det vanskelig å si noe konkret om. Det er også vanskelig å si hvor mange timer en måtte regnet med å bruke for å få denne delen av systemet til å fungere tilfredstillende. AVR implementasjonen er derimot tilnærmet ferdig, selvfølgelig med unntak av det som må kodes for at ting skal fungere mot FPGA og sammen med USB. Denne jobben er påbegynt, men ble ikke prioritert da det viste seg at vi likevel ikke kom i havn. Med tanke på brukervennlighet og MMI er det helt klart mye som kan gjøres bedre. Vi har prioritert å få systemet til å fungere, pynting på menyer og andre ting har vi ikke regnet som viktig i denne prosessen.

²¹Concurrent Versions System

Konklusjon

På de første møtene etter at vi hadde fått presentert vår forholdsvis åpent definerte oppgave, formelig haglet det av høytflyvende ideer om “state of the art” funksjonalitet som skulle implementeres på værstasjonen vår; GSM modul, webserver, osv. Mye av prosessen har bestått i å lære litt mer om hva hardware design egentlig går ut på, og utvikle vår ydmykhet i forhold til den prosessen som ligger bak et ferdig hardware produkt.

Testingen tok forholdsvis mye mer tid og tanke enn vi var forberedt på, og vi lærte fort at det å debugge og teste en hardware implementasjon kan by på ganske andre utfordringer enn de tilsvarende prosessene for software.

Stemningen i gruppa var laber da vi fant ut at en uheldig misforståelse rundt footprinten til FPGAs gjorde at vi ikke fikk implementert all funksjonaliteten på våre egne kretskort. Heldigvis klarte vi å ta det for den utfordringen det var, og selv om det krevde litt ekstra innsats, klarte vi ved hjelp av tilgjengelige teskort og kort vi laget selv å legge til rette for å kunne implementere den planlagte funksjonaliteten allikevel.

Vi kan dessverre ikke presentere et ferdig virkende prototyp i skrivende stund, men vi har en konseptuell prototyp som vi mener representerer godt de designvalgene og timene vi har lagt ned foran skjermene. Her kan nevnes at systemet kan lese av sensorer og lagre disse på minnebrikken, det kan ta i mot instruksjoner fra brukeren via tastaturet, det kan vise menyer og tegne grafer på displayet. Vi hadde måttet legge ned mange flere arbeidstimer før å få til en komplett USB implementasjon, og tatt i betraktning den utfordringen det er å implementere en såpass komplisert protokoll, er vi fornøyd med den funksjonaliteten vi klarte å få til.

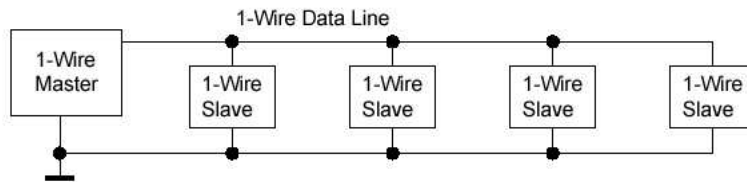
Mange av prosjektmedlemmene hadde ingen erfaring med design av hardware før prosjektet startet, men dette prosjektet har gitt oss en positiv start, og inspirert til videre læring på området. Selv om ikke alle hadde tid til å la lære om alle aspekter av hardwaredesign, har samtlige gjort seg nye erfaringer når det gjelder gruppearbeid og samarbeid som kan være nyttig å ha med seg videre i både studiesituasjonen og arbeidslivet. Hvordan vi har manøvrert oss frem i ukjent terreng får bli opp til andre å bedømme. Vi føler selv at vi har fått til mye. Og det har vært spennende og utfordrende å bli kastet ut på dypt vann for å lære å svømme i syrebad.

Referanser

- [1] ATMega128(L) Preliminary Complete, http://www.atmel.com/dyn/resources/prod_documents/doc2467.pdf
- [2] ATmega32(L) Preliminary Complete, http://www.atmel.com/dyn/resources/prod_documents/doc2503.pdf
- [3] Spartan-IIE Complete Data Sheet (All four modules), <http://direct.xilinx.com/bvdocs/publications/ds077.pdf>
- [4] DS2480B, Complete Datasheet, <http://pdfserv.maxim-ic.com/en/ds/DS2480B.pdf>
- [5] PDIUSBP11A; Universal Serial Bus Transceiver, http://www.semiconductors.philips.com/acrobat/datasheets/PDIUSBP11A_3.pdf
- [6] G12032 Serial Graphics LCD Manual, <http://www.seetron.com/pdf/sgx120.pdf>
- [7] MAX712, Complete Datasheet, <http://pdfserv.maxim-ic.com/en/ds/MAX712-MAX713.pdf>
- [8] Universal Serial Bus Revision 2.0 specification, http://www.usb.org/developers/docs/usb_20.zip
- [9] MAX4202, Complete Datasheet, <http://pdfserv.maxim-ic.com/en/ds/MAX4200-MAX4205.pdf>
- [10] DS1302, Complete Datasheet, <http://pdfserv.maxim-ic.com/en/ds/DS1302.pdf>
- [11] AT45DB642 Datasheet, http://www.atmel.com/dyn/resources/prod_documents/DOC1638.PDF
- [12] Overview of 1-Wire Technology and Its Use, <http://pdfserv.maxim-ic.com/en/an/AN1796.pdf>
- [13] LM258, Datasheet, <http://www.national.com/ds.cgi/LM/LM158.pdf>
- [14] TSL250R, Datasheet, <http://www.taosinc.com/images/product/document/TSL250R.pdf>
- [15] PVA3354N, Datasheet, <http://www.promelec.ru/pdf/pva33n.pdf>
- [16] LM317, Datasheet, <http://www.national.com/ds/LM/LM117.pdf>

A 1-Wire

A.1 Oversikt

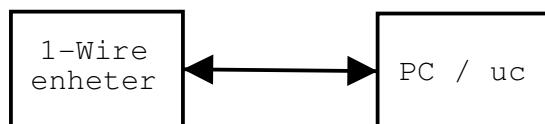


Figur 54: Enkelt 1-Wire Nett

1-Wire er en bussteknologi som kun bruker en leder (i tillegg til jord) for kommunikasjon og strøm overføring. En enkelt bus-master kan snakke med flere slaveenheter over en felles twisted-pair²² kabel, se figur 54. Et viktig aspekt ved denne teknologien er at hver slaveenhet har en unik global digital adresse. 1-Wire teknologien leveres av Dallas Semiconductor/Maxim, for mer informasjon se 12.

A.2 1-Wire Nettverk

A.2.1 Hovedkomponenter



Figur 55: Hovedkomponentene i et 1-Wire Nett

Som vi ser av figur 55 består et 1-Wire nettverk av tre hovedkomponenter:

Bus-master (PC/mikrokontroller)

Kabler og koblinger

1-Wire enheter

Alle 1-Wire enhetene kommuniserer gjennom bus-master, og det er bus-master som bestemmer hvilke slaveenheter som får kommunisere.

²²tvinnna telefonkabel eller uisolert "twisted-pair" (UTP) CAT-5, avhengig av kabelstrekket

A.2.2 1-Wire Protokollen

1-Wire protokollen bruker standard TTL/CMOS logikk nivå og opererer innenfor 2.8V til 6V området. Det går en sekvensiell datastrøm mellom 1-Wire enheten og bus-master. Datastrømmen går kun en vei om gangen, og all lesing/skriving starter på minst signifikante bit først. For å slippe unna signalgenerering og timing kan man benytte en linedriver som tar seg av dette mot bus-master. Linedriveren, DS2480B, fungerer som en bro mellom 1-Wire bussen og et uart grensesnitt. Den tar seg av timeslot generering og alt som har med strømtilførsel av 1-Wire enheten å gjøre.

Det er ikke nødvendig med system klokke over bussen fordi hver 1-Wire enhet har sin egen interne oscillator. Den interne oscillatoren synkroniseres med fallende klokkeflanke fra bus-master.

1-Wire enhetene får strøm ved å benytte “parasite-power”²³ prinsippet over bussen.

Kommunikasjonen er inndelt i:

Handshake

Data overføring

Handshaken består av en reset av 1-Wire bussen fra bus-master. Det vil si at bus-master eller linedriver holder 1-Wire bussen lav i en bestemt periode. Deretter svarer alle 1-Wire enhetene på bussen med en “presence pulse”. Bus-master kan da adressere ønsket enhet og starte enhetsspesifikk kommunikasjon med denne for videre dataoverføring.

A.2.3 Unike adresser på 1-Wire enhetene

MSB		64-bit 'Registration' ROM number				LSB	
8-bit CRC		48-bit Serial Number				8-bit Family Code	
MSB	LSB	MSB		LSB		MSB	LSB

Figur 56: Unik 64-bits ROM 'registrerings' nummer

Hver 1-Wire slave har en unik 64-bits ROM kode. Koden er som vi ser av figuren 56 delt inn i 3 deler. Den første byten (MSB) inneholder en CRC kode, de neste 48-bit'ene inneholder ic'ens unike Serienummer, mens den siste byten (LSB) inneholder familiekoden til ic'en.

1-Wire systemet har gode muligheter med tanke på datasikkerhet og nettet kan bygges ut fra å være et ordinært kjeda nettverk til store hierarkiske nett ved å dele det inn i seksjoner via koblingspunkt ic'er.

²³Hver 1-Wire enhet har en enveislikeretter. Dermed kan kondensatoren på hver enhet lades for hver gang datalinja går høy (5V) og fungerer som batteri for enheten når datalinja går lav igjen.

A.2.4 Godt utvalg av 1-Wire enheter

1-Wire systemet har et godt utvalg av 1-wire ic'er, både kontroll ic'er for 1-Wire bussen samt mange forskjellig registreringsenheter som temperaturmålere og a/d konvertere. Alle kommuniserer sammen over 1-Wire bussen.

B En kort innføring i USB protokollen

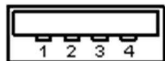
I dette kapitlet gir vi en kort innføring i USB protokollen. Det er lagt mest vekt på de delene av protokollen som er relevante og nødvendige for å kunne implementere USB på en FPGA. Ønskes mer detaljert informasjon om USB henvises det til USB 1.1/2.0 spesifikasjonen[8].

USB er en seriell buss som gjør det enkelt å kople til eksterne enheter til en PC. USB tilbyr hot-plugging, enheter kan plugges inn og ut uten at man trenger å være redd for kortslutning. I tillegg til at den er enkel å bruke tilbyr USB også hastigheter på opptil 480 Mbps.

Vi har valgt å bruke USB protokollen fordi den, i tillegg til å oppfylle de krav vi har stilt til kommunikasjon, er enkel å bruke for brukeren. For å overføre data fra værstasjonen er det ikke behov for de høyeste hastighetene, vi har derfor valgt å operere på 1.5 Mbps.

B.1 Kontakter

Pinne 1 er + 5V, pinne 4 er jord, mens pinne 2 ("D-") og 3 ("D+") brukes til overføring av selve dataene. Vi finner type A kontakter på en host(Se figur 57) (f.eks. en PC eller en hub), type B (se figur 58) finner vi på en USB device (som værstasjonen vår).



Figur 57: USB-plugg type A



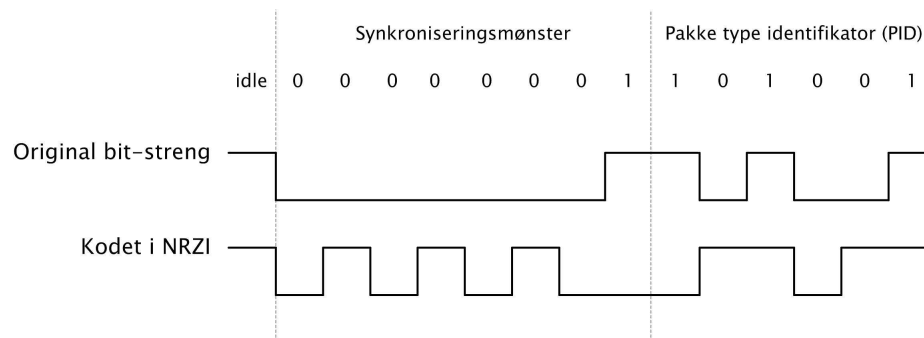
Figur 58: USB-plugg type B

B.2 Elektriske egenskaper

USB benytter seg av differensiell signalering. Det vil si at en logisk '1' sendes ved å la D+ få en spenning på over 2.8 V og D- en spenning under 0.3 V. En logisk '0' er motsatt, D+ med spenning under 0.3 V og D- med spenning over 2.8 V. I tillegg brukes også signalet "singel-ended-zero" ved å både D+ og D- få en spenning på under 0.3 V. Dette signalet brukes bl.a. til å indikere slutten på en pakke, dette forklares nærmere senere i dette kapitlet.

B.3 NRZI koding og bitstuffing

USB protokollen koder en bitsekvens med NRZI²⁴ før sending. Som vist i figuren under sendes en logisk 0 som en transisjon på linjen mens en logisk 1 sendes som ingen transisjon. I tillegg benyttes bitstuffing, hvor en ekstra 0 "stuffes" inn etter seks etterfølgende 1'ere. Se figur 59. Dette for å sikre at det ikke går for lang tid mellom hver gang det er transisjon på bussen. Transisjonene brukes for å holde klokka til devicen synkronisert med klokka til hosten.



Figur 59: Eksempel på NRZI-enkodet signal

B.4 USB pakketyper

Det finnes mange forskjellige pakketyper, vi har her tatt med de pakketypene som er relevante for vårt formål.

Forklaring til felter i pakkene:

- Sync - brukes til synkronisering av klokka i devicen
- PID - pakkeidentifikator, de forskjellige pakketypene er vist i tabell 60
- Addr - adresse til en device
- Endp - hvilket endepunkt på devicen pakken skal til
- Crc5 / Crc16²⁵ - hhv. 5 og 16 bits felt å sikre at pakkene er uten feil
- Eop - End Of Packet, angir slutten på en pakke.

²⁴Non-Return-to-Zero-Inverted

²⁵Cyclic Redundancy Check[sum]

Type pakke	PID verdi	Pakkeidentifikator
Token	0001	OUT
	1001	IN
	1101	SETUP
Data	0011	DATA0
	1011	DATA1
Handshake	0010	ACK
	1010	NAK
	0110	STALL

Figur 60: Ulike pakketyper i USB protokollen

B.4.1 TOKEN pakke

Sync	PID	Addr	Endp	Crc5	Eop
------	-----	------	------	------	-----

Det er alltid hosten som tar initiativet til alle overføringer på USB bussen. En Token pakke brukes av hosten for å tildele bussen til en bestemt device. Skal en device konfigureres (f.eks. sette adressen) brukes SETUP, for overføringer til en device brukes OUT og for overføringer til hosten brukes en IN-pakke.

B.4.2 DATA0 / DATA1 pakke

Sync	PID	Data	Crc16	Eop
------	-----	------	-------	-----

DATA pakker brukes for overføring av data. For overføring med lav hastighet kan dette feltet ikke være større enn 8 Byte. Det benyttes to typer datapakker; DATA0 og DATA1. Formålet med disse er å sikre at pakker ikke forsvinner på bussen uten at noen oppdager det.

B.4.3 HANDSHAKE pakke

Sync	PID	Eop
------	-----	-----

Handshake pakker brukes som bekreftelse på at en pakke er mottatt (ACK), at en pakke inneholdt feil eller ikke kom fram (NACK). Pakketypen brukes også for å indikere at deviceen ikke har kapasitet til å motta flere pakker for øyeblikket (STALL).

B.5 Overføring av data

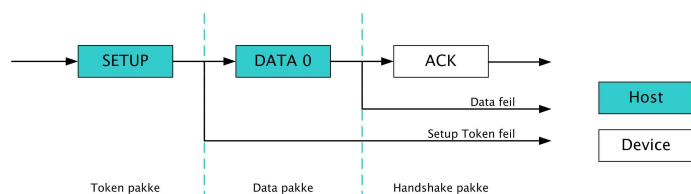
På USB-bussen er det som nevnt tidligere alltid hosten som tar initiativet til overføringer. Hver overføring starter derfor med at hosten genererer en TOKEN-pakke som forteller hvilken device det gjelder og hvilken retning dataene skal gå.

Det finnes flere forskjellige former for overføring av data på USB-bussen, bl.a. er det mulig å tildele en viss del av bussen til en bestemt device. Vi har imidlertid valgt å bruke "Control"-overføringer. Control- overføringer brukes først og fremst til å konfigurere en USB device, men egner seg også godt til overføring av data.

En Control-overføring består av tre deler:

1. Setup - her kunngjøres det hva slags forespørsel det gjelder
2. Data - her overføres data til og/eller fra en device
3. Status - mottaker av data rapporterer tilbake

B.5.1 Del 1: Setup



Figur 61: Sekvensdiagram for setup av kontrolloverføringer

Som vist i figur 61 består denne delen av en SETUP-pakke fulgt av en DATA pakke. Til slutt sender device en ACK-pakke som bekreftelse på mottak av DATA-pakken.

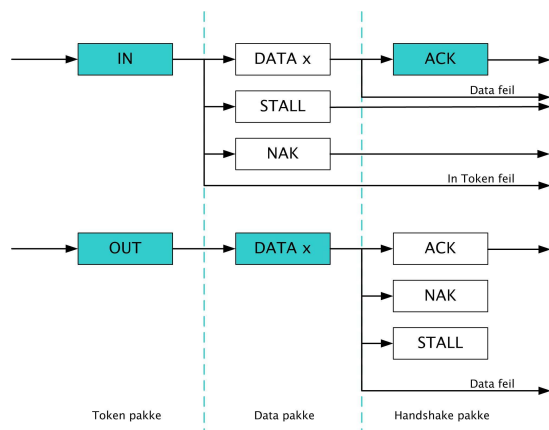
Innholdet i DATA 0-pakken er avhengig av type forespørsel. I USB standarden er det definert en rekke faste forespørsler; f.eks. etter Device-ID eller Vendor-ID, altså type enhet eller hvem som har produsert enheten. I tillegg har hver produsent mulighet for å legge til egne forespørsler. Slike forespørsler kan f.eks. være etter værd data for en bestemt dag.

B.5.2 Del 2: Data

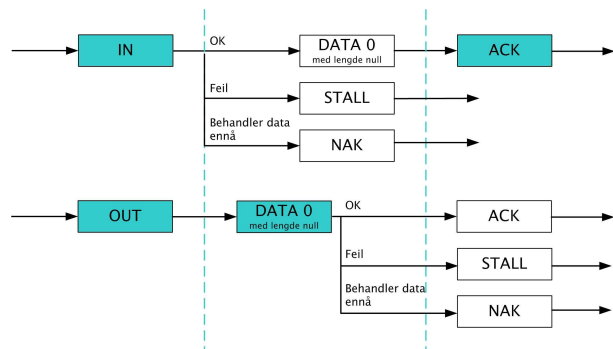
Data-delen består av en eller flere IN eller OUT overføringer (Se figur 62).

B.5.3 Del 3: Status

I forrige del, Datadelen, sendte mottaker en ACK-pakke for hver DATA-pakke for å indikere at akkurat den pakken var feilfri. Men det er også nødvendig å verifisere selve innholdet i DATA-pakkene, ikke bare at alle bit'ene ble korrekt sendt. Dette gjør mottaker i Statusdelen: Bestod Datadelen av evt. data til en device, rapporterer device tilbake med en DATA0-pakke med lengde null for å indikere at alle data var i orden (Se figur 63). Bestod Datadelen evt. i tillegg av data fra en device, rapporterer hosten tilbake til device med samme type DATA0-pakke.



Figur 62: Generell USB overføring



Figur 63: USB Status pakke, sekvensdiagram

C Kabinett

Kortene er montert i kabinett for å være lettere å håndtere. Vi hadde valget mellom å kjøpe bokser eller selv brekke til plater for å få mer nøyaktige størrelser. Vi valgte å kjøpe kabinett da både pris og utforming/ størrelse var innenfor våre krav. Utstyret er montert i to bokser.

Sensorkabinett:

- Sensorkort
- Strømforsyningskort
- Batteripakke

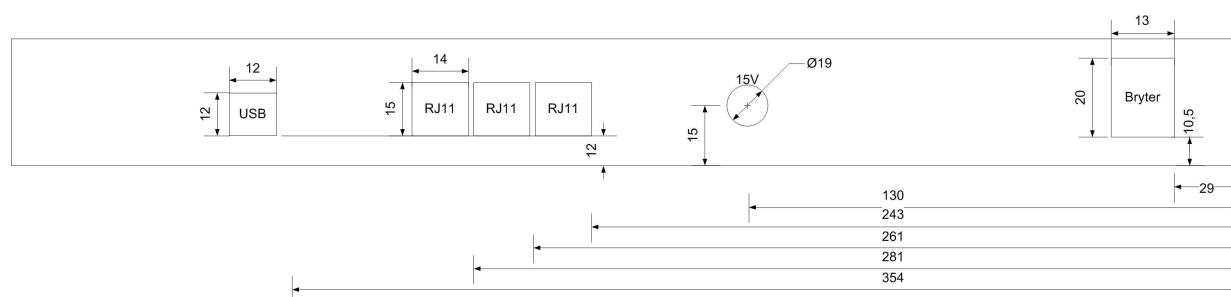
Displaykabinett:

- Sensorkort
- Strømforsyningskort
- Batteripakke

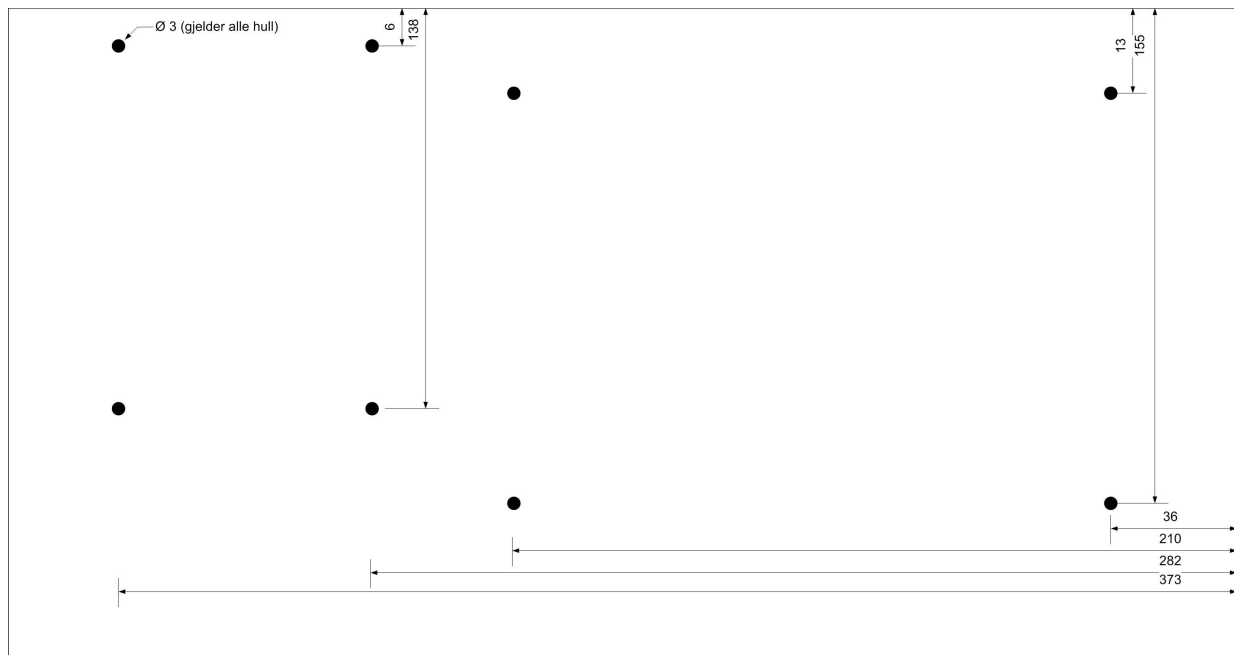
Vi har gjort visse modifikasjoner på kabinettene for at tilkoblinger og montering skulle fungere. Montering av kortene gjøres vha. buffere på 5 mm. slik at kortene ikke blir liggende ned mot chassi.

C.1 Sensorkabinett

Det er laget hull for at tilkoblingene skulle være tilgjengelig gjennom bakveggen i kabinett (Se figur 64). Kortene skrues fast i hullene vist i figur 65.



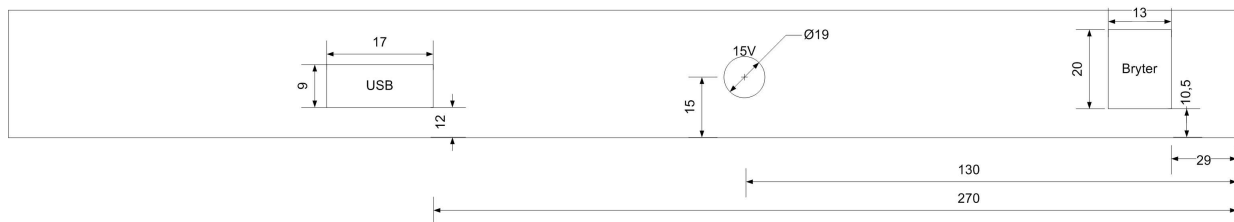
Figur 64: Sensorboksens bakside



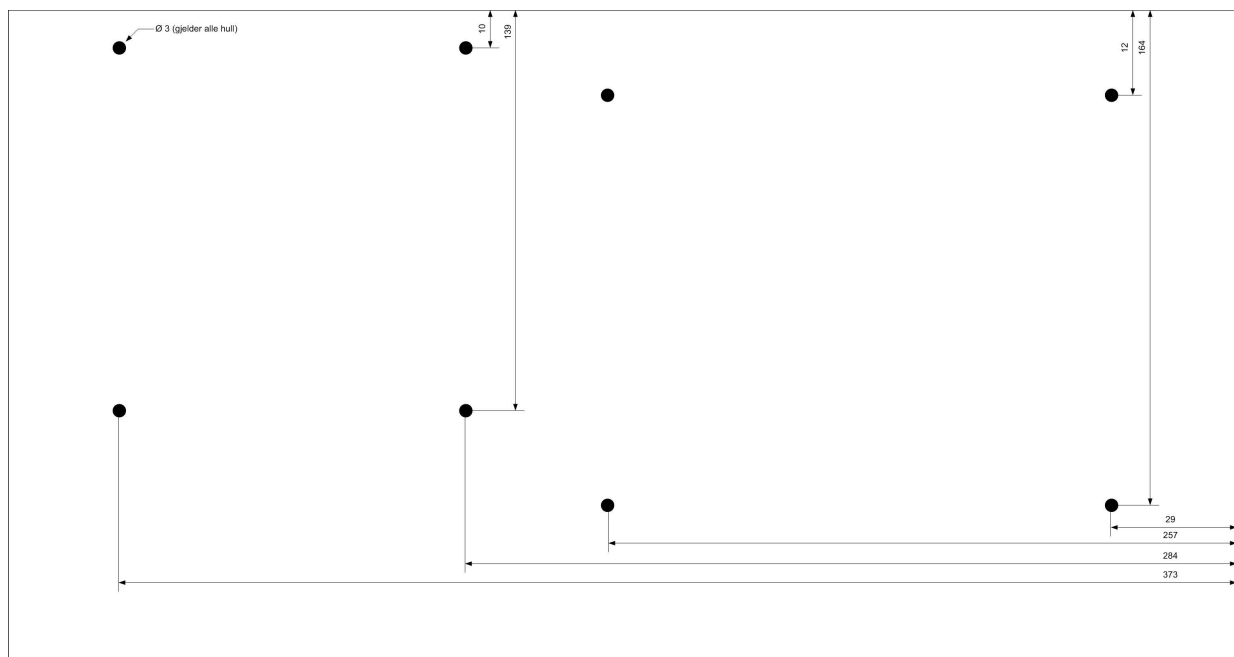
Figur 65: Sensorboksens underside

C.2 Displaykabinett

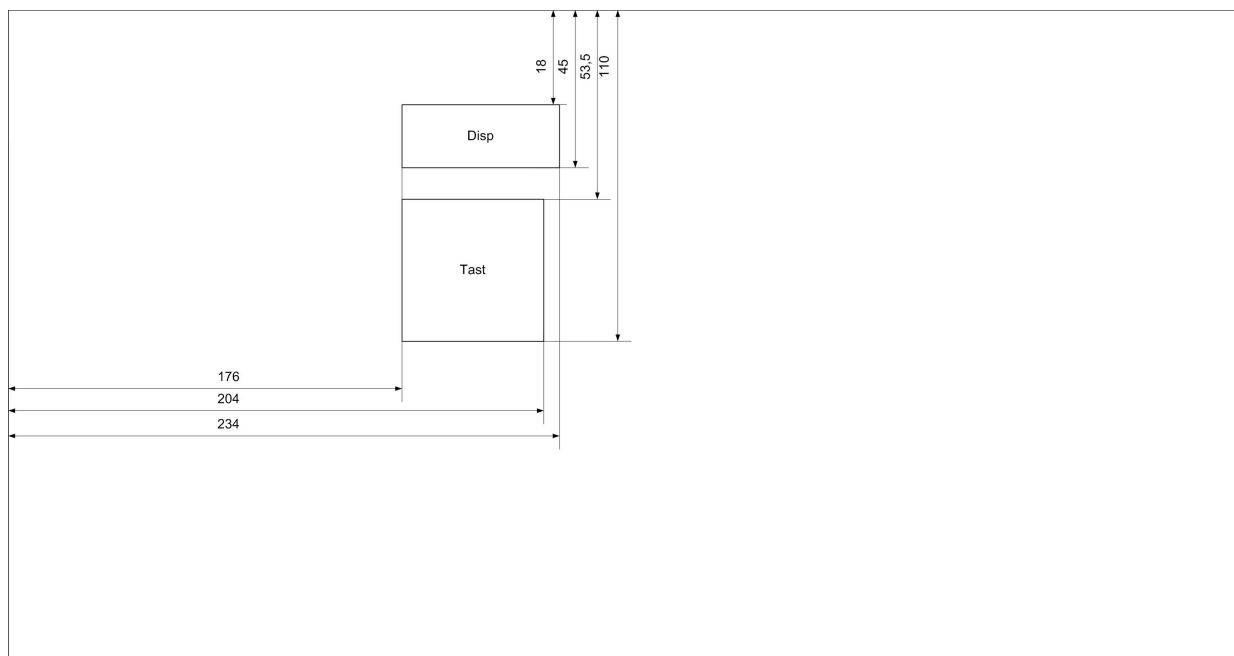
Også her er det laget hull i bakveggen for tilkoblinger, se figur 66. Monteringshull for kortene er vist i figur 67. Vi har valgt å montere display og tastatur direkte på displaykortet fremfor å montere disse til kabinettet. Dette er gjort for å forenkle håndtering av kort ved test og utvikling. På et evt. fremtidig produkt må det legges mer vekt på ergonomi og brukervennlighet. For at display og tastatur alikevel skal være tilgjengelig er det freset ut hull i lokket på kabinettet, disse er vist i figur 68.



Figur 66: Displayboksens bakside



Figur 67: Displayboksens underside



Figur 68: Displayboksen med utskåringer til tastatur og display

D Regnskap

Post nr.	Artikkel nr.	Beskrivelse	Antall	Pris pr. stk.	Sub total
1	AT45DB642	IC-SM Dataflash serial 64 Mb	2	324.7064	649.4128
2		Frakt	1	62	62
3	DS2480B	Maxim Linedriver	5	34.35	171.75
4		Frakt	1	100	100
5	TAI8515	1-Wire Weather Instrument Kit V3.0	1	576.7	576.7
6	TAI8540B	1-Wire Humidity Sensor	1	218.635	218.635
7	TAI8570	1-Wire Pressure Sensor	1	474.5	474.5
8		Frakt	1	305.14	305.14
9	64-347-65	Trimpot 64W 5kohm	12	27	324
10	64-348-07	Trimpot 64W 100kohm	2	29.7	59.4
11	33-154-54	Sikringsklips 5x20	2	1.59	3.18
12	70-003-67	1N4001 diode 1 50V DO41	25	0.446	11.15
13	71-039-22	BC547B trans	25	0.736	18.4
14	48-383-14	Koppl. Plint 2-pol 3,81 mm	4	7.35	29.4
15	75-576-22	Grafisk LCD seriell 120x3	2	1050	2100
16	35-678-31	Telefontastatur 4x4	10	59.6	596
17	42-707-08	USB type A	2	15.2	30.4
18	43-702-19	Stiftlist rak 1x36-pol	10	8.66	86.6
19	43-832-20	AMPMODU II Hylshus 1x6pol	2	3.32	6.64
20	43-832-38	AMPMODU II Hylshus 1x8pol	2	4.15	8.3
21	43-653-18	Kabelhylsdon 6-pol	4	16.4	65.6
22	43-108-01	Hylsdon 10-polig	2	13.7	27.4
23	43-116-35	Header lågprofil 20p	30	13.9	417
24	43-116-01	Header lågprofil 10p	2	14.8	29.6
25	43-653-18	Kabelhylsdon 6-pol	2	16.4	32.8
26	74-566-19	80,0 MHz AC MOS/TTL osc.	4	177	708
27	43-704-25	Stiftlist rak 2x36 förhöyd	10	30.5	305
28	43-709-87	Kortslutn. Bygel m. handtag	100	1.21	121
29	37-433-90	Mosfet-rele PVA3354N	2	74.3	148.6
30	73-221-26	TSL250R ljus till spänning	4	33.1	132.4
31	73-772-52	DS9503P ESD-skydd TSOC6	4	17.8	71.2
32	73-361-26	MAX4202ESA Buffer	4	40	160
33	42-695-85	Modularplugg 6/6 rund kabel	25	5.86	146.5
34	42-696-50	Modularjack PC 6/6 vinkl.	25	10.8	270
35	55-784-30	Mångledare 3x2x0,36mm2	10	17.7	177
36	42-707-40	USB type B	10	10.7	107
37	25-576-19	USB 2.0-kabel A-B 1,0m	2	45.4	90.8

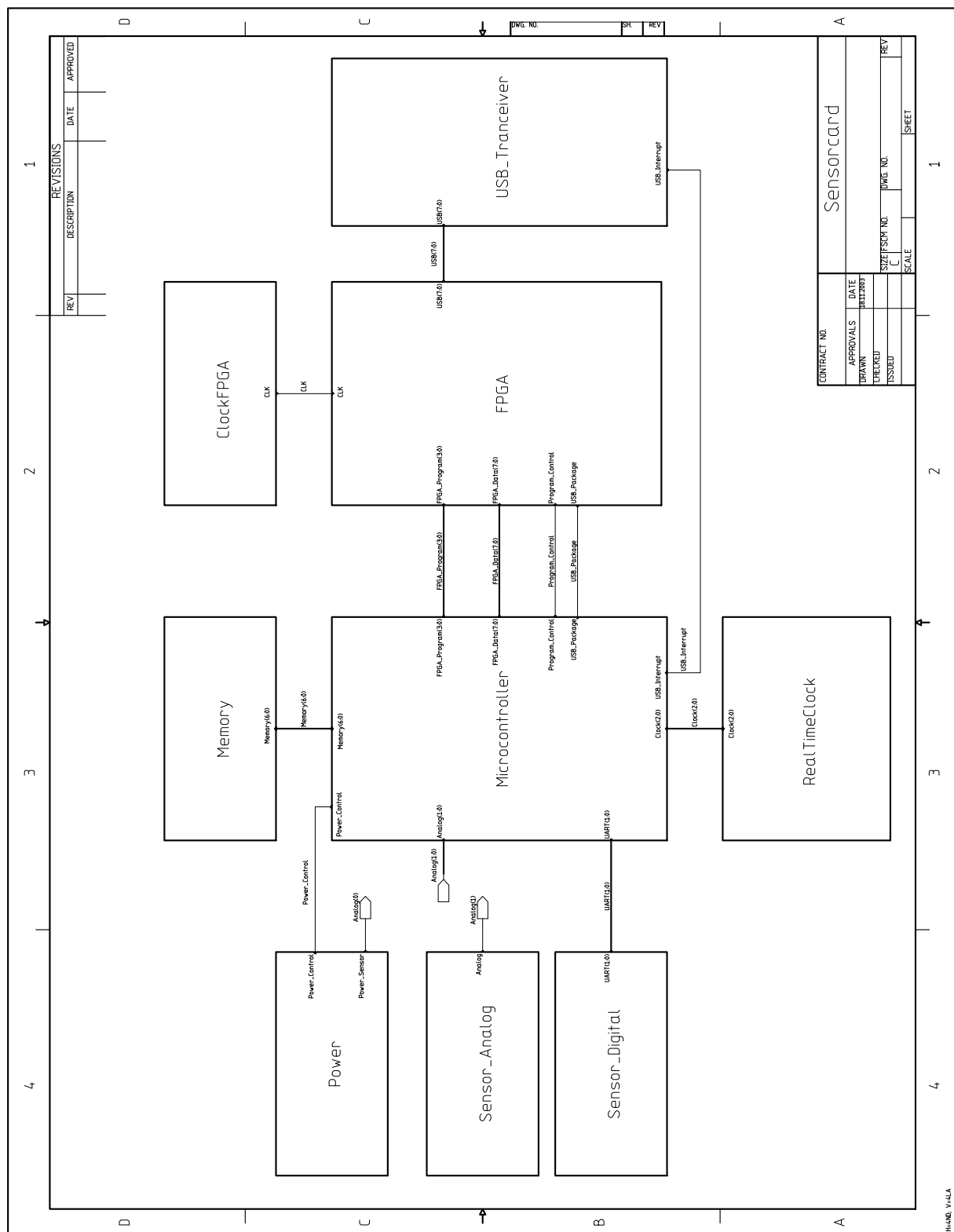
Post nr.	Artikkel nr.	Beskrivelse	Antall	Pris pr. stk.	Sub total
38	73-321-25	LM258N dubbel op-amp DIL8	10	4.46	44.6
39	74-501-82	4,0000 MHz krystall	5	10.9	54.5
40	74-530-04	32,768 kHz klokkekrystall	2	7.61	15.22
41	73-769-81	DS1302 ser. Tidräkn. DIL8	2	43.3	86.6
42	69-273-96	Li. Batt. CR2430THA	4	37.3	149.2
43	44-055-51	Stiftdon FH-DS-09P	2	7.52	15.04
44	35-038-02	Strömst. 1-pol H8600VBBB01	4	11.4	45.6
45	35-656-11	Tang bordströmst. SKHHAQ	10	5.69	56.9

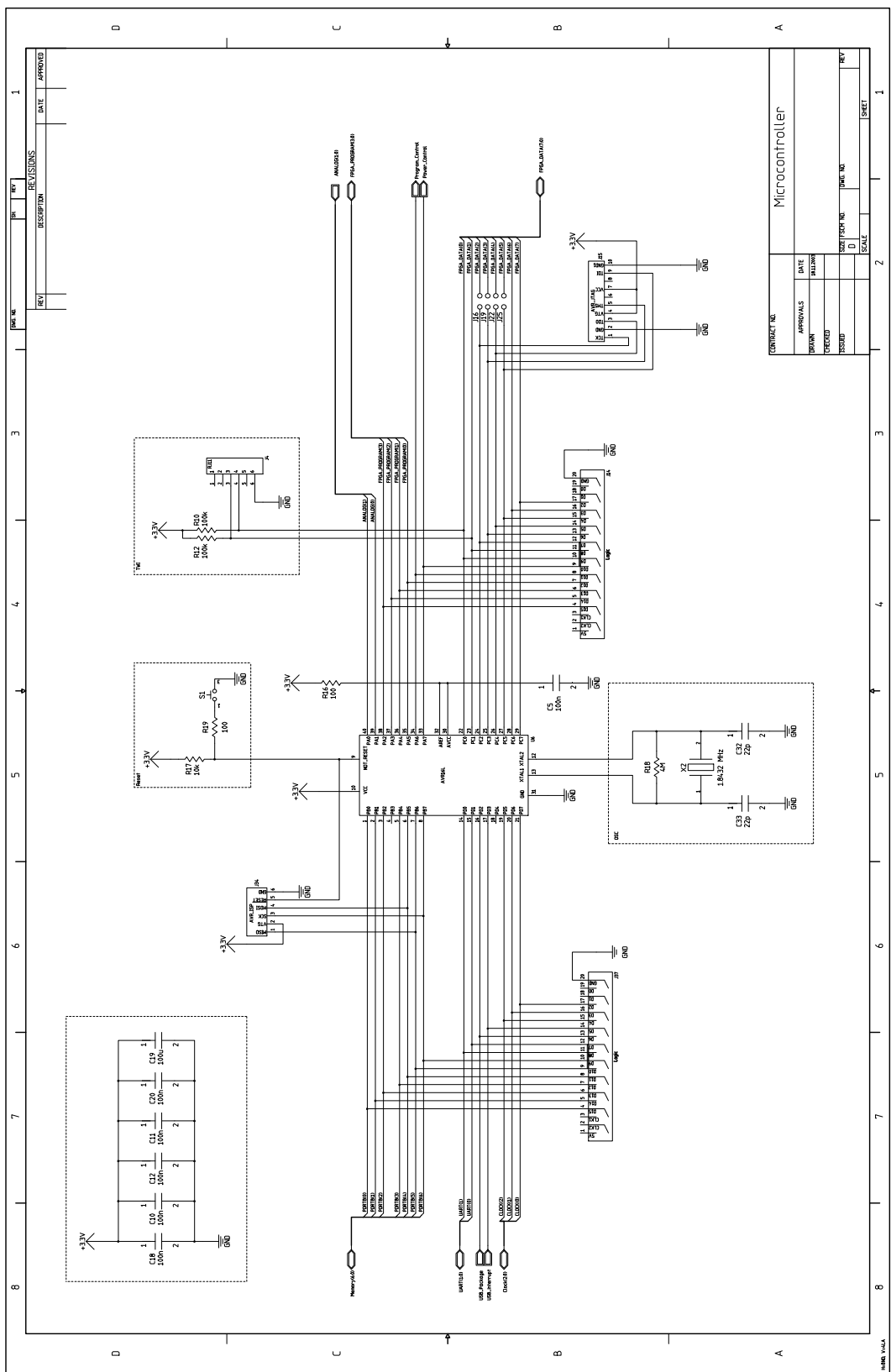
E Skjemategninger

E.1 Sensorkort

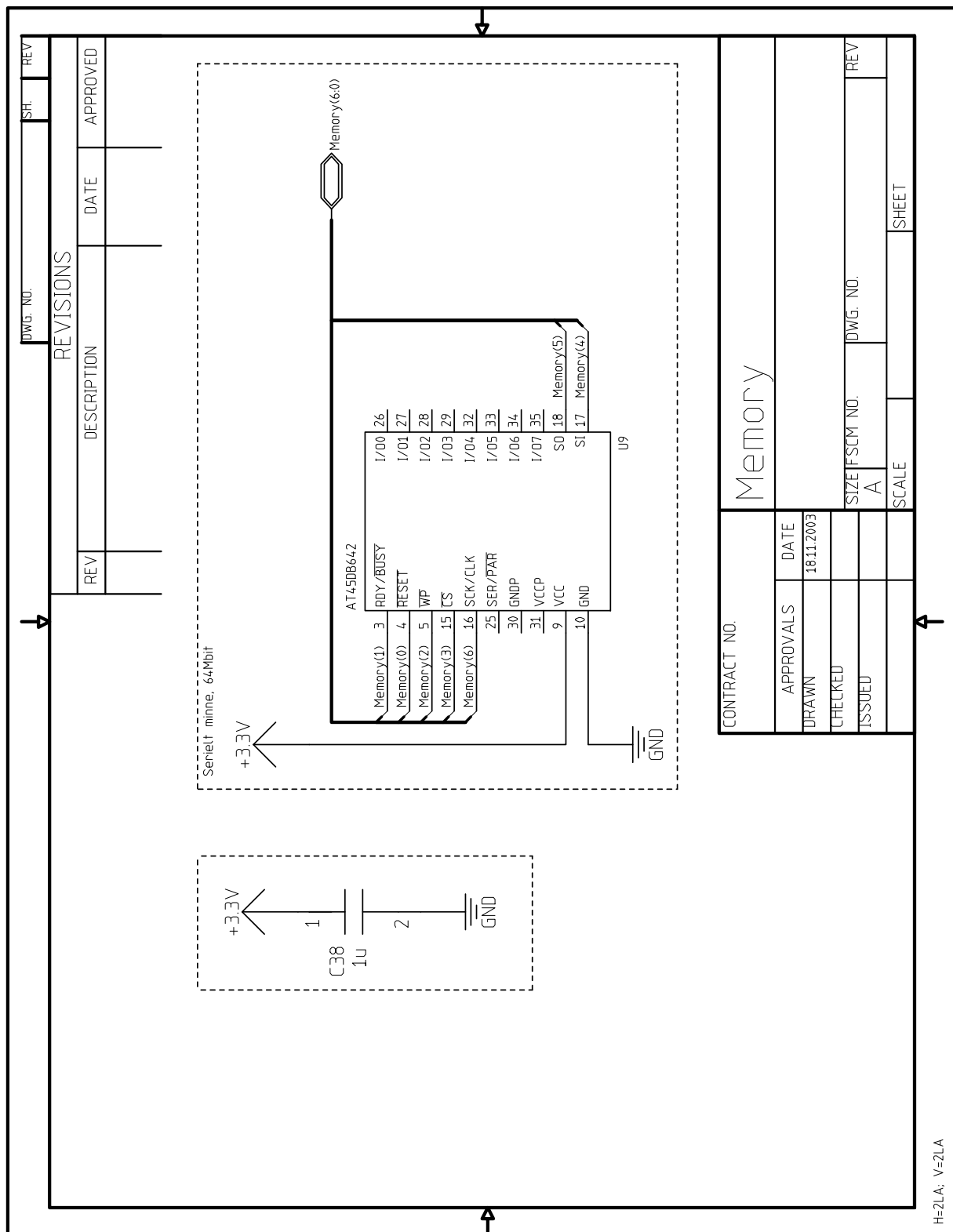
item	qty	part number	description	references
1	1	AT45DB642		U9
2	1	AVR_ISP		J34
3	1	AVR_JTAG		J15
4	1	AVR16L		J15
5	2	BC547B	Transistor, NPN BJT	Q1-Q2
6	2	Battericelle		B1-B2
7	3	Cap_lyt_liten	Electrolytic Capacitor	C1-C2,C8
8	35	Cap_smd	Capacitor	C3-C7,C9-C38
9	1	DS1302		U8
10	1	DS2480B		U3
11	1	DS9503		D1
12	1	FPGA_Clock_smd		X4
13	2	FPGA_JTAG		J29-J30
14	1	FPGA_Prog		J31
15	19	Jumper	Jumper	J8-J12,J16-J28,J36
16	1	Krystall_AVR	Crystal	X2
17	8	LED	LED, Photoemissive Diode	D2-D9
18	3	Logic		J14,J37-J38
19	1	MAX4202	Buffer	U2
20	1	PDIUSBP11A		U5
21	3	RJ11		J4-J6
22	38	Res_smd	Resistor	R1-R38
23	1	Spartan2E		U7
24	1	USB_kvadrat		J7
25	1	XC18V02		U4
26	2	push_button		S1,S3
27	1	2-pin		J3
28	1	3-pin		J1
29	4	3-pin-korts		J13,J32-J33,J35
30	1	4-pin		J2
31	1	8_switch		S2
32	1	32.768kHz	Crystal	X3
33	1	74x14	Inverter	U1

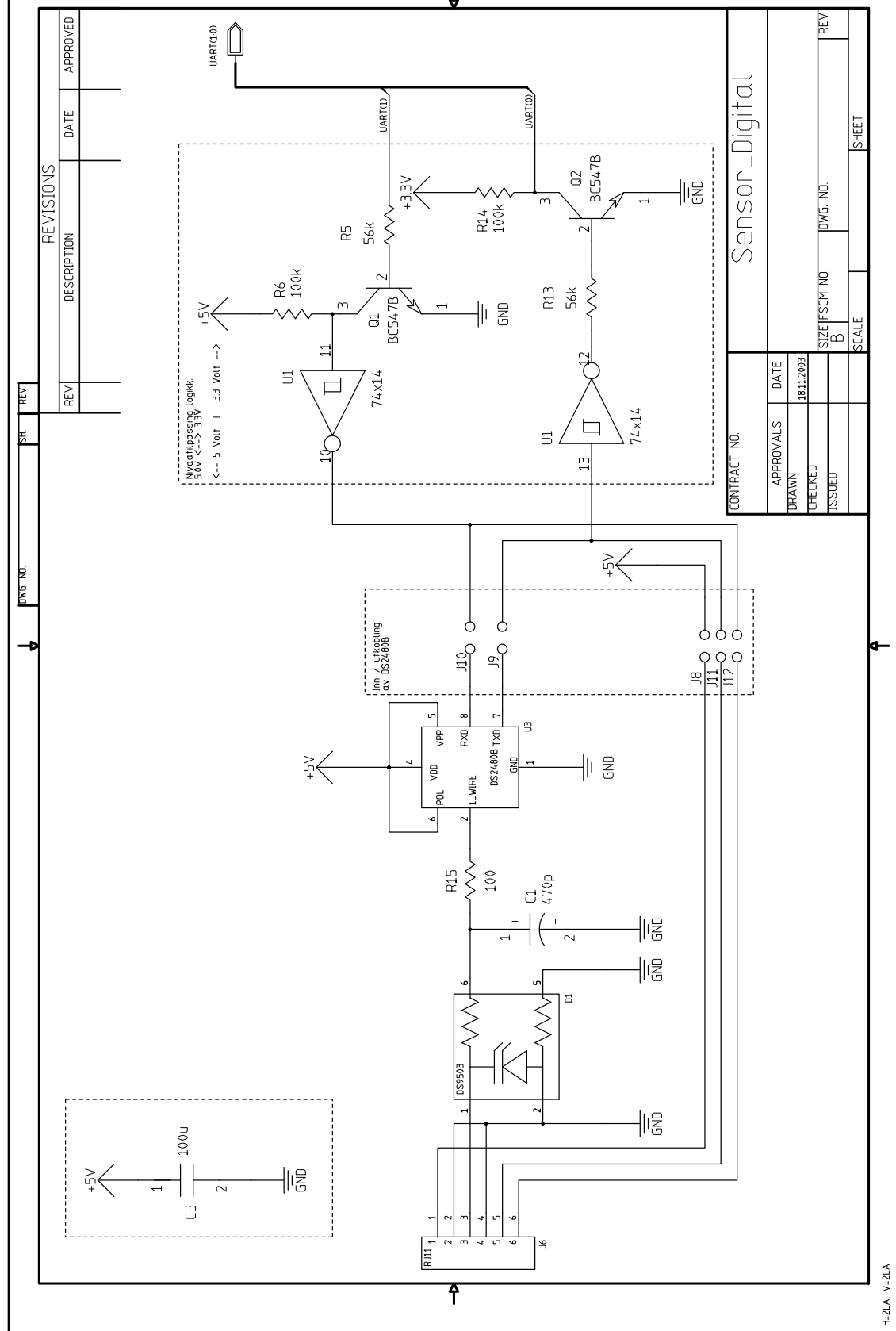
Tabell 21: Sensorkort - Materialer



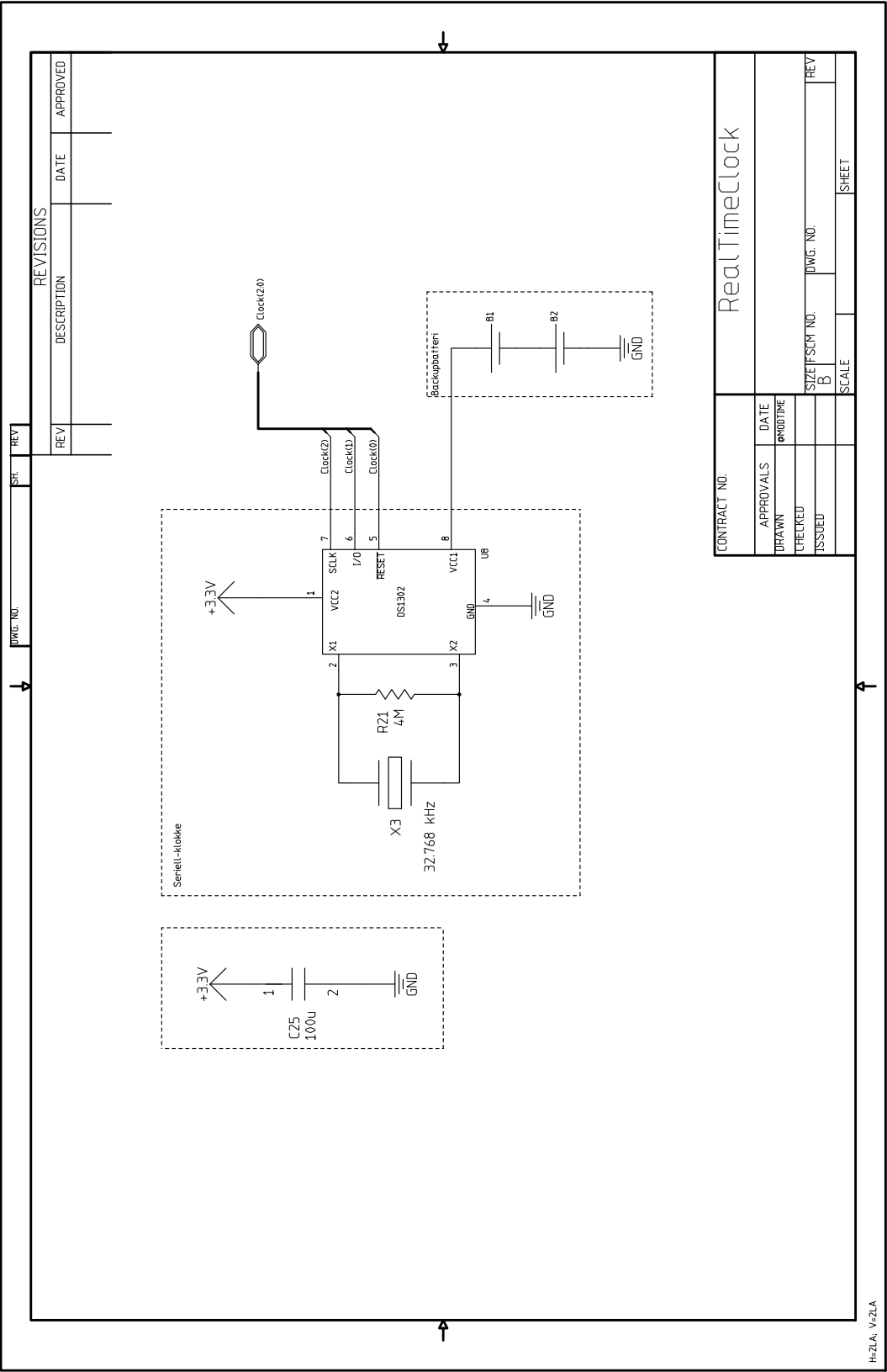


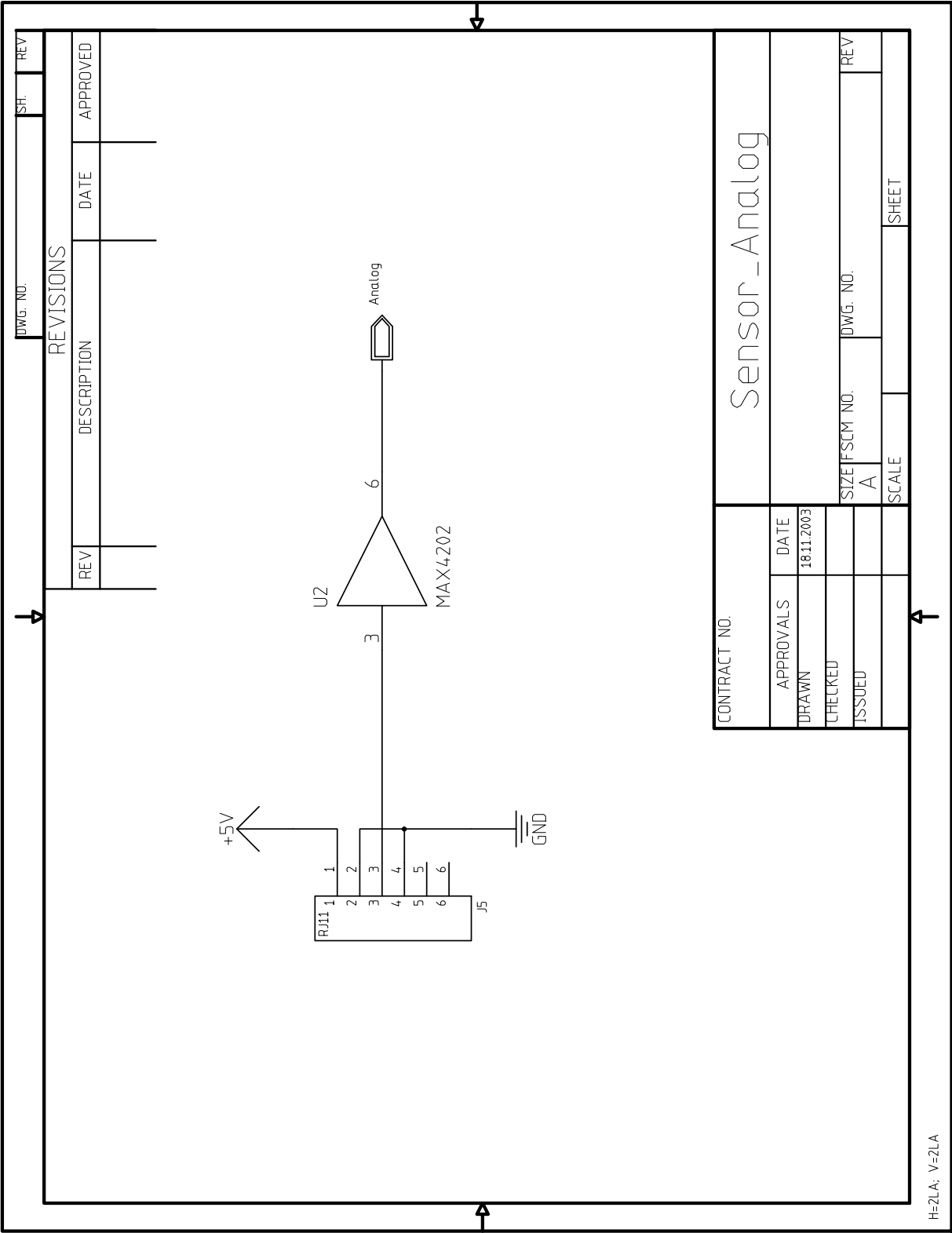
Figur 70: Sensorkort - AVR





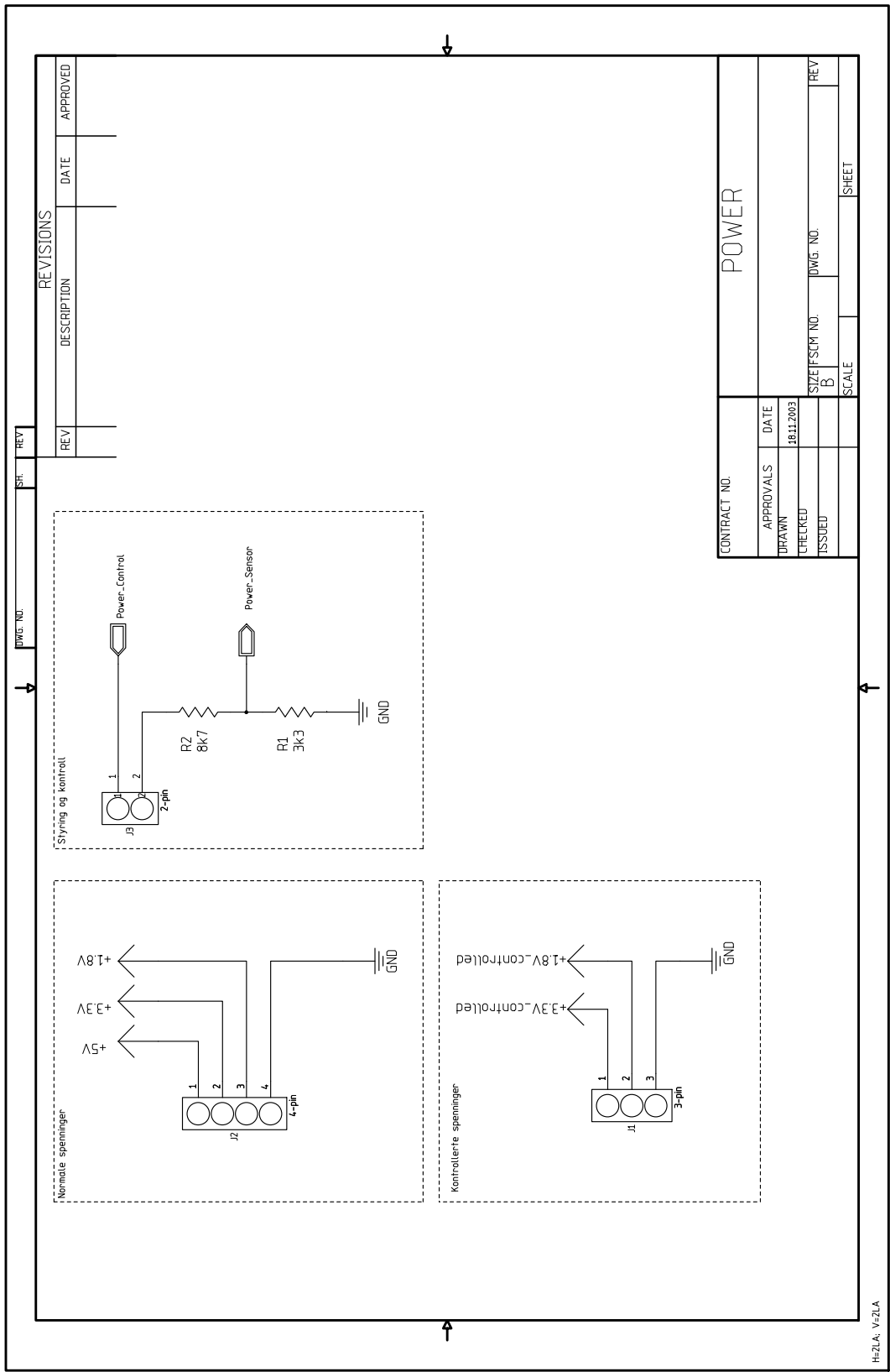
Figur 72: Sensorkort - Linedriver



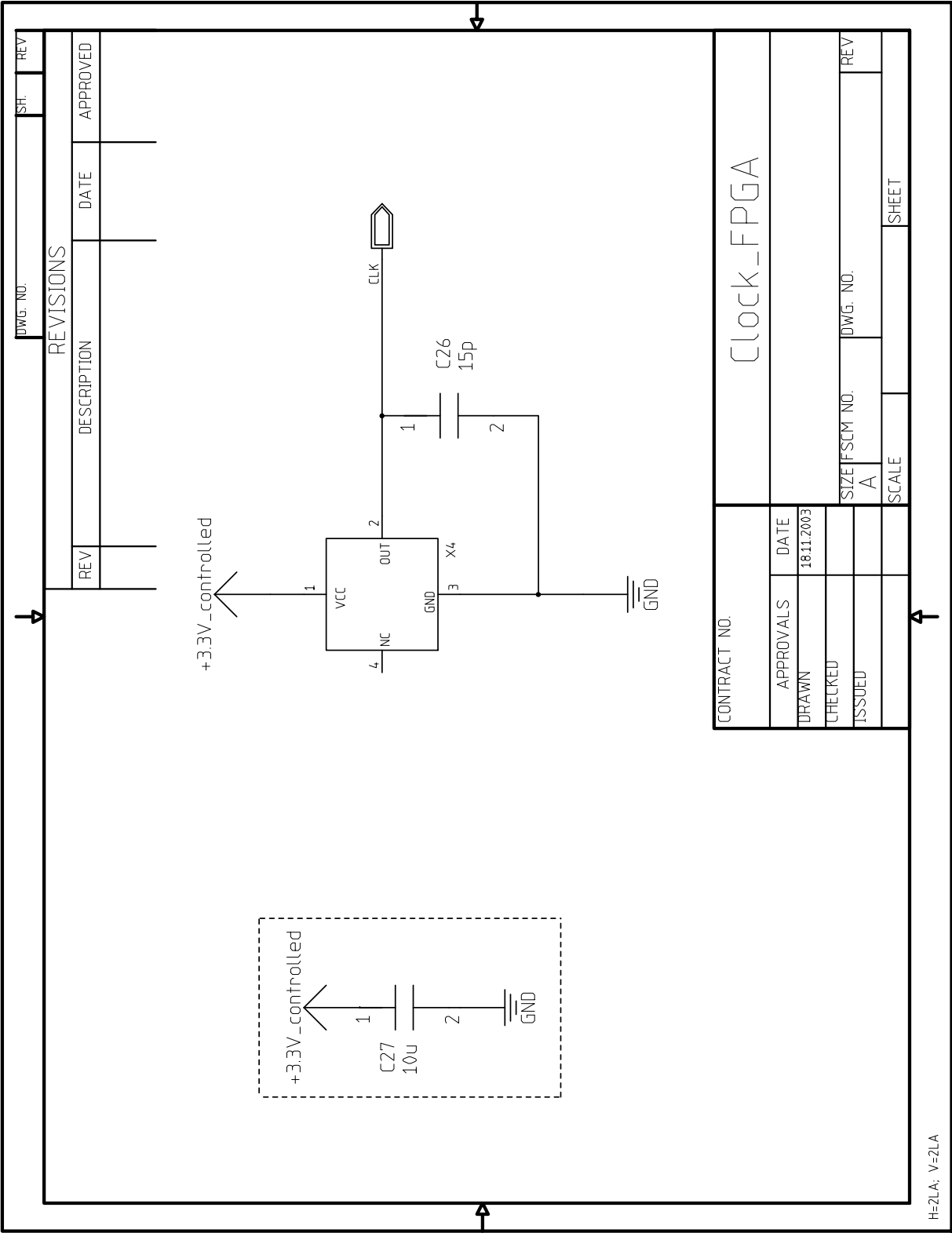


H=2LA; V=2LA

Figur 74: Sensorkort - Analoge Sensorer



Figur 75: Sensorkort - Powertilkobling



CONTRACT NO.

APPROVALS

DATE

18.11.2003

DRAWN

CHECKED

ISSUED

SIZE

IFSCM NO.

A

DWG. NO.

REV

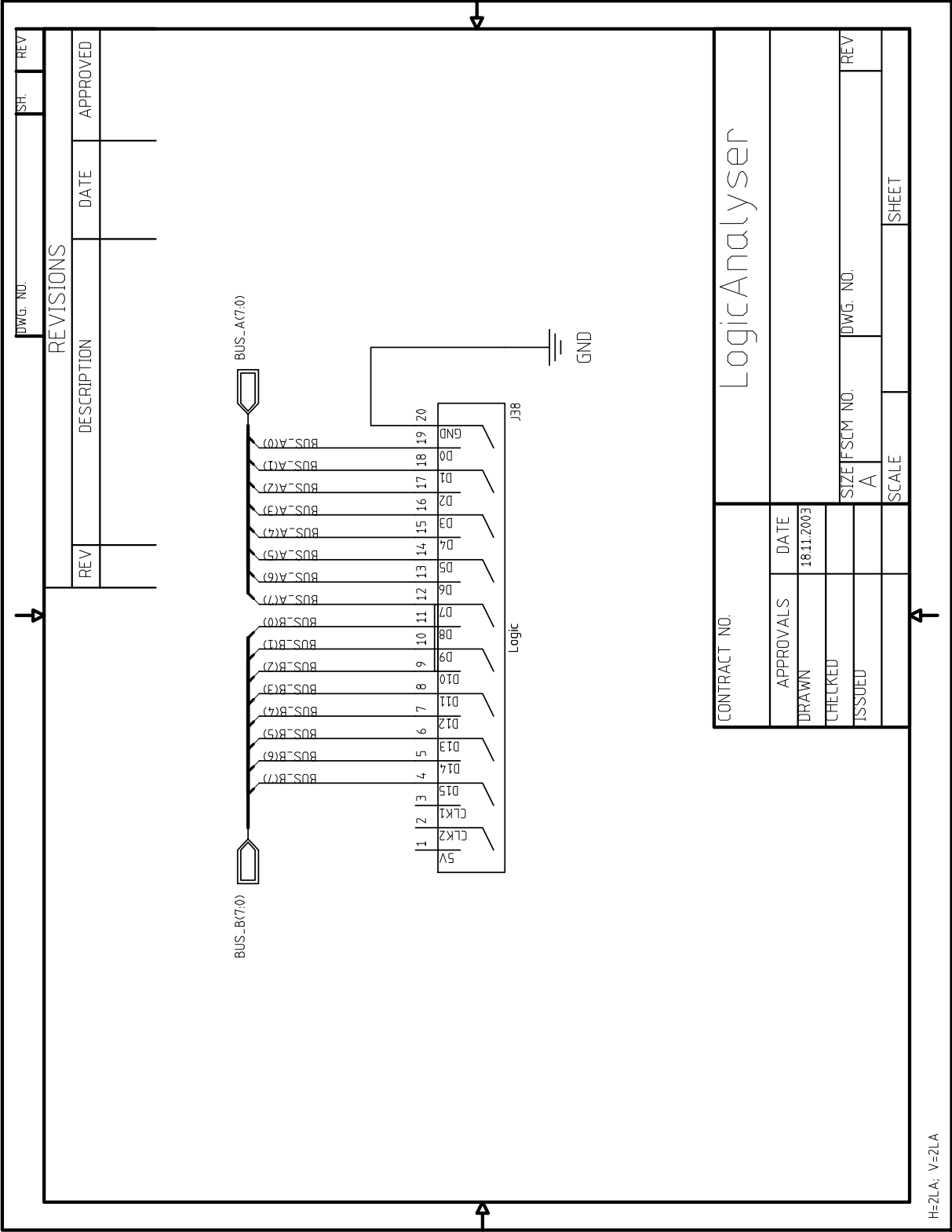
SCALE

SHEET

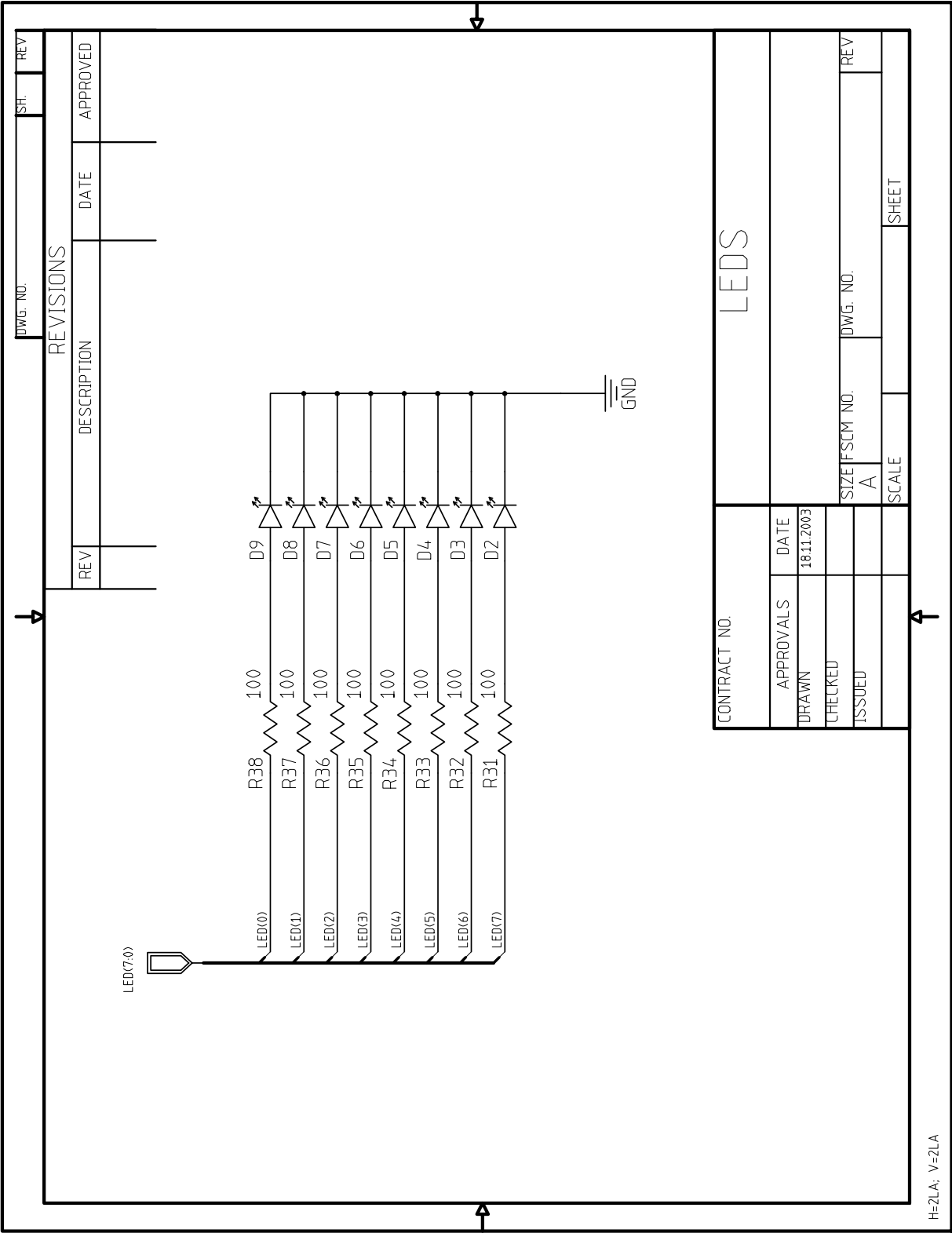
Clock_FPGA

H=2LA; V=2LA

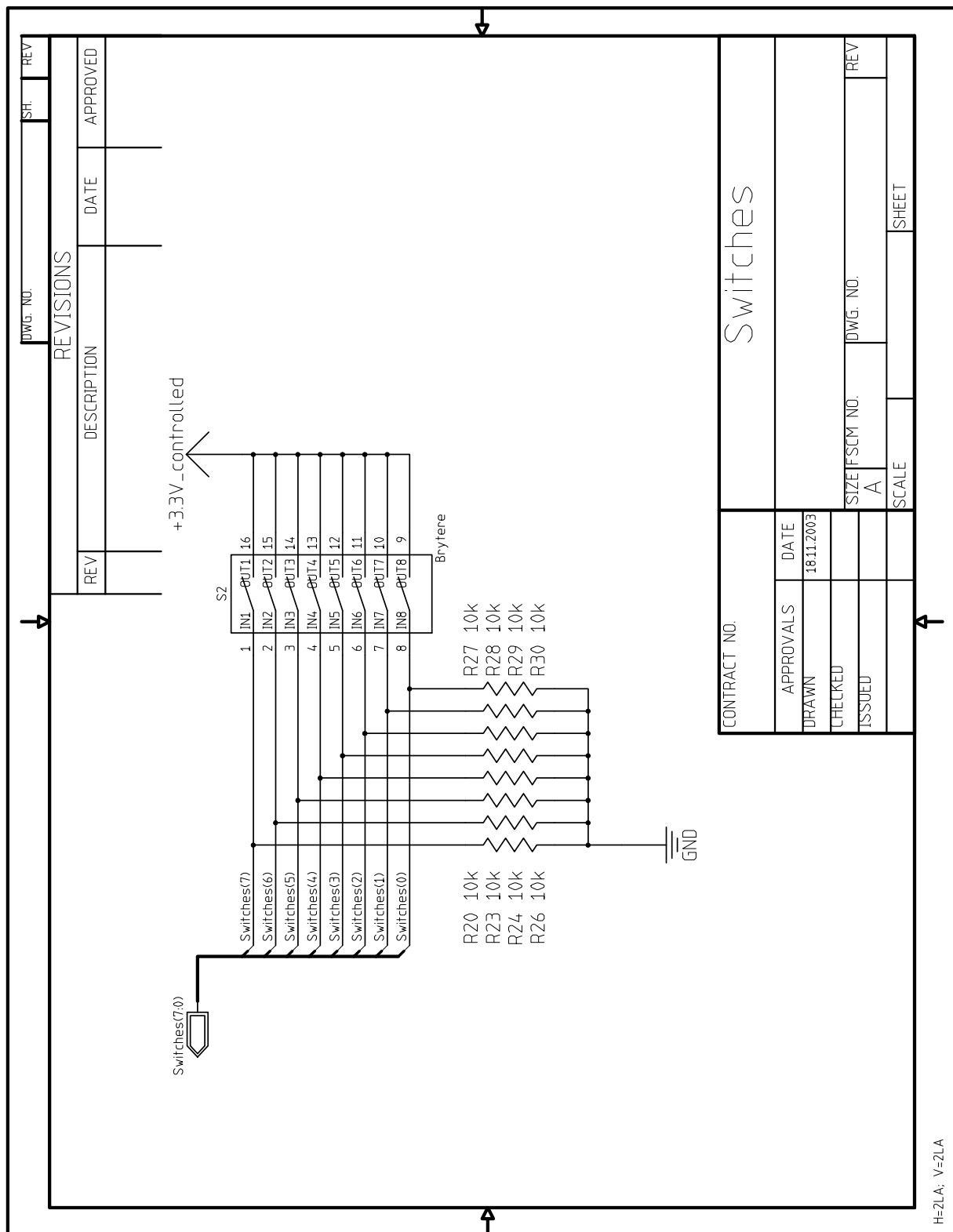
Figur 77: Sensorkort - FPGA klokke

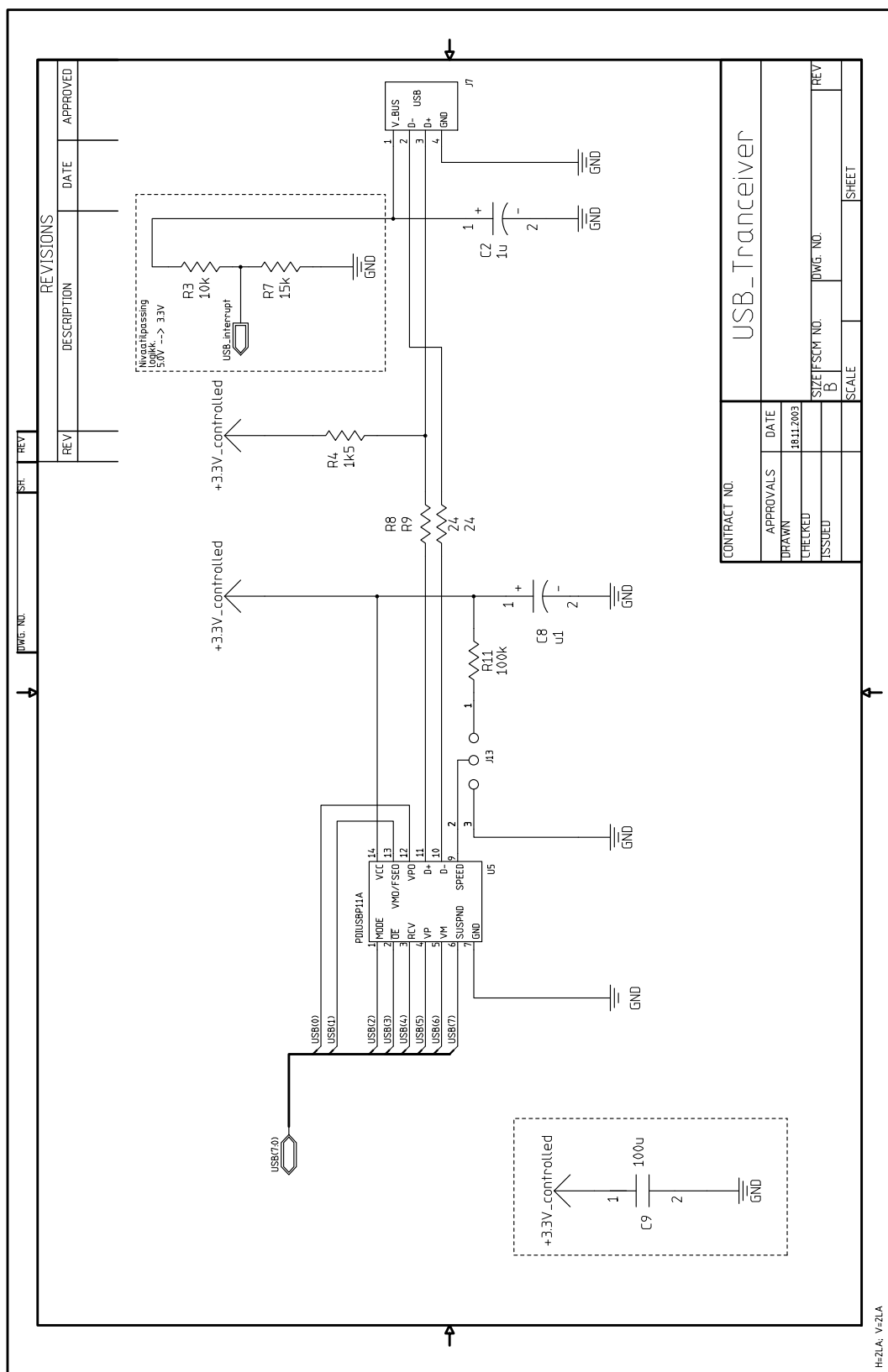


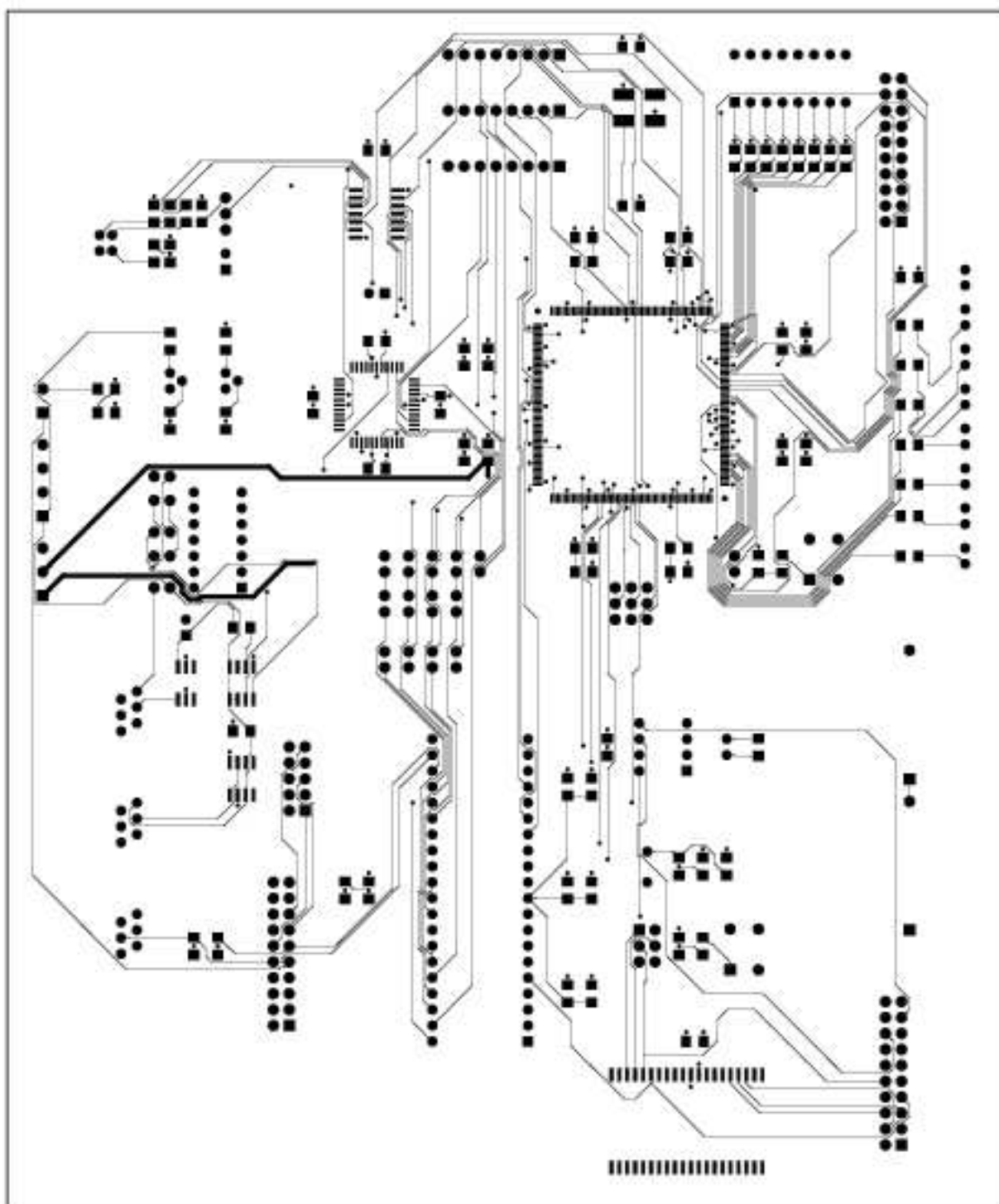
Figur 78: Sensorkort - Logikkanalysator FPGA



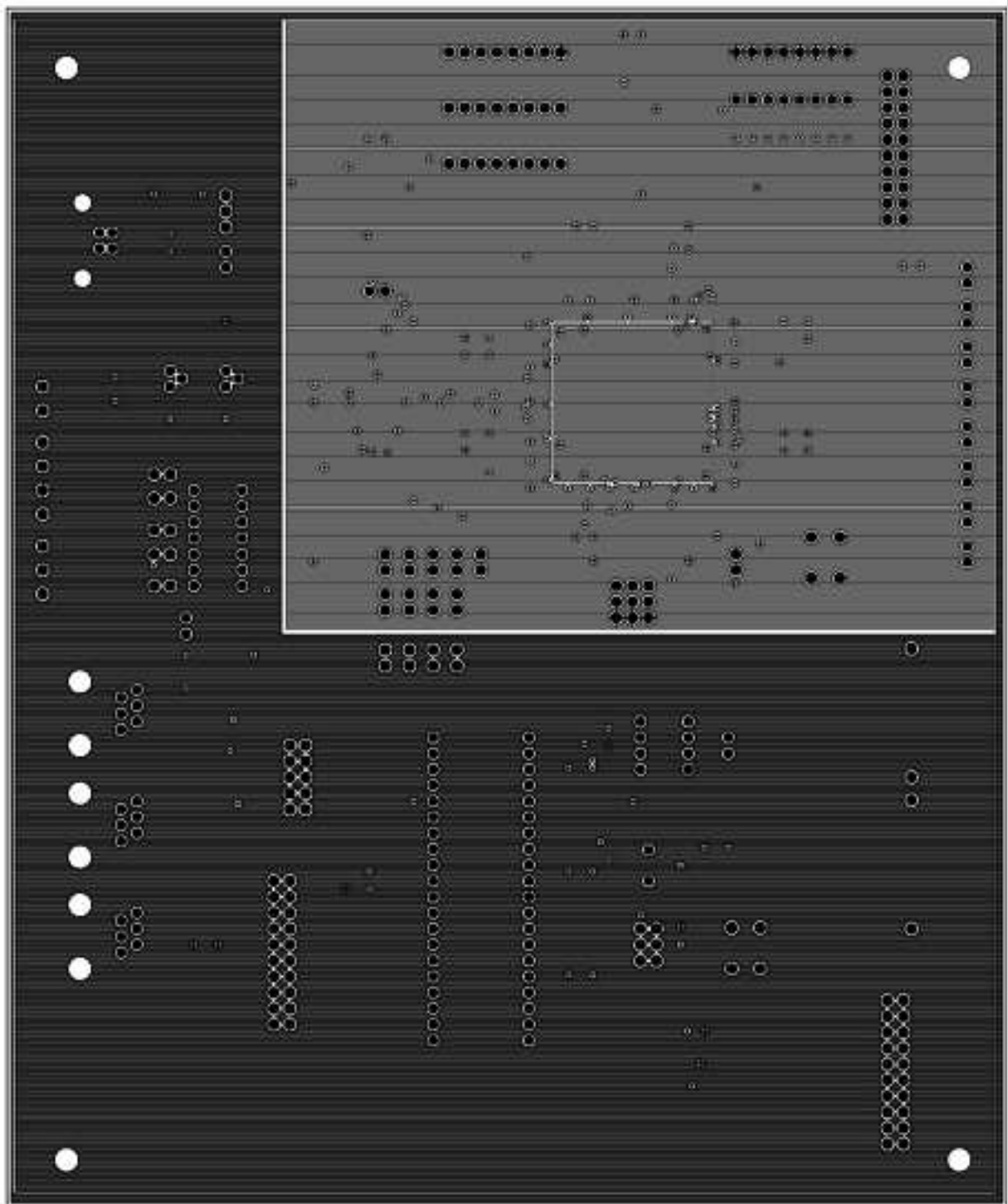
Figur 79: Sensorkort - Lysdioder



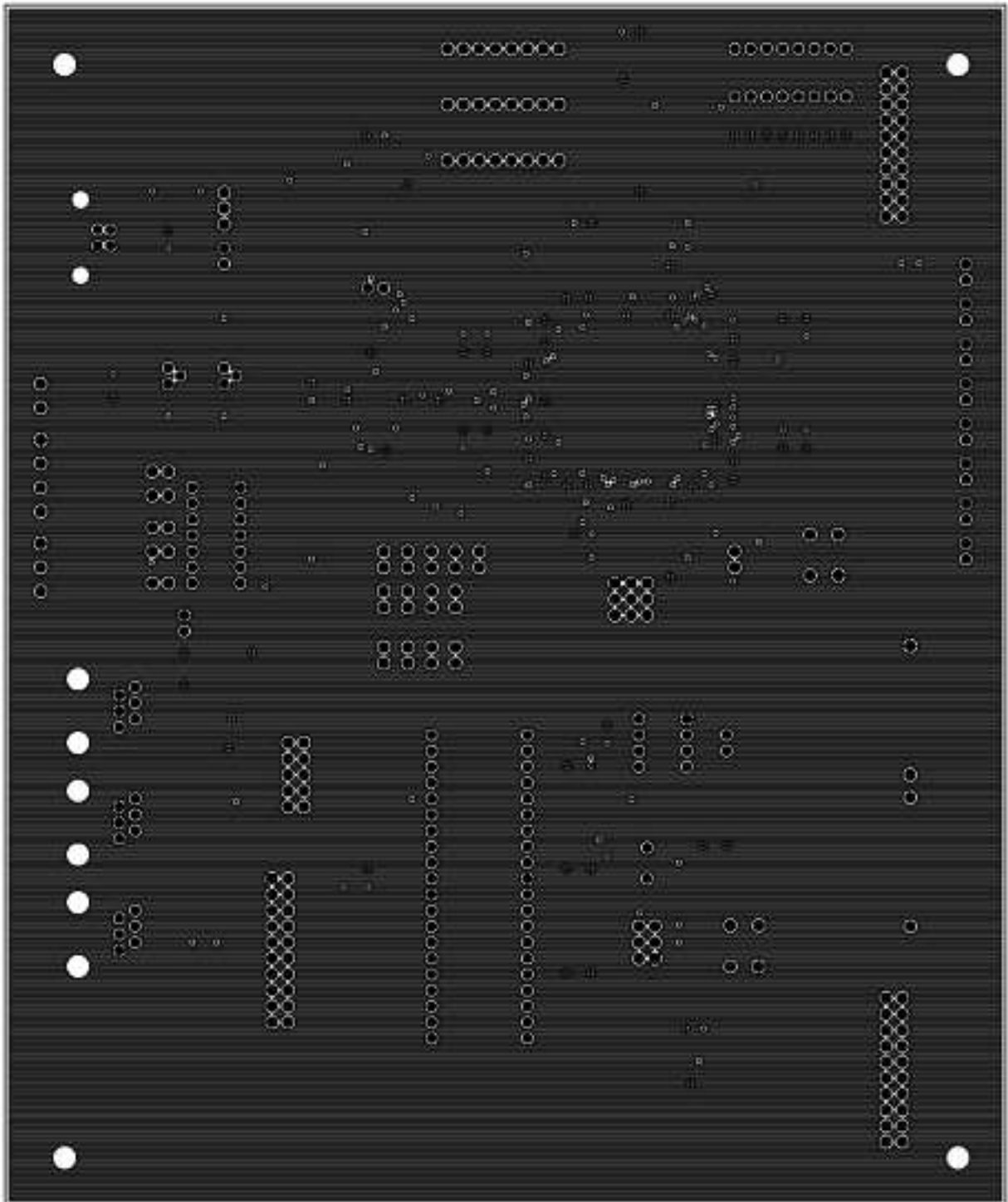




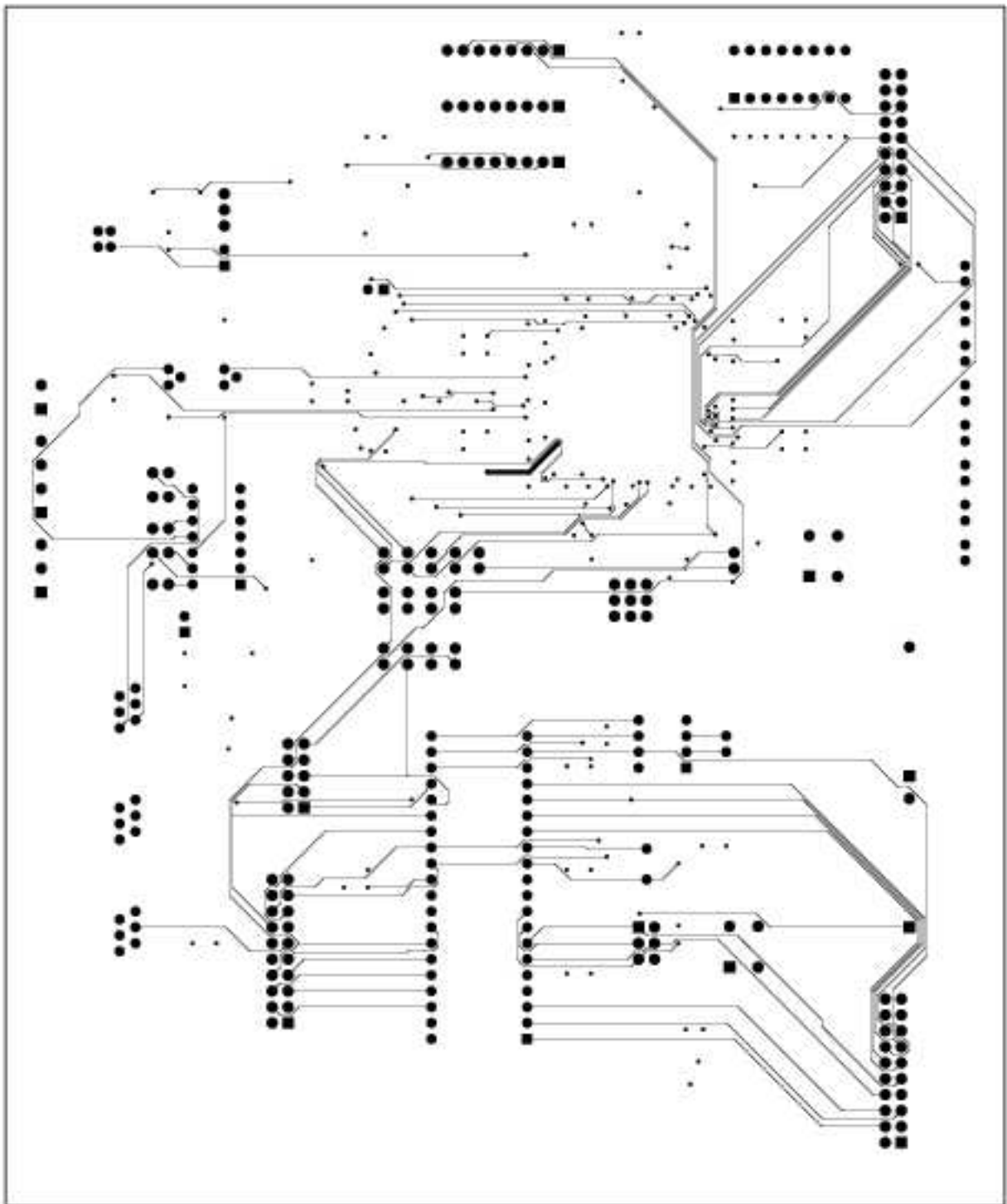
Figur 82: Sensorkort - PCB lag 1



Figur 83: Sensorkort - PCB lag 2



Figur 84: Sensorkort - PCB lag 3

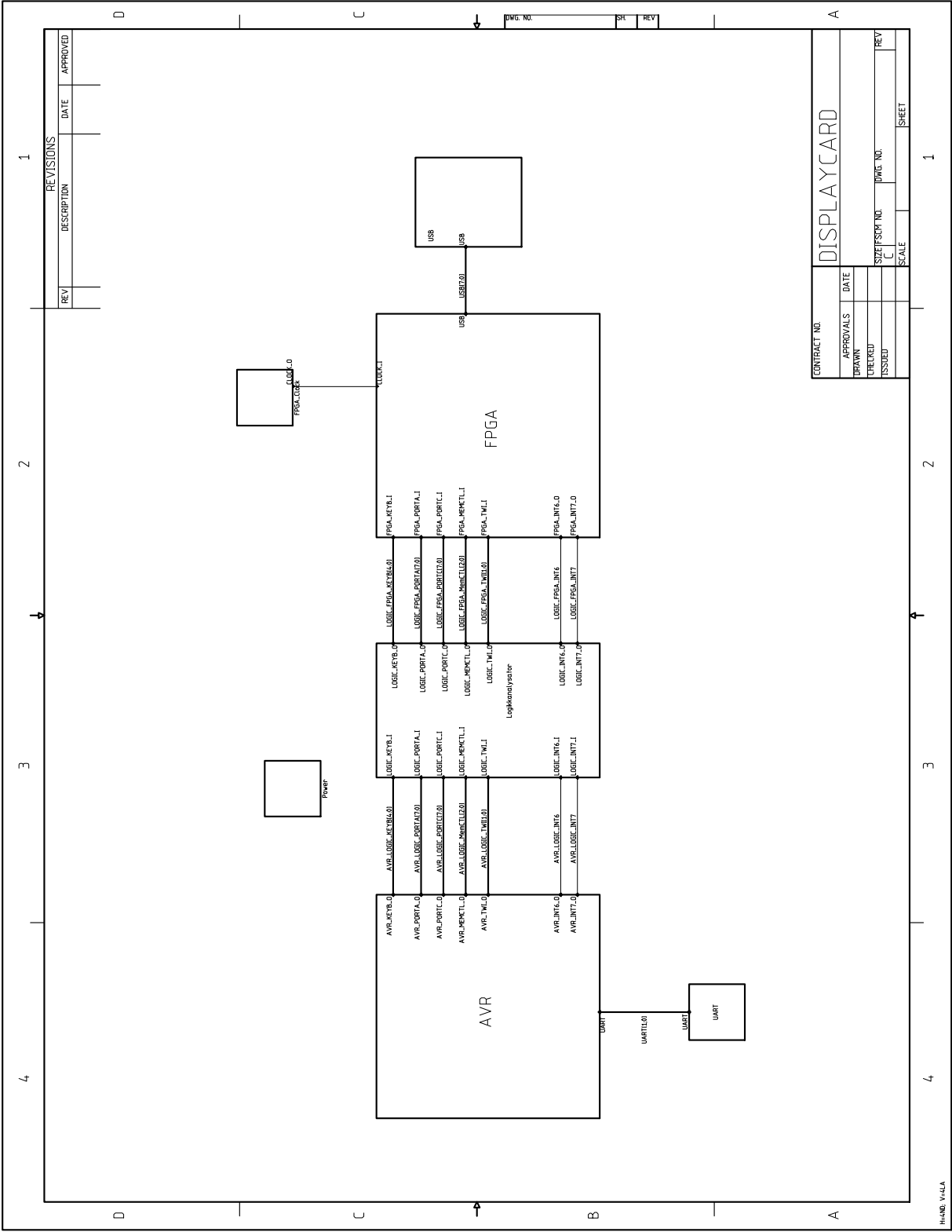


Figur 85: Sensorkort - PCB lag 4

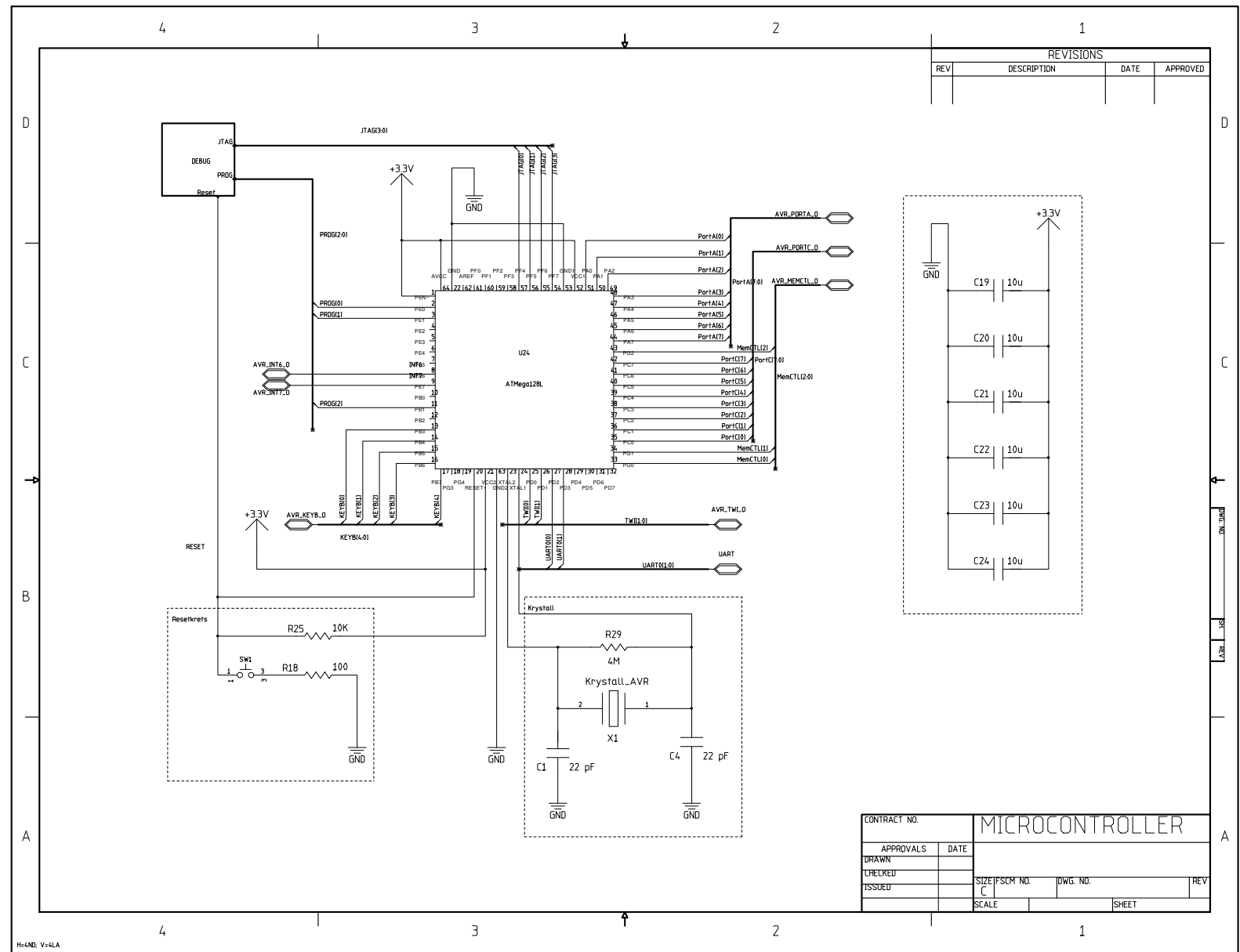
Item	Qty	Part number	Description	References
1	1	ATMega128L		U24
2	1	AVR_JTAG		J1
3	1	BC547B	Transistor, NPN BJT	Q1
4	41	Cap_smd		C1-C41
5	1	FPGA_Clock_smd		X2
6	1	FPGA_JTAG		U10
7	1	Keyb_Conn		U13
8	1	Keyboard		U17
9	1	Krystall_AVR	Crystal	X1
10	16	LED	LED, Photoemissive Diode	D1-D16
11	2	MEM_ADDR_DATA_CONN		U14-U15
12	1	MEM_CTL_CONN		U16
13	1	Mode_Con		U22
14	1	PDIUSBP11A		U6
15	1	Prog_Con		U18
16	1	RJ11		U2
17	30	Res_smd	Resistor	R1-R30
18	1	Spartan2E		U21
19	2	TWI_CON		U5,U23
20	1	UART_CONN		U12
21	1	XC18V02		U25
22	2	push_button		SW1-SW2
23	1	usb_a		U7
24	1	4-pin		J2
25	1	74x14	Inverter	U26

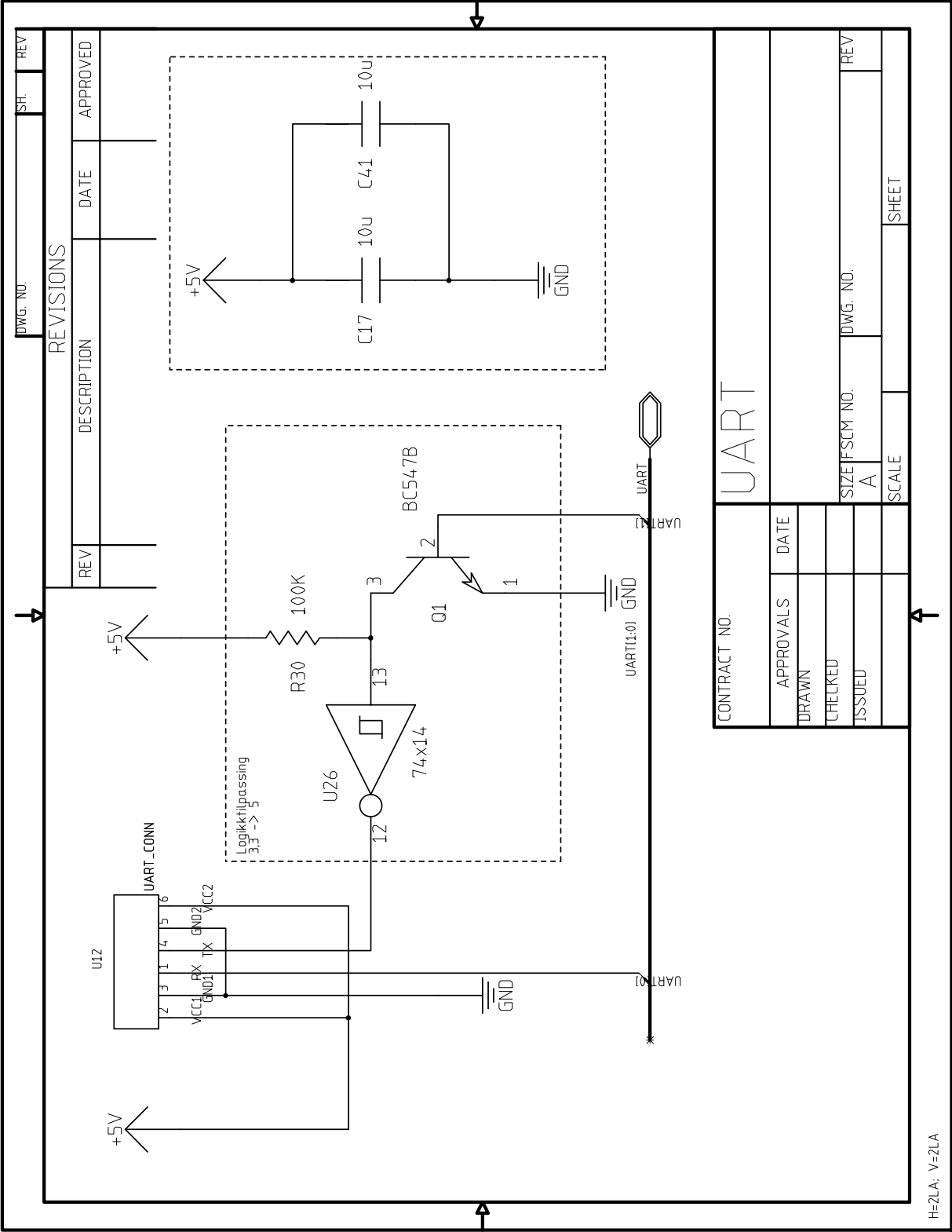
Tabell 22: Displaykort - Materialer

E.2 Displaykort

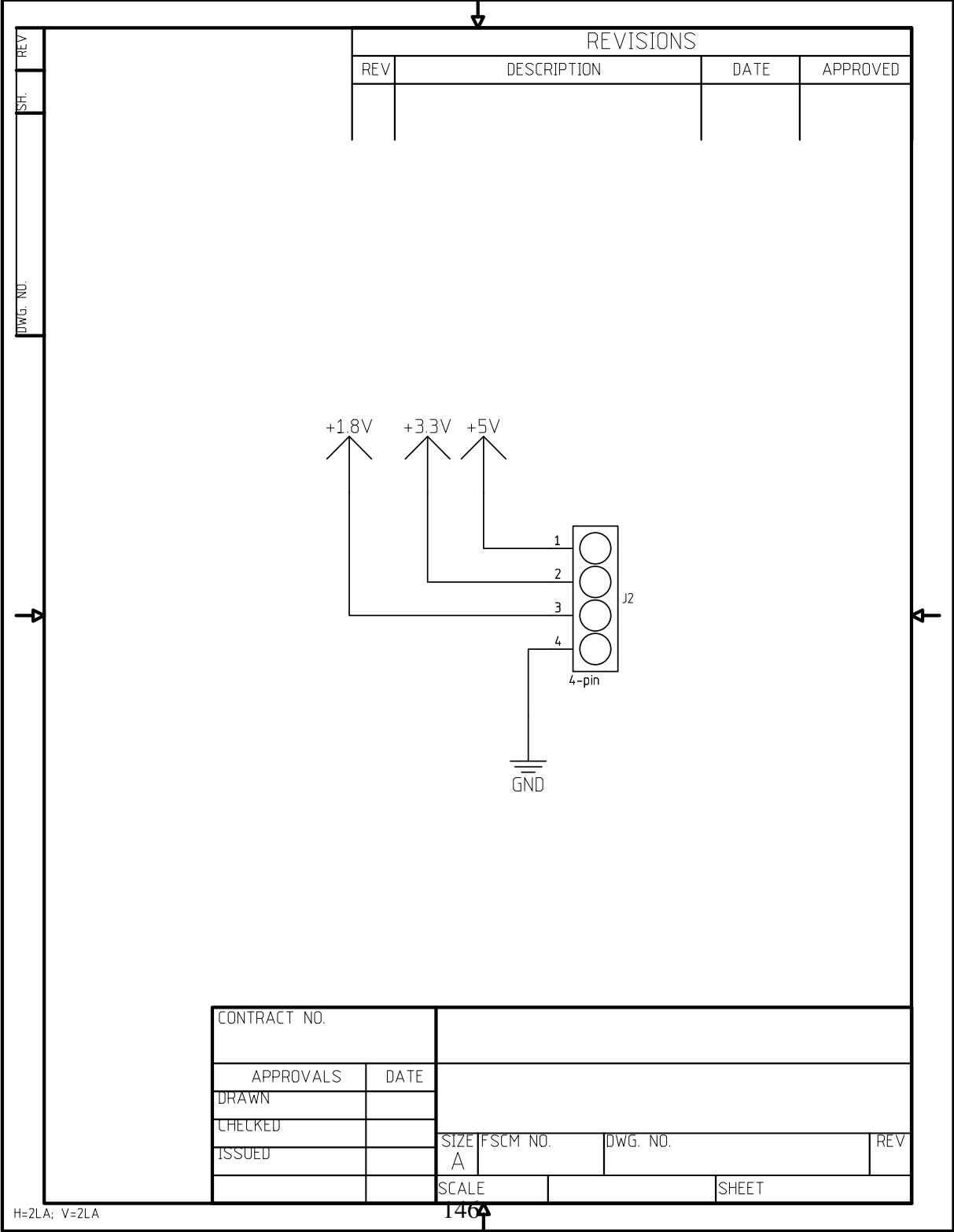


Figur 86: Displaykort - Toppnivå

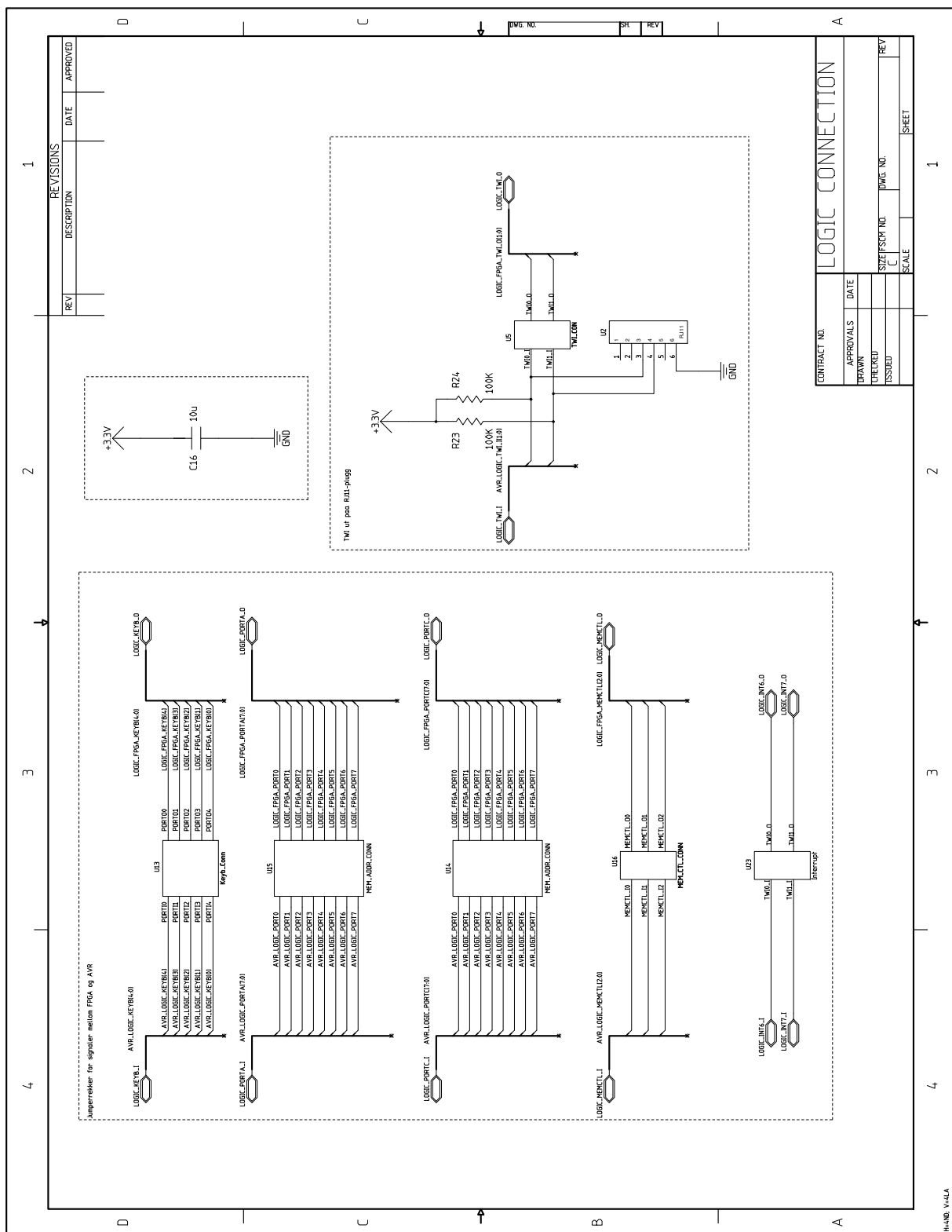


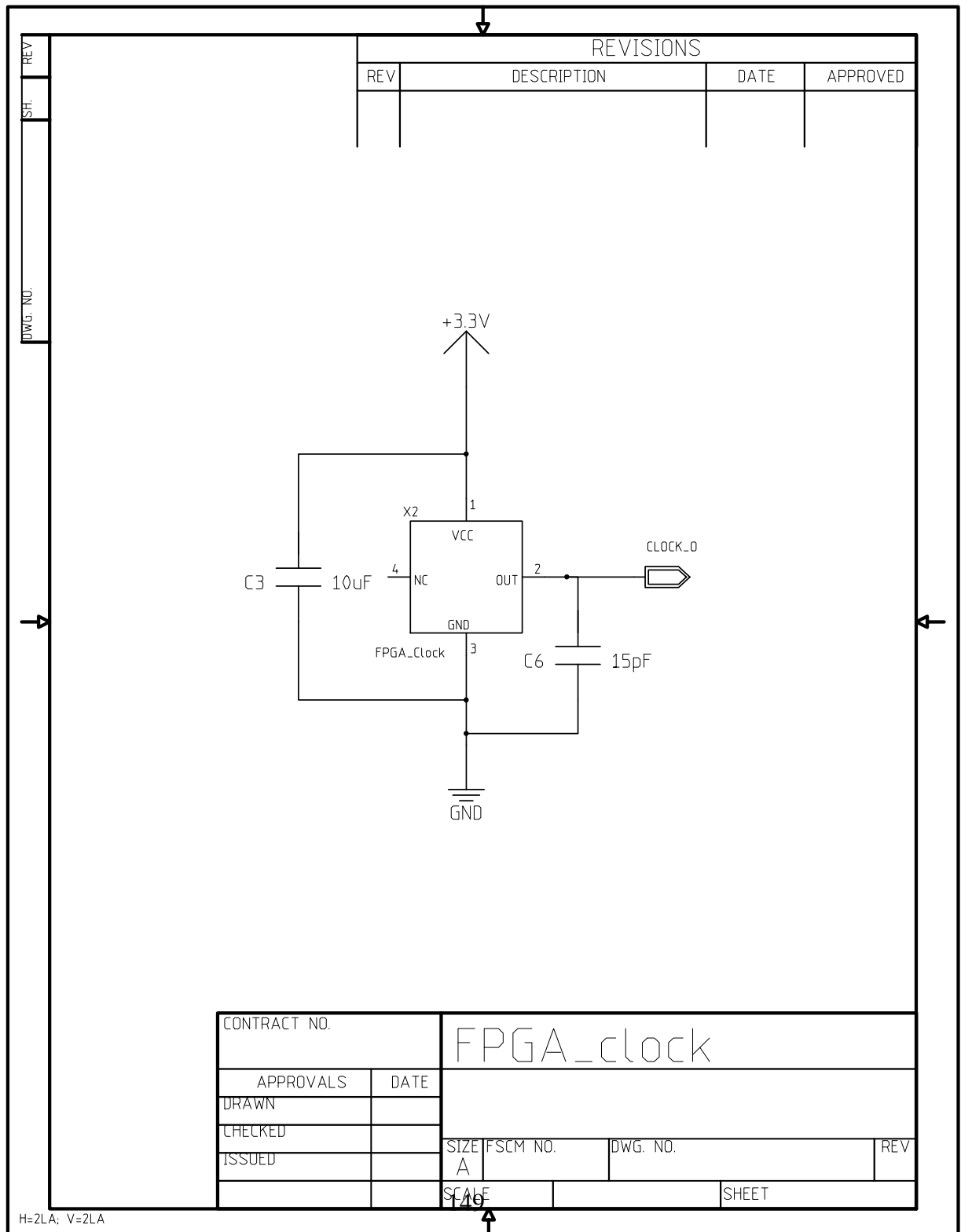


Figur 88: Displaykort - UART

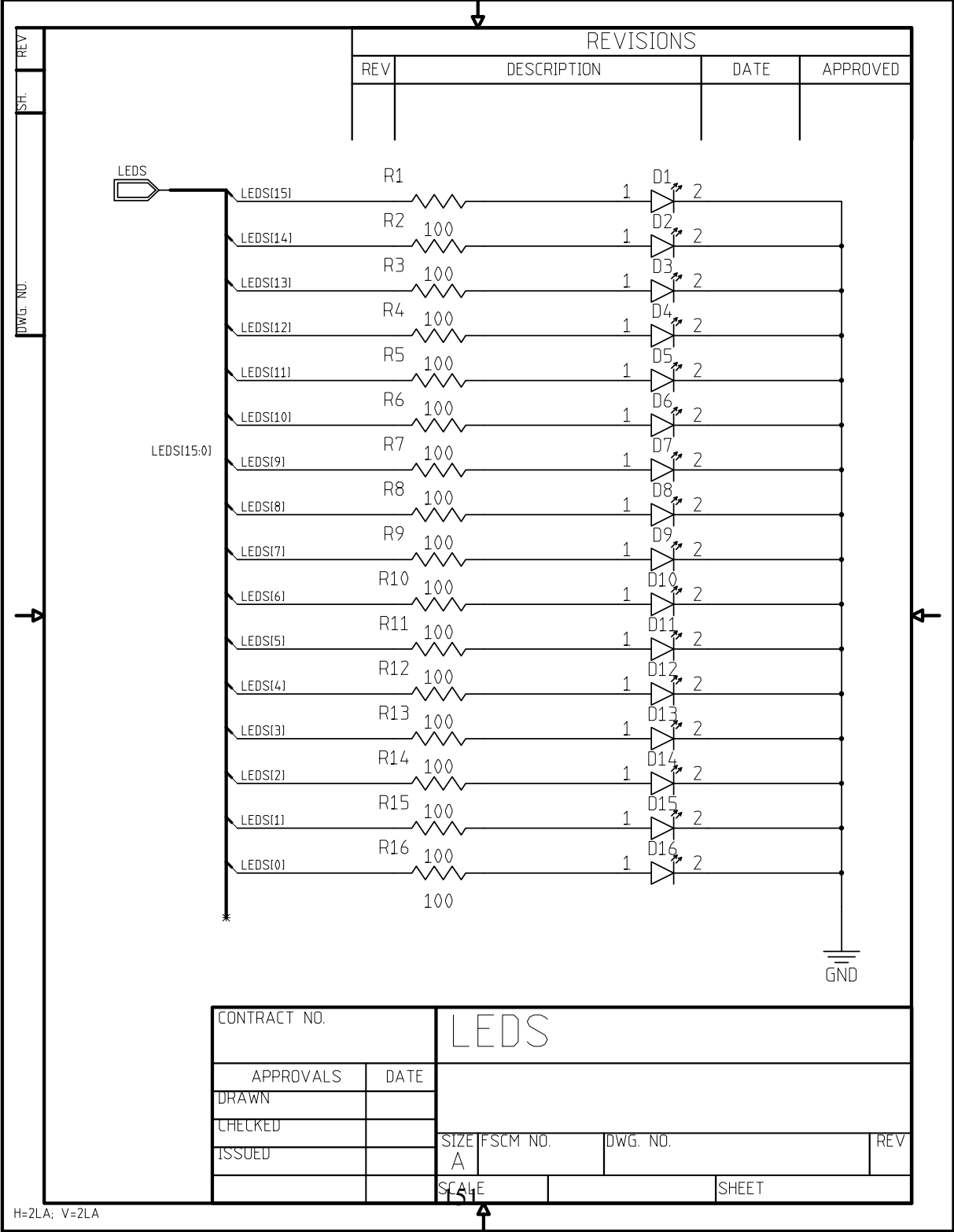


Figur 89: Displaykort - Powerkoblinger

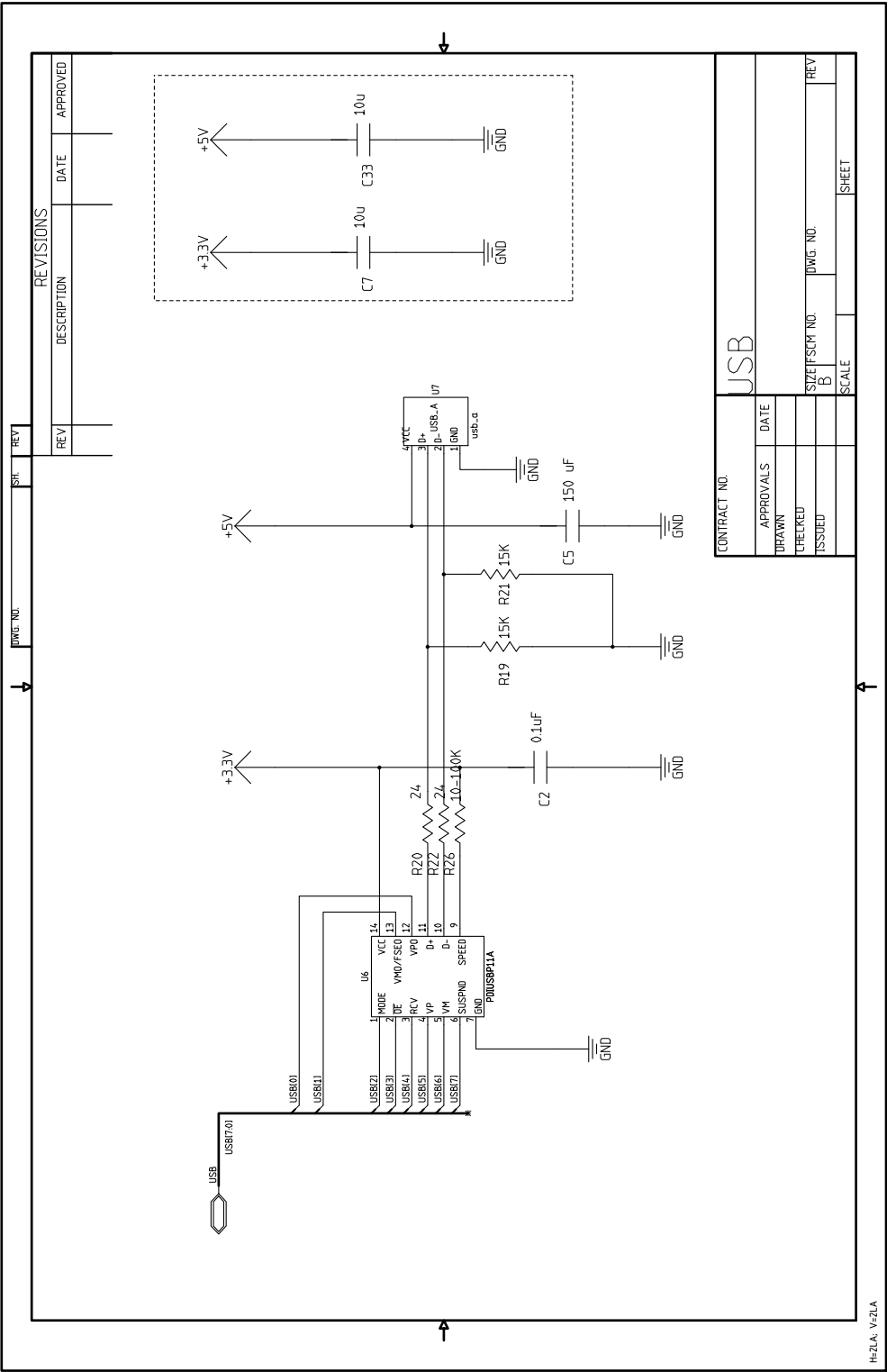




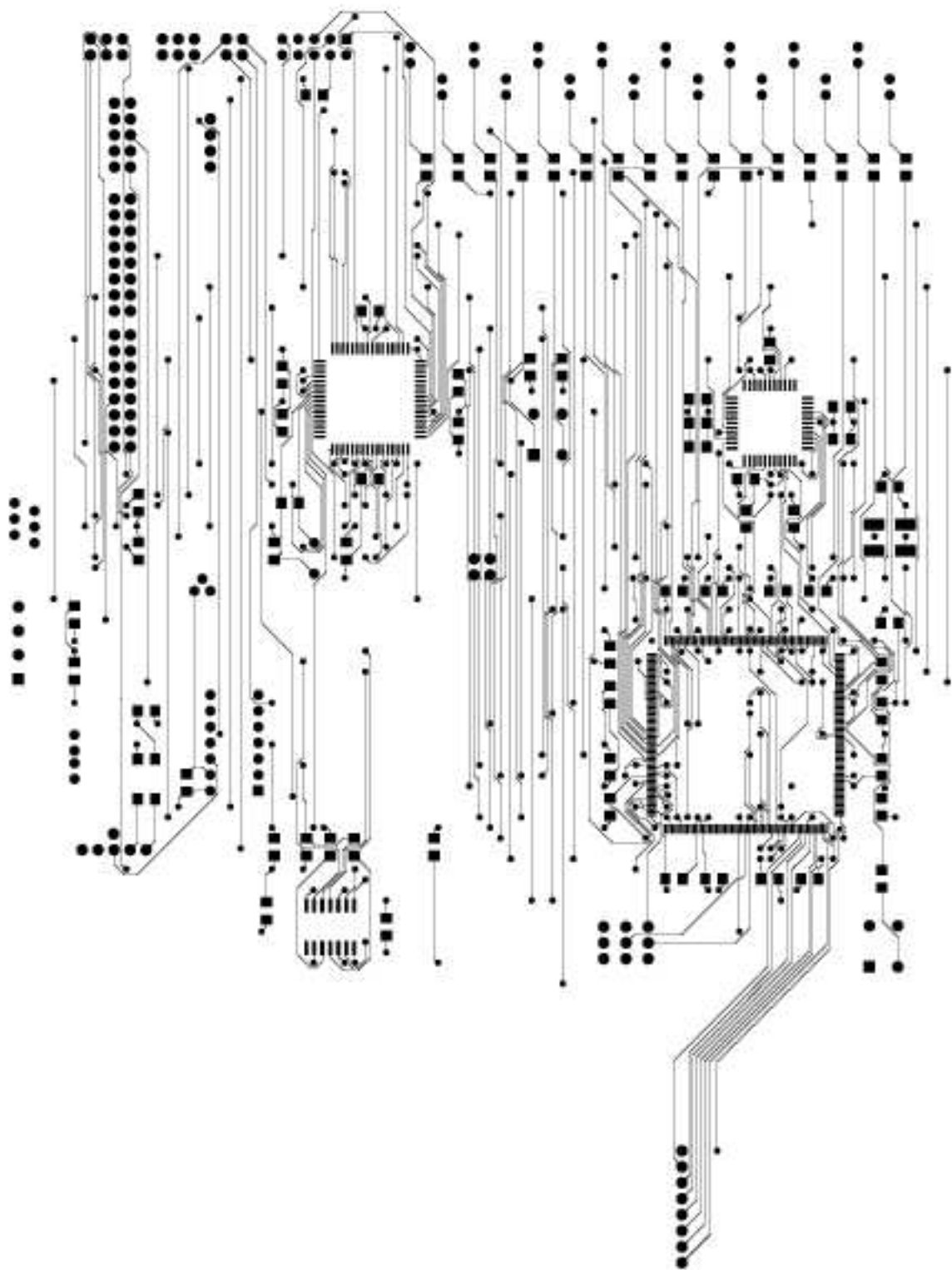
Figur 92: Displaykort - FPGA klokke



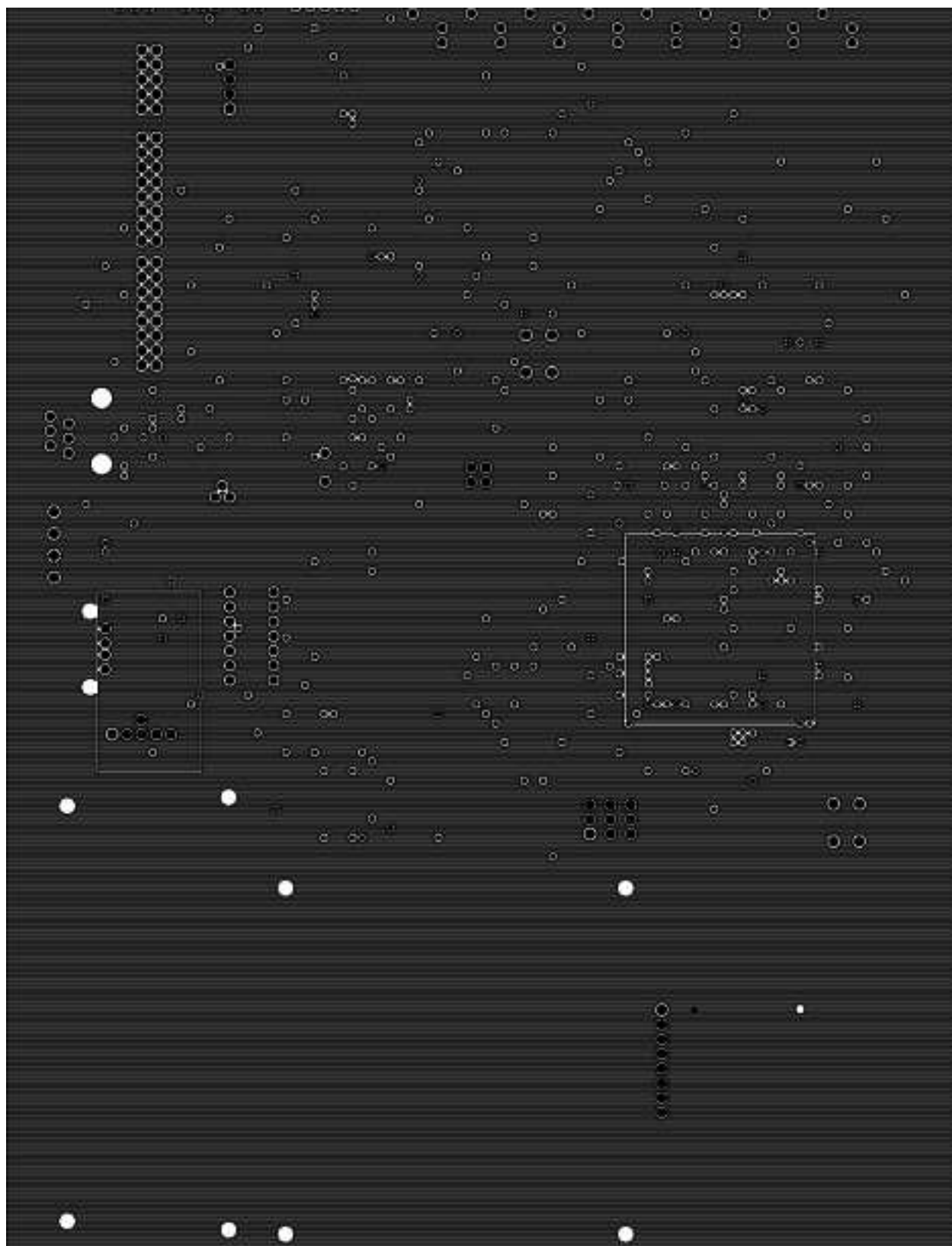
Figur 94: Displaykort - Lysdioder



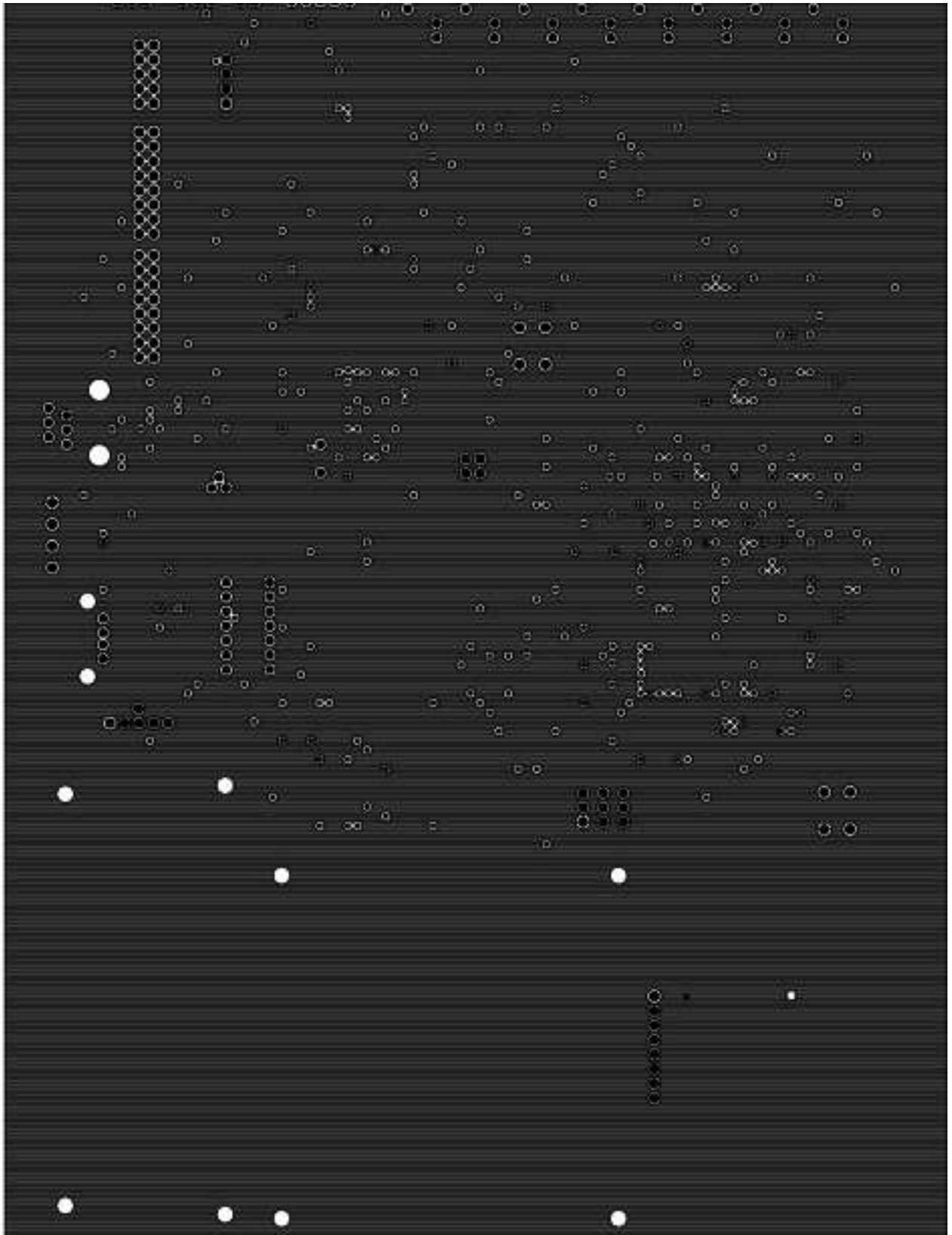
Figur 95: Displaykort - USB transciever



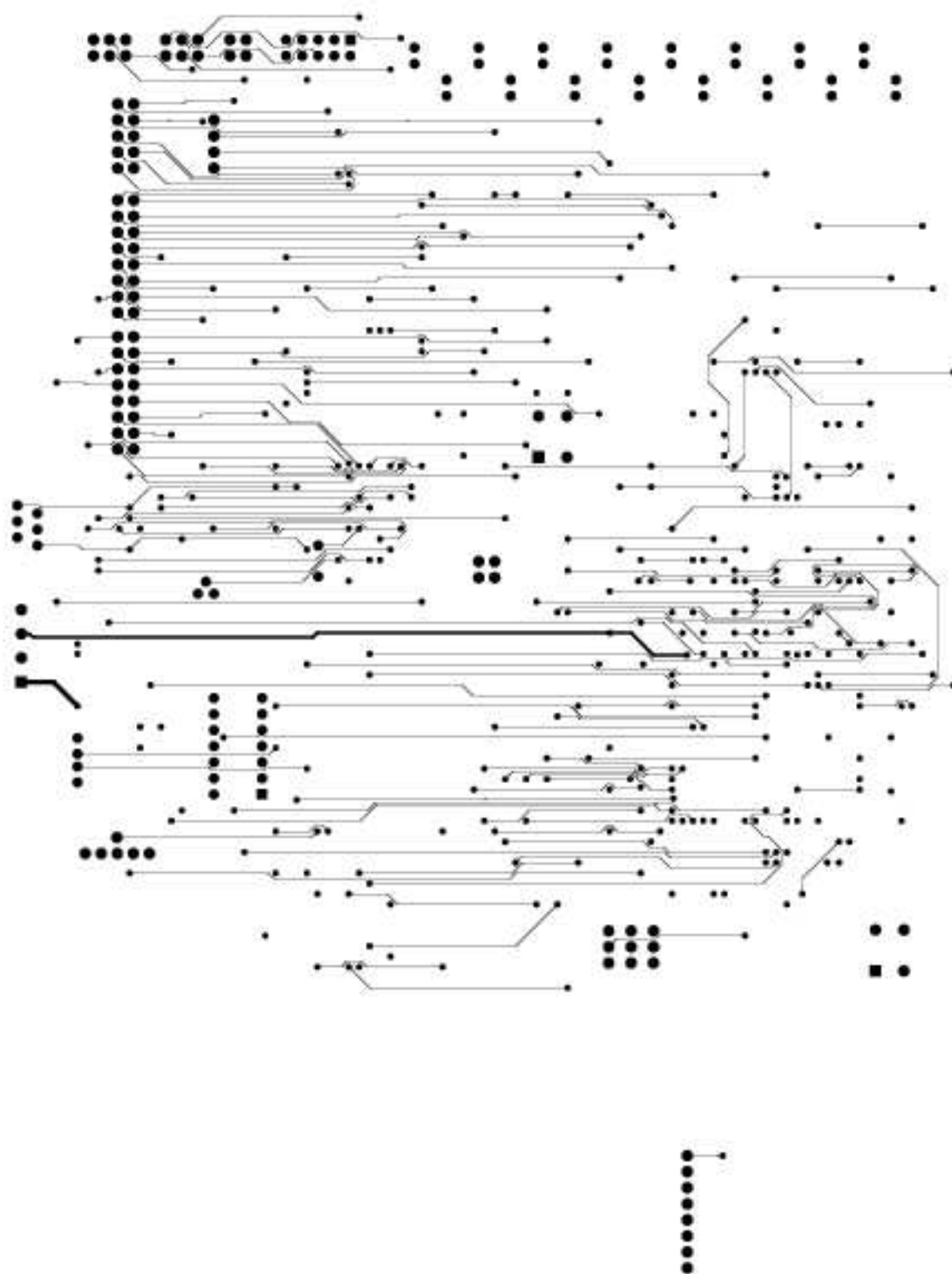
Figur 96: Displaykort - PCB lag 1



Figur 97: Displaykort - PCB lag 2



Figur 98: Displaykort - PCB lag 3

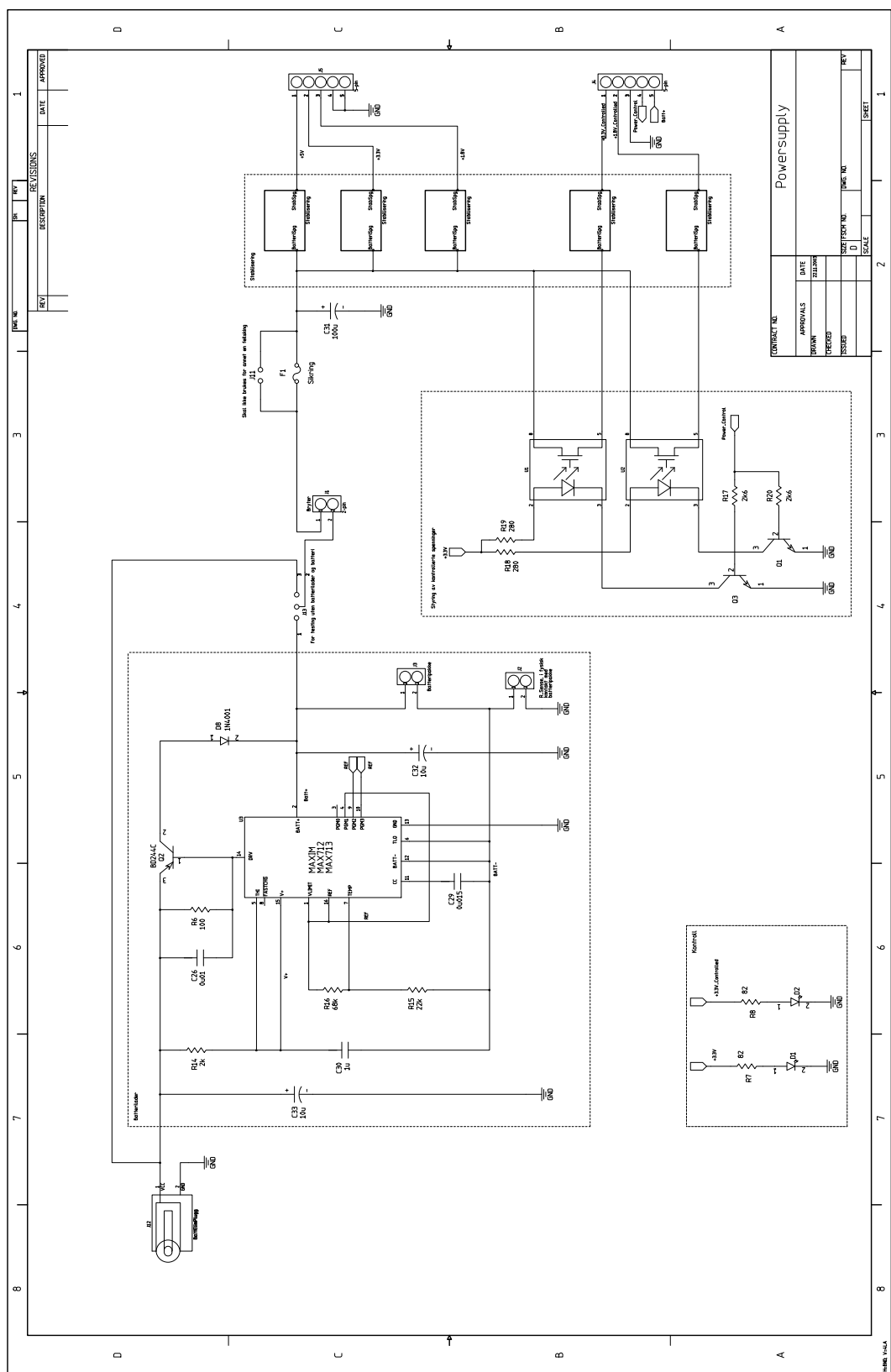


Figur 99: Displaykort - PCB lag 4

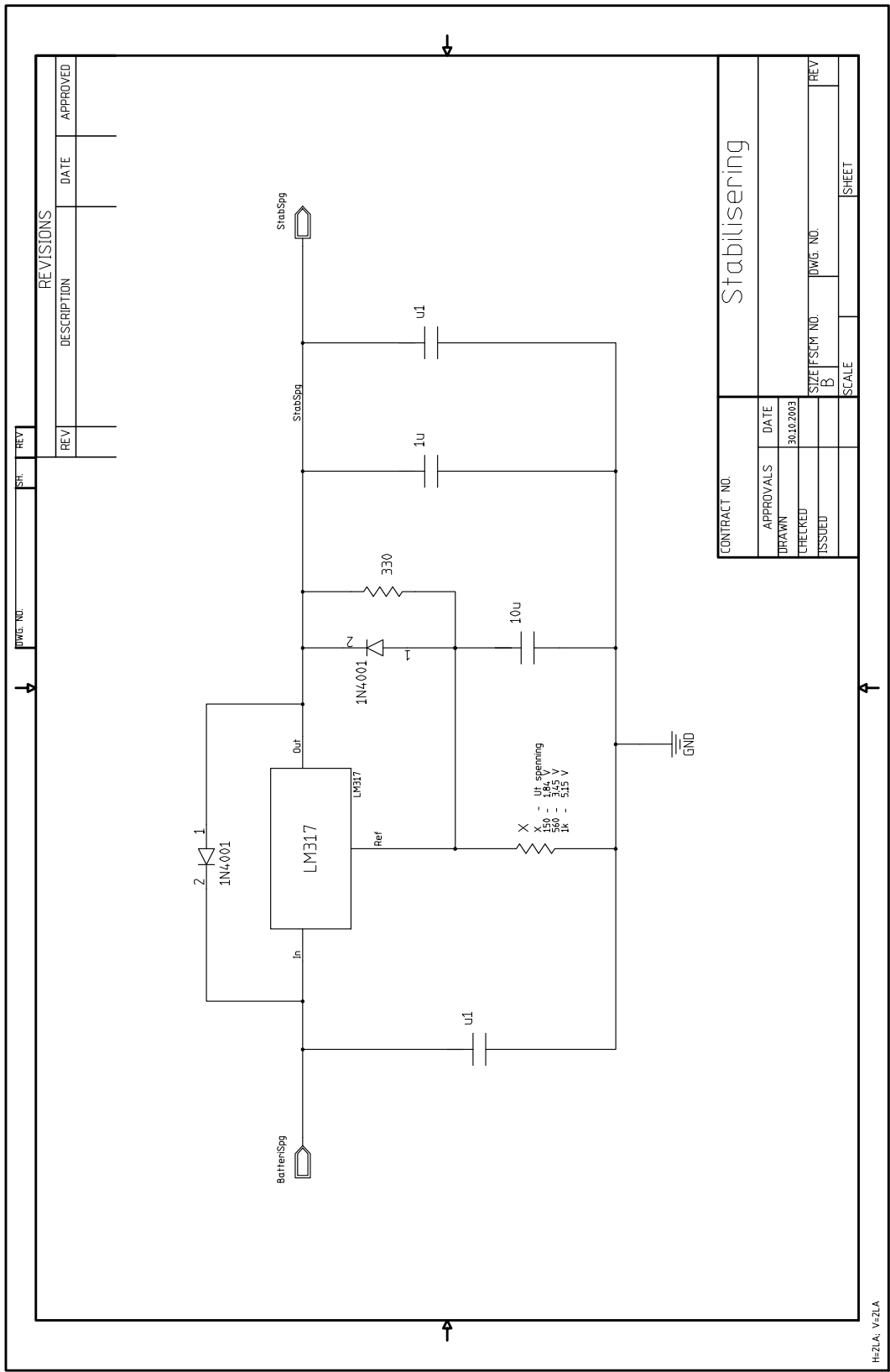
Item	Qty	Part number	Description	References
1	1	LM258N	Opamp 5-pin	U1
2	1	RJ11		J1
3	8	Res_thru		R1-R8
4	1	Sensor		U3
5	2	Var-res		P1-P2

Tabell 23: Lyssensor - Materialforbruk

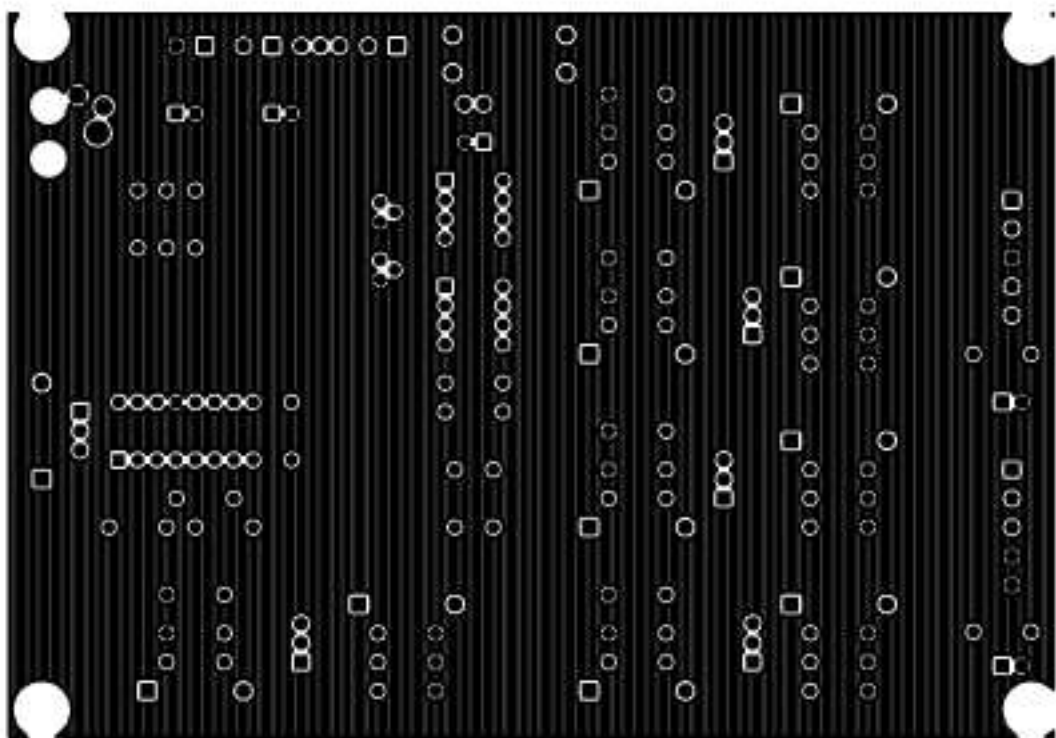
E.3 Powerkort og lyssensor



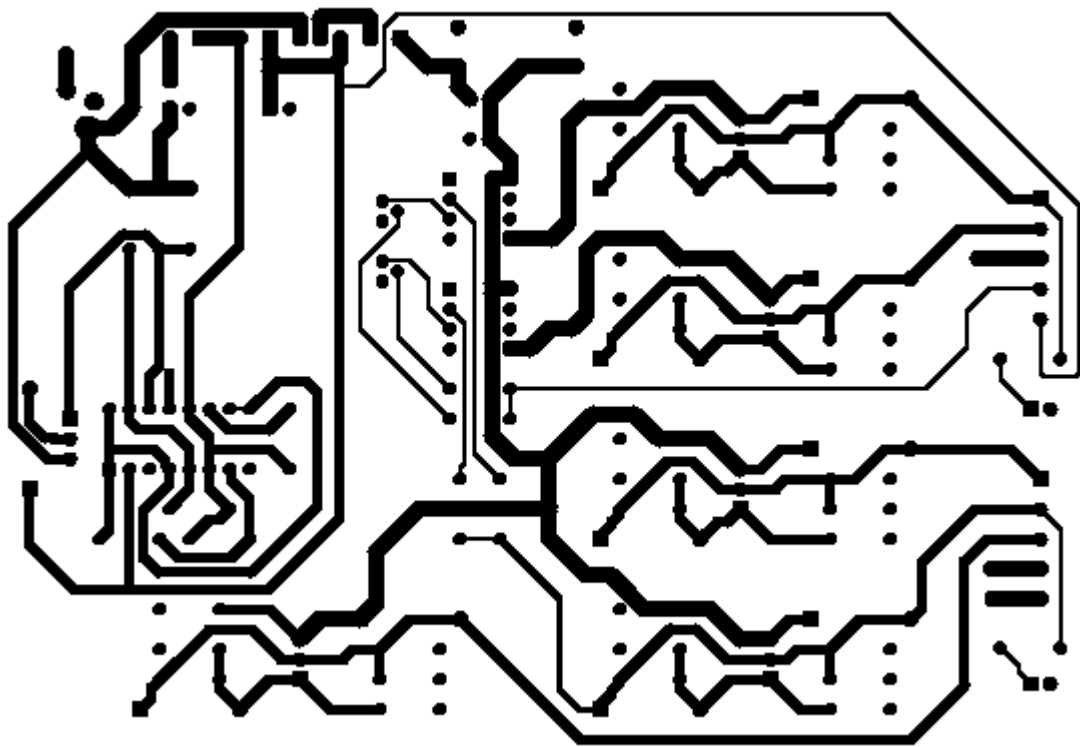
Figur 100: Powerkort - Toppnivå



Figur 101: Powerkort - Spenningsregulatorer



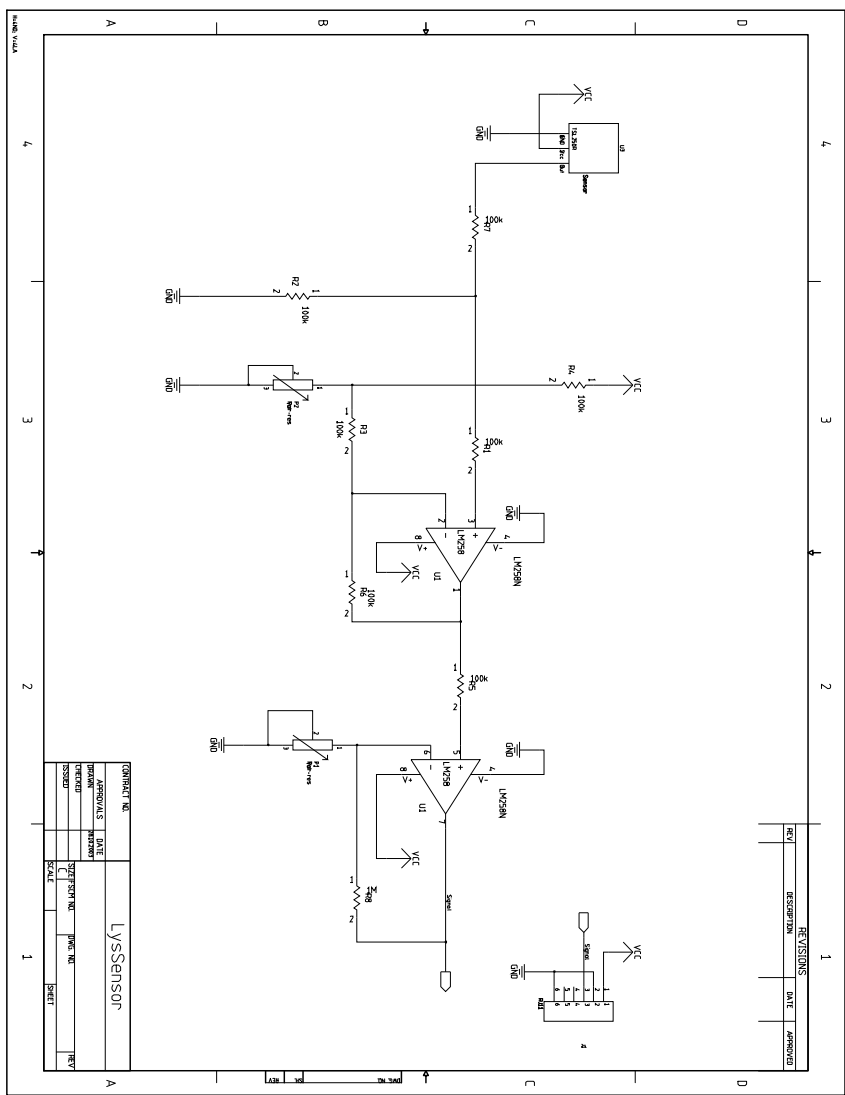
Figur 102: Powerkort - PCB lag 1



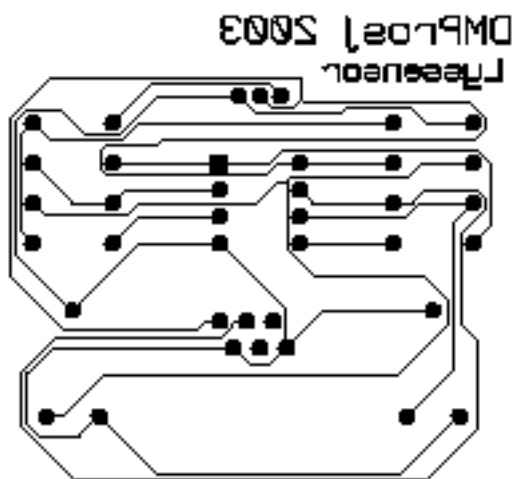
Figur 103: Powerkort - PCB lag 2

Item	Qty	Part number	Description	References
1	2	BC547B	Transistor, NPN BJT	Q1,Q3
2	1	BD244C	Transistor, PNP BJT	Q2
3	1	BattElimPlugg		J12
4	3	CCR75CG101FS	Capacitor	C26,C29-C30
5	20	CCR75CG151FS	Capacitor	C6-C25
6	3	Cap_lyt_liten	Electrolytic Capacitor	C31-C33
7	2	Halvlederele		U1-U2
8	1	Jumper	Jumper	J11
9	2	LED	LED, Photoemissive Diode	D1-D2
10	5	LM317		U4-U8
11	1	MAX713		U3
12	16	Res_thru	Resistor	R1-R16
13	4	Res_thru		R17-R20
14	1	Sikring	Fuse	F1
15	11	1N4001	Diode	D3-D13
16	3	2-pin		J1-J3
17	1	3-pin-korts		J13
18	2	5-pin		J4-J5

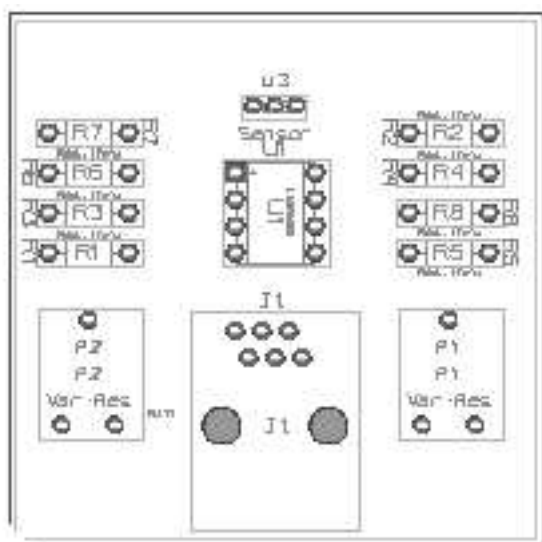
Figur 104: Powerkort - Materialer



Figur 105: Lyssensor - Skjemategning

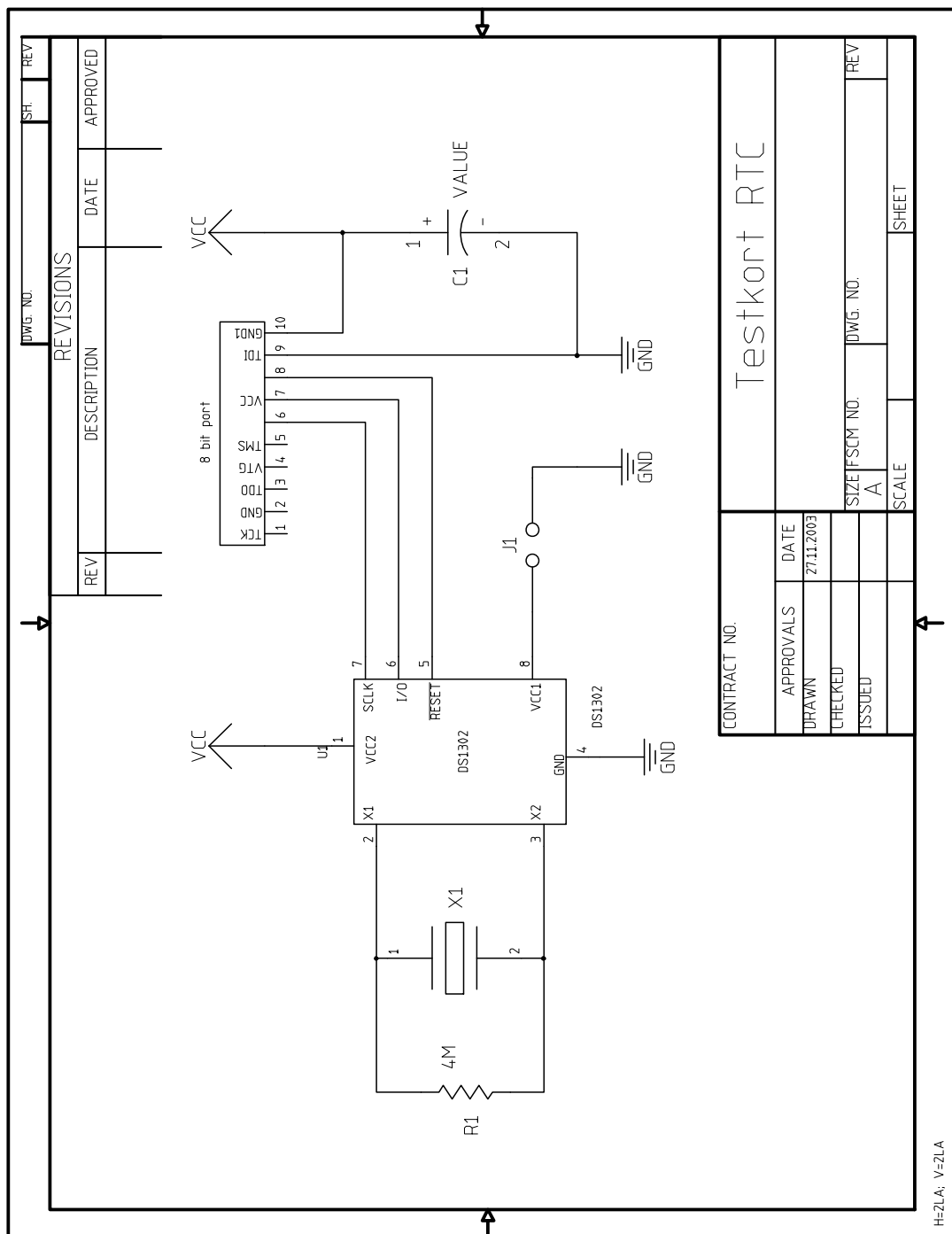


Figur 106: Lyssensor - PCB

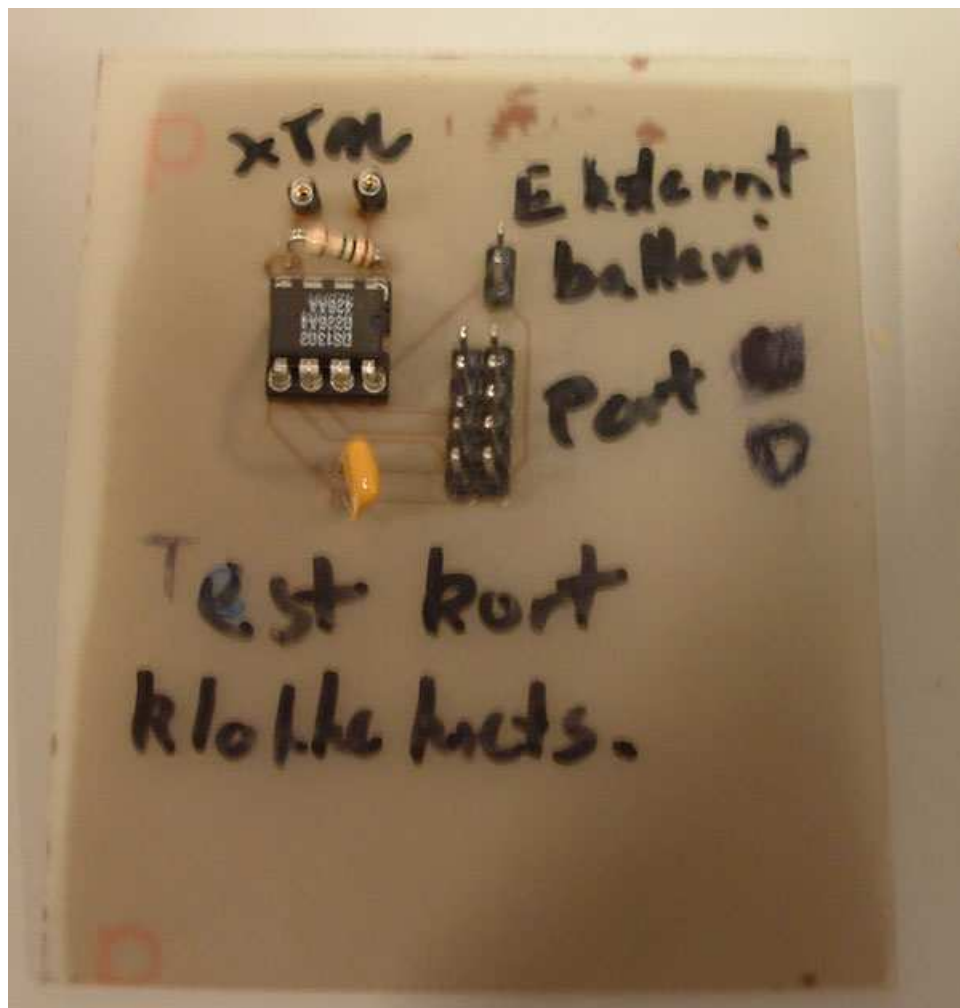


Figur 107: Lyssensor - Silkeprint

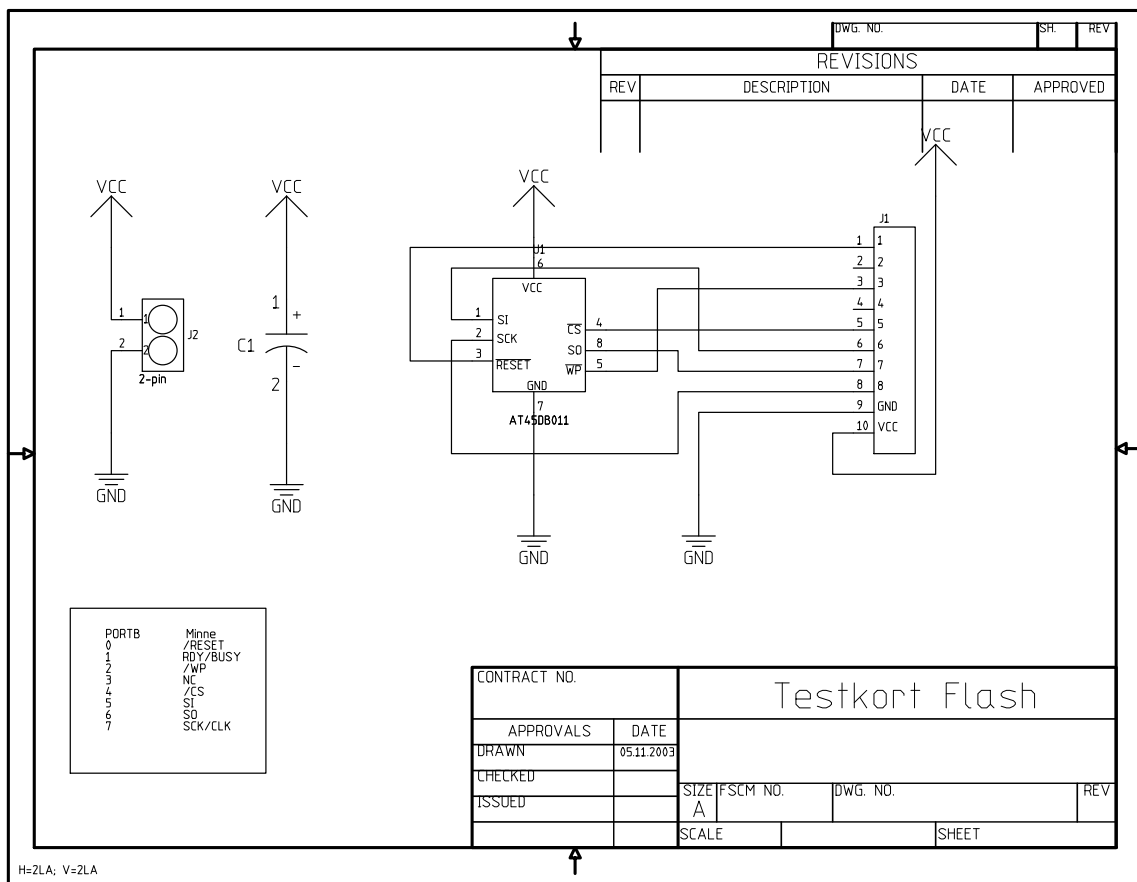
E.4 Diverse testkort



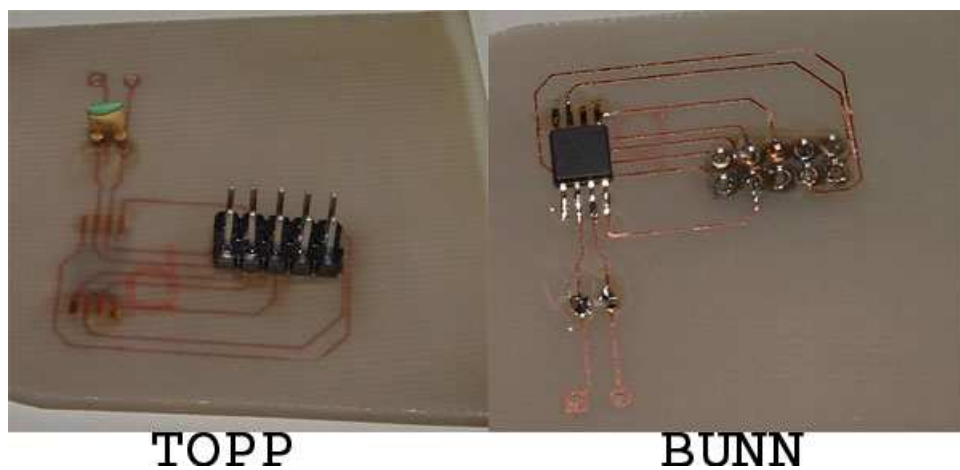
Figur 108: Skjema for sanntidsklokke-testkortet



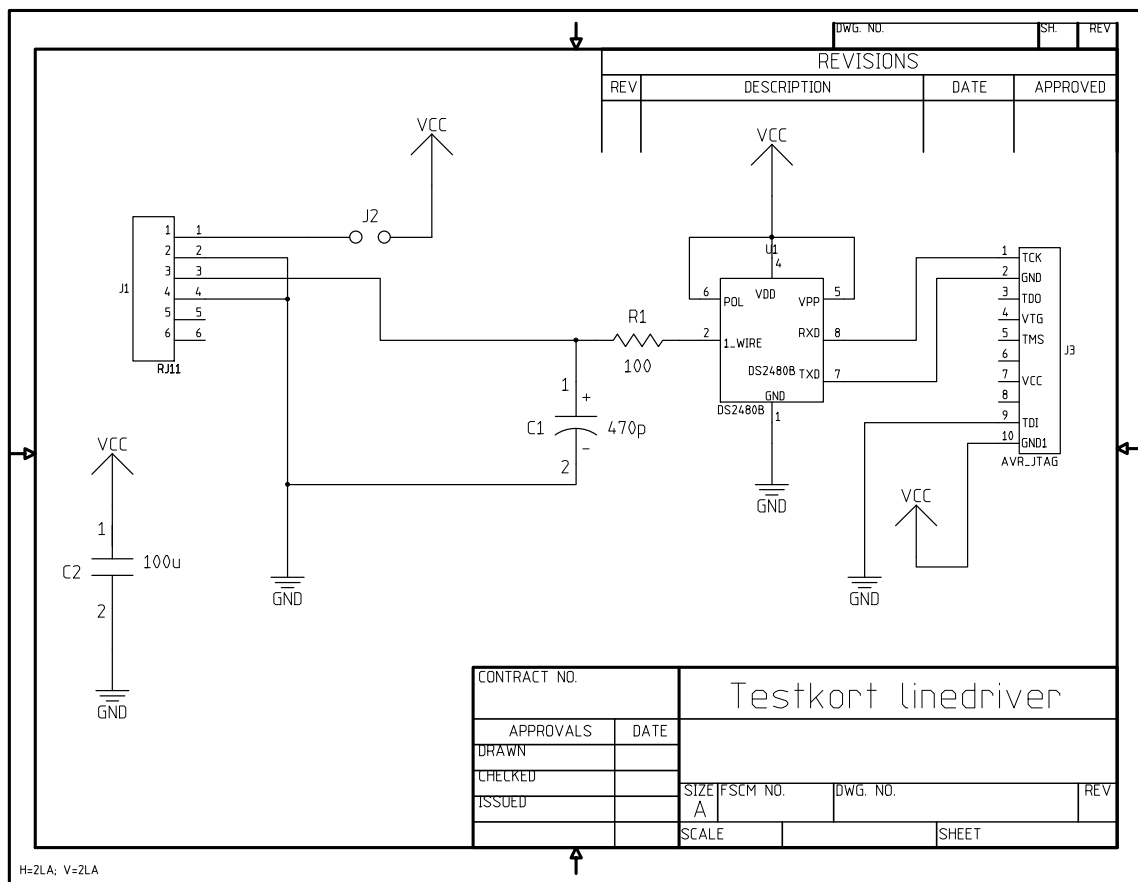
Figur 109: Slik ser testkortet for sanntidsklokken ut



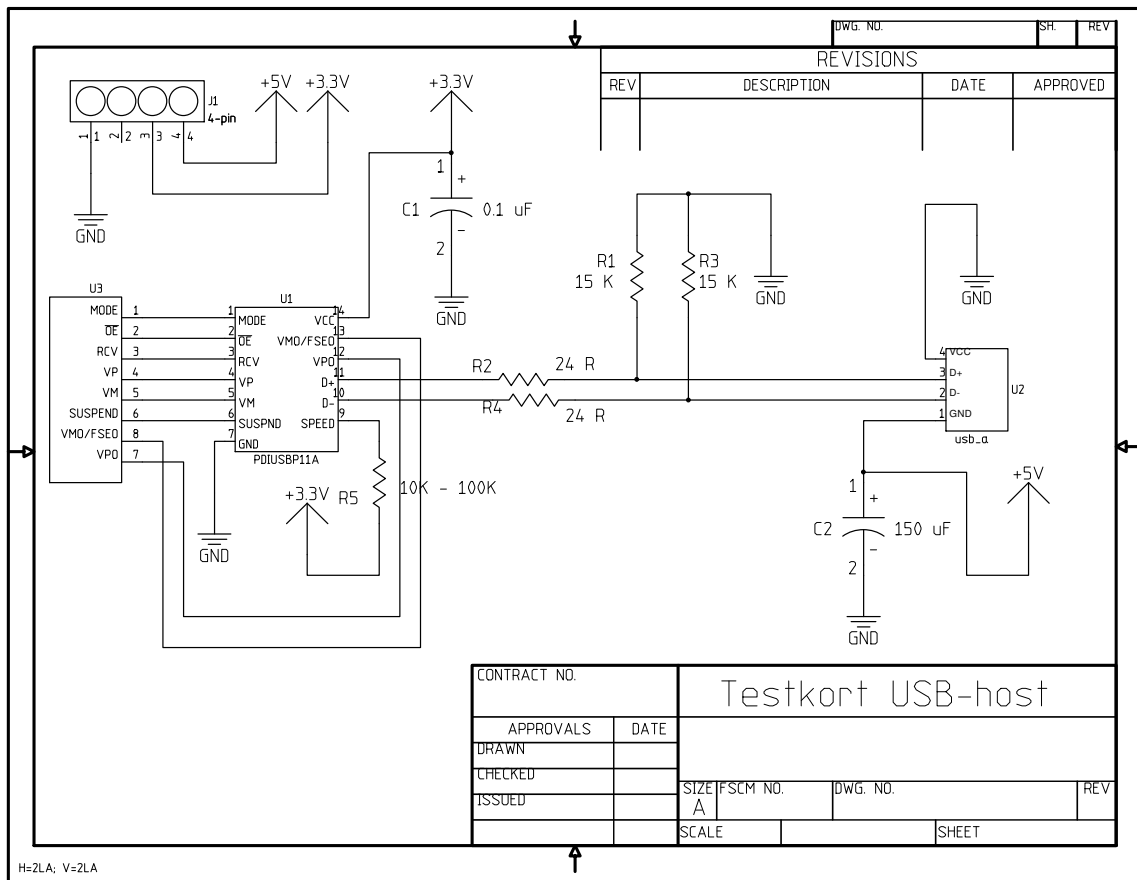
Figur 110: Skjema for minnetestkortet



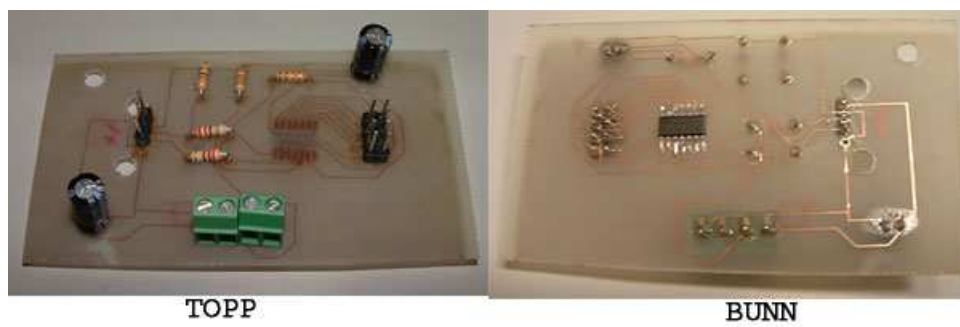
Figur 111: Slik ser testkortet for minnebrikken ut



Figur 112: Skjema for linedrivertestkortet



Figur 113: Skjema for USBtranceivertestkortet



Figur 114: Slik ser testkortet for USBtranceiver ut

F Kildekode

Listings

1	Sensorkort/Makefile	174
2	Sensorkort/main.c	175
3	Sensorkort/main.h	177
4	Sensorkort/ow.c	178
5	Sensorkort/ow.h	181
6	Sensorkort/sensorer.c	182
7	Sensorkort/sensorer.h	189
8	Sensorkort/teller.c	189
9	Sensorkort/teller.h	190
10	Sensorkort/time.c	190
11	Sensorkort/time.h	192
12	Sensorkort/usart.c	193
13	Sensorkort/usart.h	194
14	Sensorkort/memory.c	195
15	Sensorkort/memory.h	198
16	Sensorkort/memutils.c	200
17	Sensorkort/memutils.h	201
18	Sensorkort/memory.h	202
19	Sensorkort/at45db011.h	202
20	Sensorkort/usb_driver.c	202
21	Sensorkort/usb_driver.h	208
22	Sensorkort/avr_interface.c	209
23	Sensorkort/avr_interface.vhd	211
24	Sensorkort/controller.vhd	213
25	Sensorkort/byte_receive.vhd	219
26	Sensorkort/byte_transmit.vhd	220
27	Sensorkort/ctrl_test.vhd	221

28	Sensorkort/endl_ctrl.vhd	224
29	Sensorkort/packet_buffer.vhd	227
30	Sensorkort/receiver.vhd	228
31	Sensorkort/transmitter.vhd	232
32	Sensorkort/Packetbuilder.java	234
33	Displaykort/menu.c	236
34	Displaykort/display.c	241
35	Displaykort/display.h	245
36	Displaykort/menustrings.h	247
37	Displaykort/usb.c	248
38	Displaykort/controller.vhd	249
39	Displaykort/receiver.vhd	254
40	Displaykort/segment_decoder.vhd	258
41	Displaykort/transmitter.vhd	258
42	Displaykort/usb_controller_vhdl_tb.vhd	261

F.1 Sensorkort - Mikrokontroller

Listing 1: Sensorkort/Makefile

```

# TDT4255 - Konstruksjon av Datamaskiner
# Very simple , heavily commented makefile for AVR compilation

5 #-----Definition of variables to be used-----

# Use avr-gcc for compilation and linking
CC      = /usr/local/avr/bin/avr-gcc
LD       = /usr/local/avr/bin/avr-gcc
10
# Use avr-objcopy for copying object file
OBJCOPY = /usr/local/avr/bin/avr-objcopy

# Use avr-size to determine size of code
15 SIZE   = /usr/local/avr/bin/avr-size

# Use avr-upload for uploading to microcontroller
UPLOAD   = avrdude

20 # Use avr-objdump to mix C source and assembler code
DUMP     = avr-objdump

# AVR microcontroller model
PART     = atmega32
25
# Programmer to use
PROG     = stk500

# Flags for compilation
30 # -Wall: Display all warnings
# -Os : Optimize for size
# -mmcu: Type of CPU
CFLAGS = -Wall -mmcu=$(PART) -g -Os

35 # Flags for linking (same flags as for compilation)

```

```

LDFLAGS = -Wall -mmcu=$(PART) -g

# List of object files
OBJECTS = ow.o sensorer.o teller.o usart.o main.o time.o analogsensor.o memory.o memutils.o twi.o
40

#-----Rules for compilation-----

# The different processes required to generate the final machine code are defined by rules
45 # Currently, this file specifies three rules to generate a hex-file with the final machine code
#
# First, the source file is compiled into the object file myprogram.o
# Secondly, the object files (only one here) are linked, producing myprogram.out
# Finally, the output must be converted into a format (ihex) readable by the uploader program (avrdude)
50 #
# The left side of a rule is the file to be generated
# The right side defines what the generation of the left side file depends on
# Make starts checking the first rule by default, checking if the right side elements exist and are up to date
# Thus, the three processes are listed in reverse order, and make will track its way down to the first process (COMPILE)
55

#---CONVERT---
# Create the hex-file by making a copy of and converting myprogram.out
# Necessary to convert from ELF (output from GCC linker) to ihex (raw format for AVR)
60 # -j .text : Copy only the .text-section of myprogram.out
# -O ihex : Convert format to Intel HEX
# $< : Special variable, refers to the first right side file (whack_a_rat.out)
# $@ : Special variable, refers to left side of rule (flash.hex)
main.hex : main.out
65 $(OBJCOPY) -j .text -O ihex $< $@

#---LINK---
# Link object-files
# Makefile is specified on the right side so that linking will occur if the Makefile has a timestamp newer than myprogram.out
70 # -o : output file
# Also, report the size of the output file
main.out : $(OBJECTS) Makefile
$(LD) $(LDFLAGS) -o $@ $(OBJECTS)
$(SIZE) $@
75

#---COMPILE---
# Compile the program into an object file
# -c : only compile (do not link)
main.o : main.c usart.h sensorer.h ow.h teller.h time.h analogsensor.h memory.h twi.h Makefile
80 $(CC) $(CFLAGS) -c $<

#-----Extra functions-----

85 # Make will by default start with the first compilation rule in the makefile (generate flash.hex)
# You can, however, call make with the first argument being a specific rule. Make will start with that rule.
# You can use the following three rules as follows:
#
# make upload -- Upload flash.hex to a programmer connected to a com-port (such as the stk500 developers board)
90 # make clean -- Deletes all non-source files (i.e. files produced by make)
# make dump -- Dumps disassembled code and intermixes it with source C code in the file myprogram.asm

#---UPLOAD---
# Upload uses avrdude to load the hex-file into a connected programmer
95 # Using .PHONY generates an alias that can be used on the left side of a rule without being a file
# -p : Type of AVR microcontroller
# -c : Programmer attached to the com-port
# -e : Erase former program from the AVR
# -i : Input file (flash.hex)
100 # -v : Verbose mode (rich text feedback)
.PHONY : upload
upload : flash.hex
$(UPLOAD) -p $(PART) -c $(PROG) -e -i $< -v

105 #---CLEAN---
# Clean simply deletes the files generated by make
.PHONY : clean
clean :
rm -f *.hex *.out *.o *.map *.asm

```

Listing 2: Sensorkort/main.c

```

#include "main.h"
// include intrinsic commands like _SLEEP
#include <avr/ina90.h>

5 // Dette holder for samplingsintervaller âp maks 27 ødgn
volatile uint16_t ant_sleep;
volatile uint16_t beregna_sleep;
// sek, min, time, dato, mndå, r
uint8_t buf[6];

```

```

10 uint8_t buff[6];
   uint8_t twi_rx[30];
   uint8_t twi_tx[60];

   void set_rtc( uint8_t *buff);

15 SIGNAL(SIG_2WIRE_SERIAL) {
   uint16_t tsens;
   PORTC |= ~0x1f;
   twi_les(twi_rx);
20   TWCR &= ~(1<<TWIE);
   sei();
   switch(twi_rx[1]) {
       case 0x06 :
           // Les klokke
           PORTC |= ~0x2f;
           twi_tx[0] = 6;
           twi_tx[1] = 0x86;
           rtc_getClock(twi_tx+2);
           //twi_tx[7] = gen_crc(twi_tx, 7);
30           twi_send(0x01, twi_tx);
           break;
       case 0x08 :
           // Still klokke
           PORTC |= ~0x3f;
           set_rtc(twi_rx+2);
           twi_tx[0] = 0;
           twi_tx[1] = 0x88;
           twi_send(0x01, twi_tx);
           break;
40       case 0x05 :
           // Les sensor X
           PORTC |= ~0x4f;
           ow_initialization();
           tsens = avles_sensor(twi_rx[2]);
45           twi_tx[0] = 2;
           twi_tx[1] = 0x85;
           twi_tx[2] = (uint8_t)(tsens >> 8);
           twi_tx[3] = (uint8_t)tsens;
           twi_send(0x01, twi_tx);
           break;
50       default :
           // tja ...
           PORTC |= ~0x5f;

           break;
55   }
   cli();
   TWCR |= (1<<TWIE);

60 }

SIGNAL(SIG_OUTPUT_COMPARE1A) {
   ant_sleep++;
65 }

void sov( void ) {
   uint8_t i;

70   // start 16-bits counter!
   while (1) {
       start_teller();
       // enable sleep
       MCUCR |= (1 << SE);
       _SLEEP();
75       // disable sleep
       MCUCR &= ~(1 << SE);
       if (ant_sleep > beregna_sleep) {
           cli();
           stopp_teller();
           //uint8_t pre_min, post_min;
           //rtc_getClock(buf);
           //pre_min = buff[0];
           //ow_initialization();
85           /*
           // LEGGER INN EN POST I FLASH MINNET
           sensor_avlesning avlest = avles_alle_sensorer();
           for (i = 1; i < ANT_SENSORER + 1; i++) {
               // time-stamp
           for (i = 4; i < 8; i++) {
90               df_global_post[i] = 0x00;
               }
               // ant-sensorer
               df_global_post[8] = ANT_SENSORER;
           // sensorid & sensordata
           for (i = 1; i < ANT_SENSORER + 1; i++) {
95               // legger inn sensorid for alle sensorene

```

```

    df_global_post[6 + (3 * i)] = i;
    // legger inn sensordata som 2 byte
100 df_global_post[avlest.sensordata[i] >> 8];
    df_global_post[avlest.sensordata[i]];
}
}*/
/*
105 // time-stamp
for (i = 4; i < 8; i++) {
    df_global_post[i] = 0x00;
}
// ant-sensorer
110 df_global_post[8] = 0x04;
// sensorid & sensordata
df_global_post[9] = 0x03;
*/
// uint16_t temples = avles_sensor(0x03);
115 // df_global_post[10] = (uint8_t)(temples >> 8);
// df_global_post[11] = (uint8_t)(temples);
// PORTC = ~(uint8_t)avles_sensor(0x02); // vindhast
// delay_ms(5000);
// PORTC = ~(uint8_t)temples;
120 // PORTC = ~(uint8_t) avles_sensor(0x01); // temp
// delay_ms(5000);
ant_sleep = 0;
sei();
}
}
125 }

void avr_initialization( void ) {
    //DDRC = 0xFF;
130 //PORTC = ~0xCC;
    ant_sleep = 0;
    // idle mode
    MCUCR &= ~(1 << SM2) | (1 << SM1) | (1 << SM0);
    OCR1A = 0x2327; // ca. 5 s m/prescaler 1024
135 // compare match interrupt enabled
    TIMSK |= (1 << OCIE1A);
    // enable global interrupts
    sei();
}
140

void set_rtc( uint8_t *buff ) {
    RTC_WPDisable();
    rtc_setClock( buff);
    RTC_WPEnable();
145 }

// teller oss fram til det er ~5 sekunder igjen til avlesning
void beregn_sleep( int sekunder ) {
    float temp = (float)sekunder;
150 beregna_sleep = (temp * 0.2) - 1;
}

void main( void ) {
155 DDRC |= 0xFF;
    beregn_sleep(60);
    uint8_t i;
    for (i = 0; i < 6; i++) {
        buf[i] = 0;
160 }
    buff[0] = 0;
    buff[1] = 0;
    buff[2] = 0;
    buff[3] = 21;
165 buff[4] = 11;
    buff[5] = 3;
    avr_initialization();
    twi_init(2);
    twi_enableinterrupt();
170 rtc_init();
    //ow_initialization();
    //set_rtc();
    sov();
}

```

Listing 3: Sensorkort/main.h

```

#ifndef main_program
#define main_program

#include "ow.h"
5 #include "time.h"
#include "memory.h"

```

```
#include "twi.h"

#endif
```

Listing 4: Sensorkort/ow.c

```
/* ow.c
 *
 * Dette programmet kommuniserer med uart/I2-wire broen DS2480B. Det
 * er vha denne broen de digitale sensorene leses av ATmega16.
5  *
 * Det er øforelpig ikke lagt inn delay, siden DS2480B simuleres.
 * Det vil antagelig bli øndvendig med delay etter hver øforesprsel til
 * DS2480B.
 *
10 * Hvor skal mapping av SerialNmbr/ID og sensornavn øforeg, hvor skal
 * det lagres?
 *
 */

15 #include "ow.h"

/*
typedef struct{
    uint16_t sensordata[5];
20 } sensor_avlesning;
*/

uint8_t respons;          // *DEBUGGING*

25 // globale metoder
uint16_t avles_sensor(uint8_t sensorid);
uint8_t sjekk_sensortype(uint8_t sensorid);
sensor_avlesning avles_alle_sensorer( void );
30 void delay_ms(uint16_t msek);

// lokale metoder
int reset_ow( void );
int DS2480Detect(void);
35 void software_masterReset(void);

uint8_t rx_buffer[30];
uint8_t tx_buffer[30];

40
/* avles_sensor
 *
 * Innparametere: sensorid, operasjon
 *
 * sensorid = id'en som benyttes i minnet og øp displaykortet
45 * operasjon = avles sensoren med aktuell sensorid
 *
 * Returnerer: sensorverdien uint16_t :
 */
50 uint16_t avles_sensor(uint8_t sensorid) {

    switch ( sjekk_sensortype(sensorid) ) {
        case 0x00:
            return avles_ingen();
55         break;
        case 0x01:
            return avles_generell();
            break;
        case 0x02:
            return avles_temperatur(sensorid);
60         break;
        case 0x03:
            return avles_fuktighet(sensorid);
            break;
65         case 0x04:
            return avles_trykk(sensorid);
            break;
        case 0x05:
            return avles_vindhastighet(sensorid);
70         break;
        case 0x06:
            return avles_vindretning();
            break;
        case 0x07:
            return avles_nedbor();
75         break;
        case 0x08:
            return avles_lys();
            break;
80         default:
```

```

        return 0;
        break;
    }
}
85

uint8_t sjekk_sensortype(uint8_t sensorid) {

    switch (sensorid) {
90     case 0x01:
        return sensortab[1].type;
        break;
        case 0x02:
        return sensortab[2].type;
        break;
95     case 0x03:
        return sensortab[3].type;
        break;
        case 0x04:
100     return sensortab[4].type;
        break;
        case 0x05:
        return sensortab[5].type;
        break;
105     case 0x06:
        return sensortab[6].type;
        break;
        case 0x07:
110     return sensortab[7].type;
        break;
    }
    return(0);
}

115
sensor_avlesning avles_alle_sensorer( void ) {
    uint8_t i;
    sensor_avlesning temp;
    for (i = 1; i < ANT_SENSORER + 1; i++) {
120     temp.sensordata[i] = avles_sensor(i);
    }
    return temp;
}

125
/* STK500 *DEBUGGING* */
void debug_initialization( void ) {
    //DDRC = 0xFF; // Set //PORTC as output
130 }

/* Har ikke klart å finne ut om USART åp AVR'en har en åmteå
 * sende ut BREAK åp. åS istedet simulerer jeg en break
135 * vedå justere character østrelsen fra 8-bit til 9-bit
 * og sender en char med 0 i MSB --> f.eks 0x00
 */
void software_masterReset(void) {

140 UCSRB = 0x9C; // 1001 1100 UCSZ2 enabled --> 9-bit
// Receiver enabled, Transmitter enabled, 9-bit enabled
    uart_putc(0x00); // Sender NULL tegnet ('\0')

    // delay ??

145 UCSRB = 0x98; // 1001 1000
// Receiver enabled, Transmitter enabled, back to 8-bit

/* OBS! VIKTIGÅ MERKE SEG VED MASTER_RESET
150 *
 * øflgende 2 kodelinjer eller tilsvarende åm ævre med for at DS2480B
 * skal gi forventet reset respons
 *
 * 1 byte med gjenkjennbar kode
155 * l getc() øforesprsel forå æ fjrne øfrste respons (ukjent/udokumentert)
 * MERKELIG!
 */
    uart_putc(0xC1);
    uart_getc();
160 }

/* reset kommando til DS2480B forå nullstille 1-wire bussen.
165 * Forutsetter at DS2480B allerede er i COMMAND_MODE
 *
 * Returns: TRUE/FALSE

```

```

*/
int reset_ow( void ) {
170  uchar respons;
    // Sender RESET til DS2480B
    uart_putc(0xC1); // 110X0001 reg.speed
    // Venter åp svar fra DS2480B
    respons = uart_getc();
175  // Respons : DS2480B er klar
    if (respons == 0xCD || 0xED)
        return TRUE;
    else
        return FALSE;
180 }

int DS2480Detect( void ) {
    uchar respons;
185  int DS2480B_detected = FALSE;

    // OBS! DS2480B åm ha en gjenkjennbar byte rett etter pwr-on
    //uart_putc(0xC1);

190  // Sender RESET til DS2480B
    uart_putc(0xC1); // 110X0001 reg.speed

    ///PORTC = ~0x88;
    // Venter åp svar fra DS2480B
195  respons = uart_getc();

    ///PORTC = ~respons; // *DEBUGGING*

    //delay_ms(4000);
200

    switch ( respons ) {

        // Respons : DS2480B er klar
        case 0xCD: case 0xED: // 2 muligheter pga don't care bit5
205      DS2480B_detected = TRUE; // kan åogs forenkle v/ return true fra metoden
        ///PORTC = ~0xAA;
        break;

        // Respons : 1-Wire kortslutning
210      case 0xCC: case 0xEC:
        //Error "DS2480B funnet , men 1-wire linja er kortslutta"
        ///PORTC = ~0x01; // STK500 *DEBUGGING*
        break;

215      // Respons : Alarming
        case 0xCE: case 0xEE:
        //Error "DS2480B funnet , men 1-wire enhet(er) er i tilstand ALARMING"
        //PORTC = ~0x02; // STK500 *DEBUGGING*
        break;

220      // Respons : Ingen 1-wire enheter tilkobla DS2480B
        case 0xCF: case 0xEF:
        //Error "DS2480B funnet , men ingen enheter åp 1-wire"
        //PORTC = ~0x03; // STK500 *DEBUGGING*
225      break;

        // Respons : ingen
        default:
        //Error "DS2480B ikke funnet!"
230      //PORTC = ~0x00; // STK500 *DEBUGGING*
        break;
    }

    if (DS2480B_detected == TRUE)
235      return TRUE;
    else
        return FALSE;
}

240
/* 1-wire initialization rutine som økjres ved power-on
*/
void ow_initialization( void ) {

245  //debug_initialization();

    // UBRRL = 11 for 1.843MHz clock , U2X = 0 , baud = 9600
    uart_init(11);

250  // OBS! DS2480B åm ha en byte med gjenkjennbar kode rett etter power-on
    uart_putc(0xC1);

    if (DS2480Detect()) {

255      sensortab[1].type = 0x03; // fuktsensor (DS2438)

```

```

sensortab[1].romcode = 0xB00000001536E326;

sensortab[2].type = 0x05; // vindhastighet DS2423
sensortab[2].romcode = 0x5A00000018A7B1D;

sensortab[3].type = 0x02; // temperatur (fuktsensor DS2438)
sensortab[3].romcode = 0xB00000001536E326;

sensortab[4].type = 0x04; // trykk (DS2406 read)
sensortab[4].romcode = 0x110000002466ED12;

sensortab[7].type = 0x08; // analog lyssensor

//sensortab[5].type = 0x02; // trykk (DS2406 write)
//sensortab[5].romcode = 0xB300000024655812;

//sensortab[6].type = 0x02; // temperatur (DS18S20)
//sensortab[6].romcode = 0x9600080014269B10;

///PORTC = ~(uint8_t)avles_sensor(0x01);
//delay_ms(10000);

///PORTC = ~0xA0;
//delay_ms(4000);
}

/* ***** VIKTIG *****
 * power-on RESET av DS2480B og
 * software_masterReset() oppfrer seg IKKE likt!
 * software_masterReset trenger i tillegg til gjennkjennbarkode byte
 * åogs at en usart_getc() øutfres!
 *
 * Se eks. kode under
 */

usart_putc(0xCl);
respons = usart_getc();
//PORTC = ~respons;

software_masterReset();

usart_putc(0xCl);
respons = usart_getc();
//PORTC = ~respons;

*/
}

```

Listing 5: Sensorkort/ow.h

```

#ifndef ow
#define ow

#include <avr/io.h>
#include "usart.h"
#include "sensorer.h"
#include "teller.h"

#define ANT_SENSORER 4 // *FIX! sjekk heller østrrelsen åp sensortab
#define ANT_SENSOR_ICer 5
#define ANT_SENSORTYPER 9

#define TRUE 1
#define FALSE 0

typedef unsigned char uchar;

/* oppslagstabell for sensorene
 *
 * sensortypene er definert slik:
 *
 * 0x00 = ikke tilstede
 * 0x01 = generell sensor
 * 0x02 = temperatursensor (DS2438/DS2406/DS18S20)
 * 0x03 = fuktsensor (DS2438)
 * 0x04 = trykksensor (DS2406)
 * 0x05 = vindhastighetsensor (DS2423 vindenhet)
 * 0x06 = vindretningsensor (DS2450)
 * 0x07 = ønedbrsensor (DS2423 ønedbrkit)
 * 0x08 = lyssensor (analog)
 *
 * romkoden er definert slik:

```

```

35  * 8-bit (MSB) : CRC kode
   * 48-bit      : Serie nummer
   * 8-bit (LSB) : Familie kode (IC typen)
   */
40 struct sensor {
    uint8_t type;
    uint64_t romkode;
};

45 struct sensor sensortab[ANT_SENSOR_ICer];

typedef struct{
    uint16_t sensordata[5];
50 } sensor_avlesning;

/* request_sensor
 *
 * Innparametere: sensorid , operasjon
 *
 * sensorid = id'en som benyttes i minnet og åp displaykortet
 * operasjon = 0x01 å sl_opp_sensortypen
 *              0x02 avlesning
60 *
 * Returnerer : ingen
 */
uint16_t avles_sensor(uint8_t sensorid);

65 uint16_t sjekk_sensor(uint8_t sensorid);

sensor_avlesning avles_alle_sensorer( void );

int DS2480Detect(void);
70 void delay_ms(uint16_t msek);

/* STK500 *DEBUGGING* */
void debug_initialization( void );
75

/* reset kommando til DS2480B forå nullstille 1-wire bussen.
 * Forutsetter at DS2480B allerede er i COMMAND_MODE
 *
 * Returns : TRUE/FALSE
80 *
 */
int reset_ow( void );

/* 1-wire initialization rutine som kjøres ved power-on
85 */
void ow_initialization( void );

#endif

```

Listing 6: Sensorkort/sensorer.c

```

#include "sensorer.h"
#include "analogsensor.h"

// globale variable
5
/* temperatursensoren aksesseres via DS2406(trykk)
 * eller DS2438(fukt) eller DS18S20 (vind)
 */
uint16_t avles_temperatur( uint8_t sensorid ) {
10
    int16_t temperatur;

    uint8_t rx[9];
    uint8_t i;
15
    // snakker med DS2438: avles temp, hent verdi
    if (reset_ow()) {
        usart_putc(0xE1);

20        // MatchROM
        usart_putc(0x55);
        for (i = 0; i < 8; i++) {
            usart_putc((uint8_t)(sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)));
            // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
25            if ((uint8_t)(sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)) == 0xE3)
                usart_putc(0xE3);
        }
        for (i = 0; i < 9; i++) {

```

```

30     usart_getc();
}

usart_putc(0x44);           // start temperaturavlesning
usart_getc();

35 usart_putc(0xE3);

if (reset_ow()) {
    usart_putc(0xE1);

40 // MatchROM
    usart_putc(0x55);
    for (i = 0; i < 8; i++) {
        usart_putc((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)));
        // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
45         if ((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)) == 0xE3)
            usart_putc(0xE3);
    }
    for (i = 0; i < 9; i++) {
50         usart_getc();
    }

    usart_putc(0xB8);           // legg resultatene i "scratch pad" minnet
    usart_getc();
    usart_putc(0x00);           // scratch pad : side 0
55 usart_getc();

    usart_putc(0xE3);

    if (reset_ow()) {
60         usart_putc(0xE1);

        // MatchROM
        usart_putc(0x55);
        for (i = 0; i < 8; i++) {
95         usart_putc((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)));
            // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
            if ((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)) == 0xE3)
                usart_putc(0xE3);
        }
        for (i = 0; i < 9; i++) {
70             usart_getc();
        }

        usart_putc(0xBE);           // les scratch pad
75         usart_getc();
        usart_putc(0x00);           // side 0
        usart_getc();
        for (i = 0; i < 9; i++)
            usart_putc(0xFF);
80         for (i = 0; i < 9; i++) {
            rx[i] = usart_getc();
        }

        usart_putc(0xE3);

85         if (reset_ow()) {
            temperatur = (int16_t) rx[1];
            temperatur |= (int16_t) (rx[2] << 8);
            //PORTC = ~(int8_t) (temperatur >> 8);           // *DEBUGGING*
90             //delay_ms(5000);                               // *DEBUGGING*
        }
    }
}

95 }

return rx[2];
}

100 /* vindhastighetssensoren aksesseres via DS2423 (counter)
    * ic'en åp vindsensoren .
    *
    * DS2423 har familiekode 0x1D
    */
105 uint16_t avles_vindhastighet( uint8_t sensorid ) {

    uint16_t ant_rotasjoner;
    uint16_t vindhastighet;
    uchar i;
110 int address;
    int counterPage = 15;

    uint16_t start_telling , slutt_telling , telle_periode;

115 uint8_t rx[20];

```

```

    if (reset_ow()) {
        usart_putc(0xE1);
120 // MatchROM
        usart_putc(0x55);
        for (i = 0; i < 8; i++) {
            usart_putc((uint8_t) (sensortab[sensorid].romcode >> (8*i)));
            // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
125         if ((uint8_t) (sensortab[sensorid].romcode >> (8*i)) == 0xE3)
                usart_putc(0xE3);
        }
        for (i = 0; i < 9; i++) {
            usart_getc();
130     }

        usart_putc(0xA5); // Read memory + counter
        usart_getc();
        // address of last data byte before counter
135     address = (counterPage << 5) + 31;
        usart_putc((uchar)(address & 0xFF));
        usart_getc();
        usart_putc((uchar)(address >> 8));
        usart_getc();
140     start_teller();
        delay_ms(2000); // DETTE ER SAMPLINGS INTERVALLET FOR VINDSENSOREN!!

145     ///PORTC = ~(uint8_t) TIM16_ReadTCNT1();
        //delay_ms(1000);

        // now add the read bytes for data byte, counter, zero bits, crc16
        for (i = 0; i < 11; i++)
150         usart_putc(0xFF);
        for (i = 0; i < 11; i++) {
            rx[i] = usart_getc();
        }
        start_telling = rx[1] | rx[2] << 8;
155     ///PORTC = ~(uint8_t) start_telling;
        //delay_ms(2000);

        usart_putc(0xE3);
        if (reset_ow()) {
            usart_putc(0xE1);
160         // MatchROM
            usart_putc(0x55);
            for (i = 0; i < 8; i++) {
                usart_putc((uint8_t) (sensortab[sensorid].romcode >> (8*i)));
                // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
                if ((uint8_t) (sensortab[sensorid].romcode >> (8*i)) == 0xE3)
                    usart_putc(0xE3);
            }
170         for (i = 0; i < 9; i++) {
            usart_getc();
        }

        usart_putc(0xA5); // Read memory + counter
175     usart_getc();
        // address of last data byte before counter
        address = (counterPage << 5) + 31;
        usart_putc((uchar)(address & 0xFF));
        usart_getc();
180     usart_putc((uchar)(address >> 8));
        usart_getc();

        telle_periode = TIM16_ReadTCNT1();
        ///PORTC = ~(uint8_t) telle_periode;
185     //delay_ms(2000);

        // now add the read bytes for data byte, counter, zero bits, crc16
        for (i = 0; i < 11; i++)
            usart_putc(0xFF);
190     for (i = 0; i < 11; i++) {
        rx[i] = usart_getc();
    }
    slutt_telling = rx[1] | rx[2] << 8;
    ///PORTC = ~(uint8_t) slutt_telling;
195    //delay_ms(2000);

    usart_putc(0xE3);
    if (reset_ow()) {
        usart_putc(0xE1);
200    }
}
}

```

```

205 // beregn vindhastigheten i m/s

    ant_rotasjoner = ( slutt_telling - start_telling );
    //ant_rotasjoner = ant_rotasjoner >> 1; // (/2.0) TELLER FOR HVER HALVE ROTASJON!!

210 vindhastighet = ant_rotasjoner;

    ///PORTC = ~(uint8_t) ant_rotasjoner;
    //delay_ms(1000);
    /*
215 uint16_t rotasj_clk = ant_rotasjoner / telle_periode;

    uint32_t clock_cyclz = telle_periode * 1024.0;

    uint16_t ms = (uint16_t) ( clock_cyclz / 2000000.0 ) * 10000.0;

220 //PORTC = ~(uint8_t) ms >> 8;
    delay_ms(2000);
    //PORTC = ~(uint8_t) ms;
    delay_ms(2000);

225

    // calculate the wind speed based on the revolutions per second
    *revol = (((end_count - start_count) * 1000.0) /
                (end_time - start_time)) / 2.0;

230 */

    return ant_rotasjoner; // åm beregnes til m/s !
}
235

/* vindretningssensoren aksesseres via DS2450 (4x a/d)
* ic'en åp vindsensoren .
*
* DS2450 har familiekode 0x20
*/
240 uint16_t avles_vindretning( void ) {

    return(0);
245 }

/* fuksensoren aksesseres via DS2438 (temperatur , a/d)
* ic'en åp fuksensoren .
250 *
* DS2438 har familiekoden 0x26
*
* metoden inneholder en rutine som snakker med DS2438 ic'en
* 1. sender 1-wire skip romkode *FIX*
255 * 2. ber DS2438 lese av temperaturen
* 3. ber DS2438 A/D konvertere volten fra fuksensoren
* 4. ber DS2438 duple disse verdiene til scratch-pad'en
* 4. avleser side 0, byte 1,2,3,4 i scratchpaden
*     byte1 : temperatur LSB
260 *     byte2 : temperatur MSB
*     byte3 : volt LSB
*     byte4 : volt MSB
*
* Deretter regnes fuktigheten ut og returneres
265 *
*/
uint16_t avles_fuktighet( uint8_t sensorid ) {

    int16_t temperatur;
270 uint16_t adc_volt;    // fuksensorvolt
    uint16_t ic_volt;    // DS2438 volt

    uint8_t rx[9];
    uint8_t i;
275

    // snakker med DS2438: avles temp, a/d volt, hent verdier
    if (reset_ow()) {
        usart_putc(0xE1);

280        // MatchROM
        usart_putc(0x55);
        for (i = 0; i < 8; i++) {
            usart_putc((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)));
            // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
285            if ((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)) == 0xE3)
                usart_putc(0xE3);
        }
        for (i = 0; i < 9; i++) {
            usart_getc();
290        }

        usart_putc(0x44);           // start temperaturavlesning

```

```

        usart_getc();

295    usart_putc(0xE3);

    if (reset_ow()) {
        usart_putc(0xE1);

300    // MatchROM
        usart_putc(0x55);
        for (i = 0; i < 8; i++) {
            usart_putc((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)));
            // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
305            if ((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)) == 0xE3)
                usart_putc(0xE3);
        }
        for (i = 0; i < 9; i++) {
            usart_getc();
310        }

        usart_putc(0xB4);           // start a/d konvertering av fuktspenningen
        usart_getc();

315    usart_putc(0xE3);
    if (reset_ow()) {
        usart_putc(0xE1);

        // MatchROM
320        usart_putc(0x55);
        for (i = 0; i < 8; i++) {
            usart_putc((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)));
            // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
            if ((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)) == 0xE3)
325                usart_putc(0xE3);
        }
        for (i = 0; i < 9; i++) {
            usart_getc();
        }

330        usart_putc(0xB8);           // legg resultatene i "scratch pad" minnet
        usart_getc();
        usart_putc(0x00);           // scratch pad : side 0
        usart_getc();

335        usart_putc(0xE3);

        if (reset_ow()) {
            usart_putc(0xE1);

340            // MatchROM
            usart_putc(0x55);
            for (i = 0; i < 8; i++) {
                usart_putc((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)));
                // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
345                if ((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)) == 0xE3)
                    usart_putc(0xE3);
            }
            for (i = 0; i < 9; i++) {
                usart_getc();
350            }

            usart_putc(0xBE);           // les scratch pad
            usart_getc();
            usart_putc(0x00);           // side 0
            usart_getc();
            for (i = 0; i < 9; i++)
                usart_putc(0xFF);
            for (i = 0; i < 9; i++) {
360                rx[i] = usart_getc();
            }

            usart_putc(0xE3);

365            if (reset_ow()) {
                temperatur = (int16_t) rx[1];
                temperatur |= (int16_t) (rx[2] << 8);
                adc_volt = (uint16_t) rx[3];
                adc_volt |= (uint16_t) (rx[4] << 8);
370                ///PORTC = ~(int8_t) (temperatur >> 8);    // *DEBUGGING*
                ///PORTC = ~(uint8_t) (adc_volt >> 2);        // *DEBUGGING*
                //delay_ms(2000);    // *DEBUGGING*
            }
        }
    }
}

375 }
}
}

380 //ø nskerå lese av vdd åp DS2438 åogs for mer ønyaktig

```

```

// beregning av fuktigheten (ca. 5V)
if (reset_ow()) {
    usart_putc(0xE1);

385    // MatchROM
    usart_putc(0x55);
    for (i = 0; i < 8; i++) {
        usart_putc((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)));
        // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
390        if ((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)) == 0xE3)
            usart_putc(0xE3);
    }
    for (i = 0; i < 9; i++) {
395        usart_getc();
    }

    usart_putc(0x4E); // skriv til scratch pad
    usart_getc();
    usart_putc(0x00); // skriv til side 0
    usart_getc();
400    usart_putc(rx[0] | 0x08); // vdd istedet for adc inn åp a/d
    usart_getc();
    usart_putc(0xE3); // command_mode
    if (reset_ow()) {
405        usart_putc(0xE1);

        // MatchROM
        usart_putc(0x55);
        for (i = 0; i < 8; i++) {
410            usart_putc((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)));
            // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
            if ((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)) == 0xE3)
                usart_putc(0xE3);
        }
415        for (i = 0; i < 9; i++) {
            usart_getc();
        }

        usart_putc(0xB4); // koverter a/d
420        usart_getc();
        usart_putc(0xE3);
        if (reset_ow()) {
            usart_putc(0xE1);

425            // MatchROM
            usart_putc(0x55);
            for (i = 0; i < 8; i++) {
                usart_putc((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)));
                // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
430                if ((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)) == 0xE3)
                    usart_putc(0xE3);
            }
            for (i = 0; i < 9; i++) {
435                usart_getc();
            }

            usart_putc(0xB8);
            usart_getc();
            usart_putc(0x00);
440            usart_getc();
            usart_putc(0xE3);
            if (reset_ow()) {
                usart_putc(0xE1);

445                // MatchROM
                usart_putc(0x55);
                for (i = 0; i < 8; i++) {
                    usart_putc((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)));
                    // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
450                    if ((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)) == 0xE3)
                        usart_putc(0xE3);
                }
                for (i = 0; i < 9; i++) {
455                    usart_getc();
                }

                usart_putc(0xBE);
                usart_getc();
                usart_putc(0x00);
460                usart_getc();
                for (i = 0; i < 9; i++)
                    usart_putc(0xFF);
                for (i = 0; i < 9; i++) {
465                    rx[i] = usart_getc();
                }
                usart_putc(0xE3);
                if (reset_ow()) {
                    ic_volt = (uint16_t) rx[3];
                }
            }
        }
    }
}

```

```

470         ic_volt |= (uint16_t) (rx[4] << 8);
        ///PORTC = ~(uint8_t)(ic_volt >> 2);
        //delay_ms(2000);
        }
    }
475 }
}

///PORTC = ~0x88;
//delay_ms(2000);
480 // OBS ! DISSE BEREGNINGENEØ KTE KODE ØSTRRELSEN MED 3000B !

// se gcctest6 for fixed point , float/double -> int

// temp åm her ævre negative og positive verdier!
485 /*
// OVERGANGEN INT > FLOAT/DOUBLE, hvilke bit er desimal? hva er sign/magnitude
int8_t temp;
float vdd, vad;
double fukt;
490 // beregn fuktigheten

vdd = (float) ic_volt;
vad = (float) adc_volt;
temp = (int8_t) (temperatur >> 8);

495 fukt = (((vad/vdd) - 0.16)/0.0062)/(1.0546 - (0.00216 * temp));

fuktighet = (uint16_t) (fukt);
//PORTC = ~(uint8_t) (fuktighet >> 8);
500 delay_ms(2000);
//PORTC = ~(uint8_t) (fuktighet);
delay_ms(2000);
*/
return adc_volt;
505 }

/* trykksensoren aksesseres via 2 DS2406,
510 * en for lesing og en for skrivning
*/
uint16_t avles_trykk( uint8_t sensorid ) {

    uchar i;
    int address;
    int counterPage = 15;
    uint16_t start_telling , slutt_telling , telle_periode;
    uint8_t rx[20];

520 if (reset_ow()) {
    usart_putc(0xE1);

    // MatchROM
525 usart_putc(0x55);
    for (i = 0; i < 8; i++) {
        usart_putc((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)));
        // åUnng kommando_modus (0xE3) vedå sende 0xE3 to ganger
        if ((uint8_t) (sensortab[sensorid].romkode >> (8*i)) == 0xE3)
530 usart_putc(0xE3);
    }
    for (i = 0; i < 9; i++) {
        usart_getc();
    }

535 usart_putc(0xF5); // Channel access
    usart_getc();
    usart_putc(0x48); // Read ch.B (PIOB) (ut fra trykksensoric'en)
    usart_getc();
540 usart_putc(0xFF); // Reserverte byte
    usart_getc();

    usart_putc(0xFF); // Sende forå motta info byte
    //PORTC = ~usart_getc();
545 delay_ms(2000);

    usart_putc(0xFF);
    //PORTC = ~usart_getc();
    delay_ms(2000);
550 }

return(0);
555 }

```

```

/* vånedbrsmleren aksesseres via DS2423
*/
uint16_t avles_nedbor( void ) {
560     return(0);
}

565 /* lyssensoren sitter på et egentprodusert
   * lyssensorkort , og er en analog enhet
   */
uint16_t avles_lys( void ) {
570     return analog_sensor();
}

/* østtte for en generell ekstra sensor
*/
575 uint16_t avles_generell( void ) {

    return(0);
}

580
/* sensorer som er kobla fra I-wire bussen
   * skal enten legges i minnet med en NULL
   * post eller ikke lagres i det hele tatt
   */
585 uint16_t avles_ingen( void ) {

    return(0);
}

```

Listing 7: Sensorkort/sensorer.h

```

#ifndef sensor_avlesn
#define sensor_avlesn

#include <inttypes.h>
5 #include "ow.h"

//extern int16_t temperatur;
//extern uint16_t fuktighet;
//extern uint16_t vindhastighet;
10
/* temperatursensoren aksesseres via DS2406(trykk)
   * eller DS2438(fukt)
   */
uint16_t avles_temperatur( uint8_t sensorid );
15
/* vindhastighetssensoren aksesseres via DS2450
   */
uint16_t avles_vindhastighet( uint8_t sensorid );

20 /* vindretningssensoren aksesseres via DS2450
   */
uint16_t avles_vindretning( void );

/* fuktsensoren aksesseres via DS2438
25 */
uint16_t avles_fuktighet( uint8_t sensorid );

/* trykksensoren aksesseres via 2 DS2406,
   * en for lesing og en for skriving
30 */
uint16_t avles_trykk( uint8_t sensorid );

/* vånedbrsmleren aksesseres via DS2423
*/
35 uint16_t avles_nedbor( void );

uint16_t avles_lys( void );

uint16_t avles_generell( void );
40
uint16_t avles_ingen( void );

#endif

```

Listing 8: Sensorkort/teller.c

```

#include "teller.h"

```

```

    void delay_ms(uint16_t msec) {
5      uint16_t teller, stop;
        stop = msec * 7; // overflowet 7 ganger på 0.996 ms. ved 1.8432 MHz
        TCCR0 = 0x01;
        for (teller = 0; teller < stop; teller++) {
            while(!(TIFR & 0x02)); TIFR = 0x02;
10      }
        TCCR0 = 0x00;
    }

15 unsigned int TIM16_ReadTCNT1( void ) {
    unsigned char sreg;
    unsigned int i;
    /* Save global interrupt flag */
    sreg = SREG;
20  /* Disable interrupts */
    _cli();
    /* Read TCNT1 into i */
    i = TCNT1;
25  /* Restore global interrupt flag */
    SREG = sreg;
    return i;
}

30 void TIM16_WriteTCNT1 ( uint16_t i ) {
    uchar sreg;
    uint16_t i;
    sreg = SREG;
35  _cli();
    TCNT1 = i;
    SREG = sreg;
}

40 void start_teller( void ) {
    // nullstill timer/counter1
    TIM16_WriteTCNT1(0);
    // setter klokkekilden til prescaleren til clk(i/o) / 1024
    TCCR1B = (1 << CS12) | (1 << CS10);
45 }

    void stopp_teller( void ) {
        // åslr av telleren
        TCCR1B &= ~(1 << CS12) | (1 << CS10);
50  // nullstill timer/counter1
    TIM16_WriteTCNT1(0);
}

```

Listing 9: Sensorkort/teller.h

```

#include "ow.h"
#include <avr/io.h>
#include <inttypes.h>
#include <avr/io.h>
5 #include <avr/interrupt.h>
#include <avr/signal.h>

void delay_ms(uint16_t ms);

10 uint16_t TIM16_ReadTCNT1( void );

void start_teller( void );

void stopp_teller( void );

```

Listing 10: Sensorkort/time.c

```

#include "time.h"

// Enkle makroer for å initiere/stoppe en øverfring
5 #define RTC_Enable() RTC_PORT &= ~RTC_Clk; RTC_PORT |= RTC_nReset
#define RTC_Disable() RTC_PORT &= ~RTC_nReset

10 // Disse klokke 8 bit inn eller ut fra realtime-klokken.
// Initialiserer ikke chipen ørst.
// Til vanlig bruk, benytt rtc_write/rtc_read istede
void rtc_send(uint8_t _arg);
void rtc_get(uint8_t *_arg);
15

```

```

void rtc_init(void) {
    RTC_DDR |= (RTC_nReset | RTC_Clk); // DDRD<=1?1???? Pin nr 7 og 5 blir output.
    RTC_PORT &= ~RTC_IO; // Sett nReset lav.
20 }

void rtc_send(uint8_t _arg) {
    uint8_t teller, arg;
    arg = _arg;
25 RTC_DDR |= RTC_IO; // Sett RTC_IO til output
    for (teller = 0; teller < 8; teller++) {
        delay_ms(1);
        RTC_PORT &= ~RTC_Clk; // Sett klokke lav
        RTC_PORT &= ~RTC_IO; // Sett IOpin lav, øfr en evnt setter den øhy
30 RTC_PORT |= ((arg & 0x01) << RTC_IO_Pin); // Send bit 0 av arg til IO pin
        delay_ms(1);
        arg >>= 1;
        RTC_PORT |= RTC_Clk; // Sett klokke øhy
    }
35 }

// FIXME : denne tror den leser msb. fiks det til at den øskjinner at den skal ha lsb
void rtc_get(uint8_t *_arg) {
    // Antar øhy klokke
40 uint8_t teller;
    RTC_PORT &= ~RTC_IO; // Sett IO-bit i portregister lik 0 forå å unng tristate
    RTC_DDR &= ~RTC_IO; // Setter RTC_IO til input
    for (teller = 0; teller < 8; teller++) {
        delay_ms(1);
45 RTC_PORT &= ~RTC_Clk; // Sett klokke lav
        *_arg >>= 1;
        delay_ms(1); // Vent 1 ms
        // Trenger ikke initiere bit til 0, siden leftshift øgjør det automatisk.

50 *_arg |= ((RTC_PIN & RTC_IO) << (7 - RTC_IO_Pin));
        RTC_PORT |= RTC_Clk; // Sett klokke øhy
    }
}

55 void rtc_write(uint8_t _com, uint8_t _arg) {
    uint8_t com = _com & ~RTC_LesAv;

    RTC_Enable();
60 rtc_send(com);
    rtc_send(_arg);
    RTC_Disable();
}

65 void rtc_read(uint8_t _com, uint8_t *_arg) {
    uint8_t com = _com | RTC_LesAv;

    RTC_Enable();
    rtc_send(com);
70 rtc_get(_arg);
    RTC_Disable();
}

75 void rtc_setClock(uint8_t *_time) {
    // Skriver sekundregisteret sist, siden dette vil starte klokken.
    // Kan ikke settes direkte siden klokken lagrer verdiene åp en rar åmte.
    uint8_t tmp;
    // Min
80 RTC_Stop_Klokke();
    tmp = (_time[1] / 10) << 4; tmp |= (_time[1] % 10);
    rtc_write(RTC_Minutt, tmp);
    // Time
    tmp = (_time[2] / 10) << 4; tmp |= (_time[2] % 10);
85 rtc_write(RTC_Time, tmp);
    // Dato
    tmp = (_time[3] / 10) << 4; tmp |= (_time[3] % 10);
    rtc_write(RTC_Dato, tmp);
    // åMned
90 tmp = (_time[4] / 10) << 4; tmp |= (_time[4] % 10);
    rtc_write(RTC_Maaned, tmp);
    //Å r
    tmp = (_time[5] / 10) << 4; tmp |= (_time[5] % 10);
    rtc_write(RTC_Aar, tmp);
95 // Sekund
    tmp = (_time[0] / 10) << 4; tmp |= (_time[0] % 10);
    rtc_write(RTC_Sekund, tmp);
}

100 void rtc_getClock(uint8_t *_time) {
    uint8_t tmp, debug;
    rtc_read(RTC_Sekund, &tmp);

```

```

        _time[0] = (tmp >> 4)*0x0a + (tmp % 0x10); debug = _time[0];
        rtc_read(RTC_Minutt, &tmp);
105    _time[1] = (tmp >> 4)*10 + (tmp % 0x10); debug = _time[1];
        rtc_read(RTC_Time, &tmp);
        _time[2] = (tmp >> 4)*10 + (tmp % 0x10); debug = _time[2];
        rtc_read(RTC_Dato, &tmp);
        _time[3] = (tmp >> 4)*10 + (tmp % 0x10); debug = _time[3];
110    rtc_read(RTC_Maaned, &tmp);
        _time[4] = (tmp >> 4)*10 + (tmp % 0x10); debug = _time[4];
        rtc_read(RTC_Aar, &tmp);
        _time[5] = (tmp >> 4)*10 + (tmp % 0x10); debug = _time[5];
    }
115
    //å r-6 ånned-4 dato-5 time-5 min-6 sek-6    totalt 32 bit
    // bruker bare 6 bit tilå rstall, dvs 0-63
    #define tid_aar      6
    #define tid_maaned  4
120    #define tid_dato    5
    #define tid_time     5
    #define tid_min      6
    #define tid_sek      6
    #define tid_aar_offset 26
125    #define tid_maaned_offset 22
    #define tid_dato_offset 17
    #define tid_time_offset 12
    #define tid_min_offset  6
    #define tid_sek_offset  0
130    #define tid_aar_map    0xfc000000
    #define tid_maaned_map  0x03c00000
    #define tid_dato_map    0x003e0000
    #define tid_time_map    0x0001f000
    #define tid_min_map     0x00000fc0
135    #define tid_sek_map    0x0000003f

    void rtc_convert_to_32bit(uint8_t *_time, uint32_t *_time32) {
        *(_time32) =
140        (((uint32_t)_time[0]) << tid_sek_offset) |
        (((uint32_t)_time[1]) << tid_min_offset) |
        (((uint32_t)_time[2]) << tid_time_offset) |
        (((uint32_t)_time[2]) << tid_dato_offset) |
        (((uint32_t)_time[4]) << tid_maaned_offset) |
        (((uint32_t)_time[3]) << tid_aar_offset);
145    }

    void rtc_convert_from_32bit(uint8_t *_time, uint32_t _time32) {
        _time[0] = (_time32 & tid_sek_map) >> tid_sek_offset;
        _time[1] = (_time32 & tid_min_map) >> tid_min_offset;
150    _time[2] = (_time32 & tid_time_map) >> tid_time_offset;
        _time[3] = (_time32 & tid_dato_map) >> tid_dato_offset;
        _time[4] = (_time32 & tid_maaned_map) >> tid_maaned_offset;
        _time[5] = (_time32 & tid_aar_map) >> tid_aar_offset;
    }

```

Listing 11: Sensorkort/time.h

```

#ifndef _Real_Time_Clock_
#define _Real_Time_Clock_

#include <inttypes.h>
5 #include <avr/io.h>

// Diverse kommando/register-bits som kan settes
#define RTC_LesAv 0x01
#define RTC_Write_Protect 0x80
10 #define RTC_nWrite_Protect 0x7f // Logisk negasjon av RTC_Write_Protect
    // Egentlig helt øndvendig, men slapp unna med en warning mindre
    // Ferdig preprossesert kode blir identisk, om ikke enklere
#define RTC_Klokke_Stop_bit 0x80

15 // De forskjellige kommando-bytene som klokken åforstr.
#define RTC_Sekund 0x80
#define RTC_Minutt 0x82
#define RTC_Time 0x84
#define RTC_Dato 0x86
20 #define RTC_Maaned 0x88
#define RTC_Dag 0x8A
#define RTC_Aar 0x8C
#define RTC_Kontroll 0x8E
#define RTC_Trickle_Charge 0x90
25 #define RTC_Clock_Burst 0xBE

// Definerer hvilken port som skal brukes.
#define RTC_PORT PORTD
#define RTC_DDR DDRD
30 #define RTC_PIN PIND

```

```

// Definerer hvilke pin de forskjellige signalene skal åg åp
// og hvilke øbitmnrster som kan brukes forå sette dem.
35 #define RTC_nReset 0x80 // øBitmnrster for nReset
#define RTC_nReset_Pin 7 // Pin nr for nReset
#define RTC_IO 0x40 // øBitmnrster for IO
#define RTC_IO_Pin 6 // Pin nr for IO
#define RTC_Clk 0x20 // øBitmnrster for Clk
40 #define RTC_Clk_Pin 5 // Pin nr for Clk

// Enkel makroer forå enable/disable skrivebeskyttelse for
// klokkechip.
45 #define RTC_WPEnable() rtc_write(RTC_Kontroll, RTC_Write_Protect)
#define RTC_WPDisable() rtc_write(RTC_Kontroll, RTC_nWrite_Protect)

// Vil starte klokketelleren, men vil åogs nullstille sekundregisteret.
// Egentlig ikke øndvendig, da man oftest vil starte klokken samtidig
50 // som en stiller sekundregisteret
#define RTC_Start_Klokke() rtc_write(RTC_Sekund, 0x00)

// Vil stoppe klokketelleren, men vil åogs nullstille sekundregisteret.
#define RTC_Stop_Klokke() rtc_write(RTC_Sekund, RTC_Klokke_Stop_bit)
55

// Initialiserer Porten som skal benyttes
void rtc_init(void);

// Bruk disse forå lese/skrive til klokken, siden disse automatisk setter nReset øhy.
60 // Kan åogs bruke de over, men det kreves litt mer manuell fikling.
void rtc_write(uint8_t _com, uint8_t _arg);
void rtc_read(uint8_t _com, uint8_t *_arg);

65 // Stiller klokken _time er her et 6-bytes buffer, hvor hver byte inneholder en innstilning for hvert av registerene (sek, min, time, data, ånnedå
void rtc_setClock(uint8_t *_time);

// Leser av klokken til _time, som er et 6-bytes buffer. (se rtc_setClock(..) )
void rtc_getClock(uint8_t *_time);
70

void rtc_convert_to_32bit(uint8_t *_time, uint32_t *_time32);
void rtc_convert_from_32bit(uint8_t *_time, uint32_t *_time32);
#endif

```

Listing 12: Sensorkort/usart.c

```

/*****
 * Atmel AVR USART Library for GCC
 * Version: 1.0
 *
 * Works with AVR MCUs equipped with USART hardware (ATmega series).
 * Does not work with older UART's or USI of ATtiny series.
 * Tested with ATmega8.
 *
 * Uses USART Receive Complete Interrupt. Disabling Global Interrupts
10 * after usart initialization disables data receive.
 *
 * Jaakko Ala—Paavola 2003/06/28
 * http://www.iki.fi/jap_email:jap@iki.fi
 */
15
#include <avr/io.h>
#include <avr/signal.h>
#include <avr/interrupt.h>
#include <string.h>
20 #include "usart.h"

char usart_buffer[USART_BUFFER_SIZE];
volatile unsigned char usart_buffer_pos_first = 0, usart_buffer_pos_last = 0;
volatile unsigned char usart_buffer_overflow = 0;
25

void usart_init(unsigned char baud_divider) {

    // Baud rate selection
    UBRRH = 0x00;
30    UBRRL = baud_divider;
    //UBRRL = 12; // 2MHz
    //UBRRL = 25; // 4MHz

    // USART setup
35    UCSRC = 0x86; // 1000 0110
    // Access UCSRC, Asynchronous 8N1
    UCSRB = 0x98; // 1001 1000
    // Receiver enabled, Transmitter enabled
    // RX Complete interrupt enabled
40    sei(); // Enable interrupts globally

```

```

}

void usart_putc(char data) {
    while (!(UCSRA & 0x20)); // Wait untill USART data register is empty
45 // Transmit data
    UDR = data;
}

void usart_puts(char *data) {
50 int len, count;

    len = strlen(data);
    for (count = 0; count < len; count++)
        usart_putc(*(data+count));
55 }

char usart_getc(void) {
    // Wait untill unread data in ring buffer
    if (!usart_buffer_overflow) {
60 while(usart_buffer_pos_first == usart_buffer_pos_last) {
        }
    }

    usart_buffer_overflow = 0;
    // Increase first pointer
65 if (++usart_buffer_pos_first >= USART_BUFFER_SIZE)
        usart_buffer_pos_first = 0;
    // Get data from the buffer
    return usart_buffer[usart_buffer_pos_first];
70 }

unsigned char usart_unread_data(void) {
    if (usart_buffer_overflow)
        return USART_BUFFER_SIZE;
75 if (usart_buffer_pos_last > usart_buffer_pos_first)
        return usart_buffer_pos_last - usart_buffer_pos_first;
    if (usart_buffer_pos_last < usart_buffer_pos_first)
        return USART_BUFFER_SIZE-usart_buffer_pos_first
            + usart_buffer_pos_last;
80 return 0;
}

SIGNAL(SIG_UART_RECV) {
    // Increase last buffer
85 if (++usart_buffer_pos_last >= USART_BUFFER_SIZE)
        usart_buffer_pos_last = 0;
    if (usart_buffer_pos_first == usart_buffer_pos_last)
        usart_buffer_overflow++;
    // Put data to the buffer
90 usart_buffer[usart_buffer_pos_last] = UDR;
}

```

Listing 13: Sensorkort/usart.h

```

/*****
 * Atmel AVR USART Library for GCC
 * Version: 1.0
 *
5 * Works with AVR MCUs equiped with USART hardware (ATmega series).
 * Does not work with older UART's or USI of ATtiny series.
 * Tested with ATmega8.
 *
 * Uses USART Receive Complete Interrupt. Disabling Global Interrupts
10 * after usart initialization disables data receive.
 *
 * Jaakko Ala—Paavola 2003/06/28
 * http://www.iki.fi/jap_email:jap@iki.fi
 */
15 // Size of receive ring buffer. Must be at least 2.
#define USART_BUFFER_SIZE 100

/* Baudrate settings. Refer to datasheet for baud rate error.
20 Note also maximun baud rate.
   br = baudrate, fosc = clock frequency in megahertz */
#define USART_BAUDRATE(br, fosc) (fosc*125000/br-1)

/* Initializes USART device. Use USART_BAUDRATE macro for argument or
25 consult datasheet for correct value. */
void usart_init(unsigned char baud_divider);

/* Transmit one character. No buffering, waits until previous character
transmitted. */
30 void usart_putc(char a);

/* Transmit string. Returns after whole string transmitted. */

```

```

void usart_puts(char *data);

35 /* Receive one character. Blocking operation, if no new data in buffer. */
char usart_getc(void);

/* Returns number of unread character in ring buffer. */
unsigned char usart_unread_data(void);

```

Listing 14: Sensorkort/memory.c

```

#include "memory.h"
#include "memutils.h"

5
uint8_t df_global_post[postsize];
uint16_t df_current_page;
uint16_t df_current_post;
uint32_t df_current_postid;
10

void df_readDirectly(uint16_t _page, uint16_t _addr, uint8_t *_buffer, uint16_t _length) {
    uint16_t count;
    df_EnableChip();
    df_command(DF_read_from_page, _page, _addr);
15    DF_send8(0x00);
    DF_send8(0x00);
    DF_send8(0x00);
    DF_send8(0x00);
    for (count = 0; count < _length; count++) {
20        //PORTC=~count;
        _buffer[count] = DF_get8();
    }
    df_DisableChip();
25 }

uint8_t df_store_post(uint8_t *_post) {
    uint8_t count;
    if (_post == 0x0000) return 0x00;
30    else {
        for (count = 0; count < postsize; count++) {
            df_global_post[count] = _post[count];
        }
        return df_store_gpost();
35    }
}

40
uint8_t df_store_gpost(void) {
    EnableSPI();
    uint8_t buffer[8];

45    // Skjekk om fullt minne
    if ((df_current_page == 1) && (df_current_post == 0) && (df_current_postid != 0)) return 0;
    else {

        // hent inn rett page til buf1
50        df_readPagetoBuffer1(df_current_page);

        // Sett postid
        df_global_post[0] = df_current_postid >> 24;
        df_global_post[1] = (df_current_postid >> 16) % 0x100;
55        df_global_post[2] = (df_current_postid >> 8) % 0x100;
        df_global_post[3] = df_current_postid % 0x100;

        // skriv til buf1
        df_writetoBuffer1(df_current_post * postsize, df_global_post, postsize);
60        // send buf1 tilbake til page
        df_writeBuffer1toPage(df_current_page, 1);

        // oppdater page0
        // les inn page 0
65        df_readPagetoBuffer1(0x0000);

        // Beregn nye verdier
        df_current_post += 1;
        df_current_post %= post_per_page;
70        if (df_current_post == 0) df_current_page++;
        df_current_page %= total_pages;
        if (df_current_page == 0) df_current_page++;
        df_current_postid += 1;
75        buffer[0] = df_current_page >> 8;
        buffer[1] = df_current_page % 0x100;

```

```

        buffer[2] = df_current_post >> 8;
        buffer[3] = df_current_post % 0x100;
        buffer[4] = df_current_postid >> 24;
80      buffer[5] = (df_current_postid >> 16) % 0x100;
        buffer[6] = (df_current_postid >> 8) % 0x100;
        buffer[7] = df_current_postid % 0x100;

        // skriv til buffer
85      df_writetoBuffer1(0x0000, buffer, 8);

        // send tilbake til page 0
        df_writeBuffer1toPage(0,1);

90      DisableSPI();
        return 1;
    }
}

95 void df_get_glast(void) {
    // uint32_t post_addr;
    uint16_t current_page, current_post;
    EnableSPI();

100    // Finn riktig adresse

    // Hvis currentpost = 0 da skal vi hente siste post åp forige side
    // Hvis ikke, hent currentpage:(currentpost-1)
    if (df_current_post == 0) {
105        current_post = post_per_page -1;
        current_page = df_current_page -1;
    } else
        current_page = df_current_page;
        current_post = df_current_post -1;

110    // Hvis currentpage = 0 (skjer hvis get_last kalles øfr øfrste innskriving)
    // ås les av fra side 1 istede. (bare nullere)
    if (current_page == 0) current_page = 1;

115    // les rett fra page
    df_readDirectly(current_page, current_post*postsize, df_global_post, postsize);

    DisableSPI();
}

120 uint8_t df_get_post(uint32_t _time, uint8_t *_buffer) {
    uint8_t returnvalue, count;
    if (_buffer == 0) returnvalue = 0;
    else {
125        df_get_gpost(_time);
        for (count = 0; count < postsize; count++) {
            _buffer[count] = df_global_post[count];
        }
        returnvalue = 1;
    }
    return returnvalue;
}

130 uint8_t df_get_gpost(uint32_t _time) {
    uint32_t time_mid, time_end, found_time;
    uint16_t Bpage, Mpage, Epage;
    uint16_t Bpost, Mpost, Epost;
    uint8_t returnvalue;

135    uint8_t mtbuffer[4];
    uint8_t etbuffer[4];

    EnableSPI();

145    Bpage = 1;
    Epage = df_current_page; if ((df_current_post == 0) && (df_current_page != 1)) Epage--;

    while (Bpage < Epage) {
150        Mpage = (Bpage + Epage) / 2;

        /* finn time_end, time_mid */
        df_readDirectly(Mpage,0x0004, mtbuffer, 4);
        time_mid =
155        ((uint32_t)mtbuffer[0] << 24) + ((uint32_t)mtbuffer[1] << 16) +
        ((uint32_t)mtbuffer[2] << 8) + mtbuffer[3];
        df_readDirectly(Epage,0x0004, etbuffer, 4);
        time_end =
160        ((uint32_t)etbuffer[0] << 24) + ((uint32_t)etbuffer[1] << 16) +
        ((uint32_t)etbuffer[2] << 8) + etbuffer[3];

        if (time_end <= _time)
            Bpage = Epage;
        else if (Mpage == Bpage)

```

```

165     Epage = Mpage;
    else if (time_mid < _time)
        Bpage = Mpage;
    else /* time_mid >= _time */
        Epage = Mpage;
170 }
    if (Bpage == Epage) {
        Bpost = 0;

175     if (Epage == df_current_page)
        Epost = df_current_post - 1;
    else
        Epost = post_per_page - 1;

180 /*
        Epost = df_current_post;
        if (Epost == 0)
            Epost = post_per_page - 1;
        else
185             Epost--;
    */
    while (Bpost < Epost) {
        Mpost = (Bpost + Epost) / 2;

190     /* finn time_end og time_mid */
        df_readDirectly(Bpage, (Mpost*postsize)+0x0004, mtbuffer, 4);
        time_mid =
            ((uint32_t)mtbuffer[0] << 24) + ((uint32_t)mtbuffer[1] << 16) +
            ((uint32_t)mtbuffer[2] << 8) + mtbuffer[3];
195     df_readDirectly(Bpage, (Epost*postsize)+0x0004, etbuffer, 4);
        time_end =
            ((uint32_t)etbuffer[0] << 24) + ((uint32_t)etbuffer[1] << 16) +
            ((uint32_t)etbuffer[2] << 8) + etbuffer[3];

200     if (time_end <= _time)
        Bpost = Epost;
    else if (Mpost == Bpost)
        Epost = Bpost;
    else if (time_mid <= _time)
205         Bpost = Mpost;
    else /* time_mid > _time */
        Epost = Mpost;
    }

210 /* Les post inn i global_post */
    df_readDirectly(Bpage, Bpost*postsize, df_global_post, postsize);

    /*
    * Les av found_time fra df_global_post
    * Dette fordi det ikke er sikkert at time_mid er initisert ved slutt
    * ÅM også gjøres hvis _time > end_time
    */
    found_time =
220         ((uint32_t)df_global_post[4] << 24) + ((uint32_t)df_global_post[5] << 16) +
        ((uint32_t)df_global_post[6] << 8) + df_global_post[7];

    if (found_time == _time)
        returnvalue = 2;
    else
225         returnvalue = 1;

    } else { returnvalue = 0; }
    DisableSPI();
    return returnvalue;
230 }

uint8_t df_get_id(uint32_t _postid, uint8_t *_buffer) {
    uint8_t count, retval;
    if ((_buffer == 0) || (_postid >= df_current_postid)) retval = 0;
235     else {
        df_get_gid(_postid);
        for (count = 0; count < postsize; count++)
            _buffer[count] = df_global_post[count];
        retval = 1;
240     }
    return retval;
}

uint8_t df_get_gid(uint32_t _postid) {
245     if (_postid >= df_current_postid) return 0;
    else {
        EnableSPI();
        df_readDirectly((_postid / post_per_page) + 1, // page nr
            (_postid % post_per_page) * postsize, // byte nr
250             df_global_post, // buffer
            postsize); // lengde

        DisableSPI();
    }
}

```

```

        return 1;
    }
255 }

void df_reset_chip(void) {
260     uint16_t count;
    uint8_t tmp_page_pointer[8] = { 0x00, 0x01,          // side nr.
                                   0x00, 0x00,          // post nr.
                                   0x00, 0x00, 0x00, 0x00 // postid
                                   };

265     EnableSPI();

    // Erase content on chip
    for (count = 0; count < mem_blocks; count++) {
270         //PORTC=~count;
        df_EnableChip();
        df_command(DF_eraseblock, count<<3, 0x00);
        df_DisableChip();
    }

275     // Initsiere data åp page 0
    // Hent inn page 0 til buffer 1
    df_readPagetoBuffer1(0x0000);

280     // Skriv sett active pagenr til 1
    df_writetoBuffer1(0x0000, tmp_page_pointer, 8);

    // Skriv den oppdaterte page 0 tilbake
285     df_writeBuffer1toPage(0x0000, 0x01);

    DisableSPI();
    df_init();
290 }

void df_init(void) {
    uint8_t buffer[8];
    EnableSPI();

295     df_readDirectly(0x0000,0x0000,buffer,8);
    df_current_page = ((uint16_t)buffer[0] << 8) + buffer[1];
    df_current_post = ((uint16_t)buffer[2] << 8) + buffer[3];
    df_current_postid =
300         ((uint32_t)buffer[4] << 24) + ((uint32_t)buffer[5] << 16) +
            ((uint32_t)buffer[6] << 8) + buffer[7];

    DisableSPI();
    }
305

uint8_t df_fill(void) {
    return (uint8_t) ( ((float)df_current_postid*100) / ((float) (post_per_page * (total_pages - 1))));
    }
310

uint32_t df_leftspace(void) {
    return ((post_per_page - (uint32_t)df_current_post) + ((total_pages - ((uint32_t)df_current_page + 1))*post_per_page)) * postsize;
    }

```

Listing 15: Sensorkort/memory.h

```

#ifndef avr_memory
#define avr_memory

5 #include <inttypes.h>
#include <avr/io.h>

#define postsize 57
#define max_sensors 16

10 // Inkluder fil med brikkespesifikke spesifikasjoner
// #include "at45db642.h"
#include "at45db011.h"

15 #define SPSR_ready 0x80

#define DF_nRESET 0x01
#define DF_RDY 0x02
20 #define DF_nWP 0x04
#define DF_nCE 0x10
#define DF_MOSI 0x20

```

```

#define DF_MISO    0x40
#define DF_SCK     0x80
25

30 /**
   * Side 0 av brikken benyttes til å lagre informasjon
   * om "filsystemet" på brikken. Dvs hvor langt på brikken er
   * skrivingen kommet, og hvor mange poster er lagret
35 * Denne informasjonen ligger lagret øfrst med
   * Sidenr, deretter
   * Postnr, og til slutt
   * Postid. (unik verdi for hver post.)
   */
40

   /**
45 * Post åbestr av :
   * ID(32 bit) Timestamp(32 bit) Metadata(8bit) Sensorinfo(384 bit)
   * — ID er unik id. Settes av memorymodulen
   * — Timestamp åbestr av
   * — r(7 bit) åmmed (4 bit) dato(5 bit) time(6 bit) min(6) reserved(4)
50 * — Metadata åbestr ikke av :
   * — ant sensorer(4 bit) reserverte (4 bit)
   * — Sensorinfo åbestr av
   * — 16 stk (Metadata(8 bit) Sensordata (16 bit)
   * — Metadata åbestr av
55 * — Sensorid(4 bit) reserved(4 bit)
   * — Sensorinfo (16 bit) årdata)
   */

   extern uint8_t df_global_post[postsize];
60 extern uint16_t df_current_page;
   extern uint16_t df_current_post;
   extern uint32_t df_current_postid;
   /**
   * Leser direkte fra dataflash inn i en buffer angitt av _buffer.
65 * Leser inn _length anntall bytes.
   */
   void df_readDirectly(uint16_t _page, uint16_t _addr, uint8_t *_buffer, uint16_t _length);

70 /**
   * Stores a post to flash-memory
   * uint8_t *_post points to a 53byte array containg the post.
   * The post is assumed to be 53 byte in the correct order.
   * Does this by storing *_post in global_post and calling store_gpost()
75 * Return 1 on success, or 0 on fail (_post = NULL or memory full)
   */
   uint8_t df_store_post(uint8_t *_post);

   /**
80 * Stores a post to flash-memory
   * Uses global_post to read from
   * Returns 1 on success, and 0 on fail (memory full)
   */
   uint8_t df_store_gpost(void);
85

   /**
   * Retrieves a post from flash-memory
   * Uses _time as reference, and stores to _buffer
   * Uses get_gpost, and copies global_post to buffer
90 */
   uint8_t df_get_post(uint32_t _time, uint8_t *_buffer);

   /**
   * Retrieves a post from flash-memory
95 * Uses _time as reference, and stores to global_post
   */
   uint8_t df_get_gpost(uint32_t _time);

   /**
100 * Henter inn den sist lagrede posten inn i global_post
   */
   void df_get_glast(void);

   /**
105 * Henter inn en post fra minnebrikken basert på _postid og ikke timestamp.
   * Lagrer posten i df_global_post
   */
   uint8_t df_get_gid(uint32_t _postid);
110 /**

```

```

    * Samme som over , men kopierer df_global_post over i _buffer
    */
    uint8_t df_get_id(uint32_t _postid , uint8_t *_buffer);

115 /**
    * Sletter innholdet på en chip
    */
    void df_reset_chip(void);

120 /**
    * Henter inn current_page og current_post fra side 1 av brikken
    */
    void df_init(void);

125
    uint8_t df_fill(void);

    uint32_t df_leftspace(void);

130

#endif

```

Listing 16: Sensorkort/memutils.c

```

#include "memutils.h"
#include "memory.h"

void delay_ms(uint16_t msek) {
5   uint16_t teller , stop;
    stop = msek * 8;
    TCCR0 = 0x01;
    for ( teller = 0; teller < stop; teller++) {
        while(!(TIFR & 0x02));
10    TIFR = 0x02;
    }
    TCCR0 = 0x00;
}

15 void df_EnableChip(void) {
    delay_ms(30);
    //while (!(PINB & 0x02));
    PORTB &= ~DF_nCE;
}

20 void df_DisableChip(void) {
    delay_ms(300);
    PORTB |= DF_nCE;
}

25 void DF_send8(uint8_t value) {
    SPDR = value;
    while(!(SPSR&SPSR_ready)); }
    void DF_send16(uint16_t value) {
30    DF_send8(value >> 8);
    DF_send8(value % 0x100); }
    void DF_send24(uint32_t value) {
    DF_send8((value >> 16) % 0x100);
    DF_send8((value >> 8) % 0x100);
35    DF_send8(value % 0x100); }
    void DF_send32(uint32_t value) {
    DF_send8( value >> 24);
    DF_send8((value >> 16) % 0x100);
    DF_send8((value >> 8) % 0x100);
40    DF_send8(value % 0x100); }

    // 0xff er en dummy-verdi. Kan være hva som helst
    // Skrivning til SPDR starter SPI-øverfringen automatisk
    // Når skrivning er ferdig , så kan øverfrt verdi leses rett av SPDR
45 uint8_t DF_get8(void) {
    SPDR = 0xff;
    while(!(SPSR&SPSR_ready));
    return SPDR; }
    uint16_t DF_get16(void) {
50    uint16_t tmp;
    SPDR = 0xff;
    while(!(SPSR&SPSR_ready));
    tmp = SPDR; tmp <= 8;
    SPDR = 0xff;
55    while(!(SPSR&SPSR_ready));
    tmp += SPDR;
    return tmp; }
    uint32_t DF_get24(void) {
    uint32_t tmp;
60    SPDR = 0xff;
    while(!(SPSR&SPSR_ready));

```

```

    tmp = SPDR; tmp <= 8;
    SPDR = 0xff;
    while (!(SPSR&SPSR_ready));
65 tmp += SPDR; tmp <= 8;
    SPDR = 0xff;
    while (!(SPSR&SPSR_ready));
    tmp += SPDR;
    return tmp; }
70 uint32_t DF_get32(void) {
    uint32_t tmp;
    SPDR = 0xff;
    while (!(SPSR&SPSR_ready));
    tmp = SPDR; tmp <= 8;
75 SPDR = 0xff;
    while (!(SPSR&SPSR_ready));
    tmp += SPDR; tmp <= 8;
    SPDR = 0xff;
    while (!(SPSR&SPSR_ready));
80 tmp += SPDR; tmp <= 8;
    SPDR = 0xff;
    while (!(SPSR&SPSR_ready));
    tmp += SPDR;
    return tmp; }
85

void df_readPagetoBuffer1(uint16_t _page) {
    df_EnableChip();
    df_command(DF_read_page_to_buffer_1, _page, 0x00);
90 df_DisableChip();
}
void df_writeBuffer1toPage(uint16_t _page, uint8_t _erase) {
    df_EnableChip();
    if (_erase)
95 df_command(DF_write_buffer_1_erase, _page, 0x00);
    else
        df_command(DF_write_buffer_1_no_erase, _page, 0x00);
    df_DisableChip();
}
100 void df_writetoBuffer1(uint16_t _addr, uint8_t *_buffer, uint16_t _length) {
    uint16_t count;
    df_EnableChip();
    df_command(DF_write_to_buffer_1, 0x00, _addr);
    for (count = 0; count < _length; count++) {
105 DF_send8(_buffer[count]);
        //PORTC=~count;
    }
    df_DisableChip();
}
110

void df_command(uint8_t _opcode, uint16_t _page, uint16_t _byte) {
    DF_send8(_opcode);
    DF_send8(_page >> 7);
115 DF_send8((( _page << 1) % 0x100) | _byte >> 8);
    DF_send8(_byte % 0x100);
}

```

Listing 17: Sensorkort/memutils.h

```

#ifndef memutils
#define memutils

#include <inttypes.h>
5 #include <avr/io.h>

void df_command(uint8_t _opcode, uint16_t _page, uint16_t _byte);

void delay_ms(uint16_t msec);
10 #define EnableSPI() SPCR = 0x5c
#define DisableSPI() SPCR = 0x00

void df_EnableChip(void);
15 void df_DisableChip(void);

void DF_send8(uint8_t value);

20 void DF_send16(uint16_t value);

void DF_send24(uint32_t value);

void DF_send32(uint32_t value);
25 uint8_t DF_get8(void);

```

```

uint16_t DF_get16(void);
30 uint32_t DF_get24(void);
uint32_t DF_get32(void);
void df_readPagetoBuffer1(uint16_t _page);
35 void df_writeBuffer1toPage(uint16_t _page, uint8_t _erase);
void df_writetoBuffer1(uint16_t _addr, uint8_t *_buffer, uint16_t _length);
40 void df_command(uint8_t _opcode, uint16_t _page, uint16_t _byte);
#endif

```

Listing 18: Sensorkort/memory.h

```

#ifndef _at45db642_h_
#define _at45db642_h_
// Fysiske størrelser
5 #define total_pages 8192
#define page_size 1056
#define post_per_page 19
#define mem_blocks 1024
10 // Kommandoer
#define DF_eraseblock 0x50
#define DF_read_page_to_buffer_1 0x53
#define DF_read_from_page 0x52
#define DF_write_to_buffer_1 0x84
15 #define DF_write_buffer_1_no_erase 0x88
#define DF_write_buffer_1_erase 0x83
20 #endif

```

Listing 19: Sensorkort/at45db011.h

```

#ifndef _at45db011_
#define _at45db011_
5 // Fysiske størrelser
#define total_pages 512
#define page_size 264
#define post_per_page 4
10 #define mem_blocks 64
// Kommandoer
#define DF_eraseblock 0x50
#define DF_read_page_to_buffer_1 0x53
15 #define DF_read_from_page 0x52
#define DF_write_to_buffer_1 0x84
#define DF_write_buffer_1_no_erase 0x88
#define DF_write_buffer_1_erase 0x83
20
#endif

```

Listing 20: Sensorkort/usb_driver.c

```

#include <inttypes.h>
#include <avr/io.h>
#include <avr/interrupt.h>
#include <avr/signal.h>
5 #include <string.h>
#include <stdio.h>
#include "usb_driver.h"
10 unsigned char transfer_type;
unsigned char transfer_index;
unsigned char transfer_size;
unsigned char* transfer_data;
15 unsigned char send_zerolength_packet;

```

```

    unsigned char receive_zerolength_packet;

    unsigned char in_stream[256];
    int in_stream_size;
20 unsigned char out_stream[256];
    int in_stream_index;

    device_descriptor_t dev_desc;
    configuration_descriptor_t config_desc;
25 interface_descriptor_t interface_desc;
    endpoint_descriptor_t endp_desc[2];

    unsigned char config_data[256];

30 unsigned char request_buffer[256]; // check size
    int request_buffer_size;
    unsigned char receiving_request;
    int request_size;

35 unsigned char reply_buffer[256];
    int reply_size;

    unsigned char data01;
40
    // 09 02 22 00 01 01 00 A0 32 - Config
    // 09 04 00 00 01 03 01 02 00 - Interface
    // 09 21 00 01 00 01 22 48 00 - Ekstra
    // 07 05 81 03 04 00 0A - Endpoint
45

    void usb_init() { // Initialization of the AVR
        int index;
        int i2;
50        setup_data_t setup;

        in_stream_index = 0;

        send_zerolength_packet = 0;
55        receive_zerolength_packet = 0;

        receiving_request = 0;
        request_buffer_size = 0;

60        reply_size = 0;

        //DDRC = 0xFF; // Set PORTC as output
        //DDRD = 0x00; // Set PORTD as input
        //TCCR0 = 0x05; // Count clock/1024.
65

        dev_desc.bLength = 0x12;
        dev_desc.bDescriptorType = 0x01;
        dev_desc.bcdUSB = 0x0110; // USB 1.1
        dev_desc.bDeviceClass = 0x00;
70        dev_desc.bDeviceSubClass = 0x00;
        dev_desc.bDeviceProtocol = 0x00;
        dev_desc.bMaxPacketSize0 = 0x08;
        dev_desc.idVendor = 0x1337;
        dev_desc.idProduct = 0xBABE;
75        dev_desc.bcdDevice = 0x00;
        dev_desc.iManufacturer = 0x00;
        dev_desc.iProduct = 0x00;
        dev_desc.iSerialNumber = 0x00;
        dev_desc.bNumConfigurations = 0x01;
80

        config_desc.bLength = 0x09;
        config_desc.bDescriptorType = 0x02;
        config_desc.wTotalLength = sizeof(configuration_descriptor_t) + sizeof(interface_descriptor_t);
        // sizeof(endpoint_descriptor_t)*2;
85        config_desc.bNumInterfaces = 0x01;
        config_desc.bConfigurationValue = 0x01;
        config_desc.iConfiguration = 0x00;
        config_desc.bmAttributes = 0xC0; // bit 7 Reserved(set to 1), bit 6 Self-Powered
        config_desc.bMaxPower = 0x00; // in 2mA units
90

        interface_desc.bLength = 0x09;
        interface_desc.bDescriptorType = 0x04;
        interface_desc.bInterfaceNumber = 0x00;
        interface_desc.bAlternateSetting = 0x00;
95        interface_desc.bNumEndpoints = 0x00;
        interface_desc.bInterfaceClass = 0x03; // should be FF
        interface_desc.bInterfaceSubClass = 0x01; // should be FF
        interface_desc.bInterfaceProtocol = 0xFF;
        interface_desc.iInterface = 0x00;
100 /*
        endp_desc[0].bLength = 0x07;
        endp_desc[0].bDescriptorType = 0x05;
        endp_desc[0].bEndpointAddress = 0x81; // IN endpoint

```

```

105     endp_desc[0].bmAttributes = 0x03; // Interrupt
    endp_desc[0].wMaxPacketSize = 0x0008;
    endp_desc[0].bInterval = 0x0A; // Polling interval in ms

    endp_desc[1].bLength = 0x07;
    endp_desc[1].bDescriptorType = 0x05;
110    endp_desc[1].bEndpointAddress = 0x01; // OUT endpoint
    endp_desc[1].bmAttributes = 0x03; // Interrupt
    endp_desc[1].wMaxPacketSize = 0x0008;
    endp_desc[1].bInterval = 0x0A; // Polling interval in ms
    /*
115    index = 0;
    memcpy(&config_data[index], &config_desc, sizeof(config_desc));
    index += sizeof(config_desc);

    memcpy(&config_data[index], &interface_desc, sizeof(interface_desc));
120    index += sizeof(interface_desc);
    /*
    memcpy(&config_data[index], &endp_desc[0], sizeof(endp_desc));
    index += sizeof(endp_desc);

125    memcpy(&config_data[index], &endp_desc[1], sizeof(endp_desc));
    index += sizeof(endp_desc);
    /*

    i2 = 0;
130 /*
    // Set Address
    in_stream[i2++] = 0x09; // size
    in_stream[i2++] = 0x80; // Setup Packet
    setup.bmRequestType = 0x00;
135    setup.bRequest = SET_ADDRESS;
    setup.wValue = 0x000F;
    setup.wIndex = 0x0000;
    setup.wLength = 0x00;
    memcpy(&in_stream[i2], &setup, sizeof(setup));
140    i2 += sizeof(setup);

    // Device Descriptor
    in_stream[i2++] = 0x09; // size
    in_stream[i2++] = 0x80; // Setup Packet
145    setup.bmRequestType = 0x80;
    setup.bRequest = GET_DESCRIPTOR;
    setup.wValue = 0x0100; // Device
    setup.wIndex = 0x0000;
    setup.wLength = 0x12;
150    memcpy(&in_stream[i2], &setup, sizeof(setup));
    i2 += sizeof(setup);

    in_stream[i2++] = 0x01; // size
    in_stream[i2++] = 0x00; // Out Packet
155

    // Configuration Descriptor
    in_stream[i2++] = 0x09; // size
    in_stream[i2++] = 0x80; // Setup Packet
    setup.bmRequestType = 0x80;
160    setup.bRequest = GET_DESCRIPTOR;
    setup.wValue = 0x0200; // CONFIGURATION Descriptor Type
    setup.wIndex = 0x0000;
    setup.wLength = 0x09;
    memcpy(&in_stream[i2], &setup, sizeof(setup));
165    i2 += sizeof(setup);

    in_stream[i2++] = 0x01; // size
    in_stream[i2++] = 0x00; // Out Packet
    /*
170

    in_stream[i2++] = 0x09; // size
    in_stream[i2++] = 0x80; // Setup Packet
    setup.bmRequestType = 0x40; // Vendor
    setup.bRequest = PREPARE_RESPONSE;
175    setup.wValue = 0x0100; // Device
    setup.wIndex = 0x0000;
    setup.wLength = 0x01;
    memcpy(&in_stream[i2], &setup, sizeof(setup));
    i2 += sizeof(setup);
180

    in_stream[i2++] = 0x02; // size
    in_stream[i2++] = 0x00;
    in_stream[i2++] = GET_TIME; // Request

185

    in_stream[i2++] = 0x09; // size
    in_stream[i2++] = 0x80; // Setup Packet
    setup.bmRequestType = 0xC0; // Device-to-Host, Vendor
    setup.bRequest = GET_RESPONSE;
190    setup.wValue = 0x0100; // Device
    setup.wIndex = 0x0000;

```

```

        setup.wLength = 0x08;
        memcpy(&in_stream[i2], &setup, sizeof(setup));
        i2 += sizeof(setup);
195
        in_stream[i2++] = 0x01; // size
        in_stream[i2++] = 0x00; // Out Packet
    }
200

    void delay(unsigned char multiples) { // Producing a delay in mult. of 65 ms at 4 MHz
        unsigned char i;

205        for (i=0; i< multiples; i++) {
            // while (!(TIFR & 0x02)); // Waiting for timer0 overflow flag to be set
            // TIFR = 0x02; // Clearing overflow flag
        }
210    }

    void usb_send_byte(unsigned char byte) {
        //PORTC = ~byte;
        //delay(10);
        //PORTC = 0xFF;
215        printf("sending: %X\n", byte);
    }

220 unsigned char usb_receive_byte() {
    printf("receiving: %X\n", in_stream[in_stream_index]);
    return in_stream[in_stream_index++];
}

225 void interrupt_loop() {
    int last_type = transfer_type;
    while (1) {
230        char my_string[10];
        printf("waiting for interrupt ...");
        gets(my_string);
        if (my_string[0] == 'q') {
            break;
        }
235        SIG_INTERRUPT0();
        if (last_type == SEND_TRANSFER && transfer_type == NO_TRANSFER) {
            printf("send transfer completed.\n");
        }
        last_type = transfer_type;
240    }
}

245 int main (void) {
    int i;
    usb_init();
    transfer_type = NO_TRANSFER;
    in_stream_size = 0;
250
    /*
    GIMSK |= 0x40;
    MCUCR |= 0x03;
    SREG |= 0x80;
255
    PORTC = 0xFF;
    */
    // printf("%i\n", sizeof(configuration_descriptor_t));
    // printf("%i\n", sizeof(interface_descriptor_t));
    // printf("%i\n", sizeof(endpoint_descriptor_t));
260
    for (i = 0; i < 11; i++)
        out_stream[i] = i+1;

265
    // for (i = 0; i < 11; i++)
    //     hub_stream[i] = i+1;

270
    //usb_start_send_transfer(out_stream, 11);

    // get device descriptor
    interrupt_loop();
    // send device descriptor
275    //interrupt_loop();

    //interrupt_loop();

```

```

280         //PORTC = 0xF0;

        return 1;
    }
285

    // Sends data to the USB Controller. This function splits the data into 8 byte
    // packets and sends each in turn.
    // It is important to note that the host must expect this
290 void usb_start_send_transfer(unsigned char *data, unsigned char size) {
    data01 = 1;
    transfer_size = size;
    transfer_data = data;
    transfer_index = 0;
295     transfer_type = SEND_TRANSFER;
    if (size > 8) {
        usb_send_packet(transfer_data, 8, data01);
        transfer_index += 8;
    } else {
300         usb_send_packet(transfer_data, size, data01);
        transfer_index += size;
    }
}

305 void usb_continue_send_transfer() {
    unsigned char rest = transfer_size - transfer_index;
    // toggle data01
    if (data01) data01 = 0;
    else data01 = 1;
310
    if (rest > 0) {
        if (rest > 8) {
            usb_send_packet(&transfer_data[transfer_index], 8, data01);
            transfer_index += 8;
315        } else {
            usb_send_packet(&transfer_data[transfer_index], rest, data01);
            transfer_index += rest;
        }
    }
320    else {
        transfer_type = NO_TRANSFER; // we are done
        if (send_zerolength_packet) { // Zero-Length data packet sent
            printf("Write_or_No-Data_Control_Transfer_complete_(Zero_Length_Packet_sent)\n");
            send_zerolength_packet = 0;
325        }
    }
}

330 // Sends a data packet to the USB Controller
// size can be max 8 bytes
// data1 is 1 if it is a data1 packet
void usb_send_packet(unsigned char *packet_data, unsigned char size, unsigned char data1) {
335     unsigned char i;
    usb_send_byte(WRITE_BUFFER);
    usb_send_byte(size | (data1 << 7));
    for (i = 0; i < size; i++) {
        usb_send_byte(packet_data[i]);
340 }
}

unsigned char usb_read_int_reg() {
    printf("Reading_interrupt_register\n");
345     //usb_send_byte(READ_INT_REG);
    return 0xF0; //usb_receive_byte();
}

void usb_set_address(unsigned char addr) {
350     printf("Setting_address_%i\n", addr);
    usb_send_byte(SET_DEVICE_ADDRESS);
    usb_send_byte(addr);
}

355 void handle_request() {
    int i;
    printf("Request_received\n");
    reply_size = 0;
360     switch (request_buffer[0]) {
        case GET_TIME:
            for (i = 0; i < 8; i++) {
                reply_buffer[i] = i;
            }
            reply_size = 8;
365             break;
    }
}

```

```

    }

370 void usb_get_packet() {
    unsigned char flags;
    unsigned char packet[8];
    int i;
375 unsigned char size;

    usb_send_byte(READ_BUFFER);
    size = usb_receive_byte();
    flags = usb_receive_byte();

380 if ((flags & 0x0F) == 0) { // control endpoint
    if (flags & 0x80) { // Setup Packet (always 8 bytes)
        for (i = 0; i < 8; i++) {
            packet[i] = usb_receive_byte();
385 }
        parse_setup_data((setup_data_t*)packet);
    } else { // Out
        if (receiving_request) {
            for (i = 0; i < size - 1; i++) {
390 request_buffer[request_buffer_size] = usb_receive_byte();
                request_buffer_size++;
            }

            if (request_buffer_size == request_size) { // we have received the whole request
395 handle_request();
                receiving_request = 0;
                // Send Zero-Length data packet
                usb_start_send_transfer(0, 0);
                send_zerolength_packet = 1;
400 }
            }

            if (receive_zerolength_packet) { // Status Stage of Control transfer
                // Get the packet, it should be zero length
405 for (i = 0; i < size - 1; i++) {
                    packet[i] = usb_receive_byte();
                }
                receive_zerolength_packet = 0; // End of Control Transfer
                printf("Read_Control_Transfer_complete_(Zero_Length_Packet)\n");
410 }
            }
        }
    }

415 void parse_setup_data(setup_data_t *setup) {
    if (setup->bmRequestType & 0x80) { // Device-to-host
        data01 = 1;
        if ((setup->bmRequestType & 0x60) == 0) { // Type = Standard
            switch (setup->bmRequestType & 0x1F) { // Recipient
420 case RECIPIENT_DEVICE:
                if (setup->bRequest == GET_DESCRIPTOR) {
                    int descriptor_type = setup->wValue >> 8;
                    switch (descriptor_type) {
                        case DEVICE_DESCRIPTOR:
425 usb_start_send_transfer((unsigned char*)&dev_desc, setup->wLength); // should always
                            receive_zerolength_packet = 1;
                            break;

                        case CONFIGURATION_DESCRIPTOR:
430 usb_start_send_transfer(config_data, setup->wLength);
                            receive_zerolength_packet = 1;
                            break;

                        case STRING_DESCRIPTOR:
435 break;
                    }
                }
                break;
440 case RECIPIENT_INTERFACE:
                break;

                case RECIPIENT_ENDPOINT:
                break;
445 }
            } else if ((setup->bmRequestType & 0x60) == 0x40) { // Type = Vendor (Us)
                switch (setup->bmRequestType & 0x1F) { // Recipient
                    case RECIPIENT_DEVICE:
                        if (setup->bRequest == GET_RESPONSE) {
450 usb_start_send_transfer(reply_buffer, reply_size);
                            receive_zerolength_packet = 1;
                        }
                    }
                }
            } else {
455 }

```

```

// Host-to-device
if ((setup->bmRequestType & 0x60) == 0) { // Type = Standard
    switch (setup->bmRequestType & 0x1F) { // Recipient
        case RECIPIENT_DEVICE:
460             if (setup->bRequest == SET_ADDRESS) {
                    usb_set_address((unsigned char)setup->wValue);
                    // Send Zero-Length data packet
                    usb_start_send_transfer(0, 0);
                    send_zerolength_packet = 1;
465             } else if (setup->bRequest == SET_CONFIGURATION) {
                    // Should select the configuration here..we just reply that everything is ok
                    // Send Zero-Length data packet
                    usb_start_send_transfer(0, 0);
                    send_zerolength_packet = 1;
470             }
                    break;
            }
        } else if ((setup->bmRequestType & 0x60) == 0x40) { // Type = Vendor (Us)
            switch (setup->bmRequestType & 0x1F) { // Recipient
475                 case RECIPIENT_DEVICE:
                        if (setup->bRequest == PREPARE_RESPONSE) {
                                receiving_request = 1;
                                request_buffer_size = 0;
                                request_size = setup->wLength;
480                        }
                    }
            }
        }
    }
}
485

void SIG_INTERRUPT0() {
    /*
    PORTC = 0;
    delay(5);
    PORTC = 0xFF;
    */
    if (transfer_type == SEND_TRANSFER) {
        usb_continue_send_transfer();
495    } else { //else if (transfer_type == RECEIVE_TRANSFER) {
        unsigned char int_reg = usb_read_int_reg();
        if (int_reg & PACKET_RECEIVED_MASK)
            usb_get_packet();
    }
500
}

```

Listing 21: Sensorkort/usb_driver.h

```

#define SET_ADDRESS                0x05
#define GET_DESCRIPTOR             0x06
#define GET_CONFIGURATION         0x08
#define SET_CONFIGURATION         0x09
5
// Vendor Specific
#define PREPARE_RESPONSE          0xF0
#define GET_RESPONSE              0xF1

10 #define GET_TIME                 0x06
    #define SET_TIME                 0x08
    #define SET_SAMPLE_INTERVAL     0x10
    #define GET_SAMPLE_INTERVAL     0x11
    #define FLUSH_ALL                0x07
15 #define GET_SAMPLE               0x05

    #define DEVICE_DESCRIPTOR        0x01
    #define CONFIGURATION_DESCRIPTOR 0x02
    #define STRING_DESCRIPTOR        0x03
20 #define INTERFACE_DESCRIPTOR     0x04
    #define ENDPOINT_DESCRIPTOR      0x05

    #define SET_DEVICE_ADDRESS       0x00
    #define READ_INT_REG              0x01
25 #define WRITE_BUFFER              0x02
    #define READ_BUFFER               0x03

    #define NO_TRANSFER              0x00
    #define SEND_TRANSFER             0x01
30 #define RECEIVE_TRANSFER          0x02

    #define RECIPIENT_DEVICE         0x00
    #define RECIPIENT_INTERFACE      0x01
    #define RECIPIENT_ENDPOINT       0x02
35
    #define PACKET_RECEIVED_MASK     0x40

```

```

#define PACKET_SENT_MASK                0x20

#pragma pack(1) // should be removed
40 typedef unsigned short avr_word;

typedef struct {
    unsigned char bmRequestType;
45     unsigned char bRequest;
    avr_word wValue;
    avr_word wIndex;
    avr_word wLength;
} setup_data_t;
50

typedef struct {
    unsigned char bLength;
    unsigned char bDescriptorType;
55     avr_word bcdUSB;
    unsigned char bDeviceClass;
    unsigned char bDeviceSubClass;
    unsigned char bDeviceProtocol;
    unsigned char bMaxPacketSize0;
60     avr_word idVendor;
    avr_word idProduct;
    unsigned char bcdDevice;
    unsigned char iManufacturer;
    unsigned char iProduct;
65     unsigned char iSerialNumber;
    unsigned char bNumConfigurations;
} device_descriptor_t;

70 typedef struct {
    unsigned char bLength;
    unsigned char bDescriptorType;
    avr_word wTotalLength;
75     unsigned char bNumInterfaces;
    unsigned char bConfigurationValue;
    unsigned char iConfiguration;
    unsigned char bmAttributes;
    unsigned char bMaxPower;
80 } configuration_descriptor_t;

typedef struct {
    unsigned char bLength;
85     unsigned char bDescriptorType;
    unsigned char bInterfaceNumber;
    unsigned char bAlternateSetting;
    unsigned char bNumEndpoints;
    unsigned char bInterfaceClass;
    unsigned char bInterfaceSubClass;
90     unsigned char bInterfaceProtocol;
    unsigned char iInterface;
} interface_descriptor_t;

95 typedef struct {
    unsigned char bLength;
    unsigned char bDescriptorType;
    unsigned char bEndpointAddress;
    unsigned char bmAttributes;
100     avr_word wMaxPacketSize;
    unsigned char bInterval;
} endpoint_descriptor_t;

105 void SIG_INTERRUPT0(); // __attribute__((interrupt));

int usb_transfer_completed();
void usb_start_send_transfer(unsigned char *data, unsigned char size);
110 void usb_continue_transfer();
void usb_send_packet(unsigned char *packet_data, unsigned char size, unsigned char data1);
void send_byte(unsigned char byte);
void parse_setup_data(setup_data_t *setup);

115
/*
09 02 22 00 01 01 00 A0 32 - Configuration Descriptor
09 04 00 00 01 03 01 02 00 - Interface 0 Descriptor
09 21 00 01 00 01 22 48 00 - Class specific descriptor
120 07 05 81 03 04 00 0A    - Endpoint Descriptor
*/

```

Listing 22: Sensorkort/avr_interface.c

```

/*
    avr_interface.c

5     Funksjoner for kommunikasjon mellom AVR og FPGA

    Benytter 4 pinner:

10         - bit_in
            - bit_out
            - ds_in
            - ds_out

    2003 (c) dmprosj
15
*/
#include <inttypes.h>
#include <avr/io.h>
#include <avr/interrupt.h>
20 #include <avr/signal.h>

#define BIT_IN 0x01
#define BIT_IN_POS 1
#define DS_IN 0x02

25 #define BIT_OUT 0x04
#define BIT_OUT_POS 2
#define DS_OUT 0x08

30 #define INPORT PIN_D
#define OUTPORT PORTD

void initialization(void) // Initialization of the AVR
{
35     DDRC = 0xFF; // Set PORTC as output
    DDRD = 0xFC; // Set PORTD as input & output

    TCCR0 = 0x05; // Count clock/1024.

40 }

void delay(unsigned char multiples) // Producing a delay in mult. of 65 ms at 4 MHz
{
    unsigned char i;
45     for (i=0; i< multiples; i++)
    {
        while (!(TIFR&0x02)); // Waiting for timer0 overflow flag to be set
        TIFR = 0x02; // Clearing overflow flag
50     }
}

void send_byte(unsigned char byte) {
55     OUTPORT = (0x00);

    unsigned char i;
    unsigned char bit;
    for (i=0; i<8; i++) {
60
        // mask out & shift LSB bit
        bit = (byte & 0x01) << BIT_OUT_POS;

        // output one bit & strobe data
65     OUTPORT = (bit | DS_OUT);

        // wait for ack to be set (data strobe in)
        while ((INPORT & DS_IN) == 0x00) {
        }

70     // wait for ack to be cleared (data strobe in)
        while ((INPORT & DS_IN) != 0x00) {
        }

75     // clear data strobe out
        OUTPORT = (bit);
        delay(2);

        // shift byte
        byte >>= 1;
80     }
    OUTPORT = (0x00);
}

85 unsigned char receive_byte() {

```

```

PORTC = (0xFF);

unsigned char i;
unsigned char byte = 0x00;
unsigned char bit = 0x00;

for (i=0; i<8; i++) {

95     // wait for ack to be set (data strobe in)
        while ((INPORT & DS_IN) == 0x00) {
        }

        // output ack
100    OUTPORT = (DS_OUT);

        // shift byte
        byte >>= 1;

105    // mask out & shift LSB bit
        bit = (INPORT & BIT_IN) << (8 - BIT_IN_POS);
        byte |= bit;

        delay(2);

110    // clear ack
        OUTPORT = (0x00);

        // wait for ack to be cleared (data strobe in)
115    while ((INPORT & DS_IN) != 0x00) {
        }

        delay(2);
        PORTC = ~byte;

120    }
    OUTPORT = (0x00);

    return byte;

125 }

int main ( void)
{
130    initialization();           // Initialize Pheripherals

    while (1) {
        PORTC = 0x00;
135        delay(5);
        PORTC = 0xFF;
        delay(5);

        send_byte(0x0F);
140        PORTC = ~(receive_byte());
    }

    return 1;
}

```

F.2 Sensorkort - FPGA

Listing 23: Sensorkort/avr_interface.vhd

```

-----
--      avr_interface.vhd
-----

5  --      VHDL-kode for kommunikasjon mellom AVR og FPGA
--      Benytter 4 pinner til kommunikasjon med AVR:
--
--      -- bit_in
10  --      -- bit_out
--      -- ds_in
--      -- ds_out
--
15  --      2003 (c) dmprosj
-----

library IEEE;
use IEEE.STD_LOGIC_1164.ALL;
20 use IEEE.STD_LOGIC_ARITH.ALL;
use IEEE.STD_LOGIC_UNSIGNED.ALL;

```

```

entity avr_interface is
  port (
25      byte_in          : in std_logic_vector(7 downto 0);
          byte_valid_in : in std_logic;

          byte_out       : out std_logic_vector(7 downto 0);
          byte_valid_out : out std_logic;
30      bit_in  : in std_logic;
          ds_in  : in std_logic;

          bit_out : out std_logic;
          ds_out  : out std_logic;
35      busy : out std_logic;

          reset : in std_logic;
          clk   : in std_logic
40      );
end avr_interface;

architecture Behavioral of avr_interface is
45      COMPONENT byte_receive
      PORT(
          bit_in  : IN std_logic;
          ds_in   : IN std_logic;
          reset   : IN std_logic;
          clk     : IN std_logic;
          enabled  : IN std_logic;
          byte_out : OUT std_logic_vector(7 downto 0);
          byte_valid : OUT std_logic;
          ds_out   : OUT std_logic;
          busy     : OUT std_logic
55      );
      END COMPONENT;

      COMPONENT byte_transmit
      PORT(
          bit_out : out std_logic;
          ds_in   : IN std_logic;
          reset   : IN std_logic;
          clk     : IN std_logic;
          enabled  : IN std_logic;
          byte_in  : in std_logic_vector(7 downto 0);
          byte_valid : in std_logic;
          ds_out   : OUT std_logic;
          busy     : OUT std_logic
70      );
      END COMPONENT;

      signal tx_busy : std_logic;
      signal tx_enabled : std_logic;
      signal tx_ds_out : std_logic;
75      signal rx_enabled : std_logic;
      signal rx_busy : std_logic;
      signal rx_ds_out : std_logic;
80
begin
      rx_unit: byte_receive PORT MAP(
85          byte_out => byte_out ,
          byte_valid => byte_valid_out ,
          bit_in => bit_in ,
          ds_in => ds_in ,
          ds_out => rx_ds_out ,
          reset => reset ,
          clk => clk ,
          enabled => rx_enabled ,
          busy => rx_busy
90      );

      tx_unit: byte_transmit PORT MAP(
95          byte_in => byte_in ,
          byte_valid => byte_valid_in ,
          bit_out => bit_out ,
          ds_in => ds_in ,
          ds_out => tx_ds_out ,
          busy => tx_busy ,
          reset => reset ,
          clk => clk ,
          enabled => tx_enabled
100      );

      rx_enabled <= not(tx_busy);
105

```

```

110     tx_enabled <= '1';
        busy <= tx_busy;
        with tx_busy select
            ds_out <= tx_ds_out when '1',
115                                     rx_ds_out when others;
    end Behavioral;

```

Listing 24: Sensorkort/controller.vhd

```

library ieee;
use ieee.std_logic_1164.all;
use ieee.std_logic_arith.all;
use ieee.std_logic_unsigned.all;
5
entity usb_controller is
    port (
10         rcv : in STD_LOGIC;
            vpo : out std_logic;
            vmo : out std_logic;

            vp : in std_logic;
            vm : in std_logic;
15         eop : out std_logic;

            current_state : out std_logic_vector(4 downto 0); -- remove
            out_clk : out std_logic; --remove

20         --data_received : out std_logic_vector(7 downto 0);
            data_to_send : in std_logic_vector(7 downto 0);

            device_address : in std_logic_vector(6 downto 0);

25         transmit_data : out std_logic_vector(7 downto 0);

            -- IN BUFFER (write incoming packets)
            in_w_address : out std_logic_vector(3 downto 0);
            in_w_data : out std_logic_vector(7 downto 0);
30         in_w_enable : out std_logic;
            in_validate : out std_logic;

            -- OUT BUFFER (reads outgoing packets)
            --out_address : out std_logic_vector(3 downto 0);
35         --out_data : in std_logic_vector(7 downto 0);
            --out_clear : out std_logic;
            --out_full : in std_logic;

40         fast_clk : in STD_LOGIC;
            rst : in STD_LOGIC
    );
end usb_controller;
45 architecture usb_controller of usb_controller is

    component transmitter
        port (
50             rst : in STD_LOGIC;
                clk : in STD_LOGIC;
                input : in STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
                input_select : in STD_LOGIC_VECTOR(2 downto 0);
                pid_select : in STD_LOGIC_VECTOR(1 downto 0);
55             enable : in STD_LOGIC;
                send_eop : in STD_LOGIC;
                eop_sent : out std_logic;
                vpo : out std_logic;
                vmo : out std_logic;
                out_byte_sent : out STD_LOGIC
60         );
    end component;

    component receiver
65         port (
            input : in STD_LOGIC;
            vp : in std_logic;
            vm : in std_logic;
            enable_rec : in STD_LOGIC;
70         quick_enable : in STD_LOGIC;
            output : out STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
            byte_received : out STD_LOGIC;
            sop_detect : out std_logic;
            eop_detect : out std_logic;
75         crc5_ok : out std_logic;
            crc16_ok : out std_logic;

```

```

80         calc_crc5 : in std_logic;
            calc_crc16 : in std_logic;
            rst : in STD_LOGIC;
            clk : in STD_LOGIC;
            clk_out : out STD_LOGIC
        );
    end component;

85    -- Signals for quick_enable
    signal quick_enable : STD_LOGIC;
    signal mult_select : STD_LOGIC_VECTOR (2 downto 0);
    signal enable_sender : STD_LOGIC;
    signal enable_receiver : STD_LOGIC;

90    signal pid_to_send : STD_LOGIC_VECTOR (1 downto 0);
    signal send_eop : STD_LOGIC;
    signal eop_sent : std_logic;
    signal out_byte_sent : STD_LOGIC;
95    signal byte_received : STD_LOGIC;

    -- constant out_pid : std_logic_vector(3 downto 0) := "1000"; -- "0001";
    -- constant in_pid : std_logic_vector(3 downto 0) := "1001";
    -- constant setup_pid : std_logic_vector(3 downto 0) := "1101";
100    -- constant data0_pid : std_logic_vector(3 downto 0) := "0011";
    -- constant data1_pid : std_logic_vector(3 downto 0) := "1011";
    -- constant ack_pid : std_logic_vector(3 downto 0) := "0010";
    -- constant nack_pid : std_logic_vector(3 downto 0) := "1010";
    -- constant stall_pid : std_logic_vector(3 downto 0) := "1110";

105    type fifo_type is array (0 to 1) of std_logic_vector(7 downto 0);
    signal fifo : fifo_type;

    type state_type is (
110        -- Token states
        wait_token_sop, wait_token_pid, wait_token_byte_1, wait_token_byte_2, wait_token_eop,

        -- OUT and SETUP states
115        wait_data_sop, wait_data_byte, wait_data_pid,
        sending_ack_sop, sending_ack_pid, sending_ack_eop,

        -- IN states
        sending_data_sop, sending_data_pid, sending_data_byte, sending_crc_byte0, sending_crc_byte1,
        sending_data_eop, wait_ack_sop, wait_ack_pid, wait_ack_eop
120    );

    signal state : state_type;

125    type transaction_type is (no_transaction, in_transaction, out_transaction, setup_transaction);
    signal current_transaction : transaction_type;

    -----
130    -- Signals for controller that were originally ports.
    -----

    signal sop_detect : std_logic;
    signal eop_detect : std_logic;
    signal crc5_ok : std_logic;
    signal crc16_ok : std_logic;

135    signal calc_crc5 : std_logic;
    signal calc_crc16 : std_logic;

    -- The clock from the PPL
140    signal clk : STD_LOGIC;

    signal receiver_data : std_logic_vector(7 downto 0);
    signal transmitter_data : std_logic_vector(7 downto 0);

145    signal sender_mult_select : std_logic_vector(2 downto 0);

    signal address_in_token : std_logic_vector(6 downto 0);
    signal endpoint_in_token : std_logic_vector(3 downto 0);

150    constant SETUP_PID : std_logic_vector(3 downto 0) := "1011";
    constant OUT_PID : std_logic_vector(3 downto 0) := "1000";
    constant IN_PID : std_logic_vector(3 downto 0) := "1001";

    signal write_address : std_logic_vector(3 downto 0);
155    begin

        in_w_address <= write_address;

160        transmit_data <= transmitter_data;

        out_clk <= clk;
        eop <= eop_detect;

```

```

165 transmitter1: transmitter
    port map (rst,

170                                     clk,
                                     transmitter_data,
                                     sender_multiselect,
                                     pid_to_send,
                                     enable_sender,
                                     send_eop,
                                     eop_sent,
175                                     vpo,
                                     vmo,
                                     out_byte_sent);

receiver1: receiver
    port map (rev,

180                                     vp,
                                     vm,
                                     enable_receiver,
                                     quick_enable,
185                                     receiver_data,
                                     byte_received,
                                     sop_detect,
                                     eop_detect,
                                     crc5_ok,
190                                     crc16_ok,
                                     calc_crc5,
                                     calc_crc16,
                                     rst,
                                     fast_clk,
                                     clk);

195 state_machine:
process (clk, rst)
    variable bit_time_count : integer;
    --variable last_data : std_logic; -- DATA0 or DATA1
200    variable token_pid : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0);
    variable token_pid_inv : std_logic_vector(3 downto 0);
    variable inc_addr : boolean;
begin
    if rst = '1' then
205        state <= wait_token_sop;
        enable_receiver <= '0';
        enable_sender <= '0';
        pid_to_send <= "00";
        bit_time_count := 0;
        --last_data := '0';
        send_eop <= '0';
        current_transaction <= no_transaction;
        write_address <= "0010";
        in_w_data <= (others => '0');
215        in_w_enable <= '0';
        in_validate <= '0';
        inc_addr := false;

    elsif rising_edge(clk) then
220        case current_transaction is
            -- waiting for SETUP, OUT or IN token
            when no_transaction =>
                case state is
225                    when wait_token_sop =>
                        current_state <= "00000";
                        enable_receiver <= '0';
                        enable_sender <= '0';
                        send_eop <= '0';
                        write_address <= "0010";

230                        if sop_detect = '1' then
                            state <= wait_token_pid;
                            enable_receiver <= '1';
                        end if;

                    when wait_token_pid =>
240                        current_state <= "00001";
                        if byte_received = '1' then
                            token_pid := receiver_data(7 downto 4);
                            token_pid_inv := receiver_data(3 downto 0);
                            if token_pid = not(token_pid_inv) and
                                (token_pid = SETUP_PID or token_pid = OUT_PID or token_pid = IN_PID) then
245                                state <= wait_token_byte_1;
                            else
                                state <= wait_token_sop; -- error
                            end if;
                        end if;

                    when wait_token_byte_1 =>
250                        current_state <= "00010";

```

```

255         if byte_received = '1' then
            address_in_token(0) <= receiver_data(7);
            address_in_token(1) <= receiver_data(6);
            address_in_token(2) <= receiver_data(5);
            address_in_token(3) <= receiver_data(4);
            address_in_token(4) <= receiver_data(3);
            address_in_token(5) <= receiver_data(2);
            address_in_token(6) <= receiver_data(1);
            endpoint_in_token(0) <= receiver_data(0);
            state <= wait_token_byte_2;
260         end if;

265     when wait_token_byte_2 =>
        current_state <= "00011";
        if byte_received = '1' then
            endpoint_in_token(1) <= receiver_data(7);
            endpoint_in_token(2) <= receiver_data(6);
            endpoint_in_token(3) <= receiver_data(5);
            bit_time_count := 0;
            state <= wait_token_eop;
270         end if;

275     when wait_token_eop =>
        current_state <= "00100";
        if eop_detect = '1' then
            --if crc5_ok = '1'
            if address_in_token = device_address then
280                 case token_pid is
                    when SETUP_PID =>
                        state <= wait_data_sop;
                        enable_receiver <= '0';
                        current_transaction <= setup_transaction;

285                     when OUT_PID =>
                        state <= wait_data_sop;
                        enable_receiver <= '0';
                        current_transaction <= out_transaction;

290                     when IN_PID =>
                        state <= sending_data_sop;
                        sender_multiselect <= "111";
                        enable_receiver <= '0';
                        enable_sender <= '1';
                        current_transaction <= in_transaction;

295                     when others =>
                        state <= wait_token_sop;

300                 end case;
            else
                state <= wait_token_sop;
            end if;

305         --else
            -- state <= wait_token_sop; -- invalid packet!
            --end if;

310         --else
            bit_time_count := bit_time_count + 1;
            if bit_time_count > 5 then -- maybe change this number
                state <= wait_token_sop; -- invalid packet!!
            end if;
            --end if;
315         end if;

        when others =>
            null;

320     end case;

-----

325

-- OUT token received..move on!
when out_transaction | setup_transaction =>

330     case state is
        -- timeout ??
        when wait_data_sop =>
            current_state <= "00101";
            if sop_detect = '1' then
335                 state <= wait_data_pid;
                enable_receiver <= '1';
            end if;

        when wait_data_pid =>
            current_state <= "00110";
340

```

```

345         if byte_received = '1' then
            -- check pid for data0 or data1
            in_w_enable <= '1';
            state <= wait_data_byte;
        end if;

-- timeout?
when wait_data_byte =>
350     current_state <= "00111";
    if eop_detect = '1' then
        --if crc16_ok = '1' then
            state <= sending_ack_sop;
            enable_sender <= '1';
            enable_receiver <= '0';
            sender_multiselect <= "111"; -- sync
            in_w_enable <= '0';
        --else
            state <= wait_token_sop; -- oops .. clear the buffer too!
            current_transaction <= no_transaction;
        --end if;
    end if;

365     if byte_received = '1' then
        in_w_data(7) <= receiver_data(0);
        in_w_data(6) <= receiver_data(1);
        in_w_data(5) <= receiver_data(2);
        in_w_data(4) <= receiver_data(3);
        in_w_data(3) <= receiver_data(4);
        in_w_data(2) <= receiver_data(5);
        in_w_data(1) <= receiver_data(6);
        in_w_data(0) <= receiver_data(7);
        inc_addr := true;
    else
375         if inc_addr = true and write_address < 9 then
            write_address <= write_address + 1;
            inc_addr := false;
        end if;
    end if;

380     when sending_ack_sop =>
        current_state <= "01000";
        if out_byte_sent = '1' then -- sync sent
            sender_multiselect <= "000"; -- pid
            pid_to_send <= "00"; -- ack
            state <= sending_ack_pid;
        end if;

385

    when sending_ack_pid =>
        current_state <= "01001";
        if out_byte_sent = '1' then
            send_eop <= '1';
            state <= sending_ack_eop;
        end if;

395

    when sending_ack_eop =>
        current_state <= "01010";
        if eop_sent = '1' then
            send_eop <= '0';
            enable_sender <= '0';
            current_transaction <= no_transaction;
            state <= wait_token_sop;
        end if;

400

    when others =>
        null;

405

end case;

410

-----

415     when in_transaction =>
        case state is
            when sending_data_sop =>
                current_state <= "01011";
                if out_byte_sent = '1' then
                    state <= sending_data_pid;
                    sender_multiselect <= "000";
                    pid_to_send <= "11"; -- DATA0 .. must check here..
                end if;

420

            when sending_data_pid =>
                current_state <= "01100";
                if out_byte_sent = '1' then
                    state <= sending_data_byte;
                    transmitter_data <= "00000000"; -- first byte to send if any!
                end if;
            when sending_data_byte =>
                current_state <= "01101";
                if out_byte_sent = '1' then
                    state <= sending_ack_sop;
                    enable_sender <= '1';
                    enable_receiver <= '0';
                    sender_multiselect <= "111"; -- sync
                    in_w_enable <= '0';
                end if;
            when sending_ack_sop =>
                current_state <= "01000";
                if out_byte_sent = '1' then
                    sender_multiselect <= "000"; -- pid
                    pid_to_send <= "00"; -- ack
                    state <= sending_ack_pid;
                end if;
            when sending_ack_pid =>
                current_state <= "01001";
                if out_byte_sent = '1' then
                    send_eop <= '1';
                    state <= sending_ack_eop;
                end if;
            when sending_ack_eop =>
                current_state <= "01010";
                if eop_sent = '1' then
                    send_eop <= '0';
                    enable_sender <= '0';
                    current_transaction <= no_transaction;
                    state <= wait_token_sop;
                end if;
            when others =>
                null;
        end case;
    end if;
end process;

```

```

430         sender_mult_select <= "011";
        end if;

        when sending_data_byte =>
            current_state <= "01101";
            if out_byte_sent = '1' then
435                 sender_mult_select <= "100"; — send first crc
                 state <= sending_crc_byte0;
            end if;

        when sending_crc_byte0 =>
            current_state <= "01110";
            if out_byte_sent = '1' then
440                 sender_mult_select <= "101"; — send second crc
                 state <= sending_crc_byte1;
            end if;

        when sending_crc_byte1 =>
            current_state <= "01111";
            if out_byte_sent = '1' then
445                 send_eop <= '1';
                 state <= sending_data_eop;
            end if;

        when sending_data_eop =>
            current_state <= "10000";
            if eop_sent = '1' then
450                 send_eop <= '0';
                 enable_receiver <= '0';
                 enable_sender <= '0';
                 state <= wait_ack_sop;
            end if;

        — put in a timeout here..
        when wait_ack_sop =>
            current_state <= "10001";
            if sop_detect = '1' then
465                 enable_receiver <= '1';
                 state <= wait_ack_pid;
            end if;

        when wait_ack_pid =>
            current_state <= "10010";
            if byte_received = '1' then
470                 — check ack
                 state <= wait_ack_eop;
            end if;

        when wait_ack_eop =>
            current_state <= "10011";
            if eop_detect = '1' then
480                 current_transaction <= no_transaction;
                 state <= wait_token_sop;
            end if;

        when others =>
            null;

485     end case;

    end case;

490     end if;
    end process;

495 —mult_select_assignment:
    —mult_select <= "000" when ( state = wait_token_pid ) else
    —
    — "001" when ( state = wait_token_byte_1 ) else
    — "010" when ( state = wait_token_byte_2 ) else
    — "111" when ( state = wait_data_sop ) else
500 — "000" when ( state = wait_data_pid ) else
    — "100" when ( state = crc_data ) else
    — "000" when ( state = sending_ack_pid ) else
    — "011" when ( state = data ) else
    — "111" when ( state = sending_ack_sop ) else
505 — "000";

    quick_enable_process:
510 process (sop_detect)
    begin
        if sop_detect = '1' and ( state = wait_token_sop or state = wait_data_sop or state = wait_ack_sop ) then
            quick_enable <= '1';
        else
515             quick_enable <= '0';
        end if;
    end process;

```

```

end process;
end usb_controller;

```

Listing 25: Sensorkort/byte_receive.vhd

```

-----
--      byte_receive.vhd
-----
5  --      VHDL-kode for mottaker-delen av kommunikasjonen mellom AVR og FPGA
--
-----
--      2003 (c) dmprosj
-----
10
library IEEE;
use IEEE.STD_LOGIC_1164.ALL;
use IEEE.STD_LOGIC_ARITH.ALL;
use IEEE.STD_LOGIC_UNSIGNED.ALL;
15
entity byte_receive is
    port (
        byte_out : out std_logic_vector(7 downto 0);
        byte_valid : out std_logic;
20
        bit_in   : in  std_logic;
        ds_in    : in  std_logic;
        ds_out   : out std_logic;
25
        busy      : out std_logic;
        reset     : in  std_logic;
        clk       : in  std_logic;
        enabled   : in  std_logic
30    );
end byte_receive ;

architecture Behavioral of byte_receive is
35
    type state_type is (idle , rcv , ack);

    signal state , next_state : state_type;
    signal reg : std_logic_vector(7 downto 0);
    signal shift_reg_full : std_logic;
    signal done : std_logic;
40
begin
    busy <= not(shift_reg_full);
45
    -- state machine
    process (clk , reset)
        variable bit_no : integer := 0;
50
    begin
        if reset = '1' then
            state <= idle;
55
            bit_no := 0;
            shift_reg_full <= '0';
            reg <= "00000000";
            byte_out <= "00000000";
            ds_out <= '0';
            done <= '1';
            byte_valid <= '0';
60
        elsif enabled = '1' and rising_edge(clk) then
            if (state = idle) then
65
                if shift_reg_full = '1' then
                    byte_valid <= '1';
                    shift_reg_full <= '0';
                    bit_no := 0;
70
                    -- wait for data strobe to be set
                    elsif ds_in = '1' and shift_reg_full = '0' then
                        byte_valid <= '0';
                        state <= rcv;
                        done <= '0';
                        ds_out <= '1';
75
                        end if;

                    elsif (state = rcv) then
80
                        -- load shift register with bit

```

```

reg <= bit_in & reg(7 downto 1);

ds_out <= '0';
state <= ack;

85      elsif (state = ack) then

-- wait for data strobe to negate
90      if ds_in = '0' then
        bit_no := bit_no + 1;
        if bit_no = 8 then
            shift_reg_full <= '1';
        end if;

95      byte_out <= reg;
        state <= idle;

        end if;

100     end if;

        end if;
    end process;

105 end Behavioral;

```

Listing 26: Sensorkort/byte_transmit.vhd

```

--      byte_transmit.vhd
--
5  --      VHDL-kode for sender-delen av kommunikasjonen mellom AVR og FPGA
--
--      2003 (c) dmprosj
--
10 library IEEE;
   use IEEE.STD_LOGIC_1164.ALL;
   use IEEE.STD_LOGIC_ARITH.ALL;
   use IEEE.STD_LOGIC_UNSIGNED.ALL;
15 entity byte_transmit is
    port (
        byte_in : in std_logic_vector(7 downto 0);
        byte_valid : in std_logic;
20        bit_out : out std_logic;
        ds_in : in std_logic;
        ds_out : out std_logic;
25        busy : out std_logic;
        reset : in std_logic;
        clk : in std_logic;
        enabled : in std_logic;
    );
30 end byte_transmit;

    architecture Behavioral of byte_transmit is

        type state_type is (idle , trsmit , ack);
35        signal state : state_type;
        signal reg : std_logic_vector(7 downto 0);
        signal done : std_logic;

40 begin

        busy <= not(done);

45        -- state machine --

        process (clk , reset , ds_in)
            variable bit_no : integer := 0;
50        begin

            if reset = '1' then
                state <= idle;
55                bit_no := 0;
                reg <= "00000000";
                ds_out <= '0';
                done <= '1';

```

```

60         elsif enabled = '1' and rising_edge(clk) then
            if (state = idle) then

                -- wait for valid byte to transmit
65                 if byte_valid = '1' and done = '1' then
                     reg <= byte_in;
                     done <= '0';
                     bit_no := 0;
                     state <= trsmmit;

70                 end if;

                elsif (state = trsmmit) then

                    -- output one bit
75                     bit_out <= reg(0);
                     -- bit is valid
                     ds_out <= '1';

                    -- wait for bit to be ack'ed
80                     if (ds_in = '1') then
                         state <= ack;
                     else
                         state <= trsmmit;
                     end if;

85                 elsif (state = ack) then

                    -- wait for bit to be cleared
90                     if (ds_in = '0') then

                        -- shift register & clear data out
                        reg <= '0' & reg(7 downto 1);
                        ds_out <= '0';
                        bit_no := bit_no + 1;

95                         state <= trsmmit;

                        if bit_no = 8 then
                            done <= '1';
                            state <= idle;
100                        end if;

                        else
                            state <= ack;
105                        end if;

                    end if;

                end if;
            end process;
110 end Behavioral;

```

Listing 27: Sensorkort/ctrl_test.vhd

```

-- VHDL Test Bench Created from source file usb_controller.vhd -- 12:23:18 11/03/2003
--
-- Notes:
5 -- This testbench has been automatically generated using types std_logic and
-- std_logic_vector for the ports of the unit under test.  Xilinx recommends
-- that these types always be used for the top-level I/O of a design in order
-- to guarantee that the testbench will bind correctly to the post-implementation
-- simulation model.
10 --
LIBRARY ieee;
USE ieee.std_logic_1164.ALL;
USE ieee.numeric_std.ALL;

15 ENTITY testbench IS
END testbench;

ARCHITECTURE behavior OF testbench IS

20     COMPONENT usb_controller
        PORT(

            rcv : in STD_LOGIC;
            vpo : out std_logic;
            vmo : out std_logic;

25             vp : in std_logic;
            vm : in std_logic;
            eop : out std_logic;

            current_state : out std_logic_vector(4 downto 0); -- remove
            out_clk : out std_logic; --remove
30

```

```

35         data_to_send : in std_logic_vector(7 downto 0);

        device_address : in std_logic_vector(6 downto 0);

        transmit_data : out std_logic_vector(7 downto 0);


        in_w_address : out std_logic_vector(3 downto 0);
        in_w_data : out std_logic_vector(7 downto 0);
        in_w_enable : out std_logic;
        in_validate : out std_logic;


        fast_clk : in STD_LOGIC;
        rst : in STD_LOGIC

    );
END COMPONENT;


SIGNAL rcv : std_logic;
SIGNAL vpo : std_logic;
SIGNAL vmo : std_logic;
SIGNAL vp : std_logic;
SIGNAL vm : std_logic;
signal eop : std_logic;
SIGNAL data_to_send : std_logic_vector(7 downto 0);
SIGNAL fast_clk : std_logic;
SIGNAL rst : std_logic;
signal current_state : std_logic_vector(4 downto 0);
signal out_clk : std_logic;
60 signal device_address : std_logic_vector(6 downto 0);
signal transmit_data : std_logic_vector(7 downto 0);
signal in_w_address : std_logic_vector(3 downto 0);
signal in_w_data : std_logic_vector(7 downto 0);
signal in_w_enable : std_logic;
65 signal in_validate : std_logic;


signal END_SIM: BOOLEAN := FALSE;
— signal rcv_reg: STD_LOGIC_VECTOR (95 downto 0) :=
— "01010100010011101010101010101110101010000101000110011111010101010101010101010101010";

— addr 2 endp 1
signal out_token : std_logic_vector(31 downto 0) := "01010100010100001101010010110010";
75 signal in_token : std_logic_vector(31 downto 0) := "01010100010011101101010010101010";


— 2 bytes 10 20
80 signal data_packet : std_logic_vector(47 downto 0) := "01010100001010001100101010011010101010010101110";

signal ack_token : std_logic_vector(15 downto 0) := "0101010011011000";


85 BEGIN

utut: usb_controller PORT MAP(
    rcv => rcv ,
    vpo => vpo ,
    vmo => vmo ,
    vp => vp ,
    vm => vm ,
    eop => eop ,
    current_state => current_state ,
    out_clk => out_clk ,
    data_to_send => data_to_send ,
    device_address => device_address ,
    transmit_data => transmit_data ,
    in_w_address => in_w_address ,
    in_w_data => in_w_data ,
    in_w_enable => in_w_enable ,
    in_validate => in_validate ,
    fast_clk => fast_clk ,
    rst => rst
);

CLOCK_fast_clk : process
begin
    if END_SIM = FALSE then
        fast_clk <= '0';
        wait for 50 ns; — 0 ps
    else
        wait;
    end if;
    if END_SIM = FALSE then
        fast_clk <= '1';
        wait for 50 ns; — 50 ns
    else
        wait;

```

```

120         end if;
        end process;

    --- *** Test Bench - User Defined Section ***
    tb : PROCESS
125         variable count: integer := 0;
        BEGIN
            rst <= '1';
            device_address <= "0000010";
            --- IDLE
130             rcv <= '1';
            vp <= '0';
            vm <= '1';
            wait for 400 ns;
            rst <= '0';
135             wait for 400 ns; ---800 ns

            --- OUT TOKEN
            while (count < out_token'length) loop
                rcv <= out_token(out_token'left);
140                 out_token <= (out_token((out_token'left - 1) downto 0) & '0');
                count := count + 1;
                wait for 400 ns;
            end loop;

145             --- EOP
            vp <= '0';
            vm <= '0';
            wait for 800 ns;
            ---rcv <= '0';
150             ---wait for 400 ns;

            --- IDLE
            rcv <= '1';
            vp <= '0';
155             vm <= '1';
            count := 0;
            wait for 800*10 ns;

            --- DATA PACKET
            while (count < data_packet'length) loop
                rcv <= data_packet(data_packet'left);
160                 data_packet <= (data_packet((data_packet'left - 1) downto 0) & '0');
                count := count + 1;
                wait for 400 ns;
            end loop;

165             --- EOP
            vp <= '0';
            vm <= '0';
            wait for 800 ns;
            ---rcv <= '0';
170             ---wait for 400 ns;

            --- IDLE
            rcv <= '1';
            vp <= '0';
            vm <= '1';
            count := 0;
180             wait for 400*30 ns;

            --- IN TOKEN
            while (count < in_token'length) loop
                rcv <= in_token(in_token'left);
185                 in_token <= (in_token((in_token'left - 1) downto 0) & '0');
                count := count + 1;
                wait for 400 ns;
            end loop;

190             --- EOP
            vp <= '0';
            vm <= '0';
            wait for 800 ns;

195             --- IDLE
            rcv <= '1';
            vp <= '0';
            vm <= '1';
            count := 0;
200             wait for 400*150 ns;

            --- ACK TOKEN
            while (count < ack_token'length) loop
                rcv <= ack_token(ack_token'left);
205                 ack_token <= (ack_token((ack_token'left - 1) downto 0) & '0');

```

```

        count := count + 1;
        wait for 400 ns;
210    end loop;

    — EOP
    vp <= '0';
    vm <= '0';
215    wait for 800 ns;

    — IDLE
    rcv <= '1';
    vp <= '0';
220    vm <= '1';
    count := 0;
    wait for 400*20 ns;

225

    END_SIM <= TRUE;
    wait;
    END PROCESS;
230 — *** End Test Bench — User Defined Section ***

END;

```

Listing 28: Sensorkort/endp_ctrl.vhd

```

library ieee;
use ieee.std_logic_1164.all;
use ieee.std_logic_arith.all;
use ieee.std_logic_unsigned.all;
5  entity endp_ctrl is
    port (avr_data_in : in std_logic_vector(7 downto 0);
          avr_in_int : in std_logic;
          avr_data_out : out std_logic_vector(7 downto 0);
10         avr_busy : in std_logic;
          avr_data_out_valid : out std_logic;

          — IN BUFFER (writes)
          in_w_address : in std_logic_vector(3 downto 0);
          in_w_data : in std_logic_vector(7 downto 0);
15         in_w_enable : in std_logic;
          in_validate : in std_logic;

          — OUT BUFFER (reads)
          out_address : in std_logic_vector(3 downto 0);
          out_data : out std_logic_vector(7 downto 0);
20         out_clear : in std_logic;
          out_full : out std_logic;

          device_address : out std_logic_vector(6 downto 0);
          interrupt : out std_logic;

          rst : in std_logic;
          clk : in std_logic);
30 end endp_ctrl;

architecture behavioral of endp_ctrl is

    component packet_buffer is
35         port (
            — read port
            address : in std_logic_vector(3 downto 0);
            data : out std_logic_vector(7 downto 0);

40         — write port
            w_address : in std_logic_vector(3 downto 0);
            w_data : in std_logic_vector(7 downto 0);
            w_enable : in std_logic;

45         validate : in std_logic;
            clear : in std_logic;
            full : out std_logic;

            clk : in std_logic;
50         rst : in std_logic);
    end component;

    — The different states
    type avr_state_type is (avr_idle, avr_wait_receive, avr_byte_received, avr_wait_send, avr_wait_busy,
55         avr_sending, avr_byte_sent, avr_byte_writ
    — The state variables
    signal avr_state : avr_state_type;

```

```

60      — The last command received
      signal avr_command : std_logic_vector(7 downto 0);

      — The current byte received or ready to be sent
      signal avr_byte : std_logic_vector(7 downto 0);

65      — Signals used to detect transition from 0 to 1 on avr_in_int
      signal last_avr_in_int : std_logic;
      signal current_avr_in_int : std_logic;

      — READ PACKET
      signal in_address : std_logic_vector(3 downto 0);
      signal in_data : std_logic_vector(7 downto 0);
      signal in_full : std_logic;
      signal in_clear : std_logic;

75      — WRITE PACKET
      signal out_w_address : std_logic_vector(3 downto 0);
      signal out_w_data : std_logic_vector(7 downto 0);
      signal out_w_enable : std_logic;
      signal out_validate : std_logic;

80      signal int_reg : std_logic_vector(7 downto 0);
      signal usb_interrupt : std_logic;

begin
85      interrupt <= usb_interrupt;

      rev_buf : packet_buffer
      port map( address => in_address ,
90                data => in_data ,
                    w_address => in_w_address ,
                    w_data => in_w_data ,
                    w_enable => in_w_enable ,
                    validate => in_validate ,
95                clear => in_clear ,
                    full => in_full ,
                    clk => clk ,
                    rst => rst);

      send_buf : packet_buffer
      port map( address => out_address ,
100                data => out_data ,
                    w_address => out_w_address ,
                    w_data => out_w_data ,
                    w_enable => out_w_enable ,
                    validate => out_validate ,
105                clear => out_clear ,
                    full => out_full ,
                    clk => clk ,
                    rst => rst);

110      process (clk , rst)
      variable avr_byte_count : integer range 0 to 10;
      variable avr_packet_size : integer range 0 to 8;
      variable int_reg_read : boolean;
115      begin
          if rst = '1' then
              avr_state <= avr_idle;
              current_avr_in_int <= avr_in_int;
              in_address <= "0000";
              avr_command <= (others => '0');
              avr_data_out_valid <= '0';
              avr_byte <= (others => '0');
              avr_data_out <= (others => '0');
              avr_byte_count := 0;
              avr_packet_size := 0;
              int_reg <= (others => '0');
              usb_interrupt <= '0';
              int_reg_read := false;
              device_address <= (others => '0');
130          elsif rising_edge(clk) then
              last_avr_in_int <= current_avr_in_int;
              current_avr_in_int <= avr_in_int;

              if in_validate = '1' then
                  usb_interrupt <= '1';
                  int_reg(6) <= '1'; — Packet Received
              end if;

              if out_clear = '1' then
                  usb_interrupt <= '1';
                  int_reg(5) <= '1'; — Packet Sent
              end if;

145          if usb_interrupt = '1' then

```

```

150         if int_reg_read = true then
            usb_interrupt <= '0';
            int_reg <= (others => '0');
            int_reg_read := false;
        end if;
    end if;

    case avr_state is
        when avr_idle =>
155             avr_byte_count := 0;
            avr_packet_size := 0;
            out_validate <= '0';
            in_clear <= '0';
            avr_data_out_valid <= '0';
160             if last_avr_in_int = '0' and current_avr_in_int = '1' then
                case avr_data_in is
                    -- Set Address
                    when X"00" =>
165                         avr_state <= avr_wait_receive;

                        -- Read Interrupt Register
                        when X"01" =>
170                             avr_byte <= int_reg;
                             avr_state <= avr_wait_send;

                            -- Write Buffer
                            when X"02" =>
175                                 avr_state <= avr_wait_receive;
                                 out_w_address <= "0000";

                                    -- Read Buffer
                                    when X"03" =>
180                                         avr_state <= avr_address_set;
                                         in_address <= "0000";

                                            when others =>
                                                null;
                                            end case;
                                avr_command <= avr_data_in; -- save the command
185                             end if;

                            when avr_address_set =>
                                avr_byte <= in_data;
                                avr_state <= avr_wait_send;
190                             when avr_wait_receive =>
                                if last_avr_in_int = '0' and current_avr_in_int = '1' then
                                    avr_byte <= avr_data_in;
                                    avr_state <= avr_byte_received;
195                                 end if;

                                when avr_byte_received =>
                                    avr_byte_count := avr_byte_count + 1;
200                                 case avr_command is
                                    -- Set Address
                                    when X"00" =>
                                        device_address <= avr_byte(6 downto 0);
                                        avr_state <= avr_idle;

                                        -- Write Buffer
                                        when X"02" =>
205                                             out_w_data <= avr_byte;
                                             out_w_enable <= '1';
                                             if avr_byte_count = 1 then
                                                 avr_packet_size := conv_integer(avr_byte(3 downto 0));
                                                end if;
                                                if avr_byte_count = (avr_packet_size + 1) then
210                                                     out_validate <= '1';
                                                     avr_state <= avr_idle;
                                                else
                                                    out_validate <= '0';
                                                    avr_state <= avr_byte_written;
215                                                 end if;

                                                    when others =>
                                                        null;
                                                    end case;
220
                                                    when avr_byte_written =>
                                                        out_w_address <= out_w_address + 1;
                                                        out_w_enable <= '0';
                                                        avr_state <= avr_wait_receive;
225
                                                    when avr_wait_send =>
                                                        if avr_busy = '0' then
230

```

```

235         avr_data_out <= avr_byte;
            avr_data_out_valid <= '1';
            avr_state <= avr_wait_busy;
        end if;

        when avr_wait_busy =>
240             if avr_busy = '1' then
                avr_state <= avr_sending;
            end if;

        when avr_sending =>
245             if avr_busy = '0' then
                avr_data_out_valid <= '0';
                avr_state <= avr_byte_sent;
            end if;

250         when avr_byte_sent =>
            case avr_command is
                -- Read Interrupt Register
                when X"01" =>
255                     int_reg_read := true;
                     avr_state <= avr_idle;

                -- Read Buffer
260                 when X"03" =>
                     avr_byte_count := avr_byte_count + 1;
                     if avr_byte_count = 1 then
                         avr_packet_size := conv_integer(avr_byte);
                     end if;

265                     if avr_byte_count <= avr_packet_size then
                         avr_state <= avr_address_set;
                     else
                         in_clear <= '1';
                         avr_state <= avr_idle;
270                     end if;
                     in_address <= in_address + 1;

                when others =>
                    null;
275             end case;

        when others =>
280             null;
        end case;
    end if;
end process;
285 end behavioral;

```

Listing 29: Sensorkort/packet_buffer.vhd

```

library IEEE;
use IEEE.std_logic_1164.all;
use IEEE.std_logic_unsigned.all;

5 -----

entity packet_buffer is

10     port (
        -- read port
        address : in std_logic_vector(3 downto 0);
        data : out std_logic_vector(7 downto 0);

        -- write port
15        w_address : in std_logic_vector(3 downto 0);
        w_data : in std_logic_vector(7 downto 0);
        w_enable : in std_logic;

        validate : in std_logic;
20        clear : in std_logic;
        full : out std_logic;

        clk : in std_logic;
25        rst : in std_logic
    );

end packet_buffer;

30 -----

```

```

architecture arch of packet_buffer is

    type mem_type is array (0 to 15) of std_logic_vector(7 downto 0);
35    signal mem_storage : mem_type := (others => (others => '0'));

begin

    process (rst, clk)
40    begin
        if rst = '1' then
            full <= '0';
            elsif rising_edge (clk) then
                if w_enable = '1' then
45                    mem_storage(conv_integer(w_address)) <= w_data;
                    end if;

                    if validate = '1' then
                        full <= '1';
50                    elsif clear = '1' then
                        full <= '0';
                    end if;
                end if;
            end process;

55        process (address, mem_storage)
            begin
                data <= mem_storage(conv_integer(address));
            end process;

60    end arch;

```

Listing 30: Sensorkort/receiver.vhd

```

library ieee;
use ieee.std_logic_1164.all;

5  entity receiver is
    port (
        input: in STD_LOGIC;
        vp : in std_logic;
        vm : in std_logic;
10        enable_rec : in STD_LOGIC;
        quick_enable : in STD_LOGIC;
        output : out STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
        byte_received: out STD_LOGIC;
        sop_detect : out std_logic;
15        eop_detect : out std_logic;
        crc5_ok : out std_logic;
        crc16_ok : out std_logic;
        calc_crc5 : in std_logic;
        calc_crc16 : in std_logic;
20        rst : in STD_LOGIC;
        clk : in STD_LOGIC;
        clk_out : out STD_LOGIC
    );
end receiver;

25  architecture receiver of receiver is
    signal last_input: STD_LOGIC;
    signal stuffed_data: STD_LOGIC;
    signal bit_count: INTEGER; —Keeps track of consecutive 1's.
30    signal data: STD_LOGIC_VECTOR (7 downto 0);
    signal shift_count: INTEGER; —Keeps track of number of bits

    —shifted by serial to parallel converter.
    — signals for clk.
35    signal to_buffer: std_logic;

    —————
    —Signals for PLL
    —————
40    signal pll_last_input: STD_LOGIC;
    signal my_clk: STD_LOGIC;
    signal last_output_sig: STD_LOGIC;
    signal pll_count: INTEGER;

45    —Signals for multiplexor.
    signal out_byte: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);

    —Signals for pid checker.
    signal pid: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);

50    —Signals for sop_detect of packet detector.
    type state_type is (s0,s1,s2,s3,s4,s5,s6,s7,s8);
    signal state,next_state: state_type;

```

```

55     type eop_state_type is (eop_idle , one_se0 , two_se0);
       signal eop_state , eop_next_state : state_type;

60     --Signals for CRC calculators.
       signal crc_next_state: STD_LOGIC_VECTOR(15 downto 0);
       signal crc_state: STD_LOGIC_VECTOR(15 downto 0);
       signal out_crc16: STD_LOGIC_VECTOR(15 downto 0);

65     signal crc5_next_state: STD_LOGIC_VECTOR(4 downto 0);
       signal crc5_state: STD_LOGIC_VECTOR(4 downto 0);
       signal out_crc5: STD_LOGIC_VECTOR(4 downto 0);

70     begin

       clk_driver:
       process (my_clk)
       begin
75         if my_clk = '1' then
             clk_out <= '1';
           else
             clk_out <= '0';
           end if;
80     end process;

       -- this must be fixed ..
       sop_detector:
       process (state , input)
85     begin
           if enable_rec = '0' then
               case state is
                   when s0 => if input = '0' then next_state <= s1; sop_detect <= '0';
                               else next_state <= s0; sop_detect <= '0'; end if;
90                   when s1 => if input = '1' then next_state <= s2; sop_detect <= '0';
                               else next_state <= s0; sop_detect <= '0'; end if;
                   when s2 => if input = '0' then next_state <= s3; sop_detect <= '0';
                               else next_state <= s0; sop_detect <= '0'; end if;
                   when s3 => if input = '1' then next_state <= s4; sop_detect <= '0';
95                               else next_state <= s0; sop_detect <= '0'; end if;
                   when s4 => if input = '0' then next_state <= s5; sop_detect <= '0';
                               else next_state <= s0; sop_detect <= '0'; end if;
                   when s5 => if input = '1' then next_state <= s6; sop_detect <= '0';
                               else next_state <= s0; sop_detect <= '0'; end if;
100                  when s6 => if input = '0' then next_state <= s7; sop_detect <= '0';
                               else next_state <= s0; sop_detect <= '0'; end if;
                   when s7 => if input = '0' then next_state <= s8; sop_detect <= '0';
                               else next_state <= s0; sop_detect <= '0'; end if;
                   when s8 => next_state <= s0; sop_detect <= '1';
105               end case;
           else
               next_state <= s0;
           end if;
       end process;
110

       -----
       -- State updater for sop_detect of packet detector.
       -----
115     process (my_clk , rst)
       begin
           if rst = '1' then
               state <= s0;
           elsif rising_edge(my_clk) then
120               state <= next_state;
           end if;
       end process;

125

       -----
       -- PLL for clock recovery from data
       -----
       PLL:
130     process (clk)
       variable last_output: STD_LOGIC;
       begin
           if rst = '1' then
               pll_last_input <= '0';
               last_output_sig <= '0';
               pll_count <= 0;
               last_output := '0';
135           elsif clk'event and clk='1' then
               last_output := last_output_sig;
140               if not(pll_last_input = input) then

```

```

        last_output := not (last_output);
        pll_count <= 0;
    elsif pll_count = 1 then
145         last_output := not (last_output);
            pll_count <= 0;
        else
            pll_count <= pll_count + 1;
        end if;
150     end if;

    pll_last_input <= input;
    last_output_sig <= last_output;
    my_clk <= last_output;
155 end process;

main_process:
160 process (my_clk, rst)
    variable tmp_stuffed_data: STD_LOGIC;
    variable tmp_data: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
    variable tmp_bit_count: INTEGER;
    variable tmp_shift_count: INTEGER; —Keeps track of number of bits
165
    variable se0_count : integer;

begin
    if rst = '1' then
170         last_input <= '0';
            stuffed_data <= '0';
            bit_count <= 0;
            data <= "00000000";
            shift_count <= 0;
175         byte_received <= '0';
            out_byte <= "00000000";
            crc5_ok <= '1';
            crc16_ok <= '1';

180         se0_count := 0;
            eop_detect <= '0';

    — NRZI Decoder —
185
    elsif my_clk'EVENT and my_clk = '1' then
        if vp = '0' and vm = '0' then
            se0_count := se0_count + 1;
            if se0_count = 2 then
190                 eop_detect <= '1';
                    se0_count := 0;
            else
                eop_detect <= '0';
            end if;
195        else
            eop_detect <= '0';
            if enable_rec = '1' or quick_enable = '1' then
                tmp_stuffed_data := stuffed_data;
                tmp_data := data;
200                 tmp_bit_count := bit_count;
                    tmp_shift_count := shift_count;
                    if (input = last_input) then
                        tmp_stuffed_data := '1';
                    else
205                         tmp_stuffed_data := '0';
                    end if;

    — Stuffed Bit Remover —
210
    — Keep count of number of 1's.
    — This info will be used to remove stuffed bit.
    if tmp_stuffed_data = '1' then
        tmp_bit_count := tmp_bit_count + 1;
215    else
        tmp_bit_count := 0;
    end if;

    —Only add input to the data register if it is not
    —a stuffed bit.
220    if not(tmp_bit_count = 6) then
        tmp_data(7) := tmp_data(6);
        tmp_data(6) := tmp_data(5);
        tmp_data(5) := tmp_data(4);
        tmp_data(4) := tmp_data(3);
        tmp_data(3) := tmp_data(2);
        tmp_data(2) := tmp_data(1);
        tmp_data(1) := tmp_data(0);
225         tmp_data(0) := tmp_stuffed_data;

```

```

230         tmp_shift_count := tmp_shift_count + 1;
        else
            --Set bit_count to 0 since stuffed bit has
            --been removed.
            tmp_bit_count := 0;
235        end if;

        -- Let the outside world know if a byte has been received.
        if tmp_shift_count = 8 then
            byte_received <= '1';
            out_byte <= tmp_data;
            --Reset shift_count for next byte.
            tmp_shift_count := 0;
240        else
            byte_received <= '0';
245        end if;

        stuffed_data <= tmp_stuffed_data;
        data <= tmp_data;
        output <= tmp_data; --
250        bit_count <= tmp_bit_count;
        shift_count <= tmp_shift_count;
        last_input <= input;
        end if;
    end if;
255 end process;

-- mye feil her.. åm ikke regne crc åp stuffed_data
260
--16-bit CRC calculator--
process(clk, rst, stuffed_data)
265 begin
    if clk'EVENT and clk = '1' then
        out_crc16 <= crc_next_state;
        crc_state <= crc_next_state;
    end if;
    if rst = '1' then
        crc_state <= "0000000000000000";
        out_crc16 <= "0000000000000000";
        crc_next_state <= "0000000000000000";
    else
275        crc_next_state(15) <= crc_state(14) xor stuffed_data xor crc_state(15);
        crc_next_state(14) <= crc_state(13);
        crc_next_state(13) <= crc_state(12);
        crc_next_state(12) <= crc_state(11);
        crc_next_state(11) <= crc_state(10);
280        crc_next_state(10) <= crc_state(9);
        crc_next_state(9) <= crc_state(8);
        crc_next_state(8) <= crc_state(7);
        crc_next_state(7) <= crc_state(6);
        crc_next_state(6) <= crc_state(5);
285        crc_next_state(5) <= crc_state(4);
        crc_next_state(4) <= crc_state(3);
        crc_next_state(3) <= crc_state(2);
        crc_next_state(2) <= crc_state(1) xor stuffed_data xor crc_state(15);
        crc_next_state(1) <= crc_state(0);
290        crc_next_state(0) <= stuffed_data xor crc_state(15);
    end if;
end process;

--5-bit CRC calculator--
295
process(clk)
begin
    if clk'EVENT and clk = '1' then
        out_crc5 <= crc5_next_state;
        crc5_state <= crc5_next_state;
    end if;
    if rst = '1' then
        crc5_state <= "00000";
        out_crc5 <= "00000";
        crc5_next_state <= "00000";
    else
305        crc5_next_state(4) <= crc5_state(3);
        crc5_next_state(3) <= crc5_state(2);
        crc5_next_state(2) <= crc5_state(1) xor stuffed_data xor crc5_state(4);
        crc5_next_state(1) <= crc5_state(0);
        crc5_next_state(0) <= stuffed_data xor crc5_state(4);
310    end if;
end process;
315 end receiver;

```

Listing 31: Sensorkort/transmitter.vhd

```

library ieee;
use ieee.std_logic_1164.all;

entity transmitter is
5   port (
        rst: in STD_LOGIC;
        clk: in STD_LOGIC;
        input: in STD_LOGIC_VECTOR (7 downto 0);
        input_select: in STD_LOGIC_VECTOR(2 downto 0);
10       pid_select: in STD_LOGIC_VECTOR(1 downto 0);
        enable: in STD_LOGIC;
        send_eop: in STD_LOGIC;
        eop_sent: out std_logic;
        vpo: out std_logic;
15       vmo: out std_logic;
        out_byte_sent: out STD_LOGIC
    );
end transmitter;

20 architecture transmitter of transmitter is
    signal last_output: STD_LOGIC;
    signal stuffed_data: STD_LOGIC;
    signal bit_count: INTEGER RANGE 0 to 6;
    signal shift_count: INTEGER RANGE 0 to 8;
25   signal Sreg: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
    signal mult_output: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
    signal byte_sent: STD_LOGIC;
    signal to_buffer: std_logic;
    signal output: std_logic;
30
    -- Signals for CRC 16 calculator.
    signal state, next_state, out_crc16: std_logic_vector(15 downto 0);

    -- Signal for PID generator.
35   signal pid: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);

    signal send_se0: std_logic;

begin
40   transceiver_interface:
    process(output, send_se0)
    begin
        if send_se0 = '1' then
45             vpo <= '0';
            vmo <= '0';
        else
            if output = '1' then
                vpo <= '1';
                vmo <= '0';
50             else
                vpo <= '0';
                vmo <= '1';
            end if;
55         end if;
    end process;

    main:
    process(clk, rst)
60       variable tmp_Sreg: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
        variable tmp_stuffed_data: STD_LOGIC;
        variable tmp_shift_count: INTEGER RANGE 0 to 8;
        variable tmp_bit_count: INTEGER RANGE 0 to 6;
        variable bit_time_count: integer range 0 to 5;
65     begin
        if rst = '1' then
            output <= '1';
            last_output <= '0';
            tmp_stuffed_data := '1';
            tmp_bit_count := 0;
            tmp_shift_count := 0;
            tmp_Sreg := "00000000";
            byte_sent <= '0';
            stuffed_data <= tmp_stuffed_data;
            shift_count <= tmp_shift_count;
            bit_count <= tmp_bit_count;
70
            bit_time_count := 0;
            send_se0 <= '0'; -- will start the process above..
            eop_sent <= '0';
        elsif clk'EVENT and clk = '1' then
            tmp_stuffed_data := stuffed_data;
            tmp_shift_count := shift_count;
            tmp_bit_count := bit_count;
85         tmp_Sreg := Sreg;

```

```

    if tmp_shift_count = 0 then
        tmp_Sreg := mult_output;
    end if;
    if enable = '1' then
        if send_eop = '0' then
            bit_time_count := 0;
            send_se0 <= '0';
            eop_sent <= '0';

            if tmp_bit_count = 6 then
                tmp_stuffed_data := '0';
                tmp_bit_count := 0;
            else
                tmp_stuffed_data := tmp_Sreg(7);
                tmp_Sreg := tmp_Sreg(6 downto 0) & '1';

                -- Only increment counter when normal bit is sent.
                tmp_shift_count := tmp_shift_count + 1;
            end if;

            -- Keep count of number of 1's.
            -- This info will be used to add stuffed bit.
            if tmp_stuffed_data = '1' then
                tmp_bit_count := tmp_bit_count + 1;
            else
                tmp_bit_count := 0;
            end if;
            if tmp_shift_count = 8 then
                out_byte_sent <= '1';
                tmp_shift_count := 0;
                tmp_Sreg := mult_output;
            else
                out_byte_sent <= '0';
            end if;
        else
            bit_time_count := bit_time_count + 1;
            if bit_time_count = 3 then
                send_se0 <= '0';
                output <= '0'; -- send a 'J', ie. 0
                eop_sent <= '1';
                bit_time_count := 0;
            else
                send_se0 <= '1';
            end if;
        end if;
    end if;

    if tmp_stuffed_data = '0' then
        last_output <= not(last_output);
        output <= last_output;
    end if;

    -- Update signal values.
    Sreg <= tmp_Sreg;
    stuffed_data <= tmp_stuffed_data;
    shift_count <= tmp_shift_count;
    bit_count <= tmp_bit_count;
end if;
end process;

-- 5-bit CRC calculator --
process(clk, rst, stuffed_data)
begin
    if clk'EVENT and clk = '1' then
        out_crc16 <= next_state;
        state <= next_state;
    end if;
    if rst = '1' then
        state <= "0000000000000000";
        out_crc16 <= "0000000000000000";
        next_state <= "0000000000000000";
    else
        next_state(15) <= state(14) xor stuffed_data xor state(15);
        next_state(14) <= state(13);
        next_state(13) <= state(12);
        next_state(12) <= state(11);
        next_state(11) <= state(10);
        next_state(10) <= state(9);
        next_state(9) <= state(8);
        next_state(8) <= state(7);
        next_state(7) <= state(6);
        next_state(6) <= state(5);
        next_state(5) <= state(4);
        next_state(4) <= state(3);
        next_state(3) <= state(2);
    end if;
end process;

```

```

175         next_state(2) <= state(1) xor stuffed_data xor state(15);
           next_state(1) <= state(0);
           next_state(0) <= stuffed_data xor state(15);
       end if;
   end process;

180   -----
   --PID Generator--
   -----

   process ( pid_select )
185   begin
       case pid_select is
           --ACK
           when "00" => pid <= "01001011";
           --NAK
190           when "01" => pid <= "01011010";
           --Send DATA0 packet.
           when others => pid <= "11000011";
       end case;
   end process;

195   -----
   -- Multiplexor --
   -----

   process ( input_select , input , out_crc16 )
200   begin
       case input_select is
           when "000" => mult_output <= pid;
           when "100" => mult_output <= out_crc16(7 downto 0);
           when "101" => mult_output <= out_crc16(15 downto 8);
205           when "011" => mult_output <= input;
           when "111" => mult_output <= "00000001";
           when others => mult_output <= input;
       end case;
   end process;

210 end transmitter;

```

Listing 32: Sensorkort/Packetbuilder.java

```

public class PacketBuilder {

5   public PacketBuilder(String[] input) {

       int[] data = new int [100];
       int size = 0;

10      data[size++] = 0x01;

       if (input[0].equals("ack")) {
           data[size++] = 0x4B; // 0100 1011
       }
15      else if (input[0].equals("nack")) {
           data[size++] = 0x5A; // 0101 1010
       }
       else if (input[0].equals("stall")) {
           data[size++] = 0x78; // 0101 1010
20      }
       else if (input[0].equals("data0") || input[0].equals("data1")) {
           if (input[0].equals("data0")) {
               data[size++] = 0xC3; // 1100 0011
           } else {
25               data[size++] = 0xD2; // 1101 0010
           }
           for (int i = 1; i < input.length; i++) {

               int d = Integer.parseInt(input[i]);
               int b = 0;
30               for (int j = 0; j < 8; j++) {
                   int bit;
                   if ((d & (1 << j)) != 0)
                       bit = 1;
35                   else
                       bit = 0;
                   b |= bit << (7 - j);
               }
               data[size++] = b;

40           }

           // TODO
           data[size++] = 5; // CRC
           data[size++] = 6;

45       }
       else if (input[0].equals("in") || input[0].equals("out") || input[0].equals("setup")) {

```

```

        if (input[0].equals("in")) {
            data[size++] = 0x96;
        }
        else if (input[0].equals("out")) {
            data[size++] = 0x87;
        }
        else if (input[0].equals("setup")) {
            data[size++] = 0xB4;
        }

        int addr = Integer.parseInt(input[1]);
        int endp = Integer.parseInt(input[2]);

        StringBuffer content = new StringBuffer();
        for (int i = 0; i < 7; i++) {
            if ((addr & (1 << i)) == 0)
                content.append(0);
            else
                content.append(1);
        }
        content.append(endp & 0x01);
        for (int i = 1; i < 4; i++) {
            if ((endp & (1 << i)) == 0)
                content.append(0);
            else
                content.append(1);
        }

        // TODO
        content.append("00000"); // CRC5

        int j = 0;
        for (int i = 7; i >= 0; i--) {
            int bit;
            if (content.charAt(j) == '1')
                bit = 1;
            else
                bit = 0;
            data[size] |= bit << i;
            j++;
        }

        for (int i = 7; i >= 0; i--) {
            int bit;
            if (content.charAt(j) == '1')
                bit = 1;
            else
                bit = 0;
            data[size+1] |= bit << i;
            j++;
        }
        size += 2;

        //System.out.println(content.length());
    }

    //for (int i = 0; i < size; i++) {
    //    System.out.println(Integer.toBinaryString(data[i]));
    //}

    StringBuffer bits = new StringBuffer();
    int prev = 1;
    int ones = 0;
    for (int i = 0; i < size; i++) {
        int b = data[i];
        for (int j = 7; j >= 0; j--) {
            if ((b & (1 << j)) == 0) { // 0
                if (prev == 0) {
                    bits.append(1);
                    prev = 1;
                }
            }
            else {
                bits.append(0);
                prev = 0;
            }
            ones = 0;
        }
        else { // 1
            bits.append(prev);
            ones++;
            // bit stuffing
            if (ones == 6) {
                if (prev == 0) {
                    bits.append(1);
                    prev = 1;
                }
            }
        }
    }

```

```

135         else {
                bits.append(0);
                prev = 0;
            }
            ones = 0;
        }
    }
    System.out.println(bits.toString());
145 }

public static void main(String[] args) {
150     new PacketBuilder(args);
}

```

F.3 Displaykort - AVR

Listing 33: Displaykort/menu.c

```

#include <stdio.h>
#include <inttypes.h>
#include <avr/io.h>
#include <avr/pgmspace.h>
5 #include <avr/signal.h>
#include <avr/interrupt.h>
#include "display.h"
#include "menustrings.h"

10 /* Dette er arrayet som deklarerer meny-hierarkiet.
   * Kanskje ikke helt enkel aa forstaa, men den blir antakeligvis klarere
   * om man leser definisjonen av struct Menu og struct MenuItem foerst.
   * Kort forklart er dette en initialisering av en relativt innviklet
   * datastruktur
15 */
struct Menu menuarr[] = {
    { 0, 5, {
        { 0, &menuarr[2], 2, KEYSYM_1 },
        { 0, &menuarr[1], 3, KEYSYM_2 },
20         { 0, &menuarr[4], 4, KEYSYM_3 },
        { 0, &menuarr[3], 1, KEYSYM_4 },
        { 0, &menuarr[3], 1, KEYSYM_D }
    }
},
25     { 3, 5, {
        {&sensor_prompt, 0, 5, KEYSYM_1 },
        { 0, &menuarr[5], 6, KEYSYM_2 },
        {&sensor_show_time, 0, 14, KEYSYM_3 },
        { 0, &menuarr[0], 0, KEYSYM_A },
30         { 0, &menuarr[0], 0, KEYSYM_B }
    }
},
    { 2, 6, {
        {&time_show, 0, 7, KEYSYM_1 },
35         {&sensor_show_now, 0, 8, KEYSYM_2 },
        {&connections_show, 0, 9, KEYSYM_3 },
        {&flash_status_show, 0, 10, KEYSYM_4 },
        { 0, &menuarr[0], 0, KEYSYM_A },
40         { 0, &menuarr[0], 0, KEYSYM_B }
    }
},
    { 1, 5, {
        { 0, &menuarr[0], 0, KEYSYM_1 },
        { 0, &menuarr[0], 0, KEYSYM_2 },
45         { 0, &menuarr[0], 0, KEYSYM_3 },
        { 0, &menuarr[0], 0, KEYSYM_A },
        { 0, &menuarr[0], 0, KEYSYM_B }
    }
},
50     { 4, 6, {
        {&sample_interval_prompt, 0, 11, KEYSYM_1 },
        {&time_prompt, 0, 7, KEYSYM_2 },
        { 0, &menuarr[6], 12, KEYSYM_3 },
        {&sensor_mapping, 0, 13, KEYSYM_4 },
55         { 0, &menuarr[0], 0, KEYSYM_A },
        { 0, &menuarr[0], 0, KEYSYM_B }
    }
},
60     { 6, 6, {
        { 0, &menuarr[7], 15, KEYSYM_1 },
        {&setenv_gp_start, 0, 16, KEYSYM_2 },

```

```

        {&setenv_gp_stop,      0,      17,      KEYSYM_3 },
        {&graph_show,        0,      18,      KEYSYM_4 },
65      { 0,      &menuarr[0],    0,      KEYSYM_A },
        { 0,      &menuarr[1],    0,      KEYSYM_B }
    },
    { 12, 7, {
        {&language_english,    &menuarr[4],    19, KEYSYM_1 },
70      {&language_german,      &menuarr[4],    20, KEYSYM_2 },
        {&language_norwegian,&menuarr[4],    21, KEYSYM_3 },
        {&language_french,      &menuarr[4],    22, KEYSYM_4 },
        {&language_kenya,      &menuarr[4],    23, KEYSYM_5 },
75      { 0,      &menuarr[0],    0,      KEYSYM_A },
        { 0,      &menuarr[4],    0,      KEYSYM_B }
    }
},
    { 15, 5, {
        {&setenv_gp_gt_hi,      &menuarr[5],    24, KEYSYM_1 },
80      {&setenv_gp_gt_med,      &menuarr[5],    25, KEYSYM_2 },
        {&setenv_gp_gt_lo,      &menuarr[5],    26, KEYSYM_3 },
        { 0,      &menuarr[0],    0,      KEYSYM_A },
        { 0,      &menuarr[5],    0,      KEYSYM_B }
    }
},
};

/* funksjon for aa lese fremste tegn i keyboardbufferet */
int8_t keyboard_getchar(void) {
90     int8_t i = 0;

    if(globals.keybbufend == globals.keybbufstart)
        return -1;

95     i = globals.keybbuf[globals.keybbufstart];

    if(globals.keybbufstart == KEYBOARD_BUFFER_SIZE)
        globals.keybbufstart = 0;
    else
100         globals.keybbufstart++;
    return i;
}

/* funksjon for aa appende et tegn til keyboardbufferet */
105 void keyboard_ungetchar(int8_t i) {
    if((globals.keybbufend + 1) == globals.keybbufstart)
        return;
    globals.keybbuf[globals.keybbufend++] = i;
    if(globals.keybbufend == KEYBOARD_BUFFER_SIZE+1)
110         globals.keybbufend = 0;
}

/* Interrupt-handler for keyboard */
115 INTERRUPT(SIG_INTERRUPT6) {
    int8_t i;
    cli();
    /* Jeg _tror_ dette er bitene vi trenger */;
    i = (int8_t) ((PINB & 0xF0) >> 4);
    PORTC = ~i;
120     keyboard_ungetchar(i);
    sei();
}

#ifdef KEYBOARD_DIRECT
125 /*
    INTERRUPT(SIG_INTERRUPT4) {
        uint8_t i;
        cli();
        EIMSK = 0;
130         display_putc('4');

        for(i=0;i<4;i++) {
            PORTE = ~(1 << i);
            if((PINE & 0xf0) != 0xf0) {
135                 PORTE = ~(0+i);
                    break;
            }
        }
        PORTE = 0xf0;
140         EIMSK = ((1 << INT7) | (1 << INT6) | (1 << INT5) | (1 << INT4));
        sei();
    }

    INTERRUPT(SIG_INTERRUPT5) {
145         uint8_t i;
        cli();
        EIMSK = 0;
        display_putc('5');

```

```

150     for(i=0;i<4;i++) {
        PORTE = ~(1 << i);
        if((PINE & 0xf0) != 0xf0) {
            PORTC = ~(4+i);
            break;
155     }
    }
    PORTE = 0xf0;
    EIMSK = ((1 << INT7) | (1 << INT6) | (1 << INT5) | (1 << INT4));
    sei();
160 }

    INTERRUPT(SIG_INTERRUPT6) {
        uint8_t i;
        cli();
165        EIMSK = 0;
        display_putc('6');

        for(i=0;i<4;i++) {
            PORTE = ~(1 << i);
170            if((PINE & 0xf0) != 0xf0) {
                PORTC = ~(8+i);
                break;
            }
        }
175        PORTE = 0xf0;
        EIMSK = ((1 << INT7) | (1 << INT6) | (1 << INT5) | (1 << INT4));
        sei();
    }

180 INTERRUPT(SIG_INTERRUPT7) {
        uint8_t i;
        cli();
        EIMSK = 0;
        display_putc('7');
185
        for(i=0;i<4;i++) {
            PORTE = ~(1 << i);
            if((PINE & 0xf0) != 0xf0) {
190                PORTC = ~(12+i);
                break;
            }
        }
        PORTE = 0xf0;
        EIMSK = ((1 << INT7) | (1 << INT6) | (1 << INT5) | (1 << INT4));
195        sei();
    }

    /*
    #endif
200
    /* Alternativ interrupt-handler for aa gi keyboard-input
    * paa uart1 */
    #ifdef SERIOUS_DEBUGGING
    SIGNAL(SIG_USART0_RECV) {
205        char c;
        c = UDR0;
        PORTC = ~4;
        switch(c) {
            case '0': keyboard_ungetchar(KEYSYM_0); break;
            case '1': keyboard_ungetchar(KEYSYM_1); break;
210            case '2': keyboard_ungetchar(KEYSYM_2); break;
            case '3': keyboard_ungetchar(KEYSYM_3); break;
            case '4': keyboard_ungetchar(KEYSYM_4); break;
            case '5': keyboard_ungetchar(KEYSYM_5); break;
215            case '6': keyboard_ungetchar(KEYSYM_6); break;
            case '7': keyboard_ungetchar(KEYSYM_7); break;
            case '8': keyboard_ungetchar(KEYSYM_8); break;
            case '9': keyboard_ungetchar(KEYSYM_9); break;
            case 'a': keyboard_ungetchar(KEYSYM_A); break;
220            case 'b': keyboard_ungetchar(KEYSYM_B); break;
            case 'c': keyboard_ungetchar(KEYSYM_C); break;
            case 'd': keyboard_ungetchar(KEYSYM_D); break;
            case '#': keyboard_ungetchar(KEYSYM_HASH); break;
            case '*': keyboard_ungetchar(KEYSYM_STAR); break;
225            default: PORTC = ~5; break;
        }
        return;
    }
    #endif
230
    /* funksjon som viser en struct Menu * paa displayet */
    void menu_show(struct Menu *menu) {
        display_clear();
        display_puts_P((menustrings + (*menu).msgid));
235        display_position(0,1);
        display_puts_P((menustrings + (*menu).item[0].msgid));
    }

```

```

        if(!((*menu).item[1].func || (*menu).item[1].submenu) || ((*menu).item[1].msgid == 0))
            return;
240 display_position(0,2);
display_puts_P(*(menustrings + (*menu).item[1].msgid));

        if(!((*menu).item[2].func || (*menu).item[2].submenu) || ((*menu).item[2].msgid == 0))
            return;
245 display_position(0,3);
display_puts_P(*(menustrings + (*menu).item[2].msgid));

        if(!((*menu).item[3].func || (*menu).item[3].submenu) || ((*menu).item[3].msgid == 0))
            return;
250 display_position(10,1);
display_puts_P(*(menustrings + (*menu).item[3].msgid));

        if(!((*menu).item[4].func || (*menu).item[4].submenu) || ((*menu).item[4].msgid == 0))
            return;
255 display_position(10,2);
display_puts_P(*(menustrings + (*menu).item[4].msgid));

        if(!((*menu).item[5].func || (*menu).item[5].submenu) || ((*menu).item[5].msgid == 0))
            return;
260 display_position(10,3);
display_puts_P(*(menustrings + (*menu).item[5].msgid));
    }

    void delay(uint8_t i) {
265         uint8_t j;
        for(j=0;j<i;j++) {
            while(!(TIFR&0x02));
            TIFR = 0x02;
        }
270 }

    int main(void) {
        struct Menu *curmenu;
        int8_t key;
275         int i;
        uint8_t x,y;

        TCCR0 = 0x05;
        delay(200);

280         curmenu = &menuarr[0];
        key = -1;
        i = 0;

285         globals.refresh_menu=1;
        globals.keybbufstart=0;
        globals.keybbufend=0;

        language_english();

290         DDRC = 0xff;
        PORTC = ~1;
        display_uart_init();
        display_configure();
        display_bl_on();
295         EICRB = 0x30;
        EIMSK = (1 << INT6);

        PORTC = ~2;
        sei();
        PORTC = ~3;

300
        /*
            for(x = 0; x < 120; x++)
                for(y = 0; y < x/4; y++)
305                     displaybuf_setpixel(x,y);

            PORTC = ~4;
            display_show(globals.displaybuf);
            PORTC = ~5;

310         while(1)
            delay(255);

        */

        // keyboard_ungetchar(KEYSYM_A);
315 // **** DEBUGSTUFF END ****
        while(1) {
            delay(20);
            if(globals.refresh_menu) {
                menu_show(curmenu);
                globals.refresh_menu = 0;
320            }
            key = keyboard_getchar();
            if(key == -1)
                continue;
325            for(i=0; i < (*curmenu).itemc; i++) {

```

```

        if(key == (*curmenu).item[i].key) {
            if((*curmenu).item[i].func)
                ((*curmenu).item[i].func)();
            if((*curmenu).item[i].submenu) {
330                 curmenu = (*curmenu).item[i].submenu;
                    globals.refresh_menu = 1;
            }
        }
    }
335 }

uint32_t prompt_integer(uint16_t textindex) {
340     int8_t key;
    uint32_t work;

    key = -1;
    work = 0;
    globals.refresh_menu = 1;
345
    display_clear();
    display_position(0,0);
    display_puts_P(*menustrings + textindex);
    display_position(0,2);
350     while(( key = keyboard_getchar() )) {
        PORTC = ~key;
        switch(key) {
            case KEYSYM_0:
                display_putc('0');
355                 work*=10;
                    break;
            case KEYSYM_1:
                display_putc('1');
                work*=10;
360                 work+=1;
                    break;
            case KEYSYM_2:
                display_putc('2');
                work*=10;
365                 work+=2;
                    break;
            case KEYSYM_3:
                display_putc('3');
                work*=10;
370                 work+=3;
                    break;
            case KEYSYM_4:
                display_putc('4');
                work*=10;
375                 work+=4;
                    break;
            case KEYSYM_5:
                display_putc('5');
                work*=10;
380                 work+=5;
                    break;
            case KEYSYM_6:
                display_putc('6');
                work*=10;
385                 work+=6;
                    break;
            case KEYSYM_7:
                display_putc('7');
                work*=10;
390                 work+=7;
                    break;
            case KEYSYM_8:
                display_putc('8');
                work*=10;
395                 work+=8;
                    break;
            case KEYSYM_9:
                display_putc('9');
                work*=10;
400                 work+=9;
                    break;
            case KEYSYM_STAR:
                work=0;
                display_position(0,2);
405                 display_puts_P(PSTR("*****"));
                    display_position(0,2);
                    break;
            case -1:
                break;
410             case KEYSYM_HASH:
                PORTC = (uint8_t) ~work;
                return work;
            break;

```

```

    }
415 }

    void prompt_uint8ptr(uint8_t *intptr, uint16_t textindex) {
        *intptr = (uint8_t) prompt_integer(textindex);
420 }

    void prompt_uint16ptr(uint16_t *intptr, uint16_t textindex) {
        *intptr = (uint16_t) prompt_integer(textindex);
    }
425 void prompt_uint32ptr(uint32_t *intptr, uint16_t textindex) {
        *intptr = (uint32_t) prompt_integer(textindex);
    }

430 void language_english(void) {
        menustrings = menustrings_en;
    }

    void language_german(void) { }
435 void language_french(void) { }

    void language_quenya(void) { }

440 void language_norwegian(void) {
        menustrings = menustrings_no;
    }

```

Listing 34: Displaykort/display.c

```

#include <stdio.h>
#include <inttypes.h>
#include <avr/io.h>
#include <avr/pgmspace.h>
5 #include "display.h"

/* Rimelig selvforklarende; funksjon som skriver en byte til displayet */
10 void display_putc(char c) {
    loop_until_bit_is_set(UCSR1A, UDRE1);
    UDR1=c;
    return;
}

15 void display_puts(char *s) {
    while(*s++)
        display_putc(*s);
}

20 void display_puts_P(const char *s) {
    char c;
    while((c=pgm_read_byte_near(s++)))
        display_putc(c);
25 }

/* Denne funksjonen skriver minneinnholdet f.o.m *buf og DISPLAY_BUFSIZE bytes
 * fremover ut til displayet som et bitmap. Kan brukes til debugging ved aa
 * kalle funksjonen med noe annet enn &globals.displaybuf som parameter.
30 */
void display_show(char *buf) {
    uint16_t i = 0;
    globals.refresh_menu=1;
    display_putc(0x1b);
35 display_putc('D');
    display_putc('G');

    while(i < DISPLAY_BUFSIZE) {
        display_putc(*(buf+i++));
40 }
}

void display_clear() {
    display_putc(0x0c);
45 display_putc(0x01);
    display_position(0,0);
}

void display_bl_on() {
50 display_putc(0x0e);
}

void display_bl_off() {
    display_putc(0x0f);
}

```

```

55 }

void display_position(uint8_t x, uint8_t y) {
    char c = (64 + x + y*20);
    display_putc(0x10);
60     display_putc(c);
};

void display_uart_init() {
    UBRR1L = 47; /* 9600 bps ved 7.3728 Mhz */
65 /* UBRR1L = 23; /* 9600 bps ved 3.68 Mhz */
    UBRR1H = 0;
    UCSR1B = (1 << TXEN);
    UCSR1C = ((1 << UCSZ10) | (1 << UCSZ11)); /* 8 databits */
70 }

void display_configure() {
    display_putc(0x1b);
    display_putc('V');
    display_putc(0x41);
75     display_clear();
}

void debug_uart_init() {
    UBRR0L = 23;
80     UBRR0H = 0;
    UCSR0B = ((1 << RXEN0) | (1 << RXCIE0));
    UCSR0C = ((1 << UCSZ00) | (1 << UCSZ01));
}

85 void displaybuf_setpixel(uint8_t x, uint8_t y) {
    uint16_t byteoff;
    uint8_t bitoff;
    char *c;

90     y = 31-y;
    byteoff = (uint16_t) (x + (y/8)*120);
    bitoff = (uint8_t) (y%8);

    c = (globals.displaybuf + byteoff);
95     *c |= (1 << bitoff);
}

void displaybuf_unsetpixel(uint8_t x, uint8_t y) {
    uint16_t byteoff;
100     uint8_t bitoff;
    char *c;

    y = 31-y;
    byteoff = (uint16_t) (x + (y/8)*120);
105     bitoff = (uint8_t) (y%8);

    c = (globals.displaybuf + byteoff);
    *c &= (char) ~(1 << bitoff);
}
110

/* Lager en graf i globals.displaybuf av count samples fra start og utover
 * for sample-verdiene for sensor. graphtype bestemmer hvaslags graf det er
 * snakk om.
115 */
void make_sample_graph(uint32_t start, uint16_t count, uint8_t sensor,
    uint8_t graphtype) {
    uint16_t i,j,k,colw;
    uint8_t extra,sample,height;
120

    colw = count/DISPLAY_WIDTH;
    extra = (uint8_t) count/DISPLAY_WIDTH;

    /* Beregne soeylehoejde */
125     for (i=0;i<DISPLAY_WIDTH;i++) {
        if (graphtype == GT_LOW)
            height = 255;
        else {
            k = 0;
            height = 0;
130        }
        for (j=0;j<colw;j++) {
            sample=sample_getvalue(sensor, start+i*colw+j);
            switch (graphtype) {
135                 case GT_LOW:
                    if (sample<height)
                        height = sample;
                    break;
                 case GT_MED:
                    k += (uint16_t) sample;
                    break;
                 case GT_HIGH:

```

```

145         if(sample>height)
            height = sample;
            break;
        }
        if (graphtype == GT_MED)
            height = (uint8_t) k/colw;
150         for(j=0;j < (height/32);j++)
            displaybuf_setpixel(i,j);
    }
    display_show(globals.displaybuf);
155 }

void time_show(void) {
    char *buf;

160     while(keyboard_getchar() == -1) {
        display_clear();
        display_position(0,0);
        display_puts_P(*(menustrings + 29));
        display_position(8,1);
165         buf = (char *) malloc(12);
        sprintf(buf, "%li", time_get());
        display_puts(buf);
        delay(50);
    }
170     globals.refresh_menu = 1;
    free(buf);
    return;
}

175 uint32_t time_get(void) {
    return 31337;
}

void time_prompt(void) {
180     time_set(prompt_integer(30));
}

void time_set(uint32_t new) {}

185 void sensor_prompt(void) {
    globals.graphparams.sensor = (uint8_t) prompt_integer(31);
}

void sensor_show_time(void) {
190     uint32_t time;
    uint16_t data;
    char *buf;

    buf = (char *) malloc(12);
195     time = prompt_integer(7);
    data = sample_getvalue(globals.graphparams.sensor, time);
    sprintf(buf, "%i", data);
    display_clear();
    display_position(0,1);
    display_puts(buf);
200     free(buf);
    globals.refresh_menu = 1;
    while(keyboard_getchar() == -1);
}

205 void sensor_show_now(void) {
    uint16_t data;
    char *buf;

210     buf = (char *) malloc(12);

    while(keyboard_getchar() == -1) {
        sprintf(buf, "%i", globals.graphparams.sensor);
        display_clear();
215         display_position(0,0);
        display_puts_P(*(menustrings + 33));
        display_position(8,0);
        display_puts(buf);
        display_position(2,1);
220         data = sample_getvalue(globals.graphparams.sensor, 0xffffffff);
        sprintf(buf, "%i", data);
        display_puts(buf);
        delay(50);
    }
225     globals.refresh_menu = 1;
    free(buf);
    return;
}

230 int16_t sample_getvalue(uint8_t sensor, uint32_t sampleid) {

```

```

usb_clearbuf_out();

globals.usb.outbuf[0] = 5;
globals.usb.outbuf[1] = 1;
235 usb_outbuf_adduint32(sampleid, 2);
globals.usb.outbuf[6] = sensor;

usb_sendbuf();
/* Vi forventer at neste pakke er svaret. Vi vil jo bare faa pakker
240 * tilbake naar vi har spurt om noe, og vi er tross alt ikke multithreaded
*/
usb_receivebuf();
if(!((globals.usb.inbuf[1] & 0x7f) == 1)) {
245     display_puts_P(PSTR("usb:_unexpected_packet\n"));
    return 0;
}

return usb_inbuf_getuint16(2);
}
250 uint32_t sample_getid(uint8_t sensor, uint32_t timestamp) {
usb_clearbuf_out();

globals.usb.outbuf[0] = 5;
globals.usb.outbuf[1] = 2;
255 usb_outbuf_adduint32(timestamp, 2);
globals.usb.outbuf[6] = sensor;

usb_sendbuf();
/* Vi forventer at neste pakke er svaret. Vi vil jo bare faa pakker
260 * tilbake naar vi har spurt om noe, og vi er tross alt ikke multithreaded
*/
usb_receivebuf();
if(!((globals.usb.inbuf[1] & 0x7f) == 2)) {
265     display_puts_P(PSTR("usb:_unexpected_packet\n"));
    return 0;
}

return usb_inbuf_getuint32(2);
270 }

void connections_show(void) { }

275 void flash_status_show(void) {
uint32_t data;
char *buf;

buf = (char *) malloc(12);
280 display_clear();
display_position(0,0);
display_puts_P(*(menustrings + 34));

display_position(0,1);
display_puts_P(*(menustrings + 35));
285 data = flash_free_get();
sprintf(buf, "%i", data);
display_puts(buf);
display_puts_P(*(menustrings + 37));

290 display_position(0,2);
display_puts_P(*(menustrings + 36));
data*=100;
data/=FLASH_SIZE;
295 sprintf(buf, "%i", data);
display_puts(buf);
display_puts_P(PSTR(" %"));
free(buf);
globals.refresh_menu = 1;
300 while(keyboard_getchar() == -1);
}

uint32_t flash_free_get() {
305     return 800;
}

void sample_interval_prompt(void) {
sample_interval_set(prompt_integer(32));
}
310 void sample_interval_set(uint32_t new) {
usb_clearbuf_out();

globals.usb.outbuf[0] = 4;
globals.usb.outbuf[1] = 4;
315 usb_outbuf_adduint32(new, 2);

usb_sendbuf();

```

```

usb_receivebuf();
320 if (!((globals.usb.inbuf[1] & 0x7f) == 4)) {
        display_puts_P(PSTR("usb:_unexpected_packet\n"));
        return 0;
    }

325 display_clear();
    display_position(0,0);
    display_puts_P(*(menustrings + 38));
    while(keyboard_getchar() == -1);
};
330 uint32_t sample_interval_get() {
    usb_clearbuf_out();

    globals.usb.outbuf[0] = 0;
335 globals.usb.outbuf[1] = 11;

    usb_sendbuf();
    usb_receivebuf();
    if (!((globals.usb.inbuf[1] & 0x7f) == 4)) {
340 display_puts_P(PSTR("usb:_unexpected_packet\n"));
        return 1;
    }

    return usb_inbuf_getuint32(2);
345 }

void sensor_mapping(void) { }

350 void sensor_maptype(uint8_t sensor, uint8_t type) {
    usb_clearbuf_out();

    globals.usb.outbuf[0] = 2;
    globals.usb.outbuf[1] = 9;
355 globals.usb.outbuf[2] = sensor;
    globals.usb.outbuf[3] = type;

    usb_sendbuf();
    usb_receivebuf();
360 if (!((globals.usb.inbuf[1] & 0x7f) == 9))
        display_puts_P(PSTR("usb:_unexpected_packet\n"));
    return;
}

365 void setenv_gp_start(void) {
    globals.graphparams.start = prompt_integer(27);
}

void setenv_gp_stop(void) {
370 globals.graphparams.stop = prompt_integer(28);
}

void setenv_gp_gt_hi(void) {
    globals.graphparams.graphtype = GT_HIGH;
375 }

void setenv_gp_gt_med(void) {
    globals.graphparams.graphtype = GT_MED;
}
380 void setenv_gp_gt_lo(void) {
    globals.graphparams.graphtype = GT_LOW;
    return;
}

385 void graph_show(void) { }

```

Listing 35: Displaykort/display.h

```

#ifndef __DISPLAY_H
#define __DISPLAY_H

#define GT_LOW 0
5 #define GT_MED 1
#define GT_HIGH 2

#define DISPLAY_HEIGHT 32
#define DISPLAY_WIDTH 120
10 #define DISPLAY_BUFSIZE 480

#define MAX_MENU_ITEMS 12

#define KEYBOARD_BUFFER_SIZE 8
15

```

```

#define FLASH_SIZE 1000

#define KEYSYM_0 0x0
#define KEYSYM_1 0x1
20 #define KEYSYM_2 0x2
#define KEYSYM_3 0x3
#define KEYSYM_4 0x4
#define KEYSYM_5 0x5
#define KEYSYM_6 0x6
25 #define KEYSYM_7 0x7
#define KEYSYM_8 0x8
#define KEYSYM_9 0x9
#define KEYSYM_A 0xA
#define KEYSYM_B 0xB
30 #define KEYSYM_C 0xC
#define KEYSYM_D 0xD
#define KEYSYM_HASH 0xE
#define KEYSYM_STAR 0xF

35 #define min(x,y) (y < x ? y : x)

/* globale variable og typedefinisjoner */

struct MenuItem {
40     void (* func)();
    struct Menu *submenu;
    uint16_t msgid;
    uint8_t key;
};

45 struct Menu {
    uint16_t msgid;
    uint8_t itemc;
    struct MenuItem item[MAX_MENU_ITEMS+1];
50 };

struct {
    struct {
55         char inbuf[132];
        char outbuf[132];
    } usb;
    char displaybuf[DISPLAY_BUFSIZE+1];
    volatile char keybbuf[KEYBOARD_BUFFER_SIZE+1];
    volatile uint8_t keybbufstart;
60     volatile uint8_t keybbufend;
    volatile int8_t refresh_menu;
    struct {
        uint8_t graphtype;
        uint8_t sensor;
65         uint32_t start;
        uint32_t stop;
        uint16_t length;
    } graphparams;
} globals;

70 char **menustrings;

/* funksjonssignaturer */

75 int16_t sample_getvalue(uint8_t, uint32_t);
uint32_t sample_getid(uint8_t, uint32_t);

void display_putc(char);
void display_puts(char *);
80 void display_puts_P(const char *);
void display_show(char *);
void display_clear();
void display_bl_on();
void display_bl_off();
85 void display_position(uint8_t, uint8_t);
void display_uart_init();
void display_configure();
void debug_uart_init();
void displaybuf_setpixel(uint8_t, uint8_t);
90 void displaybuf_unsetpixel(uint8_t, uint8_t);

void make_sample_graph(uint32_t, uint16_t, uint8_t, uint8_t);

int8_t keyboard_getchar(void);
95 void keyboard_ungetchar(int8_t);

void menu_show(struct Menu *);

void prompt_uint8ptr(uint8_t *, uint16_t);
100 void prompt_uint16ptr(uint16_t *, uint16_t);
void prompt_uint32ptr(uint32_t *, uint16_t);

void sensor_prompt(void);

```

```

    void sensor_show_time (void);
105 void time_show (void);
    void time_prompt (void);
    void time_set (uint32_t);
    uint32_t time_get (void);
    void sensor_show_now (void);
110 void connections_show (void);
    void flash_status_show (void);
    uint32_t flash_free_get (void);
    void sample_interval_prompt (void);
    void sample_interval_set (uint32_t);
115 void sensor_mapping (void);
    void setenv_gp_start (void);
    void setenv_gp_stop (void);
    void setenv_gp_gt_hi (void);
    void setenv_gp_gt_med (void);
120 void setenv_gp_gt_lo (void);
    void graph_show (void);
    void language_english (void);
    void language_norwegian (void);
    void language_german (void);
125 void language_french (void);
    void language_kenya (void);
#endif

```

Listing 36: Displaykort/menustrings.h

```

#ifndef __MENUSTRINGS_H
#define __MENUSTRINGS_H

    const char HH0000[] PROGMEM = "Main_menu";
5   const char HH0001[] PROGMEM = "Debugging";
    const char HH0002[] PROGMEM = "Status";
    const char HH0003[] PROGMEM = "Reports";
    const char HH0004[] PROGMEM = "Settings";
    const char HH0005[] PROGMEM = "Select_sensor";
10  const char HH0006[] PROGMEM = "Graphs";
    const char HH0007[] PROGMEM = "Time";
    const char HH0008[] PROGMEM = "Read_sensor";
    const char HH0009[] PROGMEM = "Show_connections";
    const char HH0010[] PROGMEM = "Mem_stat";
15  const char HH0011[] PROGMEM = "Sample_interval";
    const char HH0012[] PROGMEM = "Language";
    const char HH0013[] PROGMEM = "Sensorconf";
    const char HH0014[] PROGMEM = "Point_in_time";
    const char HH0015[] PROGMEM = "Graphtype";
20  const char HH0016[] PROGMEM = "Start";
    const char HH0017[] PROGMEM = "Stop";
    const char HH0018[] PROGMEM = "Display";
    const char HH0019[] PROGMEM = "English";
    const char HH0020[] PROGMEM = "German";
25  const char HH0021[] PROGMEM = "Norwegian";
    const char HH0022[] PROGMEM = "French";
    const char HH0023[] PROGMEM = "Elvish";
    const char HH0024[] PROGMEM = "Interval_maximum";
    const char HH0025[] PROGMEM = "Interval_average";
30  const char HH0026[] PROGMEM = "Interval_minimum";
    const char HH0027[] PROGMEM = "Enter_start_time";
    const char HH0028[] PROGMEM = "Enter_stop_time";
    const char HH0029[] PROGMEM = "Current_time_is";
    const char HH0030[] PROGMEM = "Enter_new_time";
35  const char HH0031[] PROGMEM = "Enter_active_sensor";
    const char HH0032[] PROGMEM = "Enter_new_sampling_interval";
    const char HH0033[] PROGMEM = "Sensor:";
    const char HH0034[] PROGMEM = "Memory_status";
    const char HH0035[] PROGMEM = "Free_space:";
40  const char HH0036[] PROGMEM = "Percentage_used:";
    const char HH0037[] PROGMEM = "bytes";
    const char HH0038[] PROGMEM = "Acknowledged";

45  const char *menustrings_en[] = {
        HH0000, HH0001, HH0002, HH0003, HH0004, HH0005,
        HH0006, HH0007, HH0008, HH0009, HH0010, HH0011,
        HH0012, HH0013, HH0014, HH0015, HH0016, HH0017,
        HH0018, HH0019, HH0020, HH0021, HH0022, HH0023,
50  HH0024, HH0025, HH0026, HH0027, HH0028, HH0029,
        HH0030, HH0031, HH0032, HH0033, HH0034, HH0035,
        HH0036, HH0037, HH0038
    };

55  const char NO0000[] PROGMEM = "Hovedmeny";
    const char NO0001[] PROGMEM = "Debugging";
    const char NO0002[] PROGMEM = "Status";
    const char NO0003[] PROGMEM = "Rapporter";
    const char NO0004[] PROGMEM = "Instillinger";

```

```

60 const char NO0005[] PROGMEM = "Velg_sensor";
const char NO0006[] PROGMEM = "Grafer";
const char NO0007[] PROGMEM = "Tid";
const char NO0008[] PROGMEM = "Les_sensor";
const char NO0009[] PROGMEM = "Vis_tilkoblinger";
65 const char NO0010[] PROGMEM = "Minnestat";
const char NO0011[] PROGMEM = "Samplingsinterval";
const char NO0012[] PROGMEM = "Sprak";
const char NO0013[] PROGMEM = "Sensorkonf";
const char NO0014[] PROGMEM = "Tidspunkt";
70 const char NO0015[] PROGMEM = "Graftype";
const char NO0016[] PROGMEM = "Start";
const char NO0017[] PROGMEM = "Stopp";
const char NO0018[] PROGMEM = "Vis";
const char NO0019[] PROGMEM = "Engelsk";
75 const char NO0020[] PROGMEM = "Tysk";
const char NO0021[] PROGMEM = "Norsk";
const char NO0022[] PROGMEM = "Fransk";
const char NO0023[] PROGMEM = "Elvish";
const char NO0024[] PROGMEM = "Interval_maximum";
80 const char NO0025[] PROGMEM = "Interval_average";
const char NO0026[] PROGMEM = "Interval_minimum";
const char NO0027[] PROGMEM = "Enter_start_time";
const char NO0028[] PROGMEM = "Enter_stop_time";
const char NO0029[] PROGMEM = "Current_time_is";
85 const char NO0030[] PROGMEM = "Enter_new_time";
const char NO0031[] PROGMEM = "Enter_active_sensor";
const char NO0032[] PROGMEM = "Enter_new_sampling_interval";
const char NO0033[] PROGMEM = "Sensor";
const char NO0034[] PROGMEM = "Memory_status";
90 const char NO0035[] PROGMEM = "Free_space:";
const char NO0036[] PROGMEM = "Percentage_used:";
const char NO0037[] PROGMEM = "bytes";
const char NO0038[] PROGMEM = "OK";

95 const char *menustrings_no[] = {
    NO0000, NO0001, NO0002, NO0003, NO0004, NO0005,
    NO0006, NO0007, NO0008, NO0009, NO0010, NO0011,
    NO0012, NO0013, NO0014, NO0015, NO0016, NO0017,
    NO0018, NO0019, NO0020, NO0021, NO0022, NO0023,
100 NO0024, NO0025, NO0026, NO0027, NO0028, NO0029,
    NO0030, NO0031, NO0032, NO0033, NO0034, NO0035,
    NO0036, NO0037, NO0038
};
#endif

```

Listing 37: Displaykort/usb.c

```

#include <stdio.h>
#include <inttypes.h>
#include <avr/io.h>
#include <avr/pgmspace.h>
5 #include "display.h"

void usb_fragment_send(const char *packet) {
}

10 void usb_sendbuf() {
    uint8_t len, pos;
    char xor;
    char *buf;

15 len=atoi(globals.usb.outbuf[0] & 0x7f);

    if(len>127) {
        display_puts_P(PSTR("usb:_overflow"));
20     return;
    }

    pos=0;
    globals.usb.outbuf[0] &= 0x7f;

25 buf=(char *) malloc(9);

    while(pos < len+3) {
        memcpy(buf,&globals.usb.outbuf[pos],min(8,len-pos));
30     if(pos!=0)
        buf[0] = pos;
        /* Ja, dette betyr at vi i neste iterasjon vil ha et overlapp
        * paa en byte. Dette er imidlertid med hensikt, da payload-
        * offseten uansett vil overskrive dette.
35     */
        pos+=7;
        usb_fragment_send(buf);
    }
}

```

```

40         free(buf);
    }

    uint8_t usb_fragment_reassemble(const char *packet) {
        uint8_t i,j;
45         i = (uint8_t) packet[0];
        if(!(i & 80)) {
            memcpy(globals.usb.inbuf, packet, min(i,8));
            return 0;
50         }

        i &= 0x7f;
        j = globals.usb.inbuf[0];

55         memcpy((globals.usb.inbuf + i), packet+1, min(j,8));
        return 1;
    }

    void usb_receivebuf() {
60         char *buf;
        uint8_t pos;

        buf = (char *) malloc(9);
        pos = 0;
65         do {
            buf[i++] = PORTA;
            pos = 0;
70         } while(usb_fragment_reassemble(buf))

        free(buf);
    }

75 void usb_inbuf_clear() {
    memset(globals.usb.inbuf,0,132);
}

void usb_outbuf_clear() {
80     memset(globals.usb.outbuf,0,132);
}

void usb_outbuf_adduint32(uint32_t i, uint16_t offset) {
85     globals.usb.outbuf[offset] = (char) ((i & 0xff000000) >> 24);
    globals.usb.outbuf[offset+1] = (char) ((i & 0x00ff0000) >> 16);
    globals.usb.outbuf[offset+2] = (char) ((i & 0x0000ff00) >> 8);
    globals.usb.outbuf[offset+3] = (char) (i & 0x000000ff);
}

90 uint32_t usb_inbuf_getuint32(uint16_t offset) {
    uint32_t i;
    i = globals.usb.inbuf[offset] << 24;
    i+= globals.usb.inbuf[offset+1] << 16;
    i+= globals.usb.inbuf[offset+2] << 8;
95     i+= globals.usb.inbuf[offset+3];
    return i;
}

100 uint16_t usb_inbuf_getuint16(uint16_t offset) {
    uint16_t i;
    i = globals.usb.inbuf[offset+2] << 8;
    i+= globals.usb.inbuf[offset+3];
    return i;
105 }

```

F.4 Displaykort - FPGA

Listing 38: Displaykort/controller.vhd

```

— USB function controller
— DMPROSI 2003

library IEEE;
5 use IEEE.STD_LOGIC_1164.ALL;
use IEEE.STD_LOGIC_ARITH.ALL;
use IEEE.STD_LOGIC_UNSIGNED.ALL;

entity usb_controller is
10     port (
        — transmit
        out_clk : out STD_LOGIC;

```

```

15      input: in STD_LOGIC_VECTOR (7 downto 0); -- data input from microcontroller
      input_waiting: in STD_LOGIC; -- raised by the microcontroller when there is data on input

      input_read : out STD_LOGIC; -- signals that the microcontroller can put other data on the input
      vmo: out STD_LOGIC;
      vpo: out STD_LOGIC;
20      out_oe: out STD_LOGIC; -- output enable

      -- transceiver control
      mode: out STD_LOGIC; -- mode select
      suspend: out STD_LOGIC; -- low power mode
25

      -- receive
      rcv: in STD_LOGIC; -- data input from transceiver
      output_out: out STD_LOGIC_VECTOR (7 downto 0); -- data out to microcontroller
      output_waiting: out STD_LOGIC; -- raised to signal to microcontroller that we have received data on the usb bus
30      receive_packet: in STD_LOGIC; -- raised by the microcontroller to go to the expect_packet state
      crc_error: out STD_LOGIC;
      vp: in STD_LOGIC; -- detects errors and se0
      vm: in STD_LOGIC; -- "

35      -- debug
      error_code_out: out STD_LOGIC_VECTOR (5 downto 0);
      counter_out: out STD_LOGIC_VECTOR (31 downto 0);
      seg_led_1: out STD_LOGIC_VECTOR (6 downto 0); -- least significant digit
      seg_led_2: out STD_LOGIC_VECTOR (6 downto 0); -- most significant digit
40      out_out_byte_sent: out STD_LOGIC;

      -- system
      fast_clk: in STD_LOGIC; -- external clock
      rst: in STD_LOGIC -- bus reset signal
45
    );
end usb_controller;

architecture usb_controller of usb_controller is
50 component transmitter
    port (
        rst: in STD_LOGIC;
        clk: in STD_LOGIC;
        input: in STD_LOGIC_VECTOR (7 downto 0);
55        input_select: in STD_LOGIC_VECTOR (2 downto 0);
        pid_select: in STD_LOGIC_VECTOR (3 downto 0);

        enable: in STD_LOGIC;
        send_eop: in STD_LOGIC;
60        vpo: out STD_LOGIC;
        vmo: out STD_LOGIC;
        out_byte_sent: out STD_LOGIC
    );
end component;
65 component receiver
    port (
        rst: in STD_LOGIC;
        clk: in STD_LOGIC;
70        input: in STD_LOGIC;
        enable_rec: in STD_LOGIC;
        output: out STD_LOGIC_VECTOR (7 downto 0);
        byte_received: out STD_LOGIC;

75        pid_out: out STD_LOGIC_VECTOR (3 downto 0);
        start: out std_logic;
        handshake_pck: out STD_LOGIC;
        setup_transaction: out STD_LOGIC;
        crc16_state_is_zero: out STD_LOGIC
80    );
end component;

component segment_decoder
85    port (
        HEX: in STD_LOGIC_VECTOR (5 downto 0);
        LED: out STD_LOGIC_VECTOR (6 downto 0)
    );
end component;

90 -- Pid constants
constant OUT_pid : STD_LOGIC_VECTOR (3 downto 0) := "0001";
constant IN_pid : STD_LOGIC_VECTOR (3 downto 0) := "1001";
constant SOF_pid : STD_LOGIC_VECTOR (3 downto 0) := "0101";
constant SETUP_pid : STD_LOGIC_VECTOR (3 downto 0) := "1101";
95 constant DATA0_pid : STD_LOGIC_VECTOR (3 downto 0) := "0011";
constant DATA1_pid : STD_LOGIC_VECTOR (3 downto 0) := "1011";
constant ACK_pid : STD_LOGIC_VECTOR (3 downto 0) := "0010";
constant NAK_pid : STD_LOGIC_VECTOR (3 downto 0) := "1010";
constant STALL_pid : STD_LOGIC_VECTOR (3 downto 0) := "1110";
100 constant PRE_pid : STD_LOGIC_VECTOR (3 downto 0) := "1100";

```

```

105      -- Enable signals
      signal enable_transmitter: STD_LOGIC;
      signal enable_receiver: STD_LOGIC;

      -- Reset signal

      signal oe: STD_LOGIC;
      --signal rst: STD_LOGIC;
110      signal error_code: STD_LOGIC_VECTOR (5 downto 0);

      signal pid_to_send: STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0);
      signal pid_in: STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0);
      signal send_eop: STD_LOGIC;
115      signal out_byte_sent: STD_LOGIC;
      signal byte_received: STD_LOGIC;

      -- signals to detect crc error
      signal in_crc16_is_zero: STD_LOGIC;
      signal in_crc5_is_zero: STD_LOGIC;

      -- Div signals
      signal HEX: STD_LOGIC_VECTOR (5 downto 0);
      signal LED: STD_LOGIC_VECTOR (6 downto 0);
125      signal vp_sig: std_logic;
      signal vm_sig: std_logic;

      -- Signals for counter
      signal count, reset_counter: std_logic;
130      signal counter : integer range 0 to 16;

      -----
      -- Signals for controller

135      signal sender_mult_select: STD_LOGIC_VECTOR (2 downto 0);
      signal crc_bytes_received: STD_LOGIC_VECTOR (1 downto 0);
      type controller_state_type is (start, expect_packet, receive_pid, receive_data, check_crc16, send_packet, send_pid, send_addr, send_data,
      signal controller_state, next_controller_state: controller_state_type;
      signal sop_received: STD_LOGIC;
140      signal handshake_pak: STD_LOGIC;
      signal PID_type : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0);
      signal setup_transaction: STD_LOGIC;
      signal clk: STD_LOGIC;
      signal output: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
145

      -----
      --Signals for PLL

150      signal pll_last_input: STD_LOGIC;
      signal last_output_sig: STD_LOGIC;
      signal pll_count: INTEGER;

      begin

155      transmitter1: transmitter port map(rst, clk, input, sender_mult_select, pid_to_send, enable_transmitter, send_eop, vpo, vmo, out_byt
      receiver1: receiver port map(rst, clk, rcv, enable_receiver, output, byte_received, pid_in, sop_received, handshake_pak, setup_transaction
      segment_decoder1: segment_decoder port map(HEX, LED);
      -- general routing
      out_clk <= clk;
      pid_to_send <= input(3 downto 0);
160      counter_out <= conv_std_logic_vector(counter, 32);
      error_code_out <= error_code;
      --rst <= not in_rst;
      HEX <= error_code;
      seg_led_1 <= LED;
165      seg_led_2 <= "0000000";
      mode <= '1'; -- force se0 mode
      suspend <= '0'; -- no suspend
      out_oe <= not oe; -- active low
      vp_sig <= vp;
170      vm_sig <= vm;
      out_out_byte_sent <= out_byte_sent;

      -----
      -- Controller

175      controller_state_machine: process (clk, controller_state)

      begin

180      enable_receiver <= '0';
      enable_transmitter <= '0';
      send_eop <= '0';
      enable_receiver <= '0';
      crc_error <= '0';
185      output_waiting <= '0';
      output_out <= output;
      reset_counter <= '0';
      count <= '0';
      input_read <= '0';

```

```

error_code <= "111111";
190
case controller_state is
    — Start state
    when start =>
195
        error_code <= "000001"; — debug
        reset_counter <= '1';
        — detect if the microcontroller wants to send
        if input_waiting = '1' then
200
            next_controller_state <= send_packet;
        elsif receive_packet = '1' then
            next_controller_state <= expect_packet;
        else
205
            next_controller_state <= start;
        end if;

    — Receive states
    when expect_packet =>
210
        error_code <= "001000";
        if sop_received = '1' then
            next_controller_state <= receive_pid;
            enable_receiver <= '1';
215
        else
            next_controller_state <= expect_packet;
        end if;

    when receive_pid =>
220
        error_code <= "001001";
        if byte_received = '1' then
            if handshake_pak = '1' then
                case pid_in is
225
                    when ACK_pid =>
                        null; — transaction completed
                    when NAK_pid =>
                        crc_error <= '1';
                        — resend
230
                    when STALL_pid =>
                        crc_error <= '1';
                        — resend
                    when others =>
                        crc_error <= '0';
235
                end case;
                next_controller_state <= start;
            else
                next_controller_state <= receive_data; — neccesarily data
            end if;
        end if;
        enable_receiver <= '1';
240

    when receive_data =>
        error_code <= "001010";
        if byte_received = '1' then
245
            output_waiting <= '1';
            if counter < 8 then
                — add buffer functionality here?
                next_controller_state <= receive_data;
                count <= '1';
250
            else
                next_controller_state <= check_crc16;
            end if;
        else
            output_waiting <= '0';
            next_controller_state <= receive_data;
255
        end if;
        enable_receiver <= '1';

    when check_crc16 =>
260
        error_code <= "001011";
        if counter > 2 then
            reset_counter <= '1';
        else
            reset_counter <= '0';
265
        end if;
        output_waiting <= '1';
        enable_receiver <= '1';
        if byte_received = '1' then
            output_waiting <= '0';
            if counter < 2 then
270
                next_controller_state <= check_crc16;
                count <= '1';
            else
                enable_receiver <= '0'; — stop receiving bytes
                if in_crc16_is_zero = '1' then
275
                    next_controller_state <= start; — crc is ok
                end if
            end if
        end if
    end when
end case

```

```

else
    crc_error <= '1'; — tell microcontrloller to discard the package
    next_controller_state <= expect_packet; — there was a crc error, wait for retransmit
280     end if;
    end if;
end if;

— Send states
285
when send_packet =>
    enable_transmitter <= '1';
    error_code <= "000010"; — debug
290    — start the sending of the sync field (1 byte)
    next_controller_state <= send_pid;

295
when send_pid =>
    enable_transmitter <= '1';
    error_code <= "000011"; — debug
    input_read <= '1';
    if out_byte_sent = '1' then — check to see that the sync field has been sent
300        input_read <= '1';
        — handshake packet
        if pid_to_send = ACK_pid then
            next_controller_state <= send_eop_state; — token packet
        elsif pid_to_send = IN_pid or pid_to_send = OUT_pid or pid_to_send = SETUP_pid then
305            next_controller_state <= send_addr;
        elsif pid_to_send = DATA0_pid or pid_to_send = DATA1_pid then
            next_controller_state <= send_data;
        else
            next_controller_state <= start; — something is seriously wrong
310        end if;
    else
        next_controller_state <= send_pid;
    end if;

315
when send_addr =>
    crc_error <= out_byte_sent; — debug
    enable_transmitter <= '1';
    error_code <= "000100"; — debug
    if out_byte_sent = '1' then
320        count <= '1';
    end if;
    if counter = 2 then
        next_controller_state <= send_eop_state;
    end if;

325
when send_data =>
    enable_transmitter <= '1';
    error_code <= "000101"; — debug
    if out_byte_sent = '1' then
330        input_read <= '1';
        if counter = 4 then
            next_controller_state <= send_crc16;
        else
            count <= '1';
            next_controller_state <= send_data;
335        end if;
        input_read <= '0';
    else
        next_controller_state <= send_data;
        input_read <= '1';
340    end if;

when send_crc16 =>
345    enable_transmitter <= '1';
    error_code <= "000110"; — debug
    if counter > 2 then
        reset_counter <= '1';
    elsif (out_byte_sent = '1') then
350        count <= '1';
        next_controller_state <= send_crc16;
    elsif counter = 2 then
        next_controller_state <= send_eop_state;
    else
        next_controller_state <= send_crc16;
355    end if;

when send_eop_state =>
360    enable_transmitter <= '1';
    error_code <= "000111"; — debug
    next_controller_state <= send_eop_state;
    crc_error <= out_byte_sent;
    if (out_byte_sent = '1') then
        enable_transmitter <= '0';

```

```

365             send_eop <= '1';
               next_controller_state <= start;
           else
               enable_transmitter <= '1';
               send_eop <= '0';
370         end if;
       end case;
   end process;

   do_count : process (clk, rst)
375   begin
       if (reset_counter = '1' or rst = '1') then
           counter <= 0;
       elsif (rising_edge(clk) and count = '1') then
           counter <= counter + 1;
380       end if;
   end process;

   CONTROLLER_STATE_change: process (clk, rst)
385   begin
       if rst = '1' then
           controller_state <= start;
       elsif rising_edge(clk) then
           controller_state <= next_controller_state;
       end if;
390   end process;

   SENDER_MULT_SELECT_assignment:
   sender_mult_select <=
395   "000" when (controller_state = send_pid) else — pid
   "001" when (controller_state = send_addr and counter = 0) else
   "010" when (controller_state = send_addr and counter = 1) else
   "011" when (controller_state = send_data and counter = 1) else
   "100" when (controller_state = send_crc16 and counter = 0) else
400   "101" when (controller_state = send_crc16 and counter = 1) else
   "111" when (controller_state = send_packet) else — send sync field
   "000";

   OE_assignment: — output enable to transceiver
405   oe <=
   '1' when (controller_state = send_packet) else
   '1' when (controller_state = send_pid) else
   '1' when (controller_state = send_addr) else
   '1' when (controller_state = send_data) else
410   '1' when (controller_state = send_crc16) else
   '1' when (controller_state = send_eop_state) else
   '0';

   -----
415   — PLL and clock sync
   -----

   PLL:
   process (fast_clk, rst, rcv)
       variable last_output: STD_LOGIC;
420   begin
       if rst = '1' then
           pll_last_input <= '0';
           last_output_sig <= '0';
           pll_count <= 0;
           last_output := '0';
425       elsif rising_edge(fast_clk) then
           last_output := last_output_sig;

           if not(pll_last_input = rcv) then
430               last_output := not (last_output);
               pll_count <= 0;
           elsif pll_count = 7 then
               last_output := not (last_output);
               pll_count <= 0;
435           else
               pll_count <= pll_count + 1;
           end if;
       end if;

440       pll_last_input <= rcv;
       last_output_sig <= last_output;
       clk <= last_output;
   end process;
445 end usb_controller;

```

Listing 39: Displaykort/receiver.vhd

— USB function controller : receiver
— DMPROSJ 2003

```

library IEEE;
5 use IEEE.std_logic_1164.all;
entity receiver is
    port (
        rst: in STD_LOGIC;
        clk: in STD_LOGIC;
10 input: in STD_LOGIC;
        enable_rec: in STD_LOGIC;

        output: out STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
        byte_received: out STD_LOGIC;
15 pid_out: out STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0);
        start: out std_logic;
        handshake_pck: out STD_LOGIC;
        setup_transaction: out STD_LOGIC;
        crc16_state_is_zero: out STD_LOGIC
20 );
end receiver;

architecture receiver of receiver is

25 -- Pid constants
    constant OUT_pid      : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "0001";
    constant IN_pid       : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "1001";
    constant SOF_pid      : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "0101";
    constant SETUP_pid    : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "1101";
30 constant DATA0_pid    : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "0011";
    constant DATA1_pid   : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "1011";
    constant ACK_pid      : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "0010";
    constant NAK_pid      : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "1010";
    constant STALL_pid    : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "1110";
35 constant PRE_pid      : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "1100";

    signal last_input: STD_LOGIC;
    signal stuffed_data: STD_LOGIC;
    signal bit_count: INTEGER; --Keeps track of consecutive 1's.
40 signal data: STD_LOGIC_VECTOR (7 downto 0);
    signal shift_count: INTEGER; --Keeps track of number of bits

    --Signals for multiplexor.
    signal out_byte: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
45

    --Signals for pid checker.
    signal pid: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);

    --Signals for start of packet detector.
50 type state_type is (s0,s1,s2,s3,s4,s5,s6,s7,s8);
    signal state , next_state: state_type;

    --Signals for CRC calculators.
55 signal crc16_next_state: STD_LOGIC_VECTOR(15 downto 0);
    signal crc16_state: STD_LOGIC_VECTOR(15 downto 0);
    signal crc5_next_state: STD_LOGIC_VECTOR(4 downto 0);
    signal crc5_state: STD_LOGIC_VECTOR(4 downto 0);

    begin

60 pid <= out_byte;
    output <= out_byte;

    sop_detector:
65 process(state , input)
    begin
        case state is
            when s0=>if input = '0' then next_state <= s1; start <= '0';
                        else next_state <= s0; start <= '0';end if;
70            when s1=>if input = '1' then next_state <= s2; start <= '0';
                        else next_state <= s0; start <= '0';end if;
            when s2=>if input = '0' then next_state <= s3; start <= '0';
                        else next_state <= s0; start <= '0';end if;
            when s3=>if input = '1' then next_state <= s4; start <= '0';
                        else next_state <= s0; start <= '0';end if;
75            when s4=>if input = '0' then next_state <= s5; start <= '0';
                        else next_state <= s0; start <= '0';end if;
            when s5=>if input = '1' then next_state <= s6; start <= '0';
                        else next_state <= s0; start <= '0';end if;
            when s6=>if input = '0' then next_state <= s7; start <= '0';
                        else next_state <= s0; start <= '0';end if;
80            when s7=>if input = '0' then next_state <= s8; start <= '0';
                        else next_state <= s0; start <= '0';end if;
            when s8=>next_state <= s0; start <= '1';

        end case;
85    end process;

    --State updater for start of packet detector.
90

```

```

process (clk, rst, next_state)
begin
    if rst = '1' then
        state <= s0;
95         elsif rising_edge(clk) then
            state <= next_state;
        end if;
end process;

100 main_process:
process (clk, rst, input)
    variable tmp_stuffed_data: STD_LOGIC;
    variable tmp_data: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
    variable tmp_bit_count: INTEGER;
105     variable tmp_shift_count: INTEGER; —Keeps track of number of bits
begin
    if rst = '1' then
        last_input <= '0';
        stuffed_data <= '0';
110        bit_count <= 0;
        data <= "00000000";
        shift_count <= 0;
        byte_received <= '0';
        out_byte <= "00000000";
115
    elsif clk'EVENT and clk = '1' then
        if enable_rec = '1' then

120             — push signals onto variables
            tmp_stuffed_data := stuffed_data;
            tmp_data := data;
            tmp_bit_count := bit_count;
            tmp_shift_count := shift_count;
125
            — NRZI Decoder —

            if (input = last_input) then — input is rcv from controller
                tmp_stuffed_data := '1'; — if no change in signal
            else
                tmp_stuffed_data := '0'; — if change in signal
            end if;
135
            — Stuffed Bit Remover —

            — Keep count of number of 1's.
            — This info will be used to remove stuffed bit.
            if tmp_stuffed_data = '1' then
                tmp_bit_count := tmp_bit_count + 1; — tmp_bit_count is number of 1's encountered
            else
                tmp_bit_count := 0;
145            end if;

            — Only add input to the data register if it is not
            — a stuffed bit.
            — tmp_stuffed_data is shifted into the LSB of tmp_data
150            if not (tmp_bit_count = 6) then
                tmp_data(7) := tmp_data(6);
                tmp_data(6) := tmp_data(5);
                tmp_data(5) := tmp_data(4);
                tmp_data(4) := tmp_data(3);
                tmp_data(3) := tmp_data(2);
                tmp_data(2) := tmp_data(1);
                tmp_data(1) := tmp_data(0);
                tmp_data(0) := tmp_stuffed_data;
155
            else
                tmp_shift_count := tmp_shift_count + 1;
            else
                — Set bit_count to 0 since stuffed bit has
                — been removed.
                tmp_bit_count := 0;
165            end if;

            — Let the outside world know if a byte has been received.
            if tmp_shift_count = 8 then
                — the out_byte signal to tmp_data, and rise byte_received signal
                byte_received <= '1';
                out_byte <= tmp_data;
                — Reset shift_count for next byte.
                tmp_shift_count := 0;
170
            else
                byte_received <= '0';
            end if;

            — set signals from variables

```

```

180         stuffed_data <= tmp_stuffed_data;
        data <= tmp_data;
        bit_count <= tmp_bit_count;
        shift_count <= tmp_shift_count;
        last_input <= input;
    end if;
185 end if;
end process;

pid_checker:
190 process (rst, pid)
    begin
        if rst = '1' then
            pid_out <= SOF_pid;
            setup_transaction <= '0';
            handshake_pck <= '0';
195 --SOF
        elsif pid = "10100101" then
            pid_out <= SOF_pid;
            handshake_pck <= '0';
            setup_transaction <= '0';
200 --SETUP
        elsif pid = "10110100" then
            pid_out <= SETUP_pid;
            handshake_pck <= '0';
            setup_transaction <= '1';
205 --OUT
        elsif pid = "10000111" then
            pid_out <= OUT_pid;
            handshake_pck <= '0';
            setup_transaction <= '0';
210 --IN
        elsif pid = "10010110" then
            pid_out <= IN_pid;
            handshake_pck <= '0';
            setup_transaction <= '0';
215 --DATA0
        elsif pid = "11000011" then
            pid_out <= DATA0_pid;
            handshake_pck <= '0';
            setup_transaction <= '0';
220 --DATA1
        elsif pid = "11010010" then
            pid_out <= DATA1_pid;
            handshake_pck <= '0';
            setup_transaction <= '0';
225 --ACK
        elsif pid = "01001011" then
            pid_out <= ACK_pid;
            handshake_pck <= '1';
            setup_transaction <= '0';
230 --NAK
        elsif pid = "01011010" then
            pid_out <= NAK_pid;
            handshake_pck <= '1';
            setup_transaction <= '0';
235 --STALL
        elsif pid = "01111000" then
            pid_out <= STALL_pid;
            handshake_pck <= '1';
            setup_transaction <= '0';
240 --FEIL
        else
            pid_out <= SOF_pid;
            handshake_pck <= '0';
            setup_transaction <= '0';
245 end if;
    end process;

-- 16-bit CRC calculator --
250 process (clk, rst, stuffed_data)
    begin
        if clk'EVENT and clk = '1' then
            crc16_state <= crc16_next_state;
            if crc16_state = "0000000000000000" then
                crc16_state_is_zero <= '1';
            else
                crc16_state_is_zero <= '0';
255 end if;
        end if;
        if rst = '1' then
            crc16_state <= "0000000000000000";
            crc16_next_state <= "0000000000000000";
260 else
            crc16_next_state(15) <= crc16_state(14) xor stuffed_data xor crc16_state(15);
265

```

```

270         crc16_next_state(14) <= crc16_state(13);
            crc16_next_state(13) <= crc16_state(12);
            crc16_next_state(12) <= crc16_state(11);
            crc16_next_state(11) <= crc16_state(10);
            crc16_next_state(10) <= crc16_state(9);
            crc16_next_state(9) <= crc16_state(8);
            crc16_next_state(8) <= crc16_state(7);
275         crc16_next_state(7) <= crc16_state(6);
            crc16_next_state(6) <= crc16_state(5);
            crc16_next_state(5) <= crc16_state(4);
            crc16_next_state(4) <= crc16_state(3);
            crc16_next_state(3) <= crc16_state(2);
            crc16_next_state(2) <= crc16_state(1) xor stuffed_data xor crc16_state(15);
280         crc16_next_state(1) <= crc16_state(0);
            crc16_next_state(0) <= stuffed_data xor crc16_state(15);

        end if;
    end process;

285 end receiver;

```

Listing 40: Displaykort/segment_decoder.vhd

```

-----
-- segment_decoder.vhd
-- Maps 6 bits vector to 7 segment led digit
-----

5  library IEEE;
    use IEEE.STD_LOGIC_1164.ALL;
    use IEEE.STD_LOGIC_ARITH.ALL;
    use IEEE.STD_LOGIC_UNSIGNED.ALL;

10  entity segment_decoder is
        port (

15          HEX:   in    STD_LOGIC_VECTOR (5 downto 0);
          LED:    out   STD_LOGIC_VECTOR (6 downto 0)

        );
    end segment_decoder;

20  architecture Behavioral of segment_decoder is

        begin

        --HEX-to-seven-segment decoder
25  --
        -- segment encoding
        --      0
        --      5 |   | 1
30  --      ---  <-- 6
        --      4 |   | 2
        --      ---
        --      3

35  with HEX SElect
        LED <= "0000110" when "000001", --1
              "1011011" when "000010", --2
              "1001111" when "000011", --3
              "1100110" when "000100", --4
40  "1101101" when "000101", --5
              "1111101" when "000110", --6
              "0000111" when "000111", --7
              "1111111" when "001000", --8
              "1101111" when "001001", --9
45  "1110111" when "001010", --A
              "1111100" when "001011", --b
              "0111001" when "001100", --C
              "1011110" when "001101", --d
              "1111001" when "001110", --E
50  "1110001" when "001111", --F
              "0111111" when others; --0

    end Behavioral;

```

Listing 41: Displaykort/transmitter.vhd

```

-- USB function controller : transmitter
-- DMPROSI 2003

library IEEE;

```

```

5 use IEEE.std_logic_1164.all;

entity transmitter is
  port (
    -- in
10    rst: in STD_LOGIC;
    clk: in STD_LOGIC;
    input: in STD_LOGIC_VECTOR (7 downto 0);
    input_select: in STD_LOGIC_VECTOR(2 downto 0);
    pid_select: STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0);
15    enable: in STD_LOGIC;
    send_eop: in STD_LOGIC;

    -- out
    vpo: out STD_LOGIC;
20    vmo: out STD_LOGIC;
    out_byte_sent: out STD_LOGIC
  );
end transmitter;

25 architecture transmitter of transmitter is

  -- Pid constants
  constant OUT_pid      : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "0001";
  constant IN_pid       : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "1001";
30  constant SOF_pid     : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "0101";
  constant SETUP_pid    : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "1101";
  constant DATA0_pid   : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "0011";
  constant DATA1_pid   : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "1011";
  constant ACK_pid      : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "0010";
35  constant NAK_pid     : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "1010";
  constant STALL_pid    : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "1110";
  constant PRE_pid      : STD_LOGIC_VECTOR(3 downto 0) := "1100";

  signal last_output: STD_LOGIC;
  signal stuffed_data: STD_LOGIC;
40  signal bit_count: INTEGER RANGE 0 to 6;
  signal shift_count: INTEGER RANGE 0 to 8;
  signal Sreg: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
  signal mult_output: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
45  signal to_buffer: std_logic;
  signal output: std_logic;

  -- Signals for CRC 16 calculator.
  signal state, next_state: std_logic_vector(15 downto 0);
50

  -- Signals for CRC 5 calculator.
  signal crc5_next_state: STD_LOGIC_VECTOR(4 downto 0);
  signal crc5_state: STD_LOGIC_VECTOR(4 downto 0);

55

  -- Signal for PID generator.
  signal pid: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);

  begin

60  transceiver_interface:
  process(output, send_eop)
  begin
    if send_eop = '1' then
65      vpo <= '0';
      vmo <= '0';
    else
      if output = '1' then
        vpo <= '1';
        vmo <= '0';
70      else
        vpo <= '0';
        vmo <= '1';
      end if;
    end if;
75  end process;

  main:
  process(clk, rst)
80    variable tmp_Sreg: STD_LOGIC_VECTOR(7 downto 0);
    variable tmp_stuffed_data: STD_LOGIC;
    variable tmp_shift_count: INTEGER RANGE 0 to 8;
    variable tmp_bit_count: INTEGER RANGE 0 to 6;

  begin
85    if rst = '1' then
      output <= '1';
      last_output <= '0';
      tmp_stuffed_data := '1';
      tmp_bit_count := 0;
      tmp_shift_count := 0;
      tmp_Sreg := "00000000";
      out_byte_sent <= '0';
90

```

```

95         stuffed_data <= tmp_stuffed_data;
           shift_count <= tmp_shift_count;
           bit_count <= tmp_bit_count;
     elsif clk'EVENT and clk = '1' then
           out_byte_sent <= '0';
           tmp_stuffed_data := stuffed_data;
           tmp_shift_count := shift_count;
100          tmp_bit_count := bit_count;
           tmp_Sreg := Sreg;
           if tmp_shift_count = 0 then — this is the first byte we are sending
               tmp_Sreg := mult_output;
           end if;
105          if enable = '1' then
               if tmp_bit_count = 6 then
                   tmp_stuffed_data := '0';
                   tmp_bit_count := 0;

               else
110                  tmp_stuffed_data := tmp_Sreg(7);
                   tmp_Sreg := tmp_Sreg(6 downto 0) & '1';

                   — Only increment counter when normal bit is sent.
                   tmp_shift_count := tmp_shift_count + 1;
               end if;

               — Keep count of number of 1's.
               — This info will be used to add stuffed bit.
120              if tmp_stuffed_data = '1' then
                   tmp_bit_count := tmp_bit_count + 1;

               else
                   tmp_bit_count := 0;
               end if;

125              if tmp_shift_count = 8 then
                   tmp_shift_count := 0;
                   out_byte_sent <= '1';

               else
130                  out_byte_sent <= '0';
               end if;
           end if;

           — NRZI encoding
           if tmp_stuffed_data = '0' then
135              last_output <= not(last_output);
               output <= last_output;
           end if;

           — Update signal values .
140          Sreg <= tmp_Sreg;
           stuffed_data <= tmp_stuffed_data;
           shift_count <= tmp_shift_count;
           bit_count <= tmp_bit_count;
       end if;
145   end process;

   — 5-bit CRC calculator —
   process(clk, rst, crc5_state)
   begin
       if clk'EVENT and clk = '1' then
           crc5_state <= crc5_next_state;
           crc5_state <= crc5_next_state;
155          end if;
       if rst = '1' then
           crc5_state <= "00000";
           crc5_state <= "00000";
           crc5_next_state <= "00000";
160          else
               crc5_next_state(4) <= crc5_state(3);
               crc5_next_state(3) <= crc5_state(2);
               crc5_next_state(2) <= crc5_state(1) xor stuffed_data xor crc5_state(4);
               crc5_next_state(1) <= crc5_state(0);
165              crc5_next_state(0) <= stuffed_data xor crc5_state(4);
           end if;
       end process;

   — 16-bit CRC calculator —
   process(clk, rst, state)
   begin
       if clk'EVENT and clk = '1' then
175          state <= next_state;
       end if;
       if rst = '1' then
           state <= "0000000000000000";
           next_state <= "0000000000000000";
180          else

```

```

185         next_state(15) <= state(14) xor stuffed_data xor state(15);
            next_state(14) <= state(13);
            next_state(13) <= state(12);
            next_state(12) <= state(11);
            next_state(11) <= state(10);
            next_state(10) <= state(9);
            next_state(9) <= state(8);
            next_state(8) <= state(7);
            next_state(7) <= state(6);
190         next_state(6) <= state(5);
            next_state(5) <= state(4);
            next_state(4) <= state(3);
            next_state(3) <= state(2);
            next_state(2) <= state(1) xor stuffed_data xor state(15);
195         next_state(1) <= state(0);
            next_state(0) <= stuffed_data xor state(15);
        end if;
    end process;

200     -----
    --PID Generator--
    -----
    process ( pid_select )
    begin
205         case pid_select is
            -- ACK
            when ACK_pid =>
                pid <= "01001011";
            -- SETUP
210         when SETUP_pid =>
                pid <= "10110100";
            -- Send DATA0 packet.
            when others =>
                pid <= "11000011";
215         end case;
    end process;

    -----
    -- Multiplexor --
    -----
220     process ( input_select )
    begin
        case input_select is
            when "000" =>
225                 mult_output <= pid;
            when "001" => -- first addr byte
                mult_output <= input; -- first addr byte
            when "010" => -- second addr byte
                mult_output(7 downto 5) <= input(2 downto 0);
230                 mult_output(4 downto 0) <= crc5_state;
            when "100" =>
                mult_output <= state(7 downto 0);
            when "101" =>
                mult_output <= state(15 downto 8);
235         when "011" =>
                mult_output <= input; -- data
            when "111" =>
                mult_output <= "00000001";
            when others =>
240                 mult_output <= input; -- data
        end case;
    end process;
end transmitter;

```

Listing 42: Displaykort/usb_controller_vhdl_tb.vhd

```

-- Testbenk for testing av sending og mottak for usb_controller
-- Sender en pakke øfrst , og mottar återterp

5  LIBRARY ieee;
   USE ieee.std_logic_1164.ALL;
   USE ieee.numeric_std.ALL;

   ENTITY testbench IS
10  END testbench;

   ARCHITECTURE behavior OF testbench IS

       COMPONENT usb_controller
15       PORT(
           -- transmit
           out_clk : out STD_LOGIC;
           input : in STD_LOGIC_VECTOR (7 downto 0); -- data input from microcontroller
           input_waiting : in STD_LOGIC; -- raised by the microcontroller when there is data on input
20       input_read : out STD_LOGIC; -- signals that the microcontroller can put other data on the input

```

[illegible]

```

110         if END_SIM = FALSE then
            fast_clk <= '0';
            wait for 20 ns;
        else
            wait;
        end if;
115         if END_SIM = FALSE then
            fast_clk <= '1';
            wait for 20 ns;
        else
            wait;
120         end if;
    end process;

    RESET: process
    begin
125         rst <= '0';
        input_waiting <= '0';
        wait for 400 ns; -- 0 ps
        rst <= '1';
        wait for 600 ns;
130         rst <= '0';
        wait for 800 ns; -- wait for clk to start
        input_waiting <= '1';
        wait for 800 ns;
        input_waiting <= '0';
135         wait;
    end process;

    TRANSMIT: process (input_read)
    variable count: Integer := 0;
140    begin
        if input_read'event and input_read = '1' then
            case count is
                when 0 =>
                    input <= "00000011"; -- data0_pid
145                 when 1 =>
                    input <= "00000001"; -- data
                when 2 =>
                    input <= "00000011"; -- data
                when 3 =>
                    input <= "00000010"; -- data
150                 when 4 =>
                    input <= "10101010"; -- data
                when others =>
                    input <= "11111111";
155                 end case;
                count := count + 1;
            end if;
        end process;

160    RECEIVE: process
    variable count: Integer := 0;
    begin
        receive_packet <= '0';
        rcv <= '0';
165         wait for 50 us;
        receive_packet <= '1';
        wait for 1000 ns;
        while (count < rcv_reg'length) loop
            rcv <= rcv_reg(rcv_reg'left);
170             rcv_reg <= (rcv_reg((rcv_reg'left - 1) downto 0) & '0');
            count := count + 1;
            wait for 640 ns;
            receive_packet <= '0';
175         end loop;
        wait for 10 us;
        END_SIM <= TRUE;
        wait;
    end process;

180 END behavior;

    configuration TESTBENCH_FOR_usb_controller of testbench is
        for behavior
            for UUT : usb_controller
185                 use entity work.usb_controller(usb_controller);
            end for;
        end for;
    END TESTBENCH_FOR_usb_controller;

```