

Solectra 4. del

Af OZ9ZI Steen Gruby, Høgevej 1, 3660 Stenløse

144 MHz sende-modtagerforstærker:

Det signal, der udtages fra blanderen i Plessey MF-en, er for svagt til at kunne anvendes uden videre, og dens indgangsstøjtal er også for dårligt. Det er derfor nødvendigt at for- og efterbehandle på disse signaler. Det følgende kredsløb, der er baseret på integrerede MAR bredbåndsforstærkere, er udviklet af OZ1UM og er i gruppen efterbygget af OZ1FPN.

Fra IE 500 (den balancede blander) føres signalen til et trekreds topkoblet båndpasfilter. Dette filter er i stand til at dæmpe både spejlet og oscillator frekvensen mere end 40 dB yderligere, end det måtte være fra Plesseydelen.

Efter filtret splittes signalet op til en sende- og modtagerforstærker.

I modtagersiden sidder en MAR6, en MMIC (Monolithic Microwave Integrated Circuit). Forstærkeren er designet til at arbejde fra DC til 2 GHz, med en forstærkning på 20 dB ved 150 MHz og et støjtal på 3 dB.

Med alt iberegnet skulle det give et systemstøjtal ved 144 MHz på ikke over 4 dB.

Sendersiden består af to integrerede forstærkere. En MAR8 efterfulgt af en MSA 1104 fra firma Advantek.

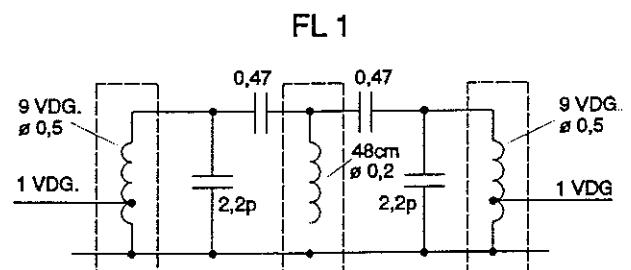
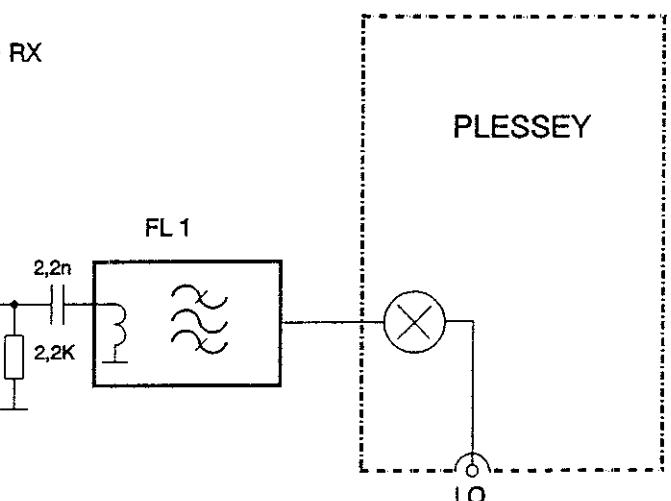
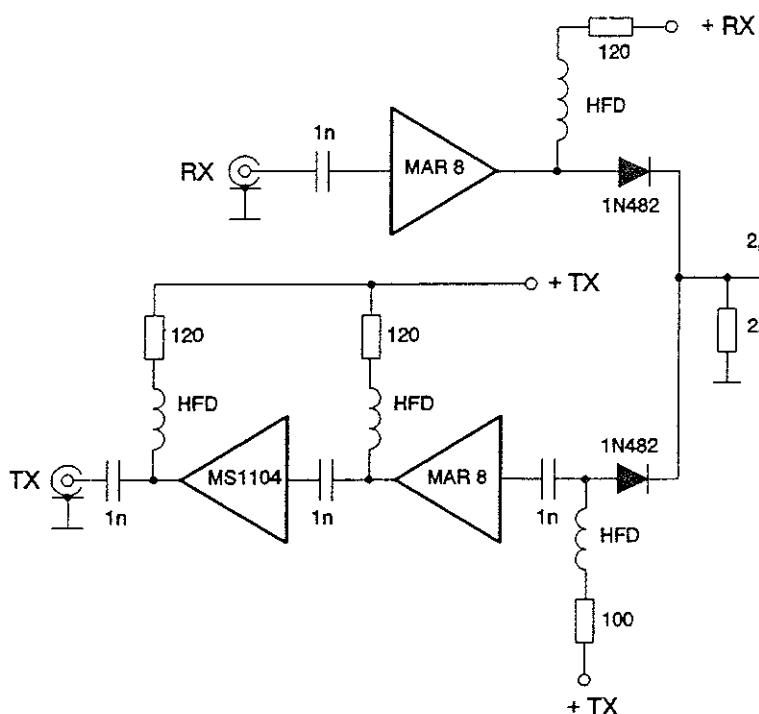
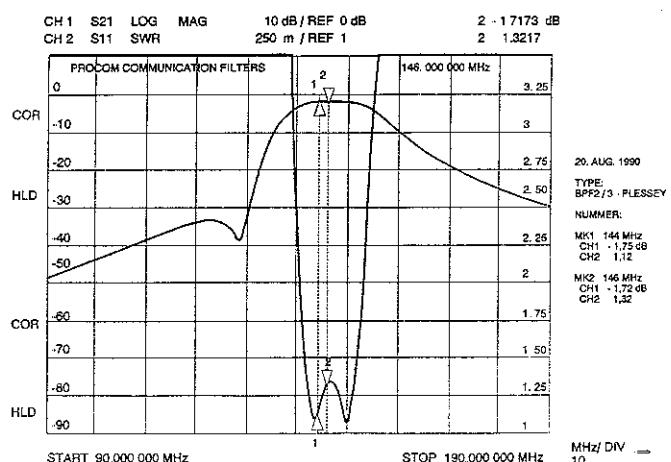
MAR6 giver som før nævnt en forstærkning på min 30 dB ved 150 MHz og MSA 1104 giver typisk

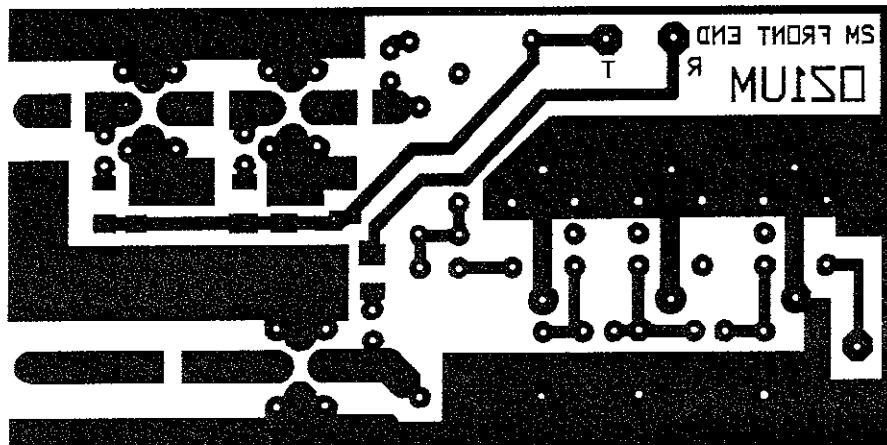
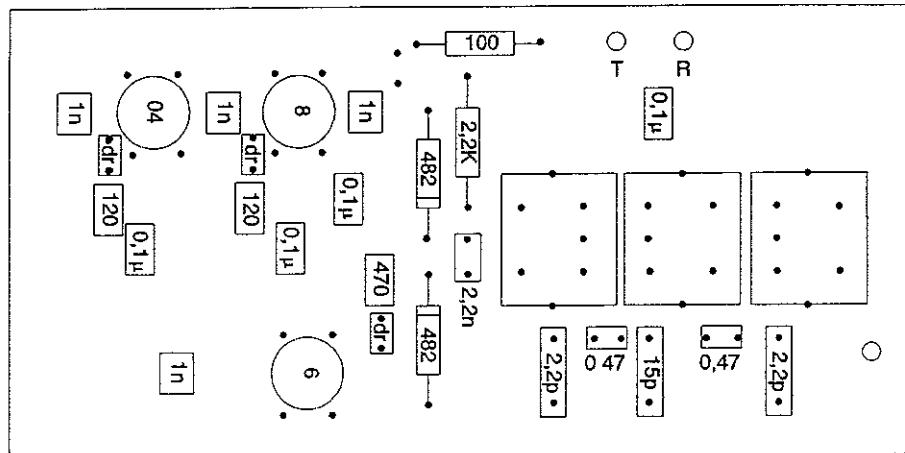
12 dB ved samme frekvens. Tilsammen giver begge forstærkere målt 40 dB på 144 MHz, og et output på +20 dBm, svarende til 100 mW.

Opstillingen var et par gange under mistanke for at volde problemer, men disse viste sig at hidhøre fra de manglende tilpasninger af den balancede blander.

Opstillingen er med andre ord aldeles problemfrit og kan anvendes i mange andre sammenhænge.

Skulle nogen forsøge (eller få lyst til) at anvende denne opstilling direkte på 144 MHz, må det imidlertid anbefales at indføje et båndpasfilter yderligere





efter senderen, med en impedans på 50 ohm ind og 50 ohm ud.

På modtagersiden et yderligere HF-trin med f. eks.

en BF960 for at bringe støjtallet længere ned, efterfulgt af et trekredsfilter mage til det indbyggede FL1.

Fra andre blade

RadCom jan. 95

Artikel om underjordisk radiokommunikation (inductive communication) fra huler til miner op til jordoverfladen på LF/VLF. Der vises diagrammer til modtager og sender på frekvensen 874 Hz. Det omtales, at engelske radioamatører måske får tilladelse til at arbejde i et smalt frekvensområde i LF/VLF-området 6 sider.

"Venturing Underground with VLF Radio".

En artikel af K4TWJ omhandler forskellige "morse-instrumenter". Der er omtale og gode billeder (også i farver) af mange forskellige morsenoegler 5 sider

"The magic of Keys and Code".

GV1CY har en konstruktionsartikel om et notch-filter arrangement, hvormed man kan optimere talespektret til modulationen ved at dæmpe de dybe toner, og altså derved få mere ensartet energifordeling over det ønskede talefrekvensområde. Der er ikke printlayout. 2 sider.

"Voice Spectrum Optimising".

RadCom april 1995.

I den nye håndbog fra RSGB (omtalt under Litteraturnyt) præ-

senteres et 400 W, 5 bånds PA-trin med 4 x PL519. Det er en opstilling som kører uden gitterforspænding og med skærmgitterforspænding fra ensretter HF-input. Ophavsmanden er PA0FRI.

I RadCom apr95 beskriver PA0FRI nu en ny (gammel) version, nemlig 4 x PL519 i jordet gitteropstilling til ALLE HF-bånd. Det nye er inputkredsløbet og strømforsyningen.

Inputkredsløbet er bredbåndet (1,8 - 30 MHz) og kan klare op til 100 W styreeffekt (her bruges en TS50 som styresender). Bredbåndskoblingen er opnået ved hjælp af en ferrittransformator og en effektmotstand.

Rørene er blæserkølede og giver 350 - 450 W output.

Strømforsyningen mener PA0FRI er en nyskabelse. Han har ikke set lignende opstillinger før. Ved hjælp af to omskiftere kan der skiftes mellem AC ensrettet, AC doblet og AC firdoblet, hvilket giver en enkel måde at regulere udgangseffekten på. Men der kræves en transformator, som kan klare strømmen.

Technical Topics side 60. 1 side

PS. Hvis der er behov for yderligere oplysninger om de emner, som tages op i spalten her, kan disse indhentes via telefon på nr 75 64 51 94

OZ5WT

OZ MAJ 1995

Selectra 5. del

Af OZ9ZI Steen Gruby, Høgevej 1, 3660 Stenløse

Sender/modtager omskiftning:

Sende-modtager omskiftningen skal betragtes som et hjælpekredsløb for at forenkle omskiftningen på forpladen og for at forenkle kablingen i apparatet.

Kredsløbet blev udviklet af OZ2FF og OZ8AO, hvor sidstnævnte har stået for printlayout, og OZ6MD og OZ5UJ for fremstillingen.

Kredsløbet er en nødvendighed, idet den senere beskrevne Beacon skal kunne overtage kontrollen med stationen og styre denne mere eller mindre som en ubemandet sender.

Derudover er der vel ikke så meget at tilføje, da det drejer sig om et regulært DC-skifte, hvor de enkelte transistorer arbejder som Switch-kredsløb.

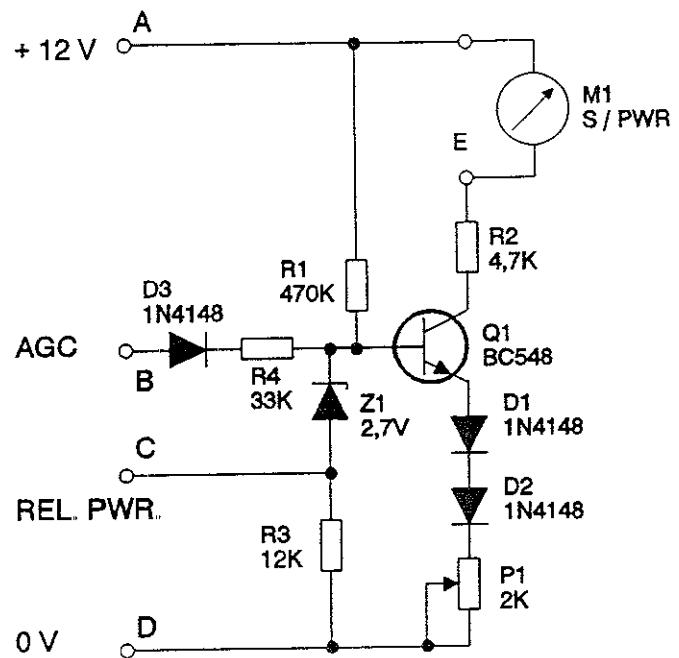
S-meter/PWR-output kredsløb:

Kredsløbet er konstrueret af OZ2FF og fremstillet af OZ6MD.

Da PA-trinnet på 10 GHz er udstyret med en retningskabler til måling af relativt output, var det et ønske ar få S-meteret til at koble om til at mæle Rel. output. For at gøre dette automatisk, blev det følgende kredsløb realiseret.

Transistoren og dennes forspændingsmetode indgår i Plessey mellemfrekvensen. Forspændingen med Zenerdioden Z1 er indført for at få et fast referencepunkt for Rel-output målingen, idet detektoren (retningskobleren) kun giver 0,8 volt fra sig ved 200 mW output.

Instrumentets nulpunkt er afhængig af AGC spændingen og kan justeres med P1 (2 kohm)

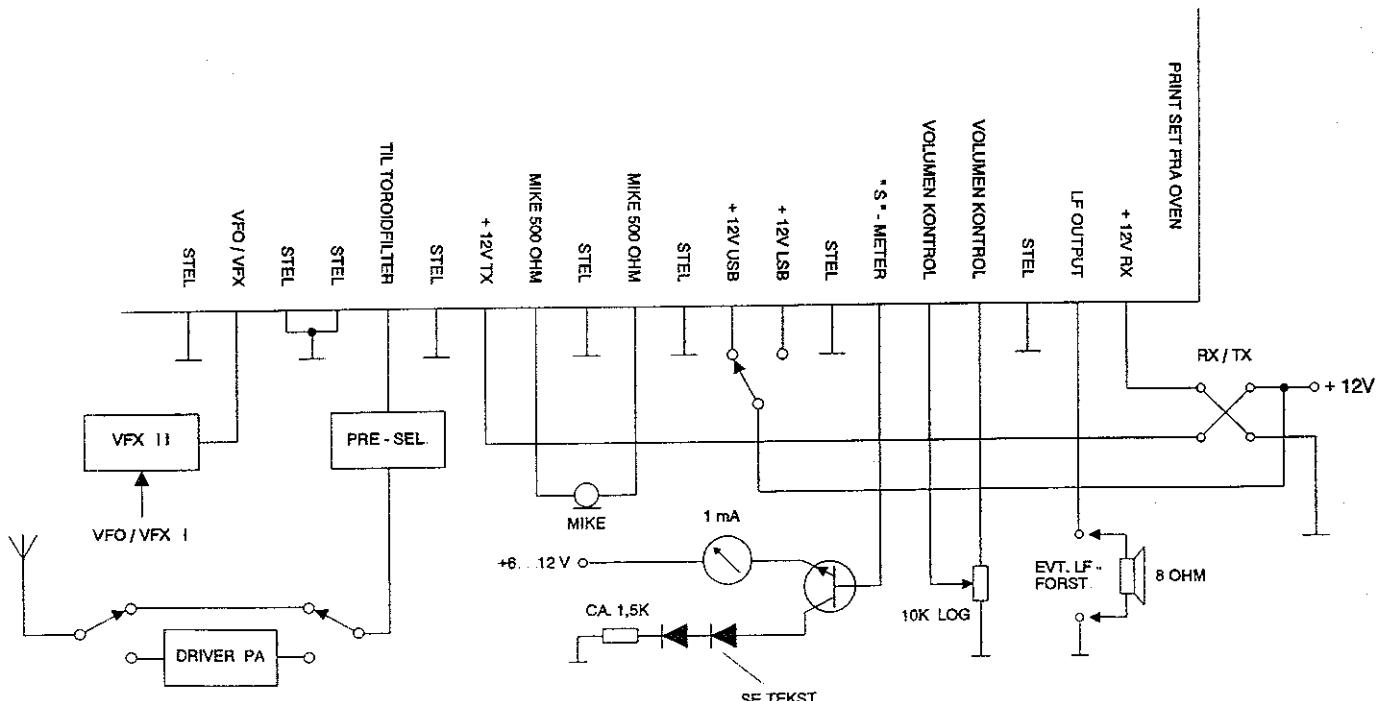


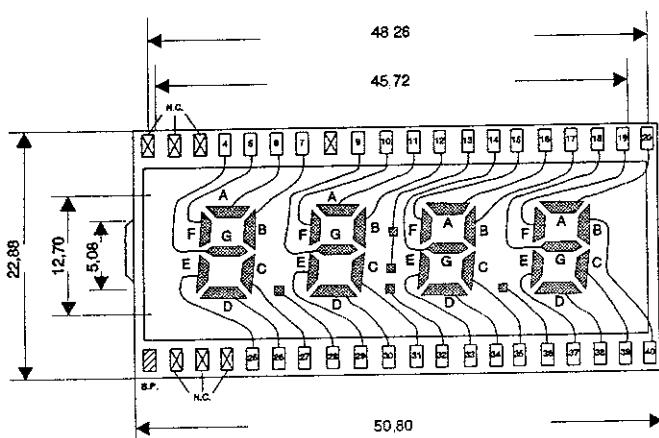
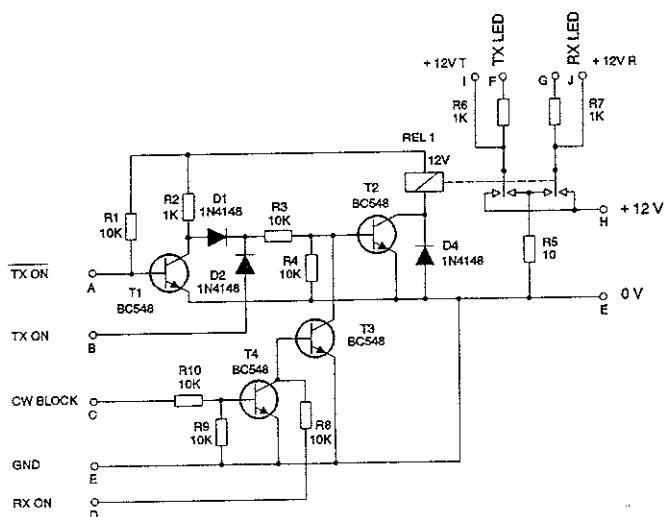
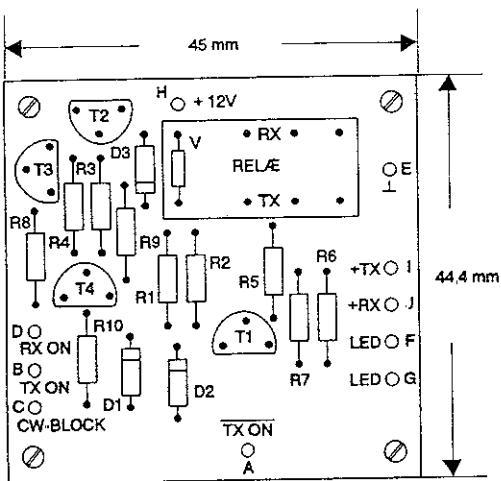
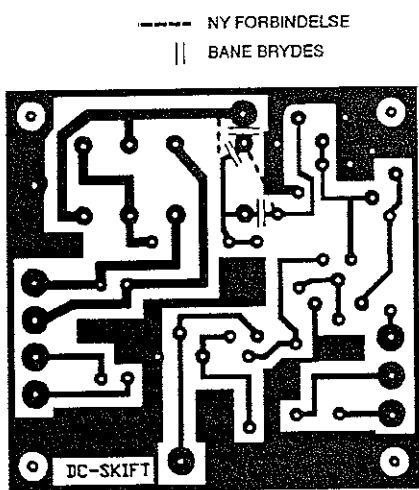
Frekvensudlæsning:

Frekvensudlæsningen er konstrueret af OZ8AO og til projekt Selectra også bygget af OZ8AO.

Det var Jans ambition at fremstille en tæller, der var universelt anvendelig, også til fremtidige projekter.

Derfor er tælleren udført således, at den kan præsættes til ethvert mellemfrekvens off-set. Den kan tælle både op og ned fra den presatte værdi, og der kan omkobles mellem en direkte indgang og en fast



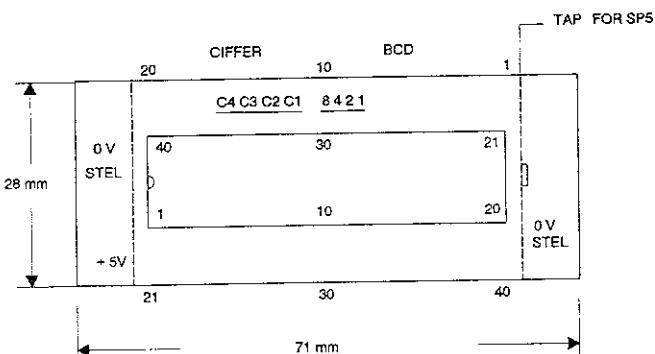


:100 indgang. Den faste 100 deler rykker udlæsningsvinduet på plads med to decimalpunkter.

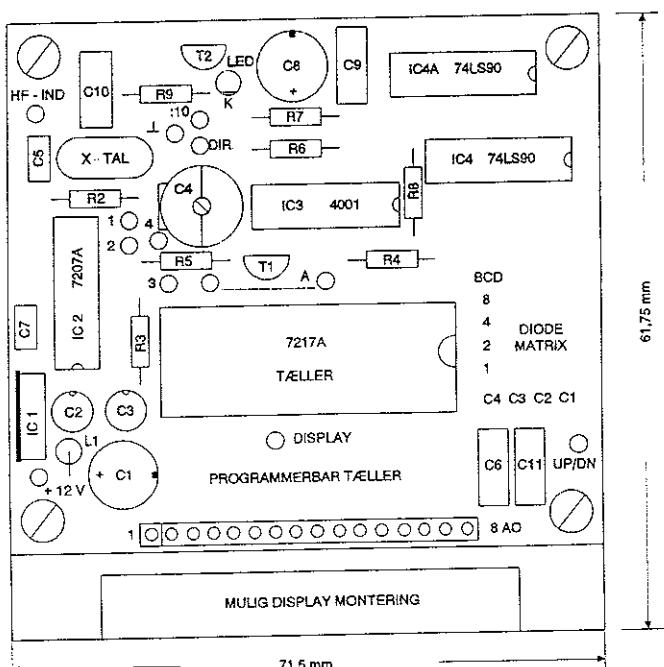
Vi valgte fra start kun at udlæse fire cifre, idet de første cifre i frekvensen altid ville være de samme.

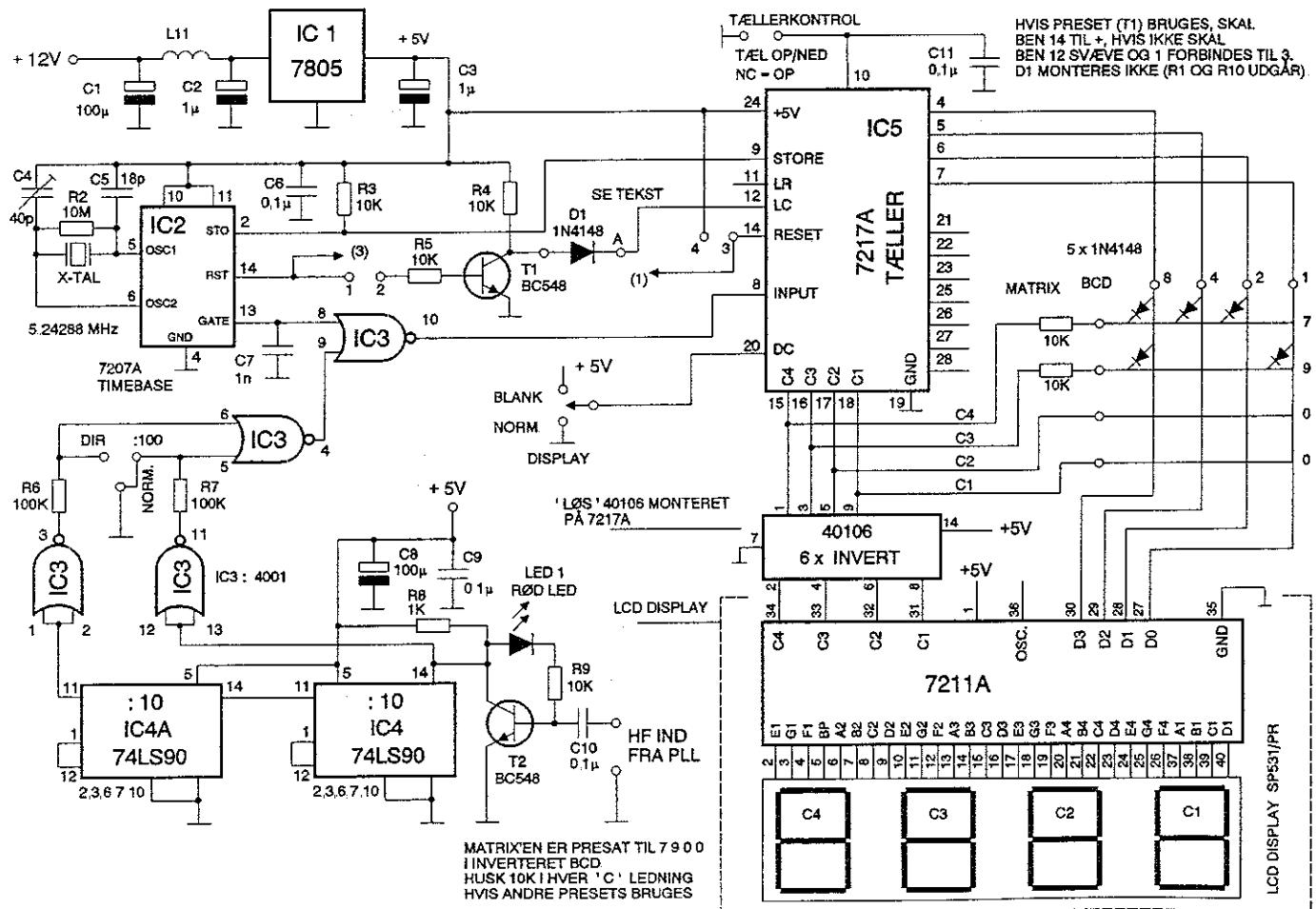
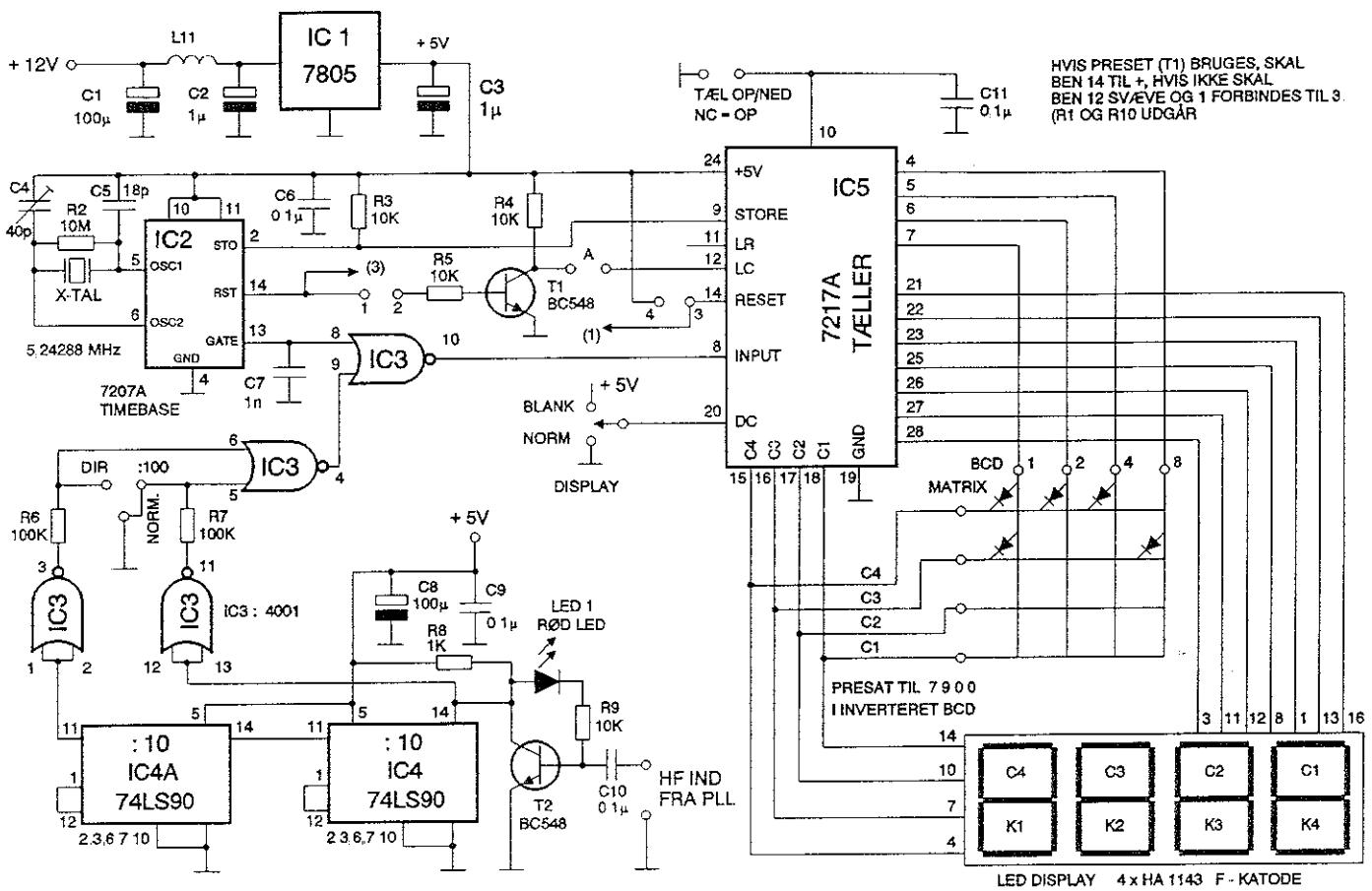
Det ses, idet transceiveren dækker området fra 10368.000 MHz til 10369.200.

Da den frekvens, der påtrykkes tælleren fra VFO'en, går fra 100 kHz til 1,3 MHz, må tælleren i vort tilfælde presettes til at starte sin udlæsning på 7.900. Hvis hertil lægges 100 kHz, så passer det med, at tælleren viser 8.000 på laveste frekvens, svarende til 10368.000 MHz



7211A OG SP531 ER MONTERET PÅ HVER SIN SIDE
AF PRINTET.
PRINTET ER VIST FRA 7211A's SIDE.
PRINTET ER DIBBELTSIDET OG GENNEMPLET
ALLE HULLER ER 0,8 mm





Vi har valgt ikke at føre omskiftningen mellem 100 Hz og 1 kHz ud på forpladen, idet det med vor totale ekvensnøjagtighed på +/- 10 kHz er fuldkommen ligegyldigt, om man udlæser 1 kHz eller 100 Hz.

Tælleren er opbygget på to print, et til display og et til logikken.

Selve logikken er opbygget omkring en ICM 7217 A, der i sig selv er en komplet frekvenstæller, der uden for deling kan arbejde op til 2 MHz efter fabrikantens opgivelser, men går typisk så højt som 5 MHz.

Timebasen er en 7207A, der arbejder med et X-tal på 5.24288 MHz og leverer de nødvendige signaler til Preset/reset og Count (Gate-Open).

Signalet fra VFO'en forstærkes først op i en transistor (T2), hvis forstærkning er så stor, at output fra denne er firkanter (fra 0 til 5 Volt).

Derefter går signalet ind i to tidelere, SN 742590. Derfra via en omskifter, der kan skifte mellem 1 kHz og 100 Hz på sidste ciffer og ind i to gates (IC3/1+4), der er en del af omskifteren. Derfra går signalet videre til tællerens Gate (IC3/s), der bestemmer hvor længe VFO-frekvensen lukkes igennem i hver tællerperiode.

Hvis tælleren arbejder uden preset, er Pin 14 fra 7207 forbundet direkte til Pin 14 på 7217, og T1 er inaktiv.

Arbejdes der med preset, er T1 aktiv og i stedet forst tilføre et resetsignal på 7217 pin 14, tilføres et presetsignal på pin 12 af 7217, der sørger for, at den med dioder fastlagte indstilling overføres til 7217's interne registre.

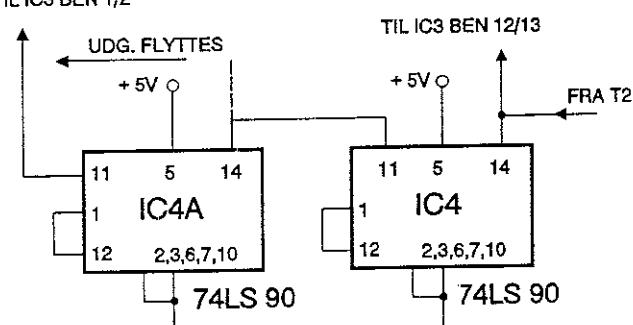
De som fordelere valgte kredse 74LS90 kan generelt ikke arbejde op til 30 MHz, men hvis den første udskiftes til en 74H90, skulle hele opstillingen uden vanskelighed gå til og med 30 MHz. Strømforsyningen til enheden klares med en 7805. L1 og C1/c2 er indført for at forhindre digital støj i at løbe baglæns ud i forsyningsledningerne til resten af apparatet.

Det eneste problem, vi er løbet ind i med denne tæller, er at de anvendte LED displays er meget vanskelige at se i stærk sollys.

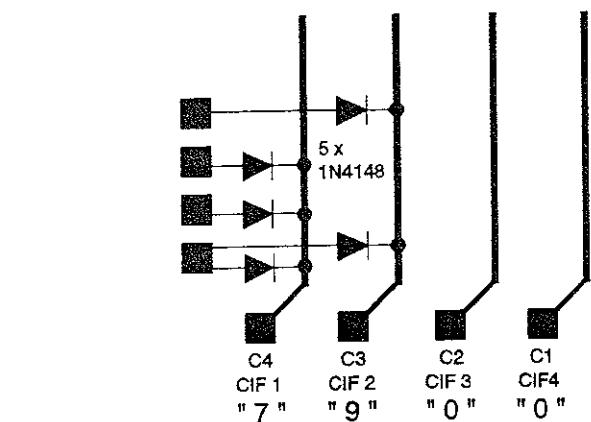
Løsning: Anvend LED's med en større lysstyrke eller ombyg hele herligheden til LCD-display.

Jan (OZ8AO) har i erkendelse heraf kreeret en ændring til tælleren der her vedlægges som forslag til ændring.

TIL IC3 BEN 1/2



NY DELE MONTERES OVEN
PÅ DEN GAMLE SE MODEL

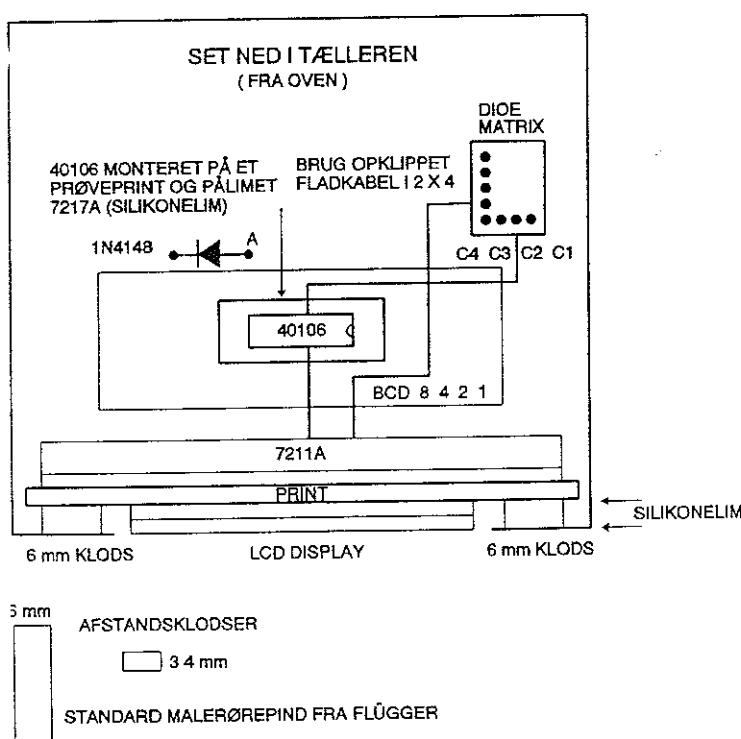
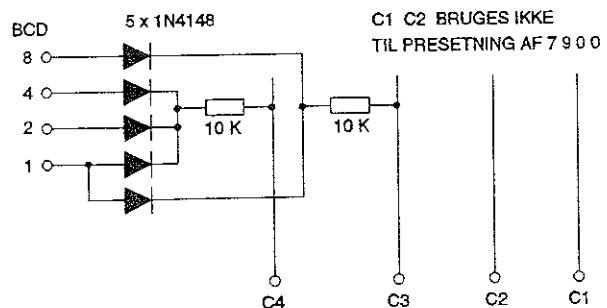


KODNING:

BCD KODE ER INVERTERET
VED FÆLLES KATODE DISPLAY

SE OGSA DIAGRAM
OG TEKSTBESKRIVELSE

MATRIX



Stykliste til programmerbar tæller: 26/2 1991

1 stk.	Modstand	10M 1/4W	R2	COPAX	
1 stk.	-	100Ohm 1/2W	R1	-	
1 stk.	-	390 - 1/4W	R11	-	
1 stk.	-	1K -	R8	-	
1 stk.	-	3,3K -	R10	-	
3 stk.	-	10K -	R3-R4-R9	-	
2 stk.	-	100K -	R6-R7	-	
1 stk.	Trimmekonds	40pF	C4	-	
1 stk.	Kondensator	18pF kerm	C5	-	
1 stk.	-	1nF -	C7	-	
4 stk.	-	0,1uF MONO-KAP	C6-C9-C10-C11	-	
2 stk.	Tantal	1uF	C2-C3	-	
2 stk.	El-lytter	100uF	C1-C8	-	
1 stk.	Diode	1N4148	(Matrice)	-	
2 stk.	Transistorer	BC548	T1-T2	-	
1 stk.	Regulator	7805	IC1	-	
1 stk.	Timebase	7207A	IC2	Ditz	
			Schweitzer		
1 stk.	Nor-Gate	4001	IC3	COPAX	
1 stk.	10-deler	7490	IC4	-	
1 stk.	Tæller	7217A	IC5	Ditz	
			Schwartzer		
1 stk.	X-TAL	5,24288MHz	DANTRONIC	18pF	
1 stk.	Display	TSB 5881	Nordisk	C5	
			Elektronik	-	
1 stk.	Omskifter	2-stillings	?	1 stk.	
1 stk.	Printplade		?	Modstand	1K
1 stk.	Monteringskasse	74X74x29,2	?	1 stk.	R8
1 stk.	Plexiglas til display		?	4 stk.	3,3K
1 stk.	Gennemføringskond. til DC-fors.		?	2 stk.	R10
1 stk.	HF-stik til indgang		?	1 stk.	R3-R4-R5-R9
	Div ledning, skruer, printspyd o s v.			2 stk.	R6-R7
	Tantaler og kerm kond. skal have 2,5 mm benafstand.			1 stk.	10M
				1 stk.	R2
					R1 og R10 udgår

1 stk	X-TAL	5,24288MHz	Dantronic
1 stk	Display	CIF-01	EGET FAB
1 stk.	Printplade		
1 stk.	Monteringskasse	74x74x29,2	
1 stk.	Plexiglas til display		
1 stk.	Gennemføringskond. til DC		
1 stk.	HF-stik til indgang MCX		
	Div ledning, skruer, printspyd o s v		
	Tantaler og kerm kond. skal have 2,5 mm benafstand		

8AO/JØ

Stykliste til revideret programmerbar tæller: 23/7 1991.

1 stk	Beviklet Ferrit	L1	
1 stk.	Modstand	1K	Philips
1 stk.	-	3,3K	-
1 stk.	R8	R10	-
4 stk.	R10M	R3-R4-R5-R9	-
2 stk.	100K	R6-R7	-
1 stk.	DC-Regulator	7805	-
1 stk.	Nor-gate	4001	-
1 stk.	10-delere	74LS90	IC4-IC4A
1 stk.	Timebase	7207A	IC2
1 stk.	Tæller	7217A	IC%

Stykliste til programmerbar tæller: 20/5 1991

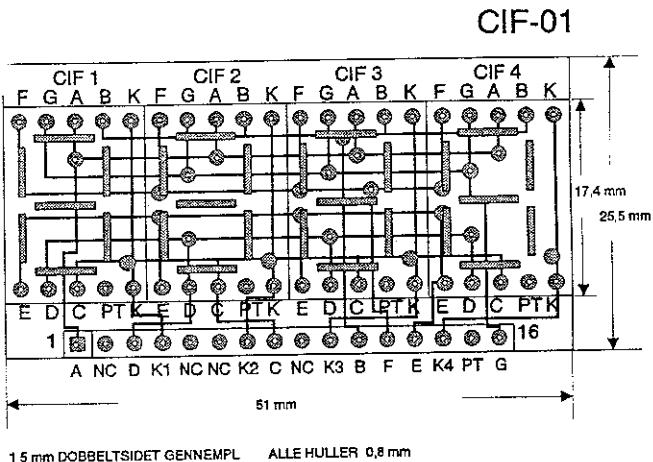
1 stk.	Beviklet Ferrit	L2		
1 stk.	Modstand	10M 1/4W	R2	COPAX
1 stk.	-	1K -	R8	-
1 stk.	-	3,3K -	R10	-
3 stk.	-	10K -	R3-R4-R5-R9	-
2 stk.	-	100K -	R6-R7	-
1 stk.	Trimmekonds	40pF	C4	-
1 stk.	Kondensator	18pF kerm	C5	-
1 stk.	-	1nF -	C7	-
4 stk.	-	0,1uF MONO-KAP	C6-C9-C10-C11	-
2 stk.	Tantal	1uF	C2-C3	-
2 stk.	El-lytter	100uF	C1-C8	-
1 stk.	Diode	1N4148	(Matrice)	-
2 stk.	Transistorer	BC548	T1-T2	-
1 stk.	Regulator	7805	IC1	-
1 stk.	Timebase	7207A	IC2	Ditz
			Schweitzer	
1 stk.	NOR-GATE	4001	IC3	COPAX
2 stk.	10-deler	746590	IC4/4A	-
1 stk.	Tæller	7217A	IC5	Ditz
			Schweitzer	

1 stk	X-TAL	5,24288 MHz	X1	?
4 stk.	7-Segm Led-displ.	HA1143 A1	Seim	
1 stk.	Displayprint (led)		Eget fabrikat	
1 stk.	Hovedprint		-	
1 stk.	Mont kasse	74x74x29,2mm	?	
1 stk.	Plexiglas (rød) til Display		Egen tilskæring	?
1 stk.	Gennemføringskond.		?	
1 stk.	HF-stik	MCX	SC ?	
	Div skruer, ledninger, printspyd o s v			

Ombygning til LCD display:

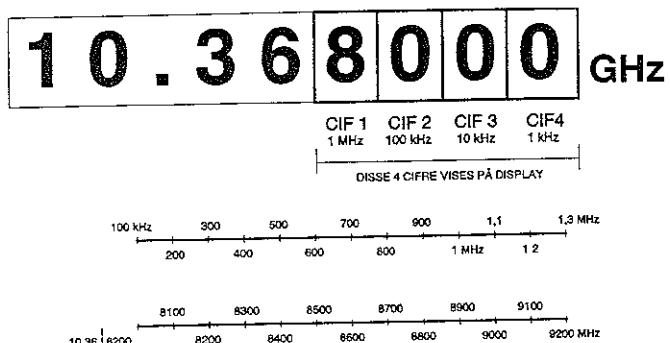
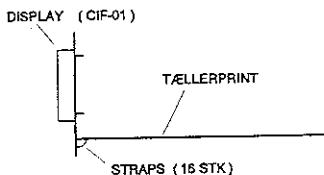
2 stk	Modstande	10K	Philips
1 stk.	Diode	1N4148 + nye i matrix?	-
1 stk.	Hexinv M Schmt	40106	-
1 stk.	LCD displ driver	7211A	Harris
1 stk.	LCD-displayprint		Eget fabrikat
1 stk.	Prøveprint til 40106		Egen tilskæring
1 stk.	Malerørrepind		Flugger
1 stk.	Plexiglas (klart)		?
	Div fladkabler, siliconelim, lysledeende plexiglas?, lamper, o s v		

Med venlig hilsen OZ8AO



15 mm DOBBELTSIDET GENNEMPL ALLE HULLER 0,8 mm

STYKLISTER TIL CIF-01
4 STK. 7 - SEGMENT SIEMENS HA1143FK
1 STK. PRINTPLADE
CIFPERPRINTET MONTERES VINKELRET
PÅ TÆLLERPRINTET (SE FIG.)



Det kan lade sig gøre at montere det nye display på det bestående tællerprint, uden at det ser alt for farligt ud.

Med det nye displayprint, kan det være nødvendigt at flytte selve displayenheden lidt længere tilbage i kassen; det kan lige akkurat lade sig gøre.

(fortsættes)



Udvidet teknisk prøve for radioamatører

Maj 1994

Hvis spørgsmålene forekommer eksamensdeltageren tvetydige, bedes vedkommende præcisere forudsætningerne for besvarelsen.

Opgave 1

1.

Tegn et principdiagram (diagram med de vigtigste komponenter indført) af et klasse B-push-pull senderudgangstrin med transistorer, og forklar de vigtigste komponenters funktion

2.

Trinnet udstyres med to lige store signaler på hhv 7,060 MHz og 7,061 MHz, således at PEP-effekten på trinnets udgang efter et lavpasfilter er 500 W. Beregn effekten i hver af de to signaler

3.

Trinnet antages at have en indgangsimpedans på 12Ω . Trinnet udstyres med et enkeltonesignal på $55 V_{pp}$ og udgangseffekten måles til $500 W$. Beregn effektforstærkningen i dB i trinnet.

Opgave 2

1.

Angiv den omrentlige længde på elementerne i en 3 element yagi-Uda antenné bestående af reflektor, dipol og direktor. Antennen skal afstemmes til 435 MHz

2.

Antennens indgangsimpedans antages at være 50Ω balanceret. Skitser hvorledes et 50Ω coaxial-

kabel kan tilsluttes antennen, således at der ikke går strøm på ydersiden af kablet.

3.

Antennen tilsluttes en sender med en sendeeffekt på $16 W$ gennem et antennekabel, som har et tab på 4 dB . Beregn den udstrålede effekt, idet det antages, at antennen har en forstærkning på $5,5 \text{ dB}$.

Opgave 3

1.

To sendere, en FM-sender på $10 W$ og en PM-sender på $20 W$, moduleres begge med en tone på 2000 Hz til et frekvenssving på $4,8 \text{ kHz}$. Angiv bærebølgeeffekten for begge sendere ved dette frekvenssving.

2.

Modulationssignalets amplitude fastholdes, men dets frekvens sænkes til 1000 Hz . Hvilken af de to sendere har nu størst bærebølgeeffekt?

3.

Angiv en metode, hvor en modtager indrettet til FM kan gengive et PM signal korrekt

Opgave 4

1.

Tegn et principdiagram af et senderudgangstrin, som kan amplitudemoduleres (DSB), og forklar de vigtigste komponenters funktion