

# Tentamen

## ess116 Elektriska Nät och System, F2

Examinator: Ants R. Silberberg

6 april 2018 kl. 08.30-12.30 sal: SB

Förfrågningar: Ants Silberberg, tel. 1808  
Lösningar: Anslås på institutionens anslagstavla, plan 5.  
Resultat: Rapporteras in i Ladok  
Granskning: Tisdag 24 april kl. 12.00 - 13.00 , rum 3311.  
Plan 3 i EDIT-huset (Lunnerummet),  
i korridor parallell med Hörsalsvägen.  
Bedömning: En korrekt och välmotiverad lösning med ett tydligt angivet svar ger full poäng.

Hjälpmedel

- Typgodkänd miniräknare
- Beta Mathematics Handbook
- Physics Handbook
- Sammanfattning Kretselektronik (A4-häfte med 7 sidor)

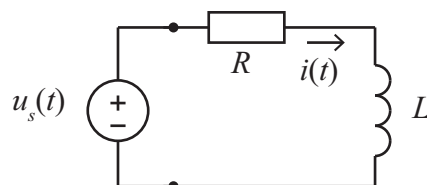
Betygsgränser (6 uppgifter om vardera 3 poäng).

<i>Poäng</i>	0-7.5	8-11.5	12-14.5	15-18
<i>Betyg</i>	U	3	4	5

Lycka till!

1. Studera kretsen i figur 1. Beräkna strömmen  $i(t)$  för  $t \geq 0$ . Begynnelseströmmen i kretsen är  $i_o = i(0) = 3.0$  A,  $R = 4.0 \Omega$  och  $L = 2.0$  H.

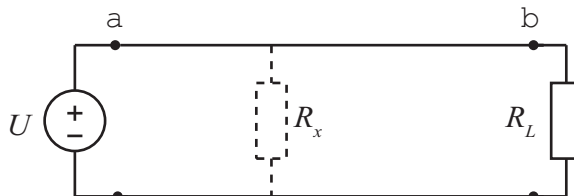
$$u_s(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ 8.0 \text{ V} & t \geq 0 \end{cases}$$



Figur 1:  $RL$ -krets

2. Spänningskällan  $U=500$  V driver en belastning  $R_L$  via en lång ledning enligt figur 2. Sträckan mellan a och b är 500 m. Ledningens fram- och återledning har tillsammans resistansen  $1.0 \Omega$  (jämnt fördelat längst hela längden med  $1.0 \text{ m}\Omega/\text{m}$ ). Strömmen genom belastningen är vid normal drift 60 A. Vid ett tillfälle skadas kabeln så att en överledning uppstår mellan fram- och återledaren på ett visst ställe, i figuren illustrerad med  $R_x$ . Strömmen ut från spänningskällan ökar då till 135 A och spänningen över belastningsresistansen  $R_L$  sjunker till 396 V.

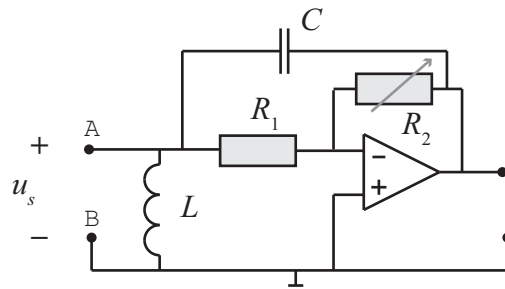
- (a) Hur långt från spänningskällan uppstår skadan ?  
 (b) Hur stor är överledningsresistansen  $R_x$  ?



Figur 2: Krets med lång ledning

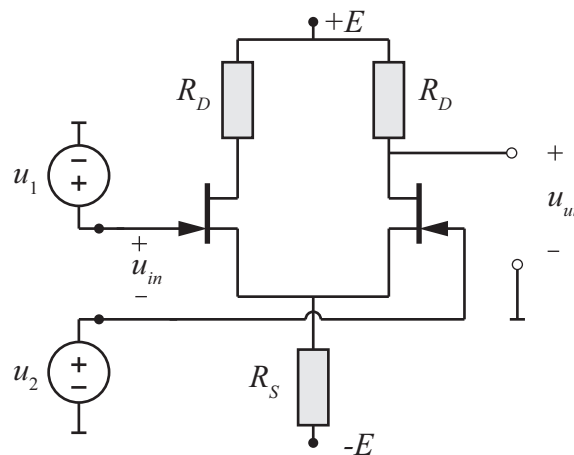
3. Mellan polerna A och B utgör kretsen i figur 3 en resonanskrets. Bestäm de gränser mellan vilka resonansvinkelfrekvensen kan variera då  $R_2$  varierar mellan  $10\text{ k}\Omega$  och  $100\text{ k}\Omega$ . Kretsen drivs med en sinusformad signalkälla  $u_s$  som kopplas in mellan polerna A och B. Antag ideal operationsförstärkare.

$$R_1 = 10\text{ k}\Omega \quad C = 50\text{ pF} \quad L = 100\text{ }\mu\text{H}$$



Figur 3: Resonanskrets

4. Beräkna  $CMRR^1$  för transistorkretsen i figur 4. För transistorerna som är lika gäller  $g_m = 4.0 \cdot 10^{-3}\text{ A/V}$ .  $R_D = 6.8\text{ k}\Omega$  och  $R_S = 18\text{ k}\Omega$ .



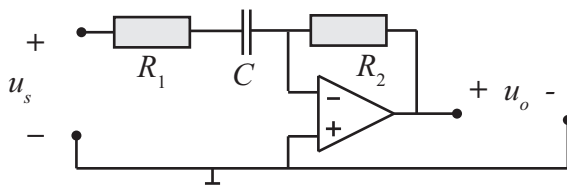
Figur 4: Differentialförstärkare

<sup>1</sup>Common Mode Rejection Ratio

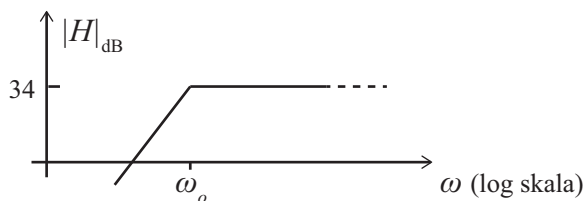
5. Frekvensfunktionen för kretsen i figur 5 kan tecknas

$$H(j\omega) = \frac{U_0(j\omega)}{U_S(j\omega)}$$

med hjälp av  $j\omega$ -metoden. En skiss av frekvensfunktionens bodediagram visas i figur 6. Lutningen på kurvan för frekvenser  $\omega < \omega_o$  är 20dB/dekad.  $\omega_o = 500$  rad/s. Beräkna värdet på resistanserna  $R_1$  och  $R_2$  givet att  $C = 1.0 \mu\text{F}$ . Antag ideal operationsförstärkare.



Figur 5: Operationsförstärkarkrets



Figur 6: Asymptotiskt Bodediagram

6. En förstärkare med förstärkningen (överföringsfunktionen)

$$F(s) = \frac{F_o}{(1 + \frac{s}{\omega_1})(1 + \frac{s}{\omega_2})}$$

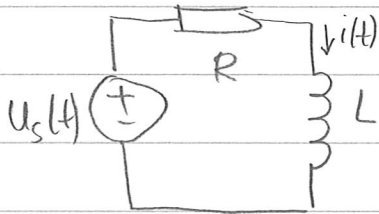
återkopplas rent resistivt. Återkopplingsgraden väljs så att den återkopplade förstärkarens stigtid blir så kort som möjligt utan att stegfunktionssvaret får en översväng.

$$\omega_1 = 3.0\pi \cdot 10^6 \text{ rad/s} \quad \omega_2 = 5.0\pi \cdot 10^6 \text{ rad/s} \quad F_o = -80 \text{ ggr}$$

Beräkna följande hos den återkopplade förstärkaren

- Övre brytvinkelfrekvens
- Stigtid
- Maximal förstärkning

1.



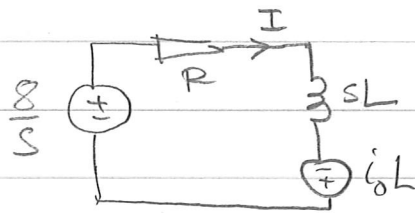
$$R = 4,0 \Omega$$

$$L = 2,0 \text{ H}$$

$$i_0 = i(0) = 3,0 \text{ A}$$

$$u_s(t) = \begin{cases} 0 & , t < 0 \\ 8,0 \text{ V} & , t \geq 0 \end{cases}$$

Laplace transf.



$$\text{KVL: } -\frac{8}{s} + I(R + sL) - i_0L = 0$$

$$I = \frac{\frac{8}{s} + i_0L}{R + sL} = \frac{8 + s i_0L}{s(R + sL)} = \frac{8 + s \cdot 6}{s(4 + s \cdot 2)}$$

$$I = \frac{4 + s \cdot 3}{s(s + 2)} = \frac{A}{s} + \frac{B}{s + 2}$$

$$4 + s \cdot 3 = A(s + 2) + Bs$$

$$s^0: 4 = 2A \Rightarrow A = 2$$

$$s^1: 3 = A + B \Rightarrow B = 1$$

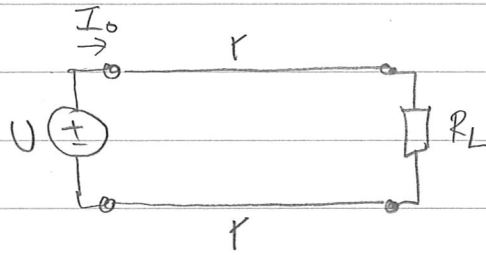
$$I = \frac{2}{s} + \frac{1}{s + 2}$$

$$i(t) = \mathcal{L}^{-1}\{I\} = 2 + e^{-2t} ; t \geq 0$$

$$\text{Kontroll } i(0) = 2 + 1 = 3 \quad \text{OK}$$

$$i(t)|_{t \rightarrow \infty} = 2 = \frac{8}{R} = \frac{8}{4} \quad \text{OK}$$

2.



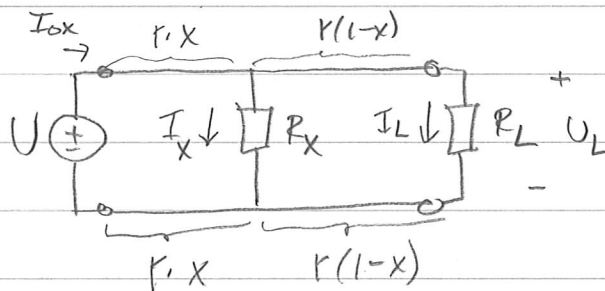
$$I_0 = 60 \text{ A}$$

$$r = 0,5 \Omega$$

$$U = 500 \text{ V}$$

$$U = I_0(2r + R_L) ; \quad \frac{U}{I_0} - 2r = R_L$$

$$R_L = \frac{500}{60} - 1 = \frac{500 - 60}{60} = \frac{440}{60} \approx 7,33 \Omega$$



$$0 < x < 1$$

$$U_L = 396 \text{ V}$$

$$I_{0x} = 135 \text{ A}$$

$$I_L = \frac{U_L}{R_L} = \frac{396 \cdot 6}{44} = 54 \text{ A}$$

$$I_x = I_{0x} - I_L = 135 - 54 = 81 \text{ A}$$

KVL:  $U = I_{0x} \cdot 2rx + I_L \cdot 2r(1-x) + U_L$

$$U - U_L - I_L \cdot 2r = x(2rI_{0x} - I_L \cdot 2r)$$

$$x = \frac{U - U_L - I_L \cdot 2r}{2r(I_{0x} - I_L)} = \frac{500 - 396 - 54}{135 - 54} = \frac{50}{81}$$

KVL:  $U = I_{0x} \cdot 2rx + R_x \cdot I_x$

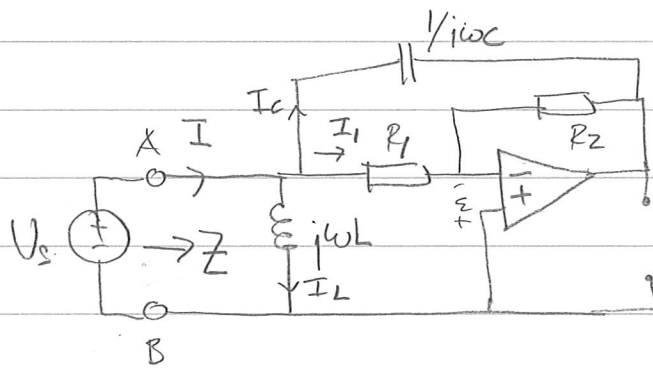
$$\Rightarrow R_x = \frac{U - I_{0x} \cdot 2rx}{I_x} = \frac{500 - 135 \cdot \frac{50}{81}}{81} \approx 5,14 \Omega$$

Svar: a)  $x \cdot l = \frac{50}{81} \cdot 500 = 309 \text{ m}$

b)  $R_x = 5,14 \Omega$

3.

$j\omega$ -transformer



$R_1 = 10 \text{ k}\Omega$   
 $C = 50 \text{ pF}$   
 $L = 100 \mu\text{H}$

Ideal op.verst.  $i_{op} = 0$   
Neg. återkoppl.  $\varepsilon = 0$

$$Z = \frac{U_s}{I} \quad \text{alt.} \quad Y = \frac{I}{Z} = \frac{I}{U_s}$$

$$\text{KCL} \quad I = I_1 + I_L + I_c = \frac{U_s}{R_1} + \frac{U_s}{j\omega L} + I_c$$

$$I_c \frac{1}{j\omega C} = I_1 (R_1 + R_2) \Rightarrow I_c = j\omega C I_1 (R_1 + R_2) = j\omega C \cdot \frac{U_s}{R_1} (R_1 + R_2)$$

$$I = U_s \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{j\omega L} + \frac{j\omega C (R_1 + R_2)}{R_1} \right)$$

$$Y = \frac{I}{U_s} \left( \frac{1}{R_1} + j \left( \frac{\omega C (R_1 + R_2)}{R_1} - \frac{1}{\omega L} \right) \right)$$

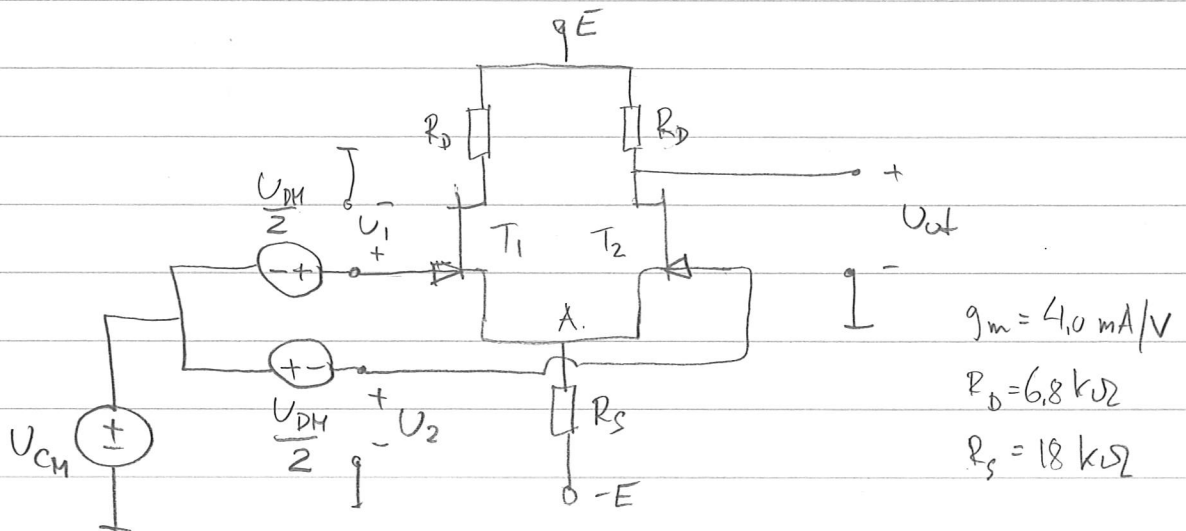
$$\text{Resonans: } \text{Im}\{Y\} = 0 \Rightarrow \omega^2 = \frac{R_1}{LC(R_1 + R_2)} = \omega_0^2$$

$$R_2 = 10 \text{ k}\Omega \Rightarrow \omega_0 = \sqrt{\frac{10}{100 \cdot 10^{-6} \cdot 50 \cdot 10^{-12} (10 + 10)}} = 10 \cdot 10^6 \text{ rad/s}$$

$$R_2 = 100 \text{ k}\Omega \Rightarrow \omega_0 = \sqrt{\frac{10}{100 \cdot 10^{-6} \cdot 50 \cdot 10^{-12} (100 + 10)}} = 4,26 \cdot 10^6 \text{ rad/s}$$

$$\text{Svar: } 4,26 < \omega_0 < 10 \text{ krad/s}$$

4,

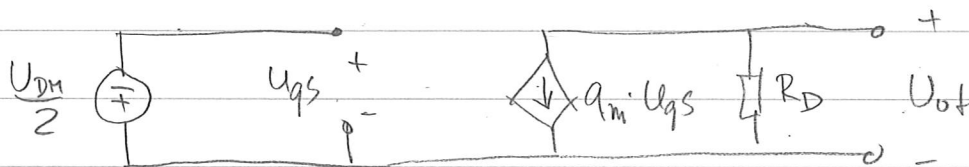


$$CMRR = \left| \frac{A_{DM}}{A_{CM}} \right| \quad (\text{småsignalberäkning})$$

$$\square A_{DM} = \frac{U_{out}}{U_{DM}} \Big|_{U_{CM}=0}$$

Strömökning i  $T_1$  ger  
 motsvarande strömminskning i  $T_2$   
 Ingen strömändring i  $R_S$   
 $A$ : virtuellt jord

Högrav delen av  
 kretsen, småsignalschema



$$\left. \begin{aligned} U_{out} &= -g_m \cdot U_{gs} \cdot R_D \\ U_{DM} &= -2 U_{gs} \end{aligned} \right\} A_{DM} = \frac{U_{out}}{U_{DM}} = \frac{g_m R_D}{2}$$

$$\square A_{CM} = \frac{U_{out}}{U_{CM}} \Big|_{U_{DM}=0}$$

Samma strömändringar  
 i  $T_1$  och  $T_2$  ger  
 "dubbel" strömförändring  
 i  $R_S$

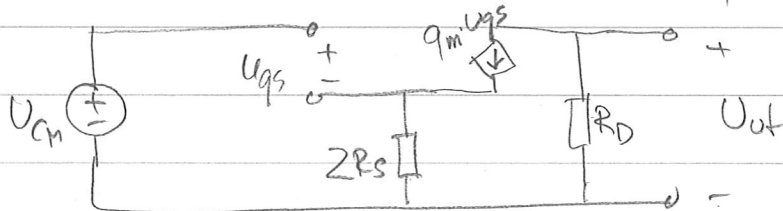
/forts



/Ports (4)

Högra delen av kretsen, småsignalschema

Notera kompensering för strömändring genom  $T_1$ :  $R_S \rightarrow 2R_S$



$$\left. \begin{aligned} U_{out} &= -g_m U_{GS} \cdot R_D \\ U_{CM} &= U_{GS} + g_m U_{GS} \cdot 2R_S \end{aligned} \right\} A_{CM} = \frac{U_{out}}{U_{CM}} = -\frac{g_m R_D}{1 + g_m \cdot 2R_S}$$

$$CMRR = \left| \frac{A_{DM}}{A_{CM}} \right| = \frac{g_m R_D}{2} \cdot \frac{(1 + g_m \cdot 2R_S)}{g_m \cdot R_D} =$$

$$= \frac{1 + g_m \cdot 2R_S}{2} = \frac{1 + 4 \cdot 2 \cdot 18}{2} = 72,5$$

$$CMRR = 72,5 \hat{=} 37,2 \text{ dB}$$

Notera: □ Övriga transistorparametrar försummas.

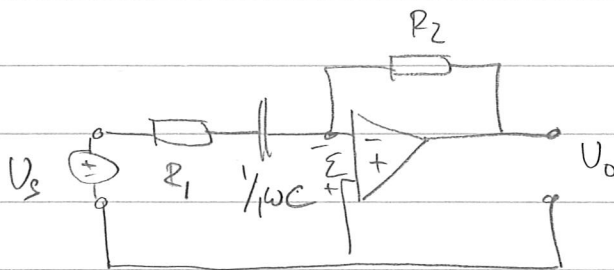
□ Transistorerna antas vara i sitt  
ström område

5.

 $j\omega$ -transformera

$$C = 1.0 \mu\text{F}$$

$$\omega_0 = 500 \text{ rad/s}$$



Ideal op. först }  $i_{op} = 0$   
 Neg. återkoppl. }  $\varepsilon = 0$

$$\text{KCL: } \frac{U_s}{R_1 + \frac{1}{j\omega C}} + \frac{U_o}{R_2} = 0$$

$$\frac{U_o}{U_s} = - \frac{R_2}{R_1 + \frac{1}{j\omega C}} = - \frac{R_2}{R_1} \cdot \frac{1}{1 + \frac{1}{j\omega R_1 C}} = \left\{ \omega_u = \frac{1}{R_1 C} \right\} =$$

$$= - \frac{R_2}{R_1} \cdot \frac{1}{1 + \frac{\omega_u}{j\omega}} = - \frac{R_2}{R_1} \cdot \frac{j\omega}{j\omega + \omega_u} = H(j\omega)$$

$$|H(j\omega)| = \frac{R_2}{R_1} \cdot \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_u}{\omega}\right)^2}} \rightarrow \frac{R_2}{R_1} \text{ d\AA } \omega \rightarrow \infty$$

$$\frac{R_2}{R_1} \hat{=} 34 \text{ dB eller } 50.1 \text{ ggr}$$

Undre brytvinkelfrekvens n\AA r  $|H(j\omega)| = \frac{|H(j\omega)|_{\max}}{\sqrt{2}}$

Allt\AA d\AA  $\omega = \omega_u$  som \AA r  $\omega_0$  i  
 Bode diagrammet

$$\omega_0 = \frac{1}{R_1 C} \Rightarrow R_1 = \frac{1}{\omega_0 C} = \frac{1}{500 \cdot 10^{-6}} = 2000 \text{ } \Omega$$

$$R_2 = 50.1 \cdot R_1 = 100 \text{ k}\Omega$$

Svar:  $R_1 = 2.0 \text{ k}\Omega$  ;  $R_2 = 100 \text{ k}\Omega$

6.

$$F = \frac{F_0}{(1+s/\omega_1)(1+s/\omega_2)}$$

$$\omega_1 = 3 \cdot 10^6 \text{ r/s}$$

$$\omega_2 = 5 \cdot 10^6 \text{ r/s}$$

$$F_{\text{tot}} = \frac{F}{1+\beta F} = \frac{1}{\frac{1}{F} + \beta} = \frac{F_0}{(1+s/\omega_1)(1+s/\omega_2) + \beta F_0}$$

$$= \frac{F_0}{1 + \beta F_0 + s\left(\frac{1}{\omega_1} + \frac{1}{\omega_2}\right) + \frac{s^2}{\omega_1 \omega_2}}$$

$$= \frac{F_0 \omega_1 \omega_2}{s^2 + s(\omega_1 + \omega_2) + (1 + \beta F_0) \omega_1 \omega_2}$$

Poles:  $s_{1,2} = -\frac{(\omega_1 + \omega_2)}{2} \pm \sqrt{\frac{(\omega_1 + \omega_2)^2}{4} - (1 + \beta F_0) \omega_1 \omega_2}$

= 0

min stigtid  
ej översträng i stegsvart

$$F_{\text{tot}} = \frac{F_0 \omega_1 \omega_2}{\left(s + \frac{\omega_1 + \omega_2}{2}\right)^2} = \frac{F_0 \omega_1 \omega_2}{(s + \omega_0^*)^2}$$

$$a) \omega_{\text{ötot}} = \omega_0^* \sqrt{2^{1/n} - 1} = \left\{ n=2 \right\} = \frac{\omega_1 + \omega_2}{2} \sqrt{2^{1/2} - 1} =$$

$$= 2,57 \cdot 10^6 \text{ r/s}$$

$$b) t_{r\text{tot}} \approx \frac{2,2}{\omega_{\text{ötot}}} = \dots = 0,27 \mu\text{s}$$

$$c) \max |F_{\text{tot}}| = |F_{\text{tot}}|_{\substack{s=j\omega \\ \omega \rightarrow 0}} = \left| \frac{F_0 \omega_1 \omega_2 \cdot 4}{(\omega_1 + \omega_2)^2} \right| = \underline{\underline{75}} \text{ qqr}$$