

Tentamen

ess115 Elektriska Nät och System, F2

Examinator: Ants R. Silberberg

24 augusti 2005 kl. 08.30-12.30 sal V

- Förfrågningar: Ants Silberberg, tel. 1808
Lösningar: Anslås torsdagen den 25 augusti på institutionens anslagstavla, plan 5.
Resultat: Anslås tisdagen den 6 september kl. 15 på institutionens anslagstavla, plan 5.
Granskning: 1: Onsdagen den 7 sept. kl. 12.30 - 13.30 , rum 5430.
2: Torsdagen den 8 sept. kl. 13.00 - 14.00 , rum 5430.
Bedömning: En korrekt och välmotiverad lösning med ett tydligt angivet svar ger full poäng.

Hjälpmedel

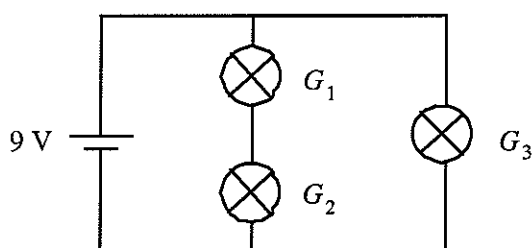
- Typgodkänd miniräknare
- Beta Mathematics Handbook
- Physics Handbook
- Sammanfattning Kretselektronik (A4-häfte)

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

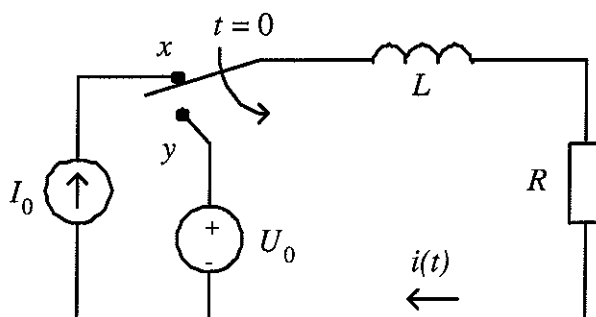
OBS! Skriv namn och personnummer på varje sida. Lycka till!

1. Tre glödlampor G_1 , G_2 och G_3 är kopplade till ett 9 V batteri enligt kretsen i figur 1 nedan. Effektutvecklingen i varje glödlampa är olika och är 15 W för G_1 , 10 W för G_2 och 20 W för G_3 . Antag att en glödlampa elektriskt sett uppför sig som en resistans. Beräkna
- den ström som batteriet levererar
 - strömmen genom varje glödlampa
 - den ekvivalenta resistansen hos glödlampa G_2



Figur 1: Krets med tre glödlampor

2. Brytaren i kretsen i figur 2 har varit i position x under en mycket lång tid. Vid tidpunkten $t = 0$ flyttas brytaren mycket snabbt från position x till position y . Beräkna strömmen $i(t)$ för $t = L/R$ samt då $t \rightarrow \infty$. Vad krävs för att $i(t)|_{t=0} < i(t)|_{t=\infty}$? Spänningen U_0 är konstant liksom strömmen I_0 .

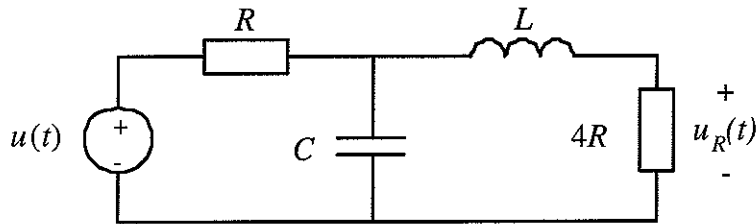


Figur 2: RL-krets

3. Betrakta växelströmsnätet i figur 3 nedan och beräkna spänningen $u_R(t)$. Antag sinusformat stationärtillstånd.

$$u(t) = 5.0 \cos(\omega t) \text{ V} \quad R = 20.0 \ \Omega \quad C = 0.20 \ \mu\text{F}$$

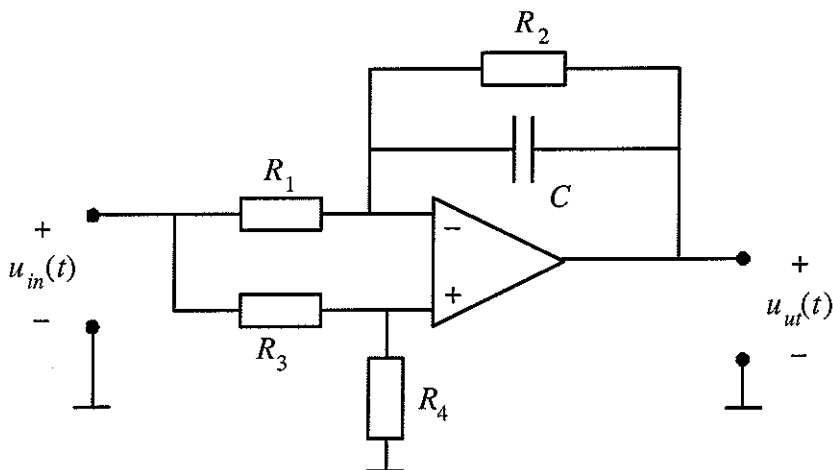
$$\omega = 1.0 \cdot 10^5 \text{ rad/s} \quad L = 0.40 \text{ mH}$$



Figur 3: Växelströmsnät

4. En generell första ordningens förstärkare visas i figur 4.
- Beräkna förstärkarens överföringsfunktion $H(s)$.
 - Vilket villkor måste vara uppfyllt för att förstärkaren skall realisera ett högpasfilter?
 - Vilket villkor måste vara uppfyllt för att förstärkaren skall realisera ett lågpasfilter?

Antag ideal operationsförstärkare.



Figur 4: Förstärkare

5. Beräkna förstärkningen $\frac{u_{ut}}{u_i}$ i transistorkretsen i figur 5 nedan. Beräkna även förstärkarens inimpedans Z_{in} som den är markerad i figuren. För transistorn gäller: $h_{ie}=1.0 \text{ k}\Omega$ och $h_{fe}=200$. Övriga transistorparametrar kan försummas. Vid aktuella signalfrekvenser är dessutom $\frac{1}{\omega C} \approx 0$.

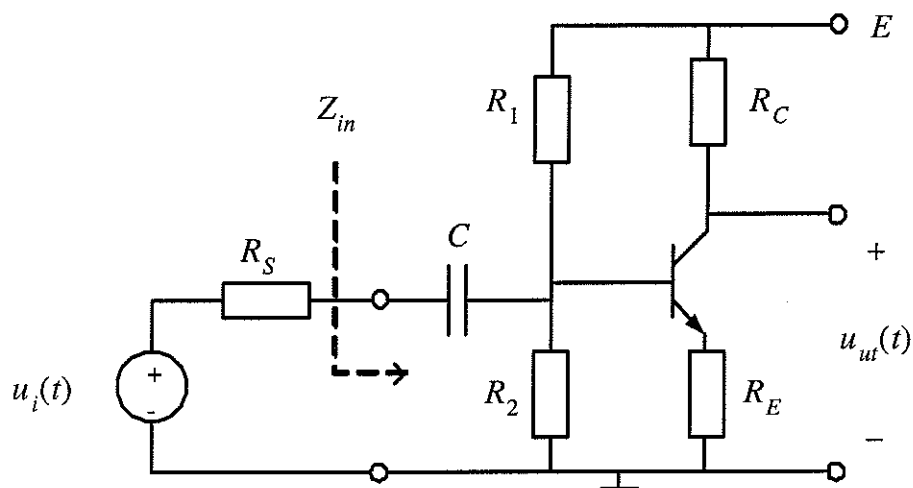
$$R_S = 50 \Omega$$

$$R_1 = 15 \text{ k}\Omega$$

$$R_2 = 3.3 \text{ k}\Omega$$

$$R_C = 2.2 \text{ k}\Omega$$

$$R_E = 220 \Omega$$



Figur 5: Transistorförstärkare

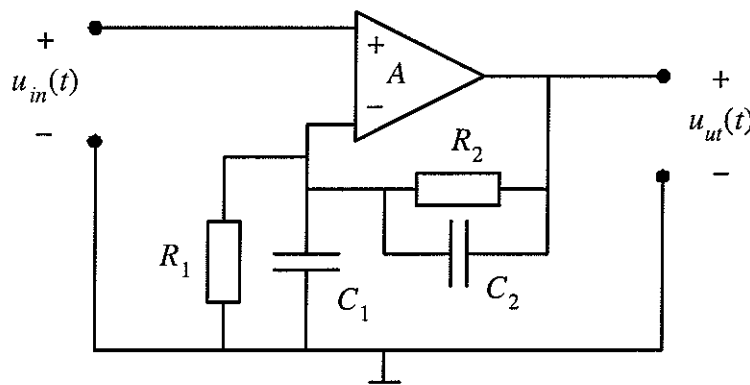
6. En förstärkare A återkopplas enligt figur 6. Beräkna R_1 och C_1 så att den totala förstärkningen $\frac{u_{ut}}{u_{in}}$ vid låga frekvenser blir 100 ggr samt att den återkopplade förstärkaren blir stabil med en fasmarginal på 45° . För förstärkaren A gäller att:

$$A = \frac{10^4}{\left(1 + \frac{s}{10^3}\right)^2}$$

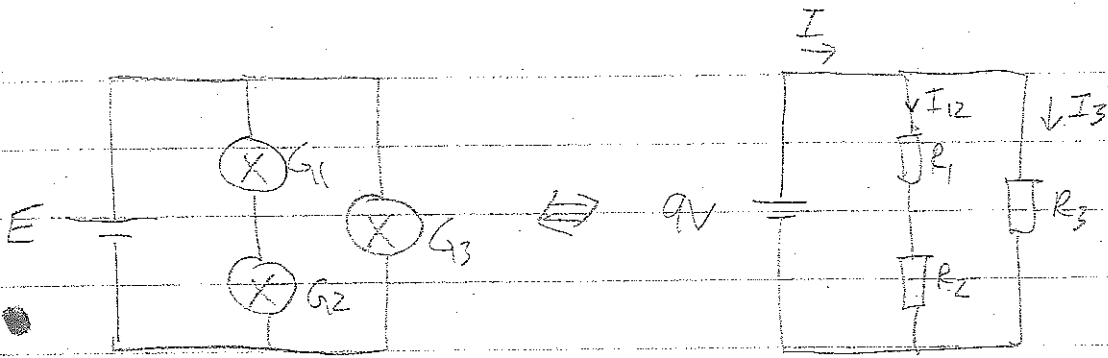
$$Z_{in} = \infty$$

$$Z_{ut} = 0$$

För övrigt är $R_2 = 100 \text{ k}\Omega$, $C_1 < C_2 = 10 \text{ nF}$.



Figur 6: Återkopplad förstärkare



$$I = I_{12} + I_3$$

Total förbrukad effekt $15 + 10 + 20 = 45 \text{ W}$

Denna effekt anges (levereras) av batteriet

$$P = 9 \cdot I = 45 \Rightarrow I = \frac{45}{9} = 5 \text{ A}$$

$$\text{Effekt i } R_3: P_3 = 9 \cdot I_3 = 20 \text{ W}$$

$$\Rightarrow I_3 = \frac{20}{9} \text{ A}$$

$$I_{12} = I - I_3 = 5 - \frac{20}{9} = \frac{45 - 20}{9} = \frac{25}{9} \text{ A}$$

$$\text{Effekt i } R_2: P_2 = R_2 \cdot (I_{12})^2 = 10 \text{ W}$$

$$R_2 = \frac{P_2}{(I_{12})^2} = \frac{10}{\left(\frac{25}{9}\right)^2} = \frac{10 \cdot 81}{25 \cdot 25} = \frac{162}{125} \approx 1,3 \Omega$$

Svar: a) $I = 5 \text{ A}$

b) $I_{12} = \frac{25}{9} \approx 2,78 \text{ A}$ (G_1 och G_2)

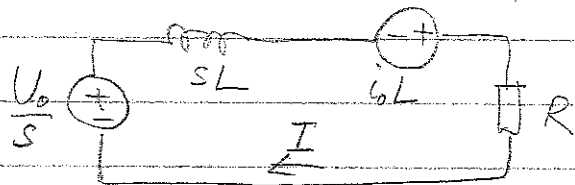
$I_3 = \frac{20}{9} \approx 2,22 \text{ A}$ (G_3)

c) $R_2 \approx 1,3 \Omega$

Låt lösning hänga kvar!
 Låt lösning hänga kvar!
 Låt lösning hänga kvar!

2. $t < 0$ Beg. ström genom induktansen $i_0 = I_0$

$t \geq 0$ Laplaceansf. nätet



KVL: $-\frac{U_0}{s} + I sL - i_0 L + IR = 0$

$$I = \frac{\frac{U_0}{s} + i_0 L}{R + sL} = U_0 \left[\frac{1}{s} \cdot \frac{1}{R + sL} \right] + \frac{i_0 L}{R + sL}$$

PBU:

$$\frac{1}{s} \cdot \frac{1}{R + sL} = \frac{A}{s} + \frac{B}{R + sL} = \begin{cases} A = \frac{1}{R} \\ B = -\frac{L}{R} \end{cases} = \frac{1}{R} \cdot \frac{1}{s} - \frac{L}{R} \cdot \frac{1}{R + sL}$$

och $I(s) = \frac{U_0}{R} \cdot \frac{1}{s} - \frac{U_0 L}{R} \cdot \frac{1}{R + sL} + \frac{i_0 L}{R + sL} = \left\{ i_0 = I_0 \right\} =$

$$= \frac{U_0}{R} \cdot \frac{1}{s} + \left(I_0 - \frac{U_0}{R} \right) \cdot \frac{1}{s + \frac{R}{L}}$$

$$i(t) = \mathcal{L}^{-1} \{ I(s) \} = \left[\frac{U_0}{R} + \left(I_0 - \frac{U_0}{R} \right) e^{-\frac{R}{L} t} \right] u(t) \quad \text{A}$$

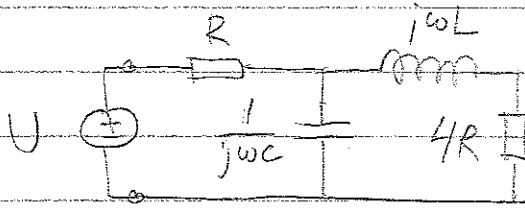
$$i(t) \Big|_{t=0} = I_0$$

$$i(t) \Big|_{t=\frac{L}{R}} = \frac{U_0}{R} + \left(I_0 - \frac{U_0}{R} \right) \frac{1}{e} \quad \text{A}$$

$$i(t) \Big|_{t \rightarrow \infty} = \frac{U_0}{R}$$

$$i(t) \Big|_{t=0} < i(t) \Big|_{t=\infty} \quad \text{om} \quad I_0 < \frac{U_0}{R}$$

3. $j\omega$ -transformerat nät



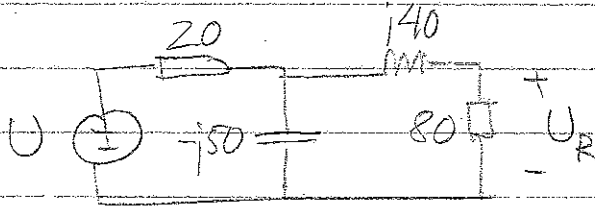
$$u(t) = 5,0 \cos(\omega t)$$

$$U = 5/0^\circ, \quad \omega = 10^5 \text{ 1/s}$$

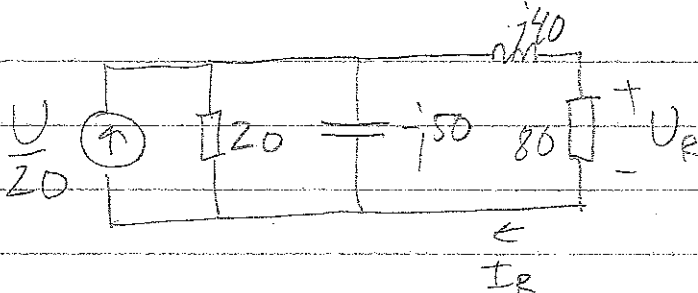
$$R = 200 \text{ }\Omega$$

$$L = 0,40 \text{ mH} \Rightarrow \omega L = 40$$

$$C = 0,20 \text{ }\mu\text{F} \Rightarrow 1/\omega C = 50$$



Thevenin \rightarrow Norton



Strömdelning (med admittanser)

$$I_R = \frac{U}{20} \cdot \frac{1}{\frac{1}{20} + \frac{1}{j50} + \frac{1}{80+j40}} = \frac{U}{20} \cdot \frac{1}{(80+j40)\left(\frac{1}{20} - \frac{1}{j50}\right) + 1}$$

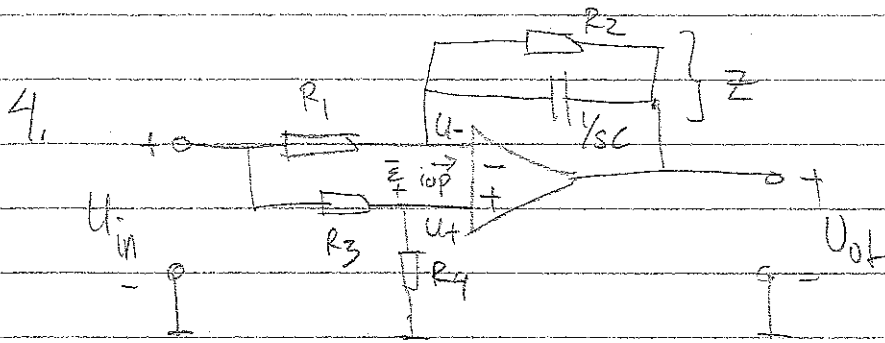
$$= \frac{U}{20} \cdot \frac{1}{\left(4 + j\frac{8}{5} + j2 - \frac{4}{5} + 1\right)} = \frac{U}{20} \cdot \frac{1}{\left(\frac{21}{5} + j\frac{18}{5}\right)}$$

$$= \frac{U}{4} \cdot \frac{1}{(21+j18)} \quad \{U=5\}$$

$$U_R = I_R \cdot 4R = \frac{5 \cdot 80}{4} \cdot \frac{1}{(21+j18)} \approx 3,61 \angle -40,6^\circ$$

$27,66 \angle 40,6^\circ$

$$\Rightarrow u_R(t) = 3,61 \cos(\omega t - 40,6^\circ) \text{ V} \quad \{\omega = 10 \cdot 10^5 \text{ 1/s}\}$$



Ideal Op.verst

$$i_{op} = 0$$

$$\text{Neg. glück.} \Rightarrow \epsilon = 0$$

$$Z = R_2 \parallel \frac{1}{sC} =$$

$$= \frac{R_2 \frac{1}{sC}}{R_2 + \frac{1}{sC}} =$$

$$= \frac{R_2}{1 + sR_2C}$$

$$U_+ = U_- \quad \text{by } \epsilon = 0$$

$$U_+ = U_{in} \frac{R_4}{R_3 + R_4} = U_-$$

$$\frac{U_{in} - U_-}{R_1} + \frac{U_{out} - U_-}{Z} = 0 \Rightarrow \frac{U_{out}}{Z} = -\frac{U_{in}}{R_1} + U_- \left(\frac{1}{Z} + \frac{1}{R_1} \right)$$

$$\frac{U_{out}}{Z} = -\frac{U_{in}}{R_1} + U_{in} \left[\frac{R_4}{R_3 + R_4} \left(\frac{1}{Z} + \frac{1}{R_1} \right) \right]$$

a/

$$\frac{U_{out}}{U_{in}} = -\frac{Z}{R_1} + \frac{R_4}{R_3 + R_4} \left(1 + \frac{Z}{R_1} \right) = -\frac{Z}{R_1} \left(1 - \frac{R_4}{R_3 + R_4} \right) + \frac{R_4}{R_3 + R_4}$$

$$= -\frac{Z}{R_1} \frac{R_3}{R_3 + R_4} + \frac{R_4}{R_3 + R_4} = \frac{R_4}{R_3 + R_4} \left(1 - \frac{ZR_3}{R_1 R_4} \right) =$$

$$= \frac{R_4}{R_3 + R_4} \left(1 - \frac{R_3}{R_1 R_4} \left(\frac{R_2}{1 + sR_2C} \right) \right) =$$

$$= \frac{R_4}{R_3 + R_4} \left[\frac{R_1 R_4 (1 + sR_2C) - R_2 R_3}{R_1 R_4 (1 + sR_2C)} \right] =$$

$$= \frac{R_4}{R_3 + R_4} \cdot \frac{1 + sR_2C - \frac{R_2 R_3}{R_1 R_4}}{1 + sR_2C} = H(s)$$

1. Part 4

ess 115
050824

b) Högpass filter Täljarpolynom $a+bs$
med $a=0$
(endast 's' term)

$$1 - \frac{R_2 R_3}{R_1 R_4} = 0$$

Svar: $R_1 R_4 = R_2 R_3$

$$\Rightarrow H(s) = \frac{R_4}{R_3 + R_4} \cdot \frac{s R_2 C}{1 + s R_2 C} = \frac{R_4}{R_3 + R_4} \cdot \frac{s}{s + \frac{1}{R_2 C}}$$

c) Lågpass filter: Endast konstant term i täljaren

$$H(s) = \frac{\left[\frac{R_4}{R_3 + R_4} + \frac{R_4 \cdot s R_2 C}{R_3 + R_4} - \frac{R_4 R_2 R_3}{(R_2 + R_3) R_1 R_4} \right]}{1 + s R_2 C}$$

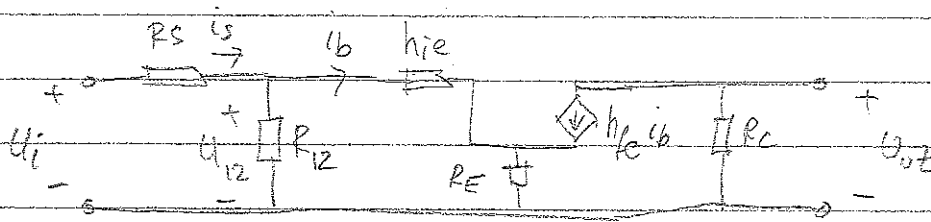
Låt $R_3 \rightarrow \infty$

$$H(s) \Big|_{R_3 \rightarrow \infty} = \frac{\frac{R_2}{R_1}}{1 + s R_2 C}$$

Svar: $R_3 \rightarrow \infty$

5. Småsignal schema

$$R_{12} = R_1 // R_2 = \frac{15 \cdot 33}{15 + 33} \approx 2,7 \text{ k}\Omega$$



$$U_{out} = -h_{fe} i_b R_C \quad (1)$$

$$U_i = R_s i_s + i_b h_{ie} + (1+h_{fe}) i_b R_E \quad (2)$$

$$(i_s - i_b) R_{12} = i_b h_{ie} + (1+h_{fe}) i_b R_E \quad (3)$$

$$(3) i_s = \frac{1}{R_{12}} [i_b h_{ie} + (1+h_{fe}) i_b R_E + i_b R_{12}]$$

$$\frac{U_{out}}{U_i} = \frac{-h_{fe} i_b R_C}{\frac{R_s}{R_{12}} [i_b (h_{ie} + (1+h_{fe}) R_E + R_{12})] + i_b [h_{ie} + (1+h_{fe}) R_E]}$$

$$= \frac{-h_{fe} R_C}{[h_{ie} + (1+h_{fe}) R_E]} \left[\frac{R_s}{R_{12}} + \frac{R_s}{h_{ie} + (1+h_{fe}) R_E} + 1 \right] \approx -9,5$$

In impedans $R_{in} = \frac{U_{12}}{i_s}$

$$U_{12} + i_b R_{12} = i_s R_{12}$$

$$U_{12} = (i_s - i_b) R_{12}$$

$$U_{12} + \frac{U_{12} \cdot R_{12}}{h_{ie} + (1+h_{fe}) R_E} = i_s R_{12}$$

$$U_{12} = i_b [h_{ie} + (1+h_{fe}) R_E]$$

$$\frac{U_{12}}{i_s} = \frac{R_{12}}{1 + \frac{R_{12}}{h_{ie} + (1+h_{fe}) R_E}}$$

$$i_b = \frac{U_{12}}{h_{ie} + (1+h_{fe}) R_E}$$

$$= \frac{2,7 \cdot 10^3}{1 + \frac{2,7 \cdot 10^3}{11^2 + 201 \cdot 220}} \approx 2,5 \cdot 10^3 \Omega$$

6. Vid låga frekvenser : $s = j\omega \mid \omega \rightarrow 0$

$\rightarrow A(j\omega) \rightarrow 10^4$

$\frac{1}{j\omega C} \rightarrow 0$ ("avbrött")

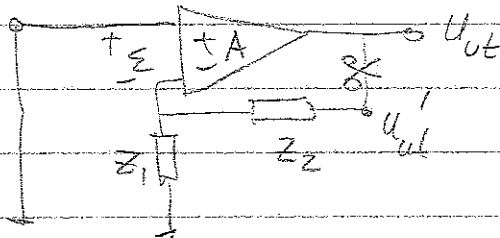
$A = \frac{10^4}{\left(1 + \frac{s}{10^3}\right)^2}$

$\varepsilon \approx 0$

$U_{in} = U_{ut} \frac{R_1}{R_1 + R_2} ; \frac{U_{ut}}{U_{in}} = 1 + \frac{R_2}{R_1} = 100$

$R_1 = \frac{R_2}{99} = \frac{100}{99} = 1,01 \text{ k}\Omega$

Beräkna slingförst (bryt upp vid utgång, nollst. ober. källa, $U_{in} = 0$)



$Z_1 = R_1 \parallel \frac{1}{sC_1} = \frac{R_1}{1 + sR_1C_1}$

$Z_2 = R_2 \parallel \frac{1}{sC_2} = \frac{R_2}{1 + sR_2C_2}$

$$\begin{cases} U_{ut} = \varepsilon \cdot A \\ -\varepsilon = U_{ut}' \frac{Z_1}{Z_1 + Z_2} \end{cases} ; T = \frac{U_{ut}}{U_{ut}'} = -A \frac{Z_1}{Z_1 + Z_2} = -\beta F$$

$$\beta F = A \frac{\frac{R_1}{1 + sR_1C_1}}{\frac{R_1}{1 + sR_1C_1} + \frac{R_2}{1 + sR_2C_2}} = A \frac{R_1(1 + sR_2C_2)}{R_1(1 + sR_2C_2) + R_2(1 + sR_1C_1)}$$

$$= A \frac{1 + sR_2C_2}{1 + sR_2C_2 + \frac{R_2}{R_1} + sR_2C_1} = A \frac{1 + sR_2C_2}{1 + \frac{R_2}{R_1} + sR_2(C_1 + C_2)}$$

$$= A \frac{R_1}{R_1 + R_2} \cdot \frac{1 + sR_2C_2}{1 + s \frac{R_1R_2}{R_1 + R_2} (C_1 + C_2)} = \begin{cases} \omega_2 = \frac{1}{R_2C_2} \\ \omega_{12} = \frac{R_1 + R_2}{R_1R_2(C_1 + C_2)} \end{cases}$$

$$= \frac{10^4 R_1}{R_1 + R_2} \cdot \frac{1 + \frac{s}{\omega_2}}{\left(1 + \frac{s}{10^4}\right)^2 \left(1 + \frac{s}{\omega_{12}}\right)}$$

förk 6 $\omega_2 = \frac{1}{R_2 C_2} = \frac{1}{10^5 \cdot 10 \cdot 10^{-9}} = 10^3$

Nollst. och en pol för utvarandra

Vi har $\beta F = \frac{10^4 R_1}{R_1 + R_2} \cdot \frac{1}{(1 + \frac{s}{\omega_0})(1 + \frac{s}{\omega_{12}})}$

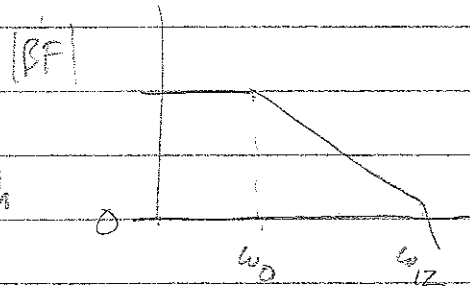
$\omega_0 = 10^3 = \frac{1}{R_2 C_2}$

$\omega_{12} = \frac{R_1 + R_2}{R_1 R_2 (C_1 + C_2)} \approx \frac{100}{R_2 (C_1 + C_2)} > \frac{100}{R_2 \cdot C_2} = 100\omega_0$

Polema är väl separerade

45° fasmargin

$|\beta F|_{\omega = \omega_{12}} = 45^\circ$ {uppfyllt} och



$|\beta F|_{\omega = \omega_{12}} = 1$

$1 = \frac{10^4 R_1}{R_1 + R_2} \cdot \frac{1}{\sqrt{1 + (\frac{\omega_{12}}{\omega_0})^2} \sqrt{1 + (\frac{\omega_{12}}{\omega_{12}})^2}} = \frac{10^4 \cdot 101}{(101 + 100)} \cdot \frac{\omega_0}{\omega_{12} \sqrt{2}}$

$\omega_{12} = \frac{10^4 \cdot 101 \cdot 10^3}{101 \cdot 1 \cdot \sqrt{2}} \approx 70.64 \cdot 10^3$

$C_1 + C_2 = \frac{R_1 + R_2}{R_1 R_2 \omega_{12}}$

$C_1 = \frac{R_1 + R_2}{R_1 R_2 \omega_{12}} - C_2 = 4.2 \text{ nF}$