

Tentamen

ess116 Elektriska Nät och System, F2

Examinator: Ants R. Silberberg

14 januari 2019 kl. 14.00-18.00 sal: M

Förfrågningar: Ants Silberberg, tel. 1808
Resultat: Rapporteras in i Ladok
Granskning: Onsdag 30 januari 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)

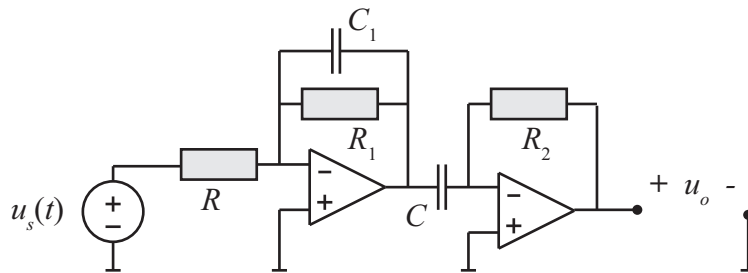
Betygsgränser (6 uppgifter om vardera 3 poäng).

<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. Den drivs med en sinusformad spänningskälla. Beräkna utspänningen $u_o(t)$. Antag sinusformat stationärtillstånd samt ideala operationsförstärkare.

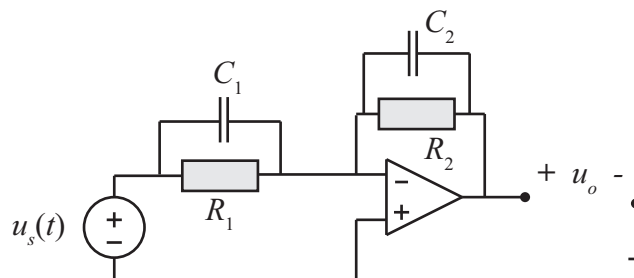
$$\begin{aligned} R &= 10 \text{ k}\Omega & C_1 &= 0.10 \text{ }\mu\text{F} \\ R_1 &= 20 \text{ k}\Omega & C &= 0.20 \text{ }\mu\text{F} \\ R_2 &= 40 \text{ k}\Omega & u_s(t) &= 500 \cos(1000t) \text{ mV} \end{aligned}$$



Figur 1: Operationsförstärkarkrets

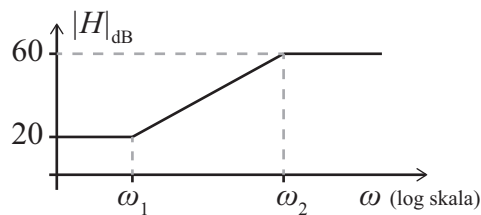
2. Studera kretsen i figur 2. Den utgör en förstärkare med ett frekvenssvar som visas som ett asymptotiskt amplituddiagram¹ (Bode) i figur 3. Beräkna värdet på komponenterna R_2 , C_1 och C_2 . Antag ideal operationsförstärkare.

$$R_1 = 1.0 \text{ k}\Omega \quad \omega_1 = 1.0 \cdot 10^3 \text{ rad/s}$$



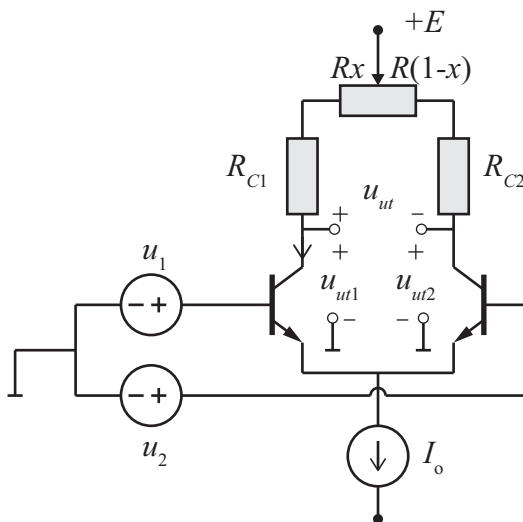
Figur 2: Operationsförstärkarkrets

¹ $X_{dB} = 20 \cdot \log(X)$



Figur 3: Asymptotiskt Bodediagram

3. För att kunna offsetjustera en differentia förstärkare införs en potentiometer R vid den positiva matningsspänningen enligt figur 4. Man önskar alltså att $u_{ut} = 0$ då $u_1 = u_2 = 0$. Genom att justera mittuttagets läge på potentiometern kan kollektorresistansen till de bägge grenarna i kretsen varieras så att bidraget till ena halvan blir Rx och till den andra $R(1-x)$. Potentiometerns totala resistans är $R = 1.0 \text{ k}\Omega$ och $0 < x < 1$. Vilket värde krävs på x för att offsetjustera kretsen om resistanerna R_{C1} och R_{C2} avviker ifrån sina nominella värden på $5.0 \text{ k}\Omega$. R_{C1} har ökat med 4% och R_{C2} har minskat med 4% . Antag lika transistorer. $I_o = 1.0 \text{ mA}$.

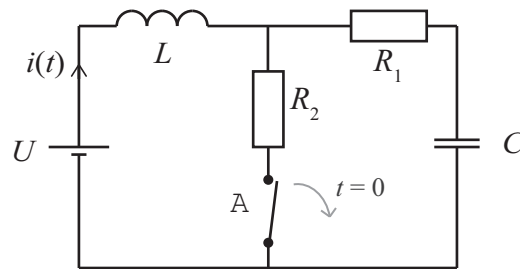


Figur 4: Differentia förstärkare

4. Brytaren A i kretsen som visas i figur 5 har varit sluten under lång tid. Vid tidpunkten $t = 0$ öppnas brytaren hastigt. Beräkna strömmen $i(t)$.

$$R_1 = 2.0 \, \Omega \qquad R_2 = 5.0 \, \Omega \qquad U = 10 \, \text{V}$$

$$C = \frac{1}{5} \, \text{F} \qquad L = 1.0 \, \text{H}$$

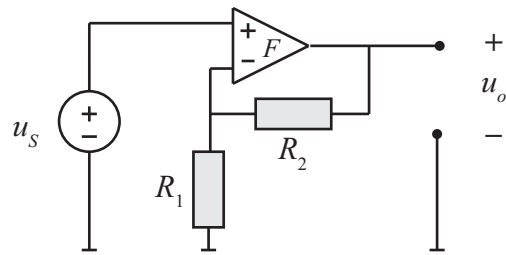


Figur 5: RLC -krets

5. En förstärkare F återkopplas med R_1 och R_2 enligt figur 6. Förstärkaren F har ett frekvensberoende enligt överföringsfunktionen $F(s)$. I övrigt har F ideala egenskaper ($R_i = \infty$ och $R_o = 0$).
- Beräkna den återkopplade förstärkarens maximala förstärkning (u_o/u_s) och den övre brytvinkelfrekvens om $F_o = 10^4$.
 - Beräkna den återkopplade förstärkarens maximala förstärkning (u_o/u_s) om F_o minskas till $F_o = 10^3$.

$$R_1 = 1.0 \, \text{k}\Omega \qquad R_2 = 9.0 \, \text{k}\Omega$$

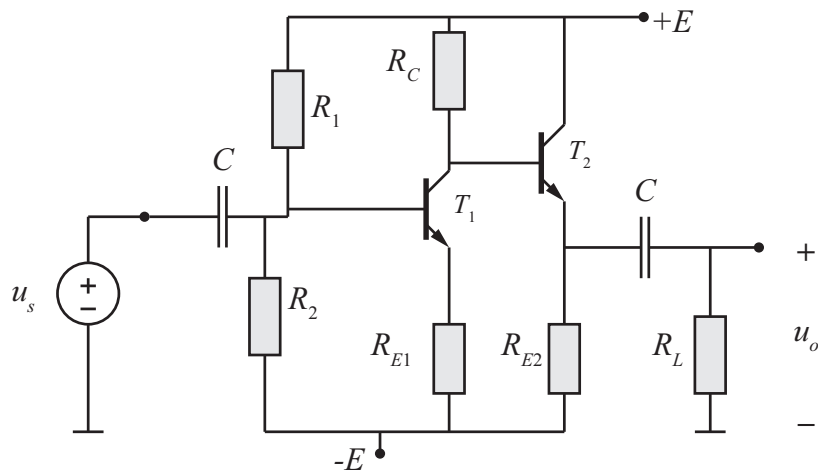
$$F(s) = \frac{F_o}{1 + s/\omega_o} \qquad \omega_o = 2\pi \cdot 100 \, \text{rad/s}$$



Figur 6: Återkopplad förstärkare

6. Beräkna förstärkningen u_o/u_s och inresistansen i transistorkretsen som visas i figur 7. Transistorerna T_1 och T_2 antas vara i sina aktiva områden. $Z_C = 1/(\omega C) \approx 0$ vid aktuella signalfrekvenser.

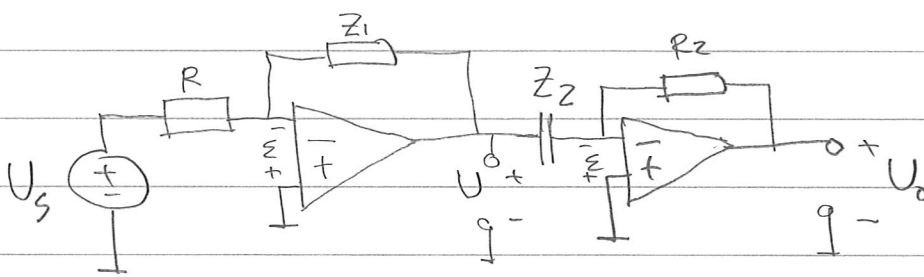
$$\begin{array}{lll} R_1 = 70 \text{ k}\Omega & R_{E1} = 0.20 \text{ k}\Omega & R_C = 5.0 \text{ k}\Omega \\ R_2 = 6.0 \text{ k}\Omega & R_{E2} = 1.5 \text{ k}\Omega & R_L = 10 \text{ k}\Omega \quad E = 5.0 \text{ V} \end{array}$$



Figur 7: Transistorkrets

$$\begin{array}{lll} T_1 : & h_{fe} = 125 & h_{ie1} = 8.93 \text{ k}\Omega \\ T_2 : & h_{fe} = 125 & h_{ie2} = 674 \text{ }\Omega \end{array}$$

Övriga transistorparametrar kan försummas.

1, $j\omega$ -metoden

Ideala Op } $\Rightarrow \Sigma = 0$
 Neg. återk. } i_{op}

$$U_s = 0,5 / 0^\circ \text{ V}$$

$$\omega = 10^3$$

KCL vid 'minus' ingång

$$\frac{U_s}{R} + \frac{U}{Z_1} = 0 \Rightarrow \frac{U}{U_s} = -\frac{Z_1}{R}$$

$$Z_1 = \frac{\frac{1}{j\omega C_1} \cdot R_1}{\frac{1}{j\omega C_1} + R_1} = \frac{R_1}{1 + j\omega R_1 C_1}$$

$$\frac{U_0}{R_2} + \frac{U}{Z_2} = 0 \quad \frac{U_0}{U} = -\frac{R_2}{Z_2} \quad ; \quad Z_2 = \frac{1}{j\omega C} \Rightarrow \frac{U_0}{U} = j\omega R_2 C$$

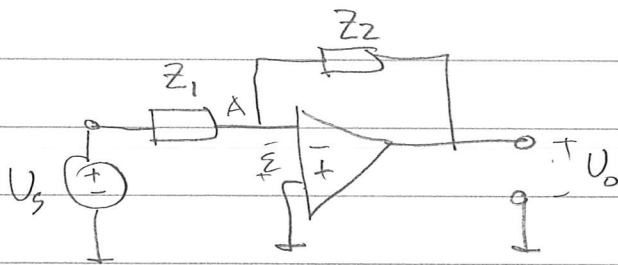
$$\frac{U_0}{U_s} = \frac{U_0}{U} \cdot \frac{U}{U_s} = -\frac{R_2}{Z_2} \cdot \left(-\frac{Z_1}{R} \right) = \frac{R_2}{R} \cdot \frac{R_1 (j\omega C)}{1 + j\omega R_1 C_1}$$

Numeriskt: $\frac{U_0}{U_s} = 4 \cdot \frac{j4}{1 + j2} = \frac{16 / 90^\circ}{\sqrt{5} / 63,4^\circ} = \frac{16}{\sqrt{5}} / 26,6^\circ$

$$U_0 = U_s \frac{16}{\sqrt{5}} / 26,6^\circ = 0,5 \cdot \frac{16}{\sqrt{5}} / 26,6^\circ = 3,6 / 26,6^\circ$$

Svar: $u_0(t) = 3,6 \cos(1000t + 26,6^\circ) \text{ V}$

Z₁



Ideal opförstärkt } $\Sigma = 0$
Neg. återk. } $i_{op} = 0$

$$\text{KCL}_A: \frac{U_s}{Z_1} + \frac{U_o}{Z_2} = 0$$

$$Z_1 = \frac{\frac{1}{sC_1} R_1}{\frac{1}{sC_1} + R_1} = \frac{R_1}{1 + sR_1 C_1}$$

$$Z_2 = \frac{R_2}{1 + sR_2 C_2}$$

$$\frac{U_o}{U_s} = - \frac{Z_2}{Z_1} = - \frac{R_2}{R_1} \cdot \frac{1 + sR_1 C_1}{1 + sR_2 C_2}$$

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

$$R_1 = 1.0 \text{ k}\Omega$$

Frekvenssvar $s = j\omega$

$$H(j\omega) = - \frac{R_2}{R_1} \cdot \frac{1 + j\omega R_1 C_1}{1 + j\omega R_2 C_2} \quad ; \quad |H(j\omega)|_{\omega \rightarrow 0} = \frac{R_2}{R_1}$$

$$20 \log \frac{R_2}{R_1} = 20 \Rightarrow \frac{R_2}{R_1} = 10 \Rightarrow R_2 = 10 R_1$$

$$H(j\omega) = - \frac{R_2}{R_1} \frac{j\omega R_1 C_1}{j\omega R_2 C_2} \cdot \frac{1 + \frac{1}{j\omega R_1 C_1}}{1 + \frac{1}{j\omega R_2 C_2}} \quad ; \quad |H(j\omega)|_{\omega \rightarrow \infty} = \frac{C_1}{C_2}$$

$$20 \log \frac{C_1}{C_2} = 60 \Rightarrow \frac{C_1}{C_2} = 10^3$$

$$\omega_1 = \frac{1}{R_1 C_1} \Rightarrow C_1 = \frac{1}{\omega_1 R_1} = 10^{-6} \text{ F} \Rightarrow C_2 = \frac{C_1}{10^3} = 10^{-9} \text{ F}$$

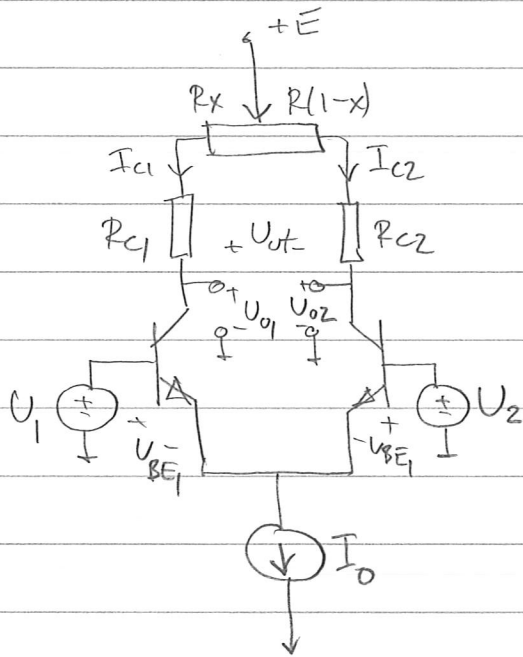
$$R_2 = 10 R_1 = 10 \text{ k}\Omega$$

$$\omega_1 = \frac{1}{R_1 C_1} = 10^3 \ll \omega_2 = \frac{1}{R_2 C_2} = 100 \omega_1$$

Väl separerade brytfrekvenser

Svar: $R_2 = 10 \text{ k}\Omega$
 $C_1 = 1.0 \mu\text{F}$
 $C_2 = 1.0 \text{ nF}$

3.



Lika transistorer

$$U_{BE1} = U_{BE2} \Rightarrow I_{C1} = I_{C2} = I_C$$

$$\text{då } U_1 = U_2 = 0$$

$$\text{Då } U_{ut} = 0 \text{ är}$$

$$U_{o1} = U_{o2}$$

$$\begin{cases} E - U_{o1} = (R_x + R_{c1}) \cdot I_C \\ E - U_{o2} = [R(1-x) + R_{c2}] I_C \end{cases}$$

$$R_x + R_{c1} = R(1-x) + R_{c2}$$

$$R_{c1} = 1,04 \cdot R_c$$

$$R_{c2} = 0,96 \cdot R_c$$

$$R_{c1} - R_{c2} = R - R_x - R_x$$

$$0,08 R_c = R(1-2x)$$

$$0,08 R_c = R - 2R_x$$

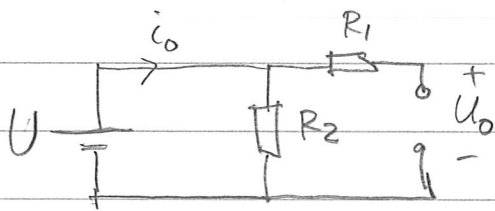
$$2R_x = R - 0,08 R_c$$

$$x = \frac{R - 0,08 R_c}{2R} = \frac{1}{2} - 0,04 \cdot \frac{R_c}{R} =$$

$$= \frac{1}{2} - 0,04 \cdot \frac{5}{1} = 0,3$$



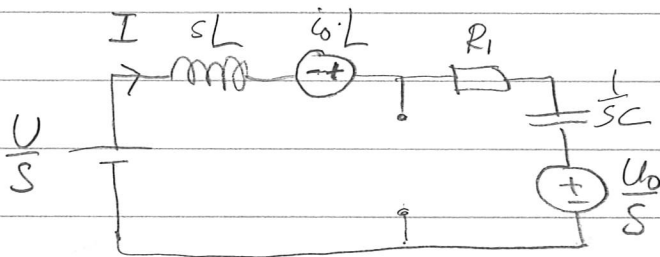
4. $t < 0$ (L: "kortslutning")
(C: "Avbrott")



Req. ström genom L: $i_0 = \frac{U}{R_2}$

Req. spänning över C: $U_0 = U$

$t \geq 0$ (Laplace transf.)



$R_1 = 2 \Omega$

$R_2 = 5 \Omega$

$U = 10V$

$C = \frac{1}{5} F$

$L = 1 H$

$i_0 = \frac{10}{5} = 2 A$

$$I = \frac{\frac{U}{s} + i_0 L - \frac{U_0}{s}}{sL + R_1 + \frac{1}{sC}} = \left\{ U = U_0 \right\} = \frac{i_0 L}{\frac{1}{s} \left(s^2 + s \frac{R_1}{L} + \frac{1}{LC} \right)} =$$

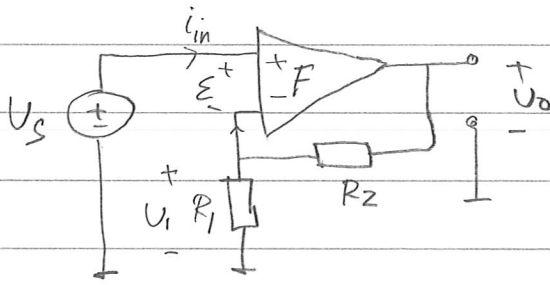
$$= \frac{s i_0}{s^2 + s \frac{R_1}{L} + \frac{1}{LC}} = \frac{2s}{s^2 + s2 + 5} = \left. \begin{array}{l} \text{komplexa rötter} \\ \text{kvadrat kompl.} \end{array} \right\} =$$

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

$$= 2 \frac{s+1}{(s+1)^2 + 2^2} - \frac{2}{(s+1)^2 + 2^2}$$

$$i(t) = \mathcal{L}^{-1} \{ I \} = e^{-t} (2 \cos(2t) - \sin(2t)) \cdot \Theta(t)$$

5.



$$R_1 = 1,0 \text{ k}\Omega$$

$$R_2 = 9,0 \text{ k}\Omega$$

$$F(s) = \frac{F_0}{1 + \frac{s}{\omega_0}}$$

$$\omega_0 = 2\pi \cdot 100 \text{ rad/s}$$

$$\begin{cases} U_s = \varepsilon + U_1 \\ U_o = \varepsilon \cdot F \\ U_1 = U_o \frac{R_1}{R_1 + R_2} \end{cases}$$

$$F; R_i = \infty \Rightarrow i_{in} = 0$$

$$R_o = 0 \Rightarrow U_o = \varepsilon \cdot F$$

$$U_s = \frac{U_o}{F} + U_o \frac{R_1}{R_1 + R_2} = U_o \left(\frac{1}{F} + \frac{R_1}{R_1 + R_2} \right) = \frac{U_o}{F} \left(1 + \frac{FR_1}{R_1 + R_2} \right)$$

$$\frac{U_o}{U_s} = \frac{F}{1 + \frac{R_1}{R_1 + R_2} F} = \left\{ \beta = \frac{R_1}{R_1 + R_2} \right\} = \frac{1}{\frac{1}{F} + \beta}$$

$$\frac{U_o}{U_s} = \frac{1}{\frac{1 + \frac{s}{\omega_0} + \beta}{F_0}} = \frac{F_0}{1 + \beta F_0 + \frac{s}{\omega_0}} = \frac{F_0}{1 + \beta F_0} \cdot \frac{1}{1 + \frac{s}{\omega_0(1 + \beta F_0)}}$$

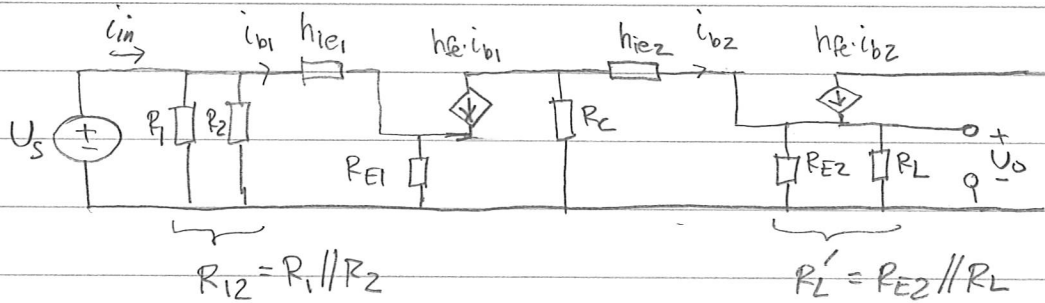
$$\beta = \frac{R_1}{R_1 + R_2} = \frac{1}{10}$$

$$a) \quad F_0 = 10^4 \quad \left. \frac{U_o}{U_s} \right|_{\max} = \left. \left\{ s=j\omega \right\} \right|_{\omega \rightarrow 0} = \frac{F_0}{1 + \beta F_0} = \frac{10^4}{1 + 10^3} = 9,99$$

$$\omega_{of} = \omega_0(1 + \beta F_0) = 2\pi \cdot 100(1 + 10^3) = 2\pi \cdot 100 \text{ k rad/s}$$

$$b) \quad F_0 = 10^3 \quad \left. \frac{U_o}{U_s} \right|_{\max} = \left. \left\{ s=j\omega \right\} \right|_{\omega \rightarrow 0} = \frac{F_0}{1 + \beta F_0} = \frac{10^3}{1 + 10^2} = 9,9$$

6. Small signal schema



$$\begin{cases} U_s = i_{b1} \cdot h_{ie1} + i_{b1} (1+h_{fe}) R_{E1} & (1) \\ (h_{fe} \cdot i_{b1} + i_{b2}) R_C + i_{b2} \cdot h_{ie2} + U_o = 0 & (2) \\ U_o = i_{b2} (1+h_{fe}) R_L' & (3) \end{cases}$$

$$(3) \quad i_{b2} = \frac{U_o}{(1+h_{fe}) \cdot R_L'}$$

$$(1) \quad i_{b1} = \frac{U_s}{h_{ie1} + (1+h_{fe}) R_{E1}}$$

$$(2) \quad U_o = -i_{b1} (h_{fe} \cdot R_C) - i_{b2} (h_{ie2} + R_C)$$

$$U_o = -\frac{U_s h_{fe} \cdot R_C}{h_{ie1} + (1+h_{fe}) R_{E1}} - \frac{U_o (h_{ie2} + R_C)}{(1+h_{fe}) R_L'}$$

$$U_o \left(1 + \frac{h_{ie2} + R_C}{(1+h_{fe}) R_L'} \right) = -U_s \frac{h_{fe} R_C}{h_{ie1} + (1+h_{fe}) R_{E1}}$$

$$\frac{U_o}{U_s} = -\frac{h_{fe} \cdot R_C}{h_{ie1} + (1+h_{fe}) R_{E1}} \cdot \frac{(1+h_{fe}) R_L'}{(1+h_{fe}) R_L' + h_{ie2} + R_C}$$

Aufgabe 6

$$R_L' = \frac{R_{E2} \cdot R_L}{R_{E2} + R_L} = \frac{1,5 \cdot 10}{1,5 + 10} = \frac{15}{11,5} \text{ k}\Omega \approx 1,30 \text{ k}\Omega$$

$$\frac{U_o}{U_s} = - \frac{125 \cdot 5}{8,93 + 126 \cdot 0,2} \cdot \frac{126 \cdot 1,3}{126 \cdot 1,3 + 0,674 + 5} =$$

$$\approx -18,3 \cdot 0,967 = -17,7 \text{ V/V}$$

Inputresistenz $R_{in} = \frac{U_s}{i_{in}}$

$$\begin{cases} U_s = (i_{in} - i_{b1}) \cdot R_{12} & (1) \\ U_s = i_{b1} \cdot h_{ie1} + i_{b1} (1 + h_{fe}) R_{E1} & (2) \end{cases}$$

$$(2): i_{b1} = \frac{U_s}{h_{ie1} + (1 + h_{fe}) R_{E1}}$$

$$R_{12} = R_1 \parallel R_2 = \frac{70 \cdot 6}{76} = 5,53 \text{ k}\Omega$$

$$(1): U_s + \frac{U_s \cdot R_{12}}{h_{ie1} + (1 + h_{fe}) R_{E1}} = i_{in} \cdot R_{12}$$

$$U_s \left(1 + \frac{R_{12}}{h_{ie1} + (1 + h_{fe}) R_{E1}} \right) = i_{in} \cdot R_{12}$$

$$R_{in} = \frac{U_s}{i_{in}} = \frac{R_{12}}{1 + \frac{R_{12}}{h_{ie1} + (1 + h_{fe}) R_{E1}}} = \frac{5,53}{1 + \frac{5,53}{8,93 + (126) \cdot 0,2}} = 4,76 \text{ k}\Omega$$