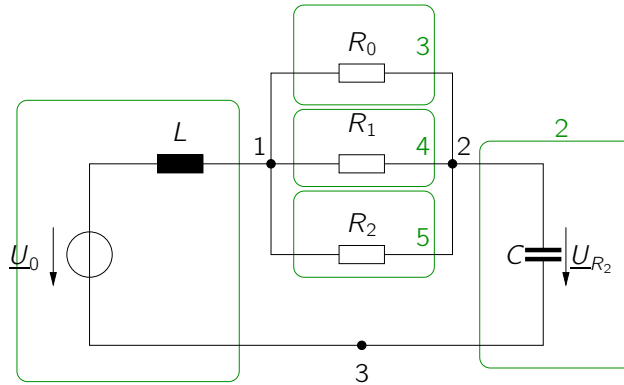
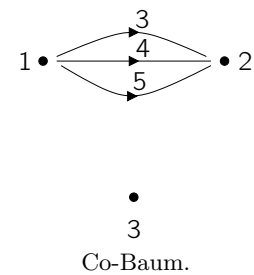
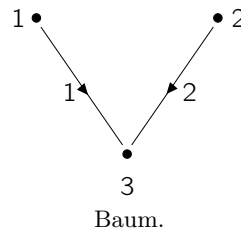
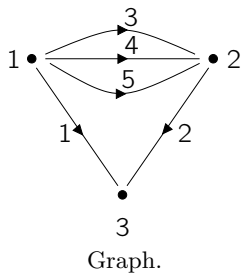


### Aufgabe 1

a) Graph, Baum und Co-Baum.



Netzwerk mit nummerierten Knoten und Zweigen.



*Hinweis:* Es gibt verschiedene Lösungsmöglichkeiten dieser Aufgabe.

b) Allgemeine Knoteninzidenzmatrix.

$$\mathbf{A}_a = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & -1 & -1 & -1 \\ -1 & -1 & 0 & 0 & 0 \end{pmatrix}$$

c) Wähle Knoten 3 als Bezugsknoten.

$$\mathbf{A} = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & -1 & -1 & -1 \end{pmatrix}$$

d) Zweigadmittanzen  $\underline{\mathbf{Y}}$ , Stromquellen  $\underline{\mathbf{I}}_g$ , Spannungsquellen  $\underline{\mathbf{U}}_g$ .

$$\underline{\mathbf{Y}} = \begin{pmatrix} \frac{1}{j\omega L} & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & j\omega C & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & \frac{1}{R_0} & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \frac{1}{R_1} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \frac{1}{R_2} \end{pmatrix}$$

$$\underline{\mathbf{I}}_g = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix} \quad \underline{\mathbf{U}}_g = \begin{pmatrix} -U_0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}$$

e) Berechnung von  $\underline{\mathbf{Y}}_n$  und  $\underline{\mathbf{I}}_{qn}$ .

$$\underline{\mathbf{Y}}_n = \mathbf{A} \underline{\mathbf{Y}} \mathbf{A}^T = \dots = \begin{pmatrix} \frac{1}{R_0} + \frac{1}{j\omega L} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_1} & -\frac{1}{R_0} - \frac{1}{R_1} - \frac{1}{R_2} \\ -\frac{1}{R_0} - \frac{1}{R_1} - \frac{1}{R_2} & \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_0} + j\omega C + \frac{1}{R_1} \end{pmatrix}$$

$$\underline{\mathbf{I}}_{qn} = \mathbf{A}(\underline{\mathbf{I}}_g - \underline{\mathbf{Y}} \underline{\mathbf{U}}_g) = \dots = \begin{pmatrix} \frac{U_0}{j\omega L} \\ 0 \end{pmatrix}$$

$$\underline{\mathbf{U}}_n = \begin{pmatrix} U_{n1} \\ U_{n2} \end{pmatrix}$$

f) Cramersche Regel

*Anmerkung:* Gemeint war die Spannung  $\underline{U}_{R_2}$  über dem Kondensator  $C$  und nicht über dem Widerstand  $R_2$  (Fehler in Aufgabenstellung).

$$\underline{U}_{R_2} = U_{n2} = \frac{\begin{vmatrix} \frac{1}{R_0} + \frac{1}{j\omega L} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_1} & \frac{U_0}{j\omega L} \\ -\frac{1}{R_0} - \frac{1}{R_1} - \frac{1}{R_2} & 0 \end{vmatrix}}{\det \underline{\mathbf{Y}}_n}$$

$$= \frac{\frac{U_0}{j\omega L} \left( \frac{1}{R_0} + \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} \right)}{\left( \frac{1}{R_0} + \frac{1}{j\omega L} + \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} \right) \left( \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_0} + j\omega C + \frac{1}{R_1} \right) - \left( \frac{1}{R_0} + \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} \right)^2}$$

## Aufgabe 2

a) Impedanz

$$\underline{Z}_1 = R_2 + \frac{1}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{j\omega L + \frac{1}{j\omega C}}}$$

b) Konstruktion der Ortskurve

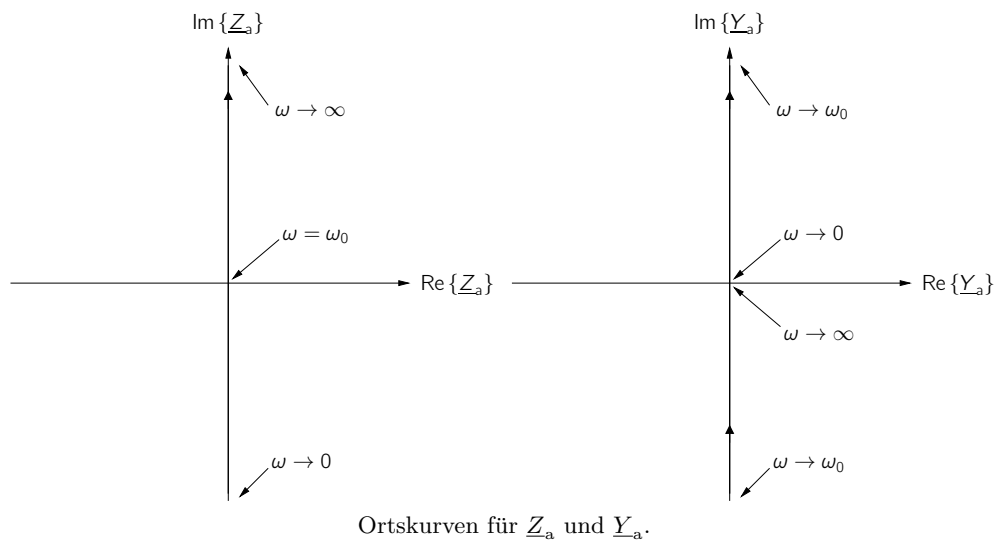
$$\underline{Z}_a = j\omega L + \frac{1}{j\omega C} = j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)$$

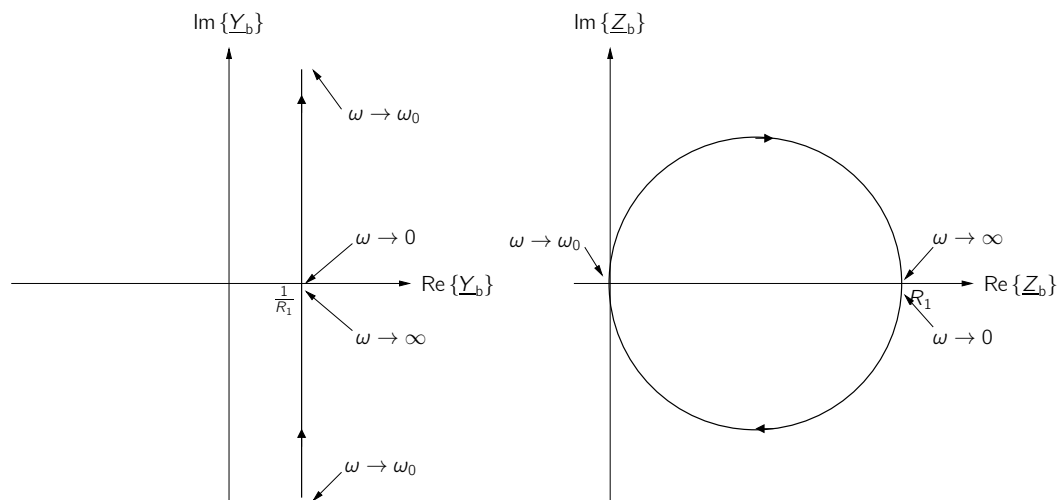
$$\underline{Y}_a = \frac{1}{\underline{Z}_a}$$

$$\underline{Y}_b = \frac{1}{R_1} + \underline{Y}_a$$

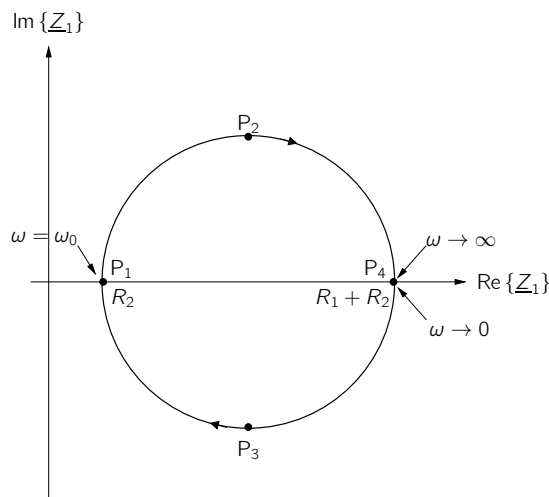
$$\underline{Z}_b = \frac{1}{\underline{Y}_b}$$

$$\underline{Z}_1 = R_2 + \underline{Z}_b$$





Ortskurven für  $\underline{Y}_b$  und  $\underline{Z}_b$ .



Ortskurve für  $\underline{Z}_1$ .

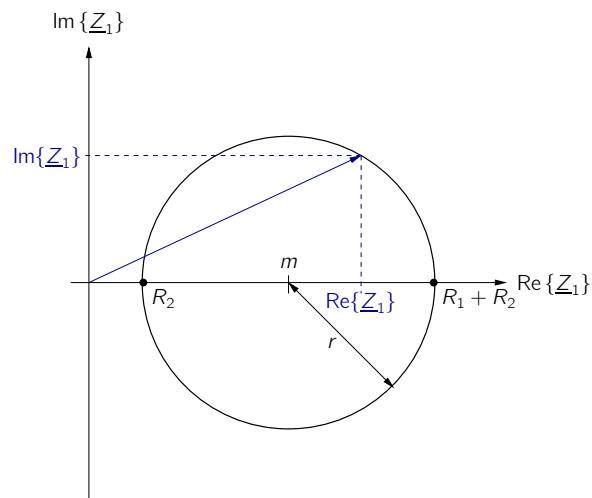
c) Charakteristische Punkte:

- $P_1$ : Minimum Realteil  $\Rightarrow \underline{Z}_1 = R_2,$
- $P_2$ : Maximum Imaginärteil  $\Rightarrow \underline{Z}_1 = R_2 + \frac{1}{2}R_1 + j\frac{1}{2}R_1,$
- $P_3$ : Minimum Imaginärteil  $\Rightarrow \underline{Z}_1 = R_2 + \frac{1}{2}R_1 - j\frac{1}{2}R_1,$
- $P_4$ : Maximum Realteil  $\Rightarrow \underline{Z}_1 = R_1 + R_2$

mit Minimum des Realteils ( $P_1$ ) bei

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}.$$

d) Funktion aufstellen



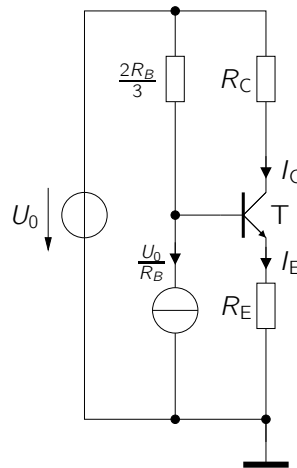
Eine Admittanz  $\underline{Z}_1$ , welche auf der Ortskurve liegt, erfüllt die Kreisgleichung

$$\begin{aligned}
 (\operatorname{Re}\{\underline{Z}_1\} - m)^2 + (\operatorname{Im}\{\underline{Z}_1\})^2 &= r^2 \\
 \left( \operatorname{Re}\{\underline{Z}_1\} - \left( R_2 + \frac{R_1}{2} \right) \right)^2 + (\operatorname{Im}\{\underline{Z}_1\})^2 &= \left( \frac{R_1}{2} \right)^2 \\
 \underbrace{(\operatorname{Im}\{\underline{Z}_1\})^2 + (\operatorname{Re}\{\underline{Z}_1\})^2}_{|\underline{Z}_1|^2} - 2 \left( R_2 + \frac{R_1}{2} \right) \operatorname{Re}\{\underline{Z}_1\} + \left( R_2 + \frac{R_1}{2} \right)^2 &= \frac{R_1^2}{4}
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 \Rightarrow |\underline{Z}_1| &= \sqrt{2 \left( R_2 + \frac{R_1}{2} \right) \operatorname{Re}\{\underline{Z}_1\} + \frac{R_1^2}{4} - \left( R_2 + \frac{R_1}{2} \right)^2} \\
 &= \sqrt{(2R_2 + R_1) \operatorname{Re}\{\underline{Z}_1\} - R_2^2 - R_2 R_1}
 \end{aligned}$$

### Aufgabe 3

a) Gleichstrom-Ersatzschaltbild.



b) Dimensionierung:

$$I_C = \frac{U_0}{3 R_C}$$

$$I_E \approx I_C, \text{ da } I_B \ll I_C$$

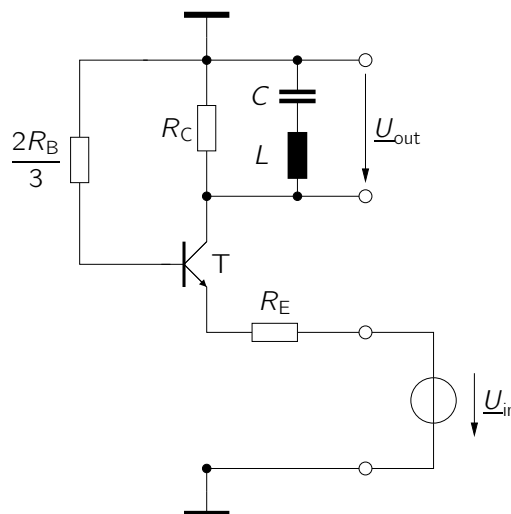
$$U_{R_B} \approx \frac{2R_B}{3} \frac{U_0}{R_B} = \frac{2U_0}{3}$$

$$U_{R_E} = R_E I_E \approx \frac{U_0}{3} \frac{R_E}{R_C}$$

$$U_0 \approx \frac{2}{3}U_0 + U_{BE,0} + \frac{U_0}{3} \frac{R_E}{R_C}$$

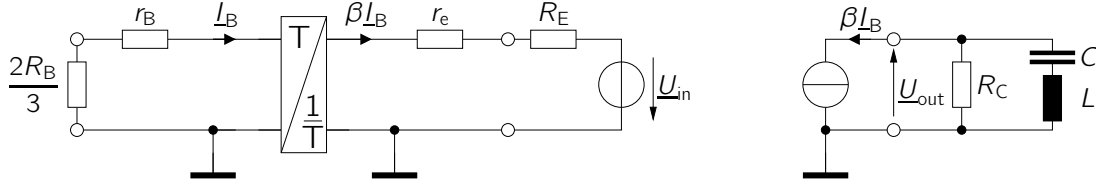
$$\Leftrightarrow \frac{R_E}{R_C} = 1 - 3 \frac{U_{BE,0}}{U_0}$$

c) Wechselstrom-Ersatzschaltbild.

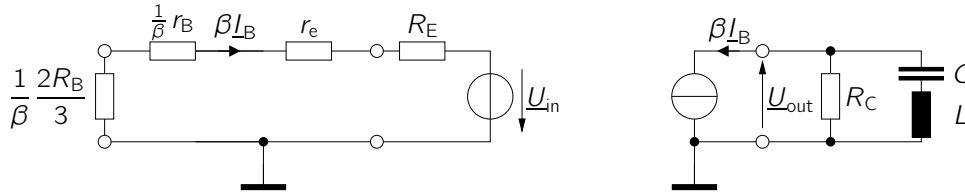


d) Berechnung der Spannungsübertragungsfunktion  $V_u$ .

Durch Verwendung des T-Operator-Ersatzschaltbildes lässt sich das Wechselstrom-Ersatzschaltbild wie folgt darstellen.



Nach der Transformation mithilfe des T-Operators ergibt sich:



$$\beta I_B = -\frac{U_{in}}{\frac{1}{\beta} (r_B + \frac{2}{3} R_B) + r_e + R_E}$$

$$U_{out} = \left( R_C \parallel \left( \frac{1}{j\omega C} + j\omega L \right) \right) \beta I_B = \left( \frac{1}{R_C} + \frac{1}{j\omega L + \frac{1}{j\omega C}} \right)^{-1} \beta I_B$$

$$V_u = \frac{U_{out}}{U_{in}} = -\frac{1}{\left( \frac{1}{R_C} - \frac{j}{\omega L - \frac{1}{\omega C}} \right) \left( r_e + R_E + \frac{2}{3\beta} R_B + \frac{r_B}{\beta} \right)}$$

$$V_u = \frac{R_C \left( \omega L - \frac{1}{\omega C} \right)^2 + j R_C^2 \left( \omega L - \frac{1}{\omega C} \right)}{\left( r_e + R_E + \frac{2}{3\beta} R_B + \frac{r_B}{\beta} \right) \left( \left( \omega L - \frac{1}{\omega C} \right)^2 + R_C^2 \right)}$$

e) Bei der Resonanzfrequenz gilt

$$|V_u| = 0$$

$$\omega_0 L - \frac{1}{\omega_0 C} = 0$$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

$$f_0 = \frac{1}{2\pi \sqrt{LC}}$$

f) normal-aktiv

Zu jedem Zeitpunkt  $t$  muss gelten:

$$u_{bc}(t) = u_{R_C}(t) - u_{R_B}(t) \leq 0$$

$$\Leftrightarrow u_{R_C}(t) \leq u_{R_B}(t)$$

Es gilt :

$$u_{RB}(t) = \frac{2}{3}U_0$$

Sowie (Phasorrechnung):

$$u_{RC}(t) = \frac{1}{3}U_0 + \operatorname{Re} \{ \underline{U}_{\text{out}} e^{j\omega t} \} \leq \frac{1}{3}U_0 + |\underline{U}_{\text{out}}|$$

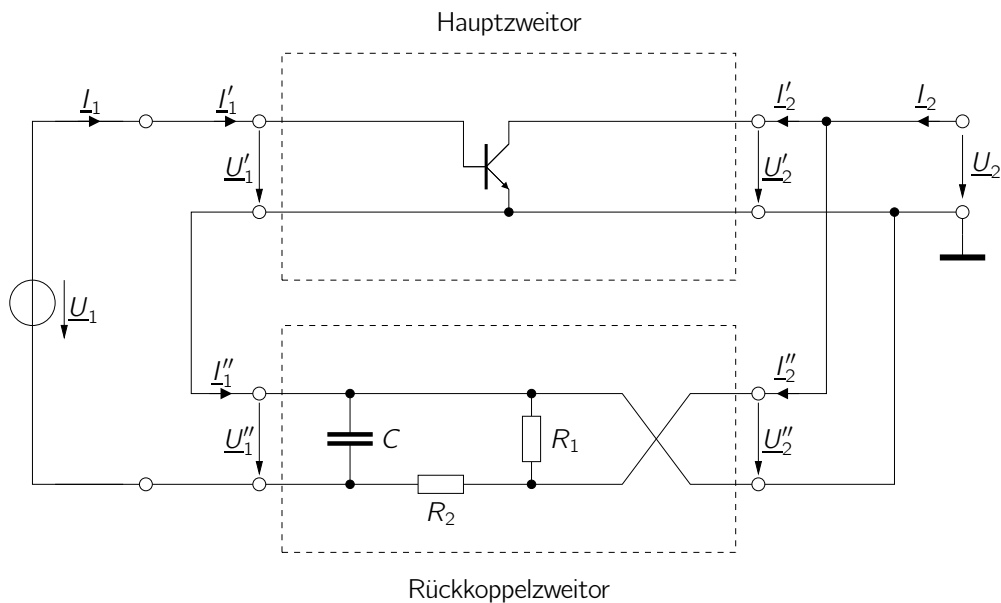
Mit  $u_{RC}(t) \leq u_{RB}(t)$  folgt:

$$\begin{aligned} \frac{1}{3}U_0 + |\underline{U}_{\text{out}}| &\leq \frac{2}{3}U_0 \\ \Leftrightarrow |\underline{U}_{\text{in}}| &\leq \frac{1}{3} \frac{1}{|\underline{V}_u|} U_0 = \frac{(r_e + R_E + \frac{2}{3B} R_B + \frac{r_B}{B}) \left( (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2 + R_C^2 \right) U_0}{3 \sqrt{\left( R_C (\omega L - \frac{1}{\omega C}) \right)^2 + \left( R_C^2 (\omega L - \frac{1}{\omega C}) \right)^2}} \end{aligned}$$

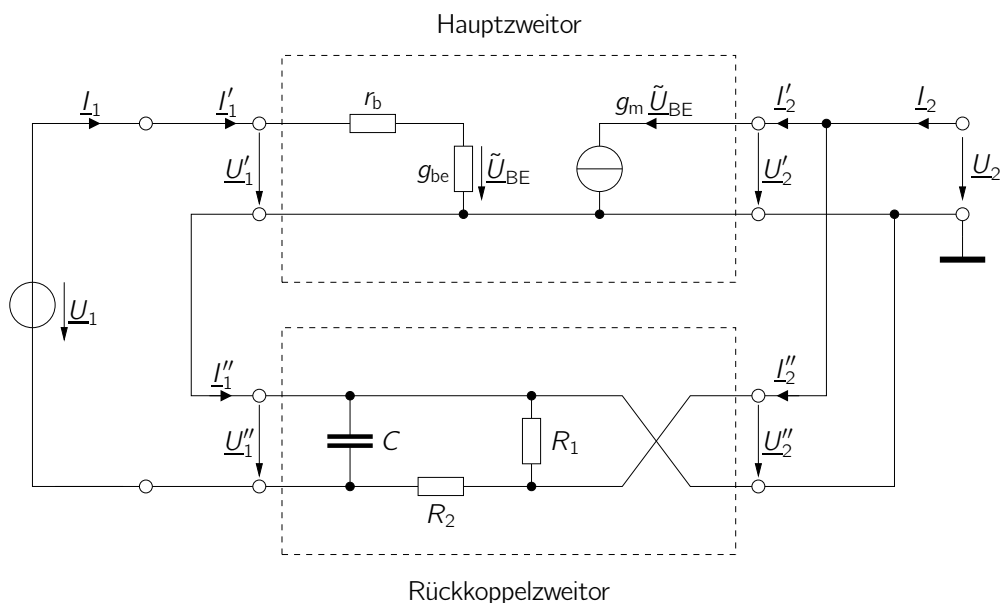


### Aufgabe 4

a) Darstellung als Haupt- und Rückkoppelzweitor.



b) Kleinsignalersatzschaltbild.



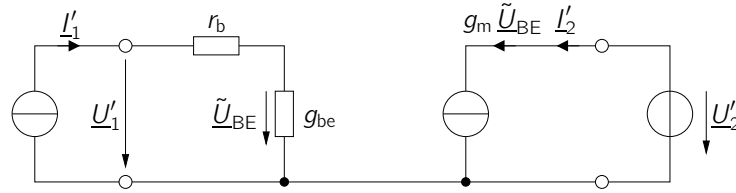
- c) i) Serien-Parallel-Kopplung.  
 ii) Verwende  $\underline{\mathbf{H}}$ -Matrizen, da

$$\begin{pmatrix} U_1 \\ I_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} U'_1 \\ I'_2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} U''_1 \\ I''_2 \end{pmatrix} = \underline{\mathbf{H}}' \begin{pmatrix} I'_1 \\ U'_2 \end{pmatrix} + \underline{\mathbf{H}}'' \begin{pmatrix} I''_1 \\ U''_2 \end{pmatrix} = (\underline{\mathbf{H}}' + \underline{\mathbf{H}}'') \begin{pmatrix} I_1 \\ U_2 \end{pmatrix} = \underline{\mathbf{H}} \begin{pmatrix} I_1 \\ U_2 \end{pmatrix}.$$

$\Rightarrow$   $\underline{\mathbf{H}}$ -Matrizen von Haupt- und Rückkoppelzweitor können addiert werden.

d) Zweitorparameter.

Für Hauptzweitor:



$$\underline{H}'_{11} = \left. \frac{U'_1}{I'_1} \right|_{U'_2=0} = r_b + \frac{1}{g_{be}}$$

$$\underline{H}'_{12} = \left. \frac{U'_1}{U'_2} \right|_{I'_1=0} = 0$$

$$\underline{H}'_{21} = \left. \frac{I'_2}{I'_1} \right|_{U'_2=0} = \frac{g_m}{g_{be}}$$

$$\underline{H}'_{22} = \left. \frac{I'_2}{U'_2} \right|_{I'_1=0} = 0$$

$$\Rightarrow \underline{\mathbf{H}}' = \begin{pmatrix} r_b + \frac{1}{g_{be}} & 0 \\ \frac{g_m}{g_{be}} & 0 \end{pmatrix}$$

Für Rückkoppelzweitor:

$$\underline{H}''_{11} = \left. \frac{U''_1}{I''_1} \right|_{U''_2=0} = \frac{R_2}{1 + j\omega R_2 C}$$

$$\underline{H}''_{12} = \left. \frac{U''_1}{U''_2} \right|_{I''_1=0} = -\frac{1}{1 + j\omega R_2 C}$$

$$\underline{H}''_{21} = \left. \frac{I''_2}{I''_1} \right|_{U''_2=0} = \frac{1}{1 + j\omega R_2 C}$$

$$\underline{H}''_{22} = \left. \frac{I''_2}{U''_2} \right|_{I''_1=0} = \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2 + \frac{1}{j\omega C}}$$

$$\Rightarrow \underline{\mathbf{H}}'' = \begin{pmatrix} \frac{R_2}{1+j\omega R_2 C} & -\frac{1}{1+j\omega R_2 C} \\ \frac{1}{1+j\omega R_2 C} & \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2 + \frac{1}{j\omega C}} \end{pmatrix}$$

Gesamtmatrix:

$$\Rightarrow \underline{\mathbf{H}} = \begin{pmatrix} r_b + \frac{1}{g_{be}} + \frac{R_2}{1+j\omega R_2 C} & -\frac{1}{1+j\omega R_2 C} \\ \frac{g_m}{g_{be}} + \frac{1}{1+j\omega R_2 C} & \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2 + \frac{1}{j\omega C}} \end{pmatrix}$$

e) Es gilt

$$\begin{aligned} \begin{pmatrix} \underline{U}_1 \\ \underline{I}_2 \end{pmatrix} &= \begin{pmatrix} \underline{H}_{11} & \underline{H}_{12} \\ \underline{H}_{21} & \underline{H}_{22} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \underline{I}_1 \\ \underline{U}_2 \end{pmatrix} \\ \Leftrightarrow \begin{pmatrix} \underline{I}_1 \\ \underline{U}_2 \end{pmatrix} &= \underline{\mathbf{H}}^{-1} \begin{pmatrix} \underline{U}_1 \\ \underline{I}_2 \end{pmatrix} \end{aligned}$$

Spannungsverstärkung

$$\begin{aligned} \underline{V}_u &= \left. \frac{\underline{U}_2}{\underline{U}_1} \right|_{\underline{I}_2=0} = \underline{H}_{21}^{-1} = \frac{-\underline{H}_{21}}{\det(\underline{\mathbf{H}})} \\ &= - \frac{\frac{g_m}{g_{be}} + \frac{1}{1+j\omega R_2 C}}{\left( r_b + \frac{1}{g_{be}} + \frac{R_2}{1+j\omega R_2 C} \right) \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2 + \frac{1}{j\omega C}} \right) + \frac{1}{1+j\omega R_2 C} \left( \frac{g_m}{g_{be}} + \frac{1}{1+j\omega R_2 C} \right)} \end{aligned}$$

**Aufgabe 5**

a) Berechnung der Wirkungsfunktion.

$$\begin{aligned} \underline{U}_1 &= (\underline{I}_1 + g_m \underline{U}_2) \frac{1}{\frac{1}{R} + \frac{1}{\frac{1}{sC_1} + \frac{1}{sC_2}} + \frac{1}{sL}} \\ \underline{U}_2 &= \frac{\frac{1}{sC_2}}{\frac{1}{sC_1} + \frac{1}{sC_2}} \underline{U}_1 = \frac{C_1}{C_1 + C_2} \underline{U}_1 \\ \Rightarrow \underline{Z}_1(s) &= \frac{\underline{U}_1}{\underline{I}_1} = \frac{sRL(C_1 + C_2)}{s^2 C_1 C_2 RL + s(L(C_1 + C_2) - g_m C_1 RL) + R(C_1 + C_2)} \end{aligned}$$

b) Die Funktion  $\underline{Z}_2(s)$  würde sich ebenfalls zur Analyse der Stabilität der Gesamtschaltung eignen, da es sich um eine Wirkungsfunktion mit gleicher Ursache wie  $\underline{Z}_1$  handelt und sie damit über dieselben Polstellen verfügt.

c) Polstellen

$$\begin{aligned} 0 &= s^2 C_1 C_2 RL + s(L(C_1 + C_2) - g_m C_1 RL) + R(C_1 + C_2) \\ \Leftrightarrow s_{1,2} &= \frac{g_m C_1 R - (C_1 + C_2)}{2C_1 C_2 R} \pm \sqrt{\left(\frac{g_m C_1 R - (C_1 + C_2)}{4C_1 C_2 R}\right)^2 - \frac{C_1 + C_2}{C_1 C_2 L}} \end{aligned}$$

Bedingungen für harmonische abklingende Oszillation

$$C_1 + C_2 > g_m C_1 R$$

$$\left(\frac{g_m C_1 R - (C_1 + C_2)}{4C_1 C_2 R}\right)^2 < \frac{C_1 + C_2}{C_1 C_2 L}$$

d) Schwingfrequenz

$$f = \frac{1}{2\pi} \sqrt{\frac{C_1 + C_2}{C_1 C_2 L} - \left(\frac{g_m C_1 R - (C_1 + C_2)}{4C_1 C_2 R}\right)^2}$$

e) Heavisidescher Entwicklungssatz

$$\begin{aligned} u_1(t) &= \mathcal{L}^{-1} \{ \underline{U}_1(s) \} = \mathcal{L}^{-1} \{ \underline{Z}_1(s) \underline{I}_1(s) \} = \mathcal{L}^{-1} \{ \underline{Z}_1(s) \mathcal{L} \{ i_1(t) \} \} \stackrel{\mathcal{L} \{ i_1(t) \} = 1}{=} \mathcal{L}^{-1} \{ \underline{F}(s) \} \\ &= \sum_{i=1}^1 \frac{\underline{Z}(s)}{\underline{N}'(s)} e^{st} \Big|_{s=s_i} \end{aligned}$$

mit

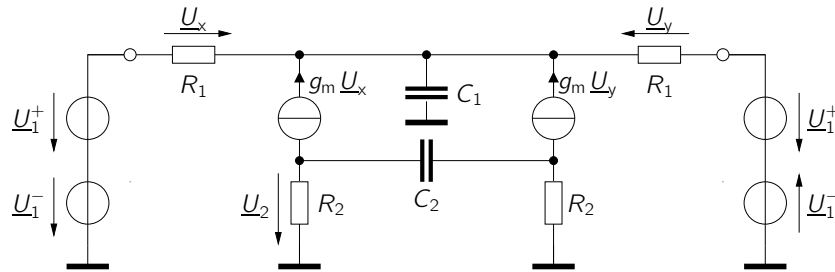
$$\begin{aligned}\underline{Z}(s) &= sRL(C_1 + C_2) \\ \underline{N}(s) &= s^2 C_1 C_2 RL + s(L(C_1 + C_2) - g_m C_1 RL) + R(C_1 + C_2) \\ \Rightarrow \underline{N}'(s) &= 2sC_1 C_2 RL + L(C_1 + C_2) - g_m C_1 RL\end{aligned}$$

Also:

$$u_1(t) = \frac{s_1 RL(C_1 + C_2)}{2s_1 C_1 C_2 RL + L(C_1 + C_2) - g_m C_1 RL} e^{s_1 t} + \frac{s_2 RL(C_1 + C_2)}{2s_2 C_1 C_2 RL + L(C_1 + C_2) - g_m C_1 RL} e^{s_2 t}$$

### Aufgabe 6

a) Ansteuerung als Überlagerung von Gleich- und Gegentaktquellen:

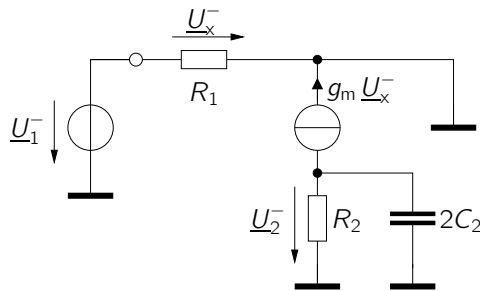


Es gilt

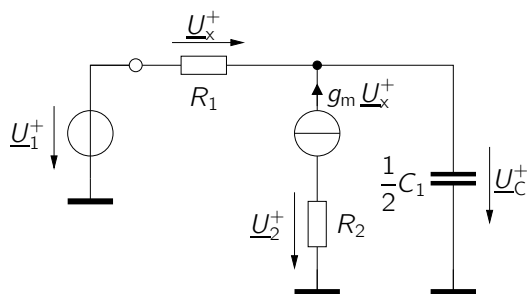
$$\begin{aligned}
 U_1 &= U_1^+ + U_1^- \\
 \wedge \quad 0 &= U_1^+ - U_1^- \\
 \Rightarrow \quad U_1^+ &= U_1^- = \frac{1}{2}U_1
 \end{aligned}$$

b) Einphasige Ersatzschaltbilder

Gegentakt:



Gleichtakt:



c) Berechnung von  $\underline{U}_2$ .

Gegentakt:

$$\begin{aligned}\underline{U}_x^- &= \underline{U}_1^- \\ \underline{U}_2^- &= -\frac{g_m \underline{U}_x^- \frac{1}{R_2}}{\frac{1}{R_2} + 2j\omega C_2} R_2\end{aligned}$$

Gleichtakt:

$$\begin{aligned}\underline{U}_C^+ &= \frac{1}{j\omega \frac{1}{2} C_1} \left( g_m \underline{U}_x^+ + \frac{\underline{U}_x^+}{R_1} \right) = \frac{2}{j\omega C_1} \left( g_m + \frac{1}{R_1} \right) \underline{U}_x^+ \\ \underline{U}_C^+ &= \underline{U}_1^+ - \underline{U}_x^+ \\ \Rightarrow \frac{\underline{U}_1^+}{\underline{U}_x^+} &= \frac{2}{j\omega C_1} \left( g_m + \frac{1}{R_1} \right) + 1 \\ \underline{U}_2^+ &= -R_2 g_m \underline{U}_x^+ = -\frac{R_2 g_m}{\frac{2}{j\omega C_1} \left( g_m + \frac{1}{R_1} \right) + 1} \underline{U}_1^+\end{aligned}$$

Gesamtergebnis:

$$\begin{aligned}\underline{U}_2 &= \underline{U}_2^+ + \underline{U}_2^- = -\frac{R_2 g_m}{\frac{2}{j\omega C_1} \left( g_m + \frac{1}{R_1} \right) + 1} \underline{U}_1^+ - \frac{g_m \frac{1}{R_2}}{\frac{1}{R_2} + 2j\omega C_2} R_2 \underline{U}_1^- \\ &= -\frac{1}{2} \underline{U}_1 \left( \frac{R_2 g_m j\omega C_1}{j\omega C_1 + 2 \left( \frac{1}{R_1} + g_m \right)} + \frac{g_m}{\frac{1}{R_1} + 2j\omega C_2} \right)\end{aligned}$$

d) Gegentakt- / Gleichtaktunterdrückung

Gegentaktübertragungsfunktion

$$\underline{V}_u^- = -\frac{1}{2} \frac{g_m}{\frac{1}{R_2} + 2j\omega C_2}$$

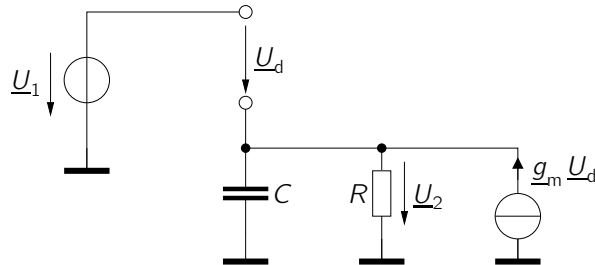
Gleichtaktübertragungsfunktion

$$\underline{V}_u^+ = \frac{\underline{U}_2^+}{\underline{U}_1} = \frac{1}{2} \frac{R_2 g_m}{\frac{2}{j\omega C_1} \left( g_m + \frac{1}{R_1} \right) + 1}$$

Bei niedrigen Frequenzen ( $\omega \rightarrow 0$ ) geht die Gleichtaktübertragungsfunktion  $\underline{V}_u^+$  gegen null, sodass der Gleichtakt unterdrückt wird. Bei hohen Frequenzen ( $\omega \rightarrow \infty$ ) geht die Gleichtaktübertragungsfunktion gegen  $\frac{1}{2} R_2 g_m$ , während die Gegentaktübertragungsfunktion  $\underline{V}_u^-$  gegen null geht, d.h. dann wird der Gegentakt unterdrückt.

## Aufgabe 7

a) Bestimmung des Frequenzgangs.



$$\begin{aligned} \underline{U}_d &= \underline{U}_1 - \underline{U}_2 \\ \Rightarrow \underline{U}_2 &= \left( R \parallel \frac{1}{j\omega C} \right) g_m \underline{U}_d = \frac{R}{1 + j\omega RC} g_m (\underline{U}_1 - \underline{U}_2) \\ \Rightarrow \underline{F} &= \frac{\underline{U}_2}{\underline{U}_1} = \frac{1}{1 + \frac{1 + j\omega RC}{R g_m}} \end{aligned}$$

b) Grenzwert

$$\underline{F} \Big|_{g_m \rightarrow \infty} \rightarrow 1$$

c) Identifikation mit Regelschleifendarstellung.

$$\begin{aligned} \underline{F} &= \frac{\underline{F}_a}{1 + \underline{F}_a \underline{F}_2} \\ &= \frac{g_m}{\frac{1}{R} + j\omega C + g_m} \\ &= \frac{R g_m}{1 + R g_m + j\omega RC} \end{aligned}$$

Wobei gilt:

$$\begin{aligned} \underline{F}_a &= R g_m \\ \underline{F}_2 &= 1 + \frac{j\omega C}{g_m} \\ \underline{F}_0 &= \underline{F}_a \underline{F}_2 = R g_m \left( 1 + \frac{j\omega C}{g_m} \right) \end{aligned}$$

d) Nicht lösbar mit dem Vorgehen aus der Vorlesung.