

# Tentamen

## ess116 Elektriska Nät och System, F2

Examinator: Ants R. Silberberg

23 april 2014 kl. 08.30-12.30 sal: M

Förfrågningar: Ants Silberberg, tel. 1808  
Lösningar: Anslås torsdagen den 24 april på institutionens anslags-  
tavla, plan 5.  
Resultat: Rapporteras in i Ladok  
Granskning: Fredag 9 maj kl. 12.00 - 13.00 , rum 3311.  
Plan 3 i ED-huset (Lunnerummet),  
korridor parallell med Hörsalsvägen.  
Bedömning: En korrekt och välmotiverad lösning med ett tydligt an-  
givet svar ger full poäng.

Hjälpmedel

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

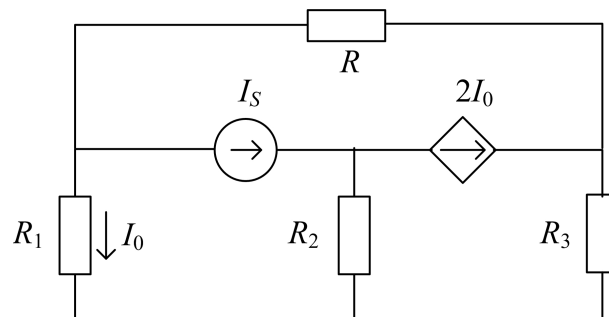
Betygsgränser (6 uppgifter om vardera 3 poäng).

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

Lycka till!

1. Beräkna strömmen  $I_0$  i kretsen som visas i figur 1.

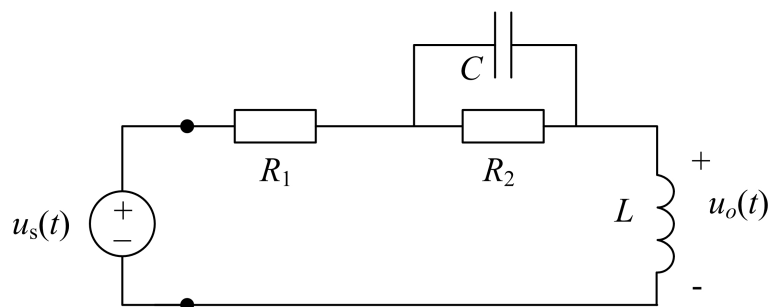
$$R = 1.0 \, \Omega \quad R_1 = 8R \quad R_2 = 2R \quad R_3 = 4R \quad I_S = 4.0 \, \text{A}$$



Figur 1: Likströmskrets

2. Växelsströmskretsen i figur 2 drivs av en sinusformad spänning där  $u_s(t) = 14 \cos(200t) \, \text{V}$ . Beräkna spänningen  $u_o(t)$  över induktansen  $L$ . Antag sinusformat stationärtillstånd.

$$\begin{aligned} R_1 &= 30 \, \Omega & L &= 0.10 \, \text{H} \\ R_2 &= 50 \, \Omega & C &= 50 \, \mu\text{F} \end{aligned}$$

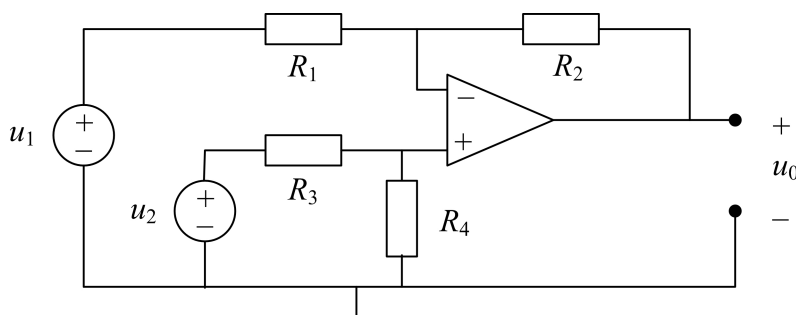


Figur 2: Växelsströmskrets

3. Betrakta operationsförstärkarkretsen i figur 3 med två oberoende spänningskällor.

- (a) Beräkna hur utspänningen  $u_0$  beror av inspänningarna  $u_1$  och  $u_2$ .  
 (b) Antag att spänningen på operationsförstärkarens utgång är begränsad till  $\pm 15$  V samt att  $u_1 = 3.0$  V. Vilka värden kan då  $u_2$  anta för att den framräknade relationen i uppgift (a) skall gälla?

$$R_1 = 10 \text{ k}\Omega \quad R_2 = 40 \text{ k}\Omega \quad R_3 = 10 \text{ k}\Omega \quad R_4 = 15 \text{ k}\Omega$$

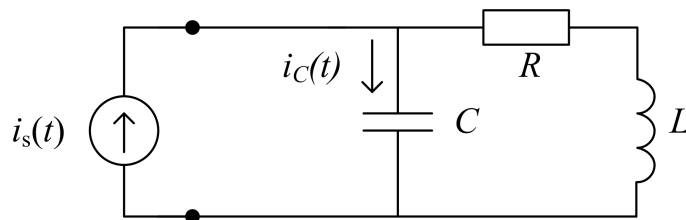


Figur 3: Operationsförstärkarkrets

4. Betrakta kretsen i figur 4 där källan avger en ström  $i_s(t)$ . Beräkna strömmen  $i_C(t)$  om kretsen saknar begynnelseenergi vid  $t = 0$ .

$$R = 2.0 \text{ }\Omega \quad L = 1.0 \text{ H} \quad C = 0.10 \text{ F}$$

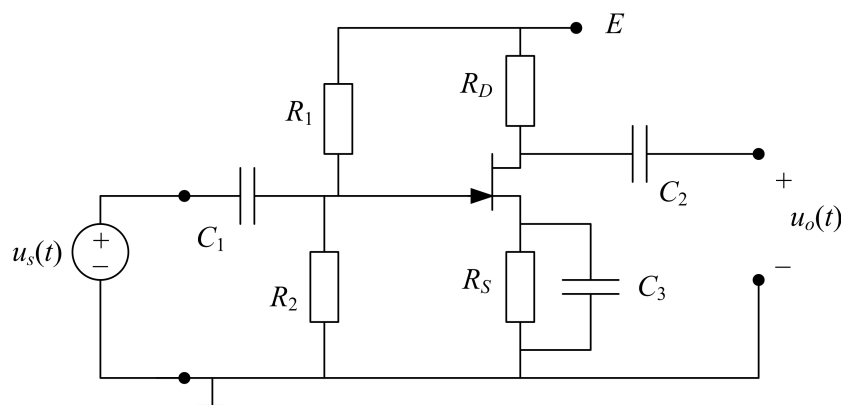
$$i_s(t) = \begin{cases} 5e^{-2t} \text{ A}, & t \geq 0 \\ 0, & t < 0 \end{cases}$$



Figur 4: Elektrisk krets

5. Studera transistorförstärkaren som visas i figur 5. Beräkna förstärkningen  $u_o/u_s$  samt även förstärkarens inresistans  $R_{in}$ . För transistoren i aktuell arbetspunkt gäller  $g_m = 6.0 \text{ mA/V}$  och  $r_{ds} = 20 \text{ k}\Omega$ . Övriga transistorparametrar kan försummas. För aktuella signalfrekvenser är  $1/\omega C_k \approx 0$  där  $k=1,2,3$ .

$$R_1 = 1.0 \text{ M}\Omega \quad R_2 = 220 \text{ k}\Omega \quad R_D = 1.0 \text{ k}\Omega \quad R_S = 0.68 \text{ k}\Omega$$

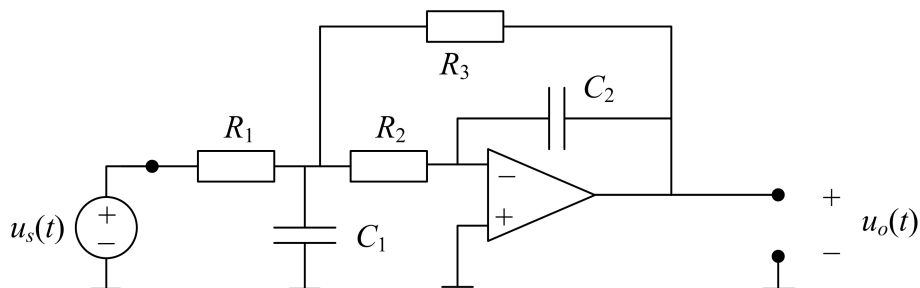


Figur 5: Transistorförstärkare

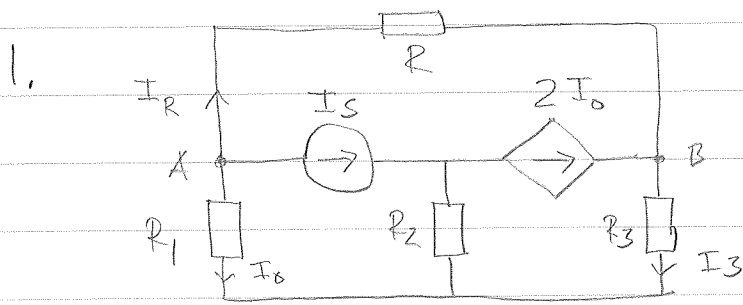
6. Betrakta operationsförstärkarkretsen i figur 6. Beräkna värdet på  $C_2$  så att förstärkarens stegsvar blir så snabbt som möjligt utan att stegsvaret får översväng. Vilken stigtid får förstärkaren?

$$R_1 = 4.7 \text{ k}\Omega \quad R_2 = 6.8 \text{ k}\Omega \quad R_3 = 5.6 \text{ k}\Omega \quad C_1 = 0.22 \text{ }\mu\text{F}$$

Antag ideal operationsförstärkare.



Figur 6: Förstärkarkrets



$$R = 1,0 \Omega$$

$$R_1 = 8R$$

$$R_2 = 2R$$

$$R_3 = 4R$$

$$I_s = 4,0 \text{ A}$$

$$\text{KCL}_A: I_R + I_s + I_0 = 0$$

$$\Rightarrow I_R = -I_s - I_0$$

$$\text{KCL}_B: I_R + 2I_0 - I_3 = 0$$

$$\Rightarrow I_3 = 2I_0 + I_R = 2I_0 - I_s - I_0 = I_0 - I_s$$

$$\text{KVL: } I_R \cdot R + I_3 \cdot R_3 - I_0 R_1 = 0$$

$$(-I_s - I_0)R + (I_0 - I_s)4R - I_0 \cdot 8R = 0$$

$$-I_s - I_0 + 4I_0 - 4I_s - 8I_0 = 0$$

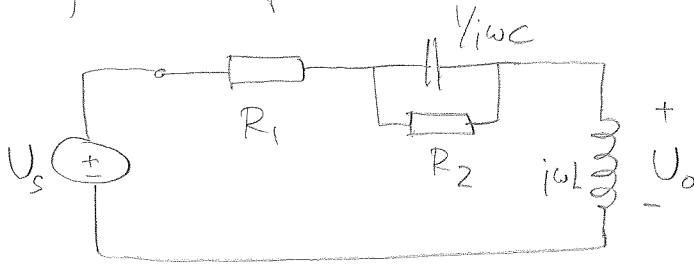
$$-5I_s = 5I_0$$

$$I_0 = -I_s$$

$$\text{Svar: } I_0 = -I_s = -4,0 \text{ A}$$

ess 116  
140423

2.  $j\omega$ -transformera



$$R_1 = 30 \Omega, R_2 = 50 \Omega$$

$$U_s(t) = 14 \cos(200t) \text{ V}$$

$$U_s = 14 \angle 0^\circ, \omega = 200 \text{ rad/s}$$

$$L = 0,10 \text{ H}, \omega L = 20$$

$$C = 50 \mu\text{F}, \frac{1}{\omega C} = 100$$

$$Z = R_1 + R_2 \parallel \frac{1}{j\omega C} = R_1 + \frac{\frac{R_2}{j\omega C}}{R_2 + \frac{1}{j\omega C}} = R_1 + \frac{R_2}{1 + j\omega R_2 C}$$

Spänningsdelning

$$U_o = U_s \frac{j\omega L}{j\omega L + Z} = U_s \frac{j\omega L}{j\omega L + R_1 + \frac{R_2}{1 + j\omega R_2 C}} =$$

$$= U_s \frac{j\omega L (1 + j\omega R_2 C)}{R_2 + (R_1 + j\omega L)(1 + j\omega R_2 C)} = U_s \frac{j20(1 + j0,5)}{50 + (30 + j20)(1 + j0,5)} =$$

$$= U_s \frac{-10 + j20}{50 + 30 - 10 + j(15 + 20)} = \frac{-10 + j20}{70 + j35} \cdot U_s =$$

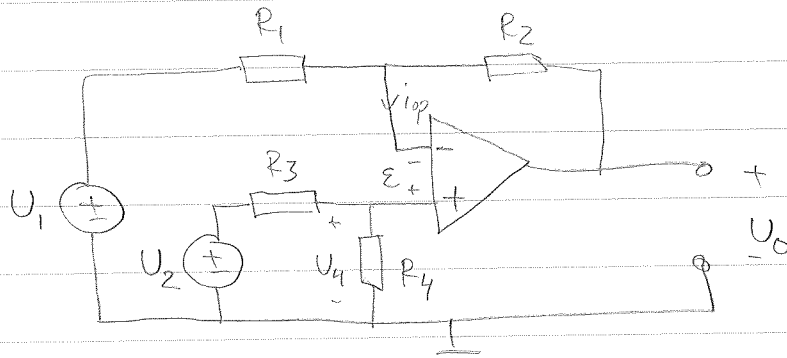
$$= 14 \cdot \frac{-2 + j4}{14 + j7} = \frac{14}{7} \frac{(-2 + j4)}{(2 + j)} =$$

$$= 2 \frac{(-2 + j4)(2 - j)}{(2 + j)(2 - j)} = \frac{2}{5} \cdot (-4 + 2j + j8 + 4) =$$

$$= \frac{2 \cdot j10}{5} = j4 = 4 \angle 90^\circ$$

$$\text{Svar: } U_o(t) = 4 \cos(200t + 90^\circ) \text{ V}$$

3.



- $R_1 = 10 \text{ k}\Omega$
- $R_2 = 40 \text{ k}\Omega$
- $R_3 = 10 \text{ k}\Omega$
- $R_4 = 15 \text{ k}\Omega$

a/

Anlag ideal op. först,  $\Rightarrow i_{op} = 0$   
 Neg. återkoppling  $\Rightarrow \varepsilon = 0$

$$\begin{cases} U_4 = U_2 \frac{R_4}{R_3 + R_4} \\ U_4 = U_1 \frac{R_2}{R_1 + R_2} + U_o \frac{R_1}{R_1 + R_2} \quad (\text{superposition}) \end{cases}$$

$$U_2 \frac{R_4}{R_3 + R_4} = U_1 \frac{R_2}{R_1 + R_2} + U_o \frac{R_1}{R_1 + R_2}$$

$$U_o = U_2 \frac{R_4}{R_1} \frac{(R_1 + R_2)}{(R_3 + R_4)} - U_1 \frac{R_2}{R_1}$$

$$U_o = U_2 \frac{15}{10} \frac{(10 + 40)}{(10 + 15)} - U_1 \frac{40}{10} = 3U_2 - 4U_1$$

b/  $U_o = +15 \text{ V}$   
 $U_1 = 3 \text{ V}$

$$15 = 3U_2 - 12$$

$$U_2 = \frac{27}{3} = 9 \text{ V}$$

$U_o = -15 \text{ V}$

$U_1 = 3 \text{ V}$

$$-15 = 3U_2 - 12$$

$$-3 = 3U_2$$

$$U_2 = -1 \text{ V}$$

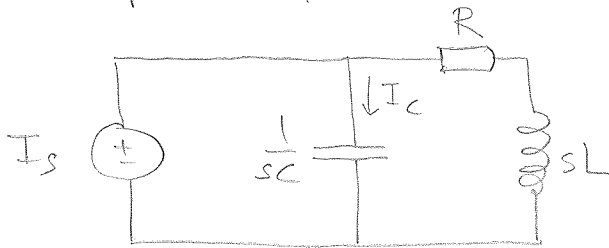
Svar:

a/  $U_o = 3U_2 - 4U_1$

b/  $-1 \leq U_2 \leq 9 \text{ V}$

ess 116  
140423

4. Laplace transformera



$$i_s(t) = 5e^{-2t} \text{ A}, \quad t \geq 0$$
$$i_s(t) = 0, \quad t < 0$$
$$\rightarrow \mathcal{L}\{i_s(t)\} = I_s = \frac{5}{s+2}$$

$$R = 2,0 \Omega, \quad L = 1,0 \text{ H}, \quad C = 0,10 \text{ F}$$

Strömdelning

$$I_c = I_s \frac{R+sL}{R+sL+\frac{1}{sC}} = I_s \frac{sRC+s^2LC}{1+sRC+s^2LC} =$$
$$= I_s \frac{s\left(\frac{R}{L}+s\right)}{s^2+s\frac{R}{L}+\frac{1}{LC}} = \frac{5}{(s+2)} \cdot \frac{s(s+2)}{s^2+2s+10} =$$
$$= \left\{ \begin{array}{l} \text{Komplexa rötter,} \\ \text{kvadratkompletter} \end{array} \right\} = \frac{5s}{(s+1)^2+10-1} = \frac{5s}{(s+1)^2+3^2} =$$
$$= 5 \frac{s+1-1}{(s+1)^2+3^2} = 5 \frac{s+1}{(s+1)^2+3^2} - \frac{5}{3} \frac{3}{(s+1)^2+3^2}$$

Inv. Laplace transf.

$$i_c(t) = 5e^{-t} \cos(3t) - \frac{5}{3} e^{-t} \sin(3t) =$$
$$= 5e^{-t} \left( \cos(3t) - \frac{1}{3} \sin(3t) \right), \quad t \geq 0$$



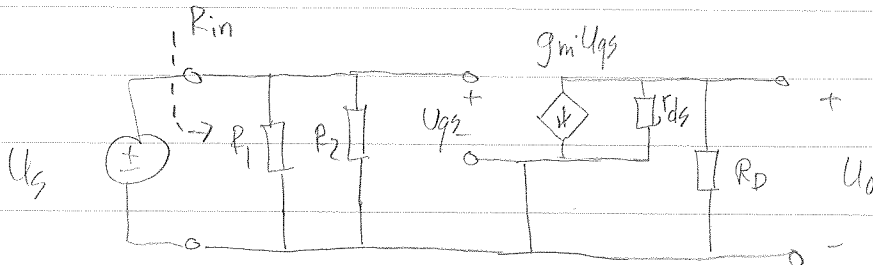
5. Småsignalschema.  
Kopacitanser behandlas som  
kortslutningar

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

$$R_2 = 220 \text{ k}\Omega$$

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

$$R_S = 0,68 \text{ k}\Omega$$



$$g_m = 6,0 \text{ mA/V}$$

$$r_{ds} = 20 \text{ k}\Omega$$

$$R_1 // R_2 = R_{i2} \quad , \quad r_{ds} // R_D = R_o$$

$$U_s = U_{gs}$$

$$U_o = -g_m U_{gs} \cdot R_o$$

$$\frac{U_o}{U_s} = \frac{-g_m U_{gs} \cdot R_o}{U_{gs}} = -g_m R_o$$

$$R_o = \frac{r_{ds} \cdot R_D}{r_{ds} + R_D} = \frac{20 \cdot 1}{20 + 1} = \frac{20}{21} \text{ k}\Omega$$

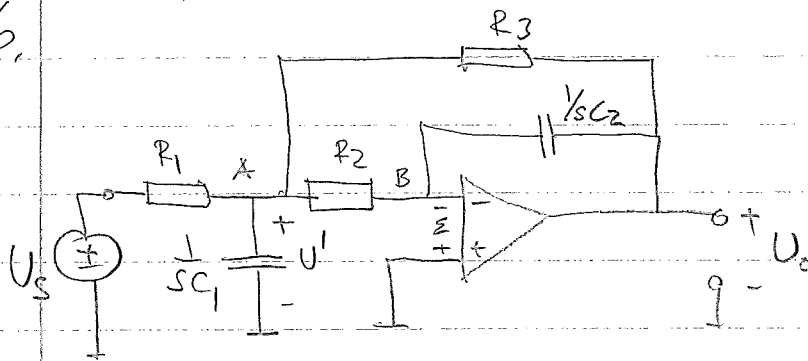
$$\frac{U_o}{U_s} = -6,0 \cdot 10^{-3} \cdot \frac{20 \cdot 10^3}{21} = -5,7 \text{ 999}$$

$$R_{in} = R_1 // R_2 = \frac{R_1 \cdot R_2}{R_1 + R_2} = \frac{1,0 \cdot 10^6 \cdot 220 \cdot 10^3}{1,0 \cdot 10^6 + 220 \cdot 10^3} = 180 \cdot 10^3$$

$$\text{Svar: } \frac{U_o}{U_s} = -5,7 \text{ 999} \quad , \quad R_{in} = 180 \text{ k}\Omega$$

Laplace transf.

6.



Ideal op. först. }  $\Rightarrow \Sigma = 0$   
 Neg. återkopplad }  $i_{op} = 0$

a/

$$KCL_A: \left\{ \frac{U_s - U'}{R_1} - U' \cdot sC_1 - \frac{U'}{R_2} + \frac{U_0 - U'}{R_3} = 0 \right.$$

$$KCL_B: \left\{ \frac{U'}{R_2} + U_0 sC_2 = 0 \Rightarrow U' = -U_0 sR_2 C_2 \right.$$

$$\frac{U_s}{R_1} = U' \left( \frac{1}{R_1} + sC_1 + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \right) - \frac{U_0}{R_3}$$

$$\frac{U_s}{R_1} = -U_0 \left( \frac{sR_2 C_2}{R_1} + \frac{sR_2 C_2}{R_2} + \frac{sR_2 C_2}{R_3} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \right)$$

$$U_s \frac{R_3}{R_1} = -U_0 \left( s^2 R_2 R_3 C_1 C_2 + sC_2 \left( \frac{R_2 R_3}{R_1} + R_3 + R_2 \right) + 1 \right)$$

$$\frac{U_0}{U_s} = - \frac{\frac{R_3}{R_1}}{s^2 + \frac{1}{R_2 R_3 C_1 C_2}}$$

$$\frac{U_0}{U_s} = - \frac{\frac{R_3}{R_1}}{s^2 + \frac{sC_2}{R_2 R_3 C_1 C_2} \left( \frac{R_2 R_3}{R_1} + R_3 + R_2 \right) + \frac{1}{R_2 R_3 C_1 C_2}}$$

$$\frac{U_0}{U_s} = - \frac{\frac{1}{R_1 R_2 C_1 C_2}}{s^2 + s \left( \frac{1}{R_1 C_1} + \frac{1}{R_2 C_1} + \frac{1}{R_3 C_1} \right) + \frac{1}{R_2 R_3 C_1 C_2}}$$

/forts 6 Poler

$$s_{1,2} = -\frac{1}{2} \left( \frac{1}{R_1 C_1} + \frac{1}{R_2 C_1} + \frac{1}{R_3 C_1} \right) \pm \sqrt{\frac{1}{4} \left( \frac{1}{R_1 C_1} + \frac{1}{R_2 C_1} + \frac{1}{R_3 C_1} \right)^2 - \frac{1}{R_2 R_3 C_1 C_2}}$$

= 0 ty  
dubbelpol krävs

$$\frac{1}{4C_1^2} \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \right)^2 = \frac{1}{R_2 R_3 C_1 C_2}$$

$$C_2 = \frac{4C_1}{R_2 R_3} \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \right)^{-2} =$$

$$= 4C_1 \cdot \frac{1}{6,8 \cdot 5,6} \cdot \frac{1}{\left( \frac{1}{4,7} + \frac{1}{6,8} + \frac{1}{5,6} \right)^2} =$$

$$= 0,362 \cdot C_1 = 0,080 \mu\text{F} = \underline{\underline{80 \text{ nF}}}$$

Poler  $s_0 = s_1 = s_2 = -\frac{1}{2C_1} \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \right) = \omega_0'' = 1,22 \cdot 10^3$

$$\frac{U_0}{U_S} = -\frac{K}{(s + \omega_0'')^2}$$

$$\omega_{\text{öfvt}} = \omega_0'' \sqrt{2^{1/2} - 1} = 788 \text{ rad/s}$$

$$t_{r\text{öfvt}} = \frac{2,2}{\omega_{\text{öfvt}}} = 2,8 \text{ ms}$$

Alt.  $t_{r\text{öfvt}} = 1,1 \sqrt{t_{r1}^2 + t_{r2}^2} = 1,1 \sqrt{2 \cdot t_r^2} = 1,1 \cdot \sqrt{2} \sqrt{\frac{2,2^2}{(\omega_0'')^2}} =$   
 $= \frac{1,1 \sqrt{2}}{\omega_0''} \cdot 2,2 = \underline{\underline{2,8 \text{ ms}}}$

6.

ess116  
140423

