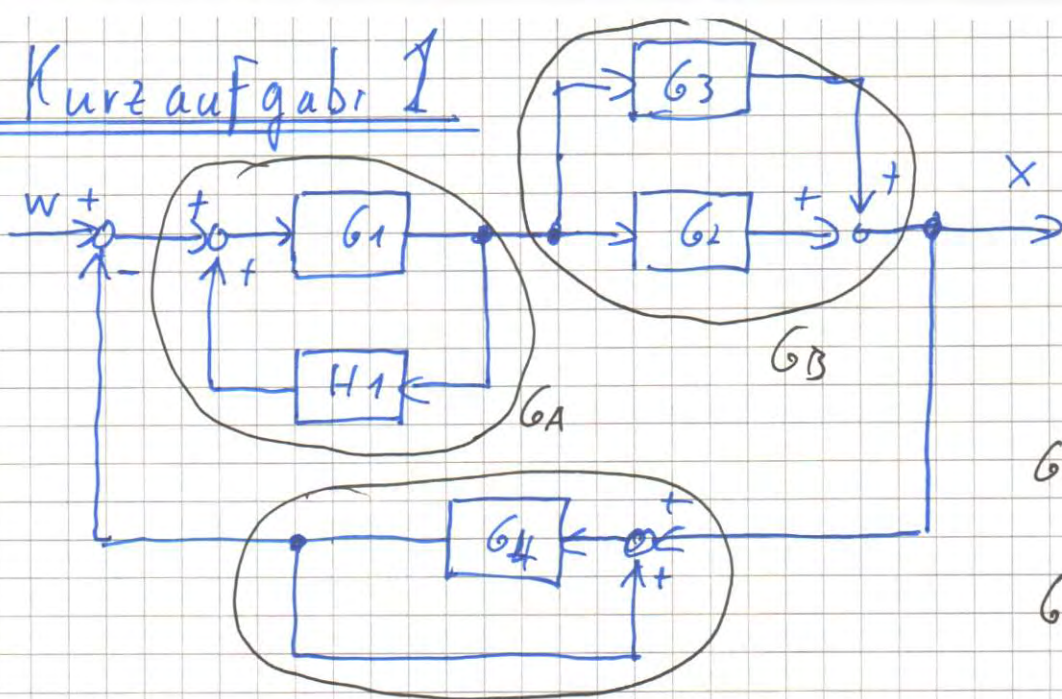


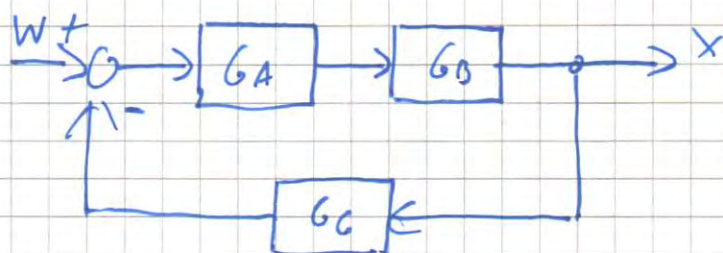
# Kurzaufgabe 1



$$G_A = \frac{G_1}{1 - G_1 H_1}$$

$$G_B = G_2 + G_3$$

$$G_C = \frac{G_{21}}{1 - G_{41}} \quad 6P$$



$$G(s) = \frac{G_A G_B}{1 + G_A G_B G_C}$$

$$\begin{aligned} \pm \frac{G_1}{1 - G_1 H_1} (G_2 + G_3) & \quad | \cdot (1 - G_1 H_1) (1 - G_4) \\ \hline 1 + \frac{G_1}{1 - G_1 H_1} (G_2 + G_3) \frac{G_4}{1 - G_4} & \quad | \cdot (1 - G_1 H_1) (1 - G_4) \end{aligned}$$

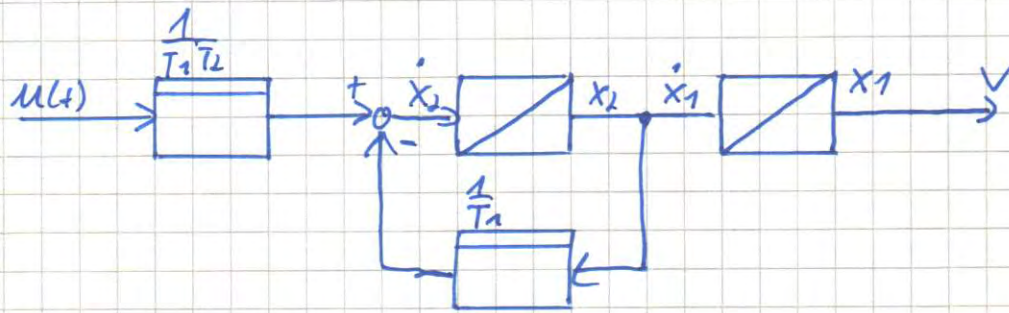
$$= \frac{G_1 (G_2 + G_3) (1 - G_4)}{(1 - G_1 H_1) (1 - G_4) + G_1 (G_2 + G_3) G_4}$$

4 P

$$\sum 10P$$



## Kurzfrage 2



6P

$$s X_1(s) = X_2(s)$$

$$s X_2(s) = -\frac{1}{T_1} X_2(s) + \frac{1}{T_1 T_2} u(s)$$

$$V(s) = X_1(s)$$

$$\cancel{V(s)} \quad s^2 X_1(s) + \frac{1}{T_1} s X_1(s) = \frac{1}{T_1 T_2} u(s)$$

3P

$$(s^2 + \frac{1}{T_1} s) V(s) = \frac{1}{T_1 T_2} u(s)$$

$$G(s) = \frac{V(s)}{u(s)} = \frac{1}{T_1 T_2} \frac{1}{s^2 + \frac{1}{T_1} s} = \frac{1}{T_2 s (1 + s T_1)}$$

$$T_1 T_2 s^2 + T_2 s = T_2 s (T_1 s + 1)$$

$\hookrightarrow$  1-T<sub>1</sub>-Glieder

1P

$\Sigma$  10P

### Kurzfrage 3 – (15 Punkte) Verständnisfragen

Kreuzen Sie an, ob die folgenden Aussagen richtig oder falsch sind. **Falsche** Antworten führen zu einem **Punktabzug**.

Aussage	richtig	falsch
<b>Wie sieht die Übertragungsfunktion eines PI-Reglers aus?</b>		
1. $G_R(s) = K_P + K_I s$ .		<input checked="" type="checkbox"/>
2. $G_R(s) = K_P + K_I \frac{1}{s}$ .	<input checked="" type="checkbox"/>	
3. $G_R(s) = K_P \left(1 + \frac{1}{sT_n}\right)$ .	<input checked="" type="checkbox"/>	
4. $G_R(s) = K_R \frac{1+sT_n}{sT_n}$ .	<input checked="" type="checkbox"/>	
<b>Welche Aussagen gelten allgemein für Übertragungsfunktionen?</b>		
5. Wenn sie ausschließlich konjugiert komplexe Pole haben, sind sie instabil.		<input checked="" type="checkbox"/>
6. Wenn Sie ausschließlich, Polstellen, gleichgültig ob reell oder konjugiert komplex, mit negativem Realteil haben, sind sie stabil.	<input checked="" type="checkbox"/>	
7. Wenn sie Nullstellen mit positivem Realteil haben, sind sie instabil.		<input checked="" type="checkbox"/>
<b>Welche Aussagen über bleibende Regeldifferenzen sind richtig?</b>		
8. Bei Reglern ohne I-Anteil kommt es immer zu bleibenden Regelabweichungen.		<input checked="" type="checkbox"/>
9. Eine bleibende Regelabweichung kann durch Erhöhen der Regler-Verstärkung reduziert werden (Stabilität vorausgesetzt).	<input checked="" type="checkbox"/>	
10. Um eine bleibende Regelabweichung bei rampenförmiger Führungsgröße zu vermeiden, muss der offene Regelkreis 2 Integratoren enthalten $\left(\frac{1}{s^2}\right)$ .	<input checked="" type="checkbox"/>	
11. Durch einen I-Anteil im Regler lässt sich ein bleibender Regelfehler unabhängig von der Führungsgröße und der Streckenübertragungsfunktion vermeiden.		<input checked="" type="checkbox"/>
<b>Welche Aussagen gelten für die Übertragungsfunktion <math>G(s) = \frac{K_P}{1+2dT_0s+T_0^2s^2}</math>?</b>		
12. Für $0 < d < 1$ hat die Übertragungsfunktion konjugiert komplexe Pole.	<input checked="" type="checkbox"/>	
13. Für $d > 1$ ist die Übertragungsfunktion schwingungsfähig.		<input checked="" type="checkbox"/>
14. Für $d > 0$ ist die Übertragungsfunktion stabil.	<input checked="" type="checkbox"/>	
15. Für $d = 1$ besitzt die Übertragungsfunktion einen doppelten reellen Pol.	<input checked="" type="checkbox"/>	



# Aufgabe 1

a)

$$G_0(s) = \frac{10 \left(1 + \frac{1}{10}s\right)^2}{(1+s)^2 \left(1 + \frac{1}{200}s\right)^2}$$

$$G_0(j\omega) = \frac{10 \left(1 + \frac{1}{10}j\omega\right)^2}{(1+j\omega)^2 \left(1 + \frac{1}{200}j\omega\right)^2}$$

$$|G_0(j\omega)| = \frac{10 \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{10}\right)^2}^2}{\sqrt{1 + \omega^2}^2 \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{200}\right)^2}^2}$$

$$|G_0(j\omega)|_{dB} = 20 \log 10 + 40 \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{10}\right)^2} - 40 \log \sqrt{1 + \omega^2} - 40 \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{200}\right)^2}$$

3 P

Knickfrequenzen:  $\omega_1 = 1$      $\omega_2 = 10$      $\omega_3 = 200$

$$|G(j\omega)|_{dB} = 20 \text{ dB} - 40 \log \sqrt{1 + \omega^2} + 40 \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{10}\right)^2} - 40 \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{200}\right)^2}$$

2 P

$\omega < \omega_1$ :     $|G(j\omega)|_{dB} = 20 \text{ dB}$

$\omega_1 < \omega < \omega_2$ :     $|G(j\omega)|_{dB} \approx 20 \text{ dB} - 40 \log(\omega)$   
 $\Rightarrow -40 \text{ dB / Dekade}$

$\omega_2 < \omega < \omega_3$ :     $|G(j\omega)|_{dB} \approx 20 \text{ dB} - 40 \log(\omega) + 40 \log\left(\frac{\omega}{10}\right)$   
 $\Rightarrow 0 \text{ dB / Dekade}$

$\omega_3 < \omega$ :     $|G(j\omega)|_{dB} \approx 20 \text{ dB} - 40 \log(\omega) + 40 \log\left(\frac{\omega}{10}\right) - 40 \log\left(\frac{\omega}{200}\right)$   
 $\Rightarrow -40 \text{ dB / Dekade}$

4 P

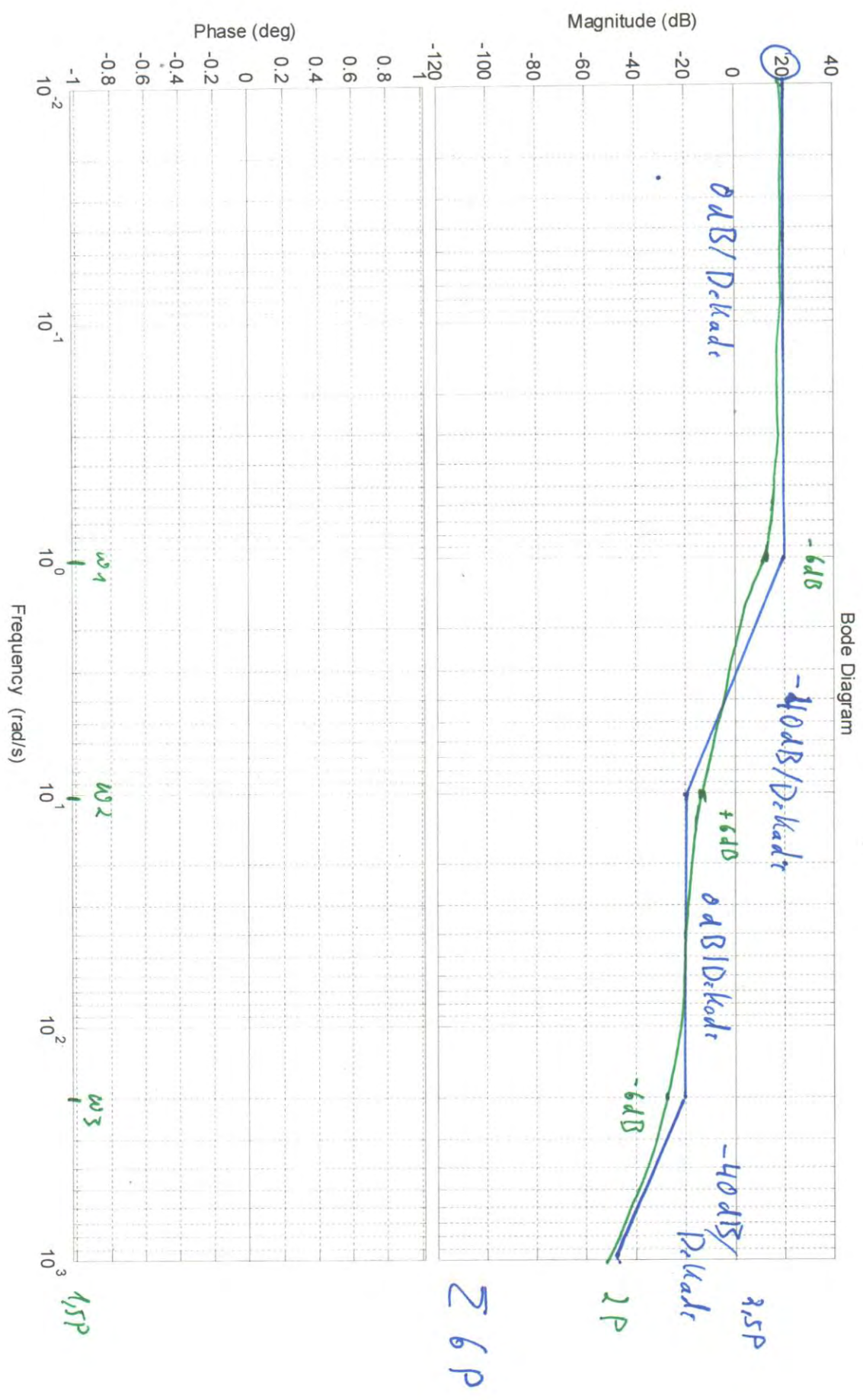
Knickstellen:     $\omega_1 \rightsquigarrow -6 \text{ dB}$

$\omega_2 \rightsquigarrow +6 \text{ dB}$

$\omega_3 \rightsquigarrow -6 \text{ dB}$

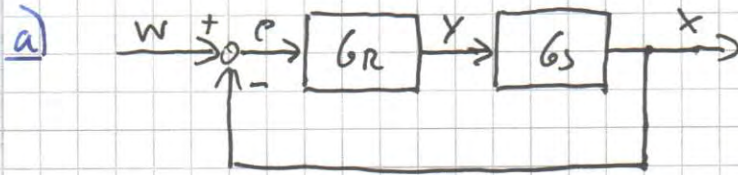
1 P

$\Sigma 10 \text{ P}$





## Aufgabe 2



2 P

b)

$$\ddot{x}(t) - 4x(t) = \dot{y}(t) + y(t)$$

$$\begin{aligned} & \downarrow \\ s^2 X(s) - 4X(s) &= sY(s) + Y(s) \\ \Rightarrow (s^2 - 4)X(s) &= (s+1)Y(s) \end{aligned}$$

$$G_S(s) = \frac{X(s)}{Y(s)} = \frac{s+1}{s^2-4} = \frac{s+1}{(s-2)(s+2)}$$

$$s_N = -1 \quad s_{p1} = 2 \quad s_{p2} = -2$$

3 P

c)

Das ist ein P-Regler

$$G_O(s) = \frac{K_R(s+1)}{s^2-4}$$

$$\begin{aligned} G_W(s) &= \frac{G_O(s)}{1+G_O(s)} = \frac{K_R(s+1)}{s^2-4+K_Rs+K_R} \\ &= \frac{K_R(s+1)}{s^2+K_Rs+K_R-4} \end{aligned}$$

3 P

Polynom 2. Grades : notw. Bdg.en hinreichend:

$$\underline{\underline{K_R > 4}} \quad (K_R > 0)$$

1 P

4 P



d)

$$E(s) = \frac{1}{1+G_O(s)} W(s)$$

$$= \frac{s^2-4}{s^2-4+K_R(s+1)} \cdot \frac{1}{s}$$

$$e_{\infty} = \lim_{t \rightarrow \infty} e(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s E(s)$$

$$= \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s^2-4}{s^2-4+K_R(s+1)} = -\frac{4}{K_R-4} \neq 0$$

4 P

$\Rightarrow$  bleibende Regelabweichung  $\Rightarrow$  nicht stationär genau

e)

PI-Regler

$\Rightarrow$  1-Anteil im offenen Regelkreis

$\Rightarrow$  bei Anregung durch einen Sprung stationär genau

2 P

$$G_O(s) = G_R(s) G_S(s) = 2 \frac{s+2}{s} \frac{s+1}{(s-2)(s+2)} = 2 \frac{s+1}{s(s-2)}$$

$$G_W(s) = \frac{G_O(s)}{1+G_O(s)}$$

$$= \frac{2s+2}{s(s-2)} = \frac{2s+2}{s^2-2s+2s+2} = \frac{2s+2}{s^2+2} \quad 3 P$$

f)

Impulsantwort:  $W(s) = 1$

1 P

$$X(s) = \frac{2s+2}{s^2+2} = 2 \frac{s}{s^2+2} + \sqrt{2} \frac{\sqrt{2}}{s^2+2}$$

$\circ$   $a, b$  mit  $b=\sqrt{2}$

$$x(t) = 2 \cos(\sqrt{2}t) + \sqrt{2} \sin(\sqrt{2}t)$$

3 P



## Aufgabe 3

- a) WOK beginnt in Polen des offenen Kreises  
m Äste enden in der Nullstelle des offenen Kreises  
n-m Äste enden in  $\infty$

WOK stellt Lage der Pole des geschlossenen Regelkreises  
in Abhängigkeit der Reglerverstärkung dar.

3 P

- b) Zum Skizzieren wird die Übertragungsfunktion des offenen Kreises  $G_O(s) = G_R(s) G_S(s)$  benötigt:

$$G_O(s) = K_R \frac{1 + T_n s}{T_n s (1 + s)}$$

1 P

Nullstellen:  $s_N = -\frac{1}{T_n}$

Polstellen:  $s_{p1} = 0$        $s_{p2} = -1$

2 P

3 P

- d) Stabilität: Alle Pole des geschlossenen Regelkreises  
in der linken s-Halbebene:

- A) Für  $K > 0$  stabil
- B) Für  $K > 0$  stabil
- C) Für  $K > 0$  stabil
- D) Für alle  $K > 0$  instabil

3 P

- e) System genau dann schwingungsfähig, wenn Pole des  
geschlossenen Regelkreises einen Imaginärteil besitzen:

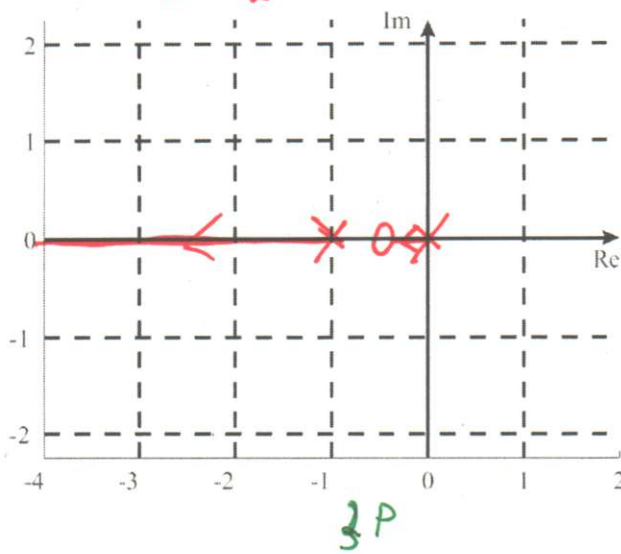
- A) Nicht schwingungsfähig
- B) " "
- C) Schwingungsfähig
- D) Nicht schwingungsfähig

3 P



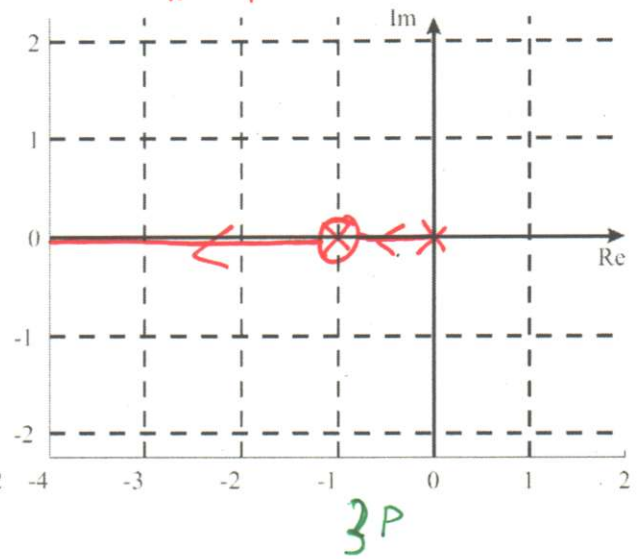
Fall: A

$$s_N = -\frac{1}{2}$$



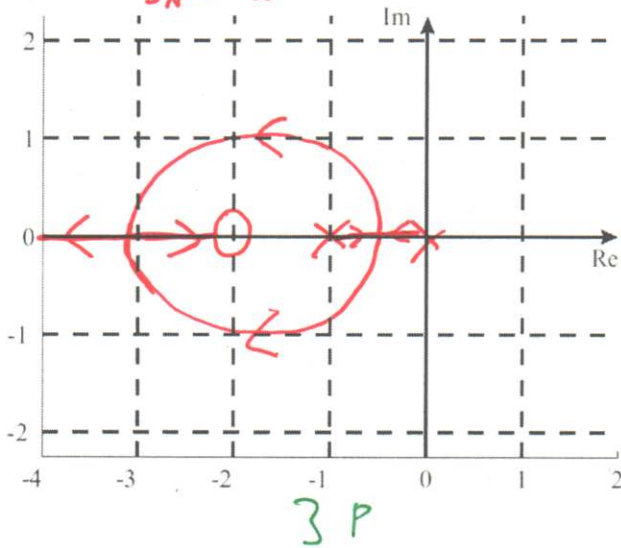
Fall: B

$$s_N = -1$$



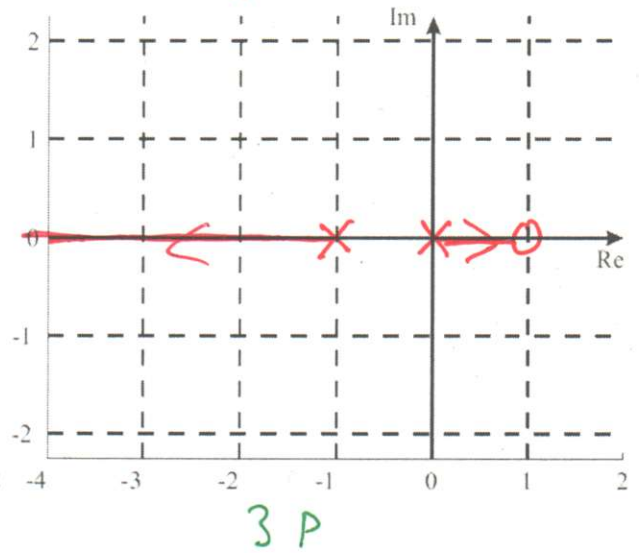
Fall: C

$$s_N = -2$$



Fall: D

$$s_N = 1$$



## Aufgabe 4

$$G_0(s) = \frac{K_R (1 + T_V s) (s - \frac{1}{2})}{(s - 1)(s - 2)}$$

charakt. Gl.:  $1 + G_0(s) = 0$

$$\Rightarrow s^2 - 3s + 2 + K_R T_V s^2 + (K_R - \frac{1}{2} K_R T_V) s - \frac{1}{2} K_R = 0$$

$$\underbrace{(1 + K_R T_V)}_{a_2} s^2 + \underbrace{(K_R - \frac{1}{2} K_R T_V - 3)}_{a_1} s + \underbrace{2 - \frac{1}{2} K_R}_{a_0} = 0$$

4P

Polynom 2. Grades: notw. Bdg. = hinr. Bdg.

1P

$$\Rightarrow \text{hinreichend } a_2 > 0 \quad a_1 > 0 \quad a_0 > 0$$

$a_2 > 0$ :  $\checkmark$  immer erfüllt, da  $K_R > 0$  und  $T_V > 0$

1P

$a_0 > 0$ :  $2 - \frac{1}{2} K_R > 0 \Rightarrow \boxed{4 > K_R > 0}$

1P

$a_1 > 0$ :  $K_R - \frac{1}{2} K_R T_V - 3 > 0$

4P

$$\Rightarrow K_R (1 - \frac{1}{2} T_V) > 3$$

$$\Rightarrow \boxed{0 < T_V < 2} \quad \text{sonst } K_R \neq 0$$

$$\Rightarrow$$

$$\boxed{K_R > \frac{3}{1 - \frac{1}{2} T_V}}$$

$$\boxed{0 < T_V < 2 \quad 4 > K_R > \frac{3}{1 - \frac{1}{2} T_V}}$$