

**Aufgabe 1** (20 min = 20 Punkte, Fragen zur Regelungstechnik)

Nr.	Aussage	JA	NEIN
1	Eine Phasenreserve von über $90^\circ$ ist nicht möglich.		X
2	Die Impulsantwort eines Systems erster Ordnung kann schwingen.		X
3	Ein System 2. Ordnung, dessen Nennerkoeffizienten alle grösser als Null sind, ist stabil.	X	
4	Kann eine Nullstelle das Einschwingverhalten beeinflussen?	X	
5	Ist die Differentialgleichung $5\ddot{y} + 3t \cdot \dot{y} = 2u$ zeitvariant?	X	
6	Ist die Differentialgleichung $5\ddot{y} + 3t \cdot \dot{y} = 2u$ linear?		X
7	Ein PD-Regler hat für alle Frequenzen eine Phase grösser oder gleich Null.	X	
8	Der Amplitudengang einer Totzeit ist abhängig von der Frequenz.		X
9	Ein PD-Regler reagiert langsamer als ein PI-Regler.		X
10	Impulsantwort und Frequenzgang eines LZI Systems sind direkt miteinander verknüpft.	X	
11	Ein System ohne Ausgleich kann mit einem I-Regler geregelt werden.		X
12	Stör und Führungsverhalten besitzen dieselben Stabilitätseigenschaften. Stabilitätsverhalten.	X	
13	Konjugiert komplexe Polstellen in der LHE nahe an der imaginären Achse haben einen starken Einfluss auf das Einschwingverhalten.	X	
14	Ist für eine Übertragungsfunktion der Nennergrad = Zählergrad, dann beginnt die Schrittantwort mit einem endlichen Wert.	X	
15	Bei einem System 2. Ordnung ist das prozentuale Überschwingen von der Eigenfrequenz abhängig.		X
16	Ein System mit grosser Bandbreite hat auch eine grosse Anstiegszeit (Reaktionszeit).		X
17	Instabile Pole der Regelstrecke dürfen beim Reglerentwurf mit Pol/Nullstellenkürzung nicht gekürzt werden.	X	
18	Ein System mit endlicher Phasenreserve und unendlicher Amplitudenreserve ist nicht möglich.		X
19	Ein BIBO stabiles System hat eine Impulsantwort die für $t \rightarrow \infty$ gegen Null abklingt.	X	
20	Das Verhalten eines nichtlinearen Systems ist vom Arbeitspunkt unabhängig.		X

## Aufgabe 2

- 1 e : System 2. Ordnung schwingend, mit Ausgleich, Steigung Null bei  $t=0$ , Dämpfung mittel
- 2 d : System ohne Ausgleich
- 3 b : System 2. Ordnung nicht schwingend, mit Ausgleich, Steigung Null bei  $t=0$
- 4 c : System 2. Ordnung, stark schwingend,  $y(0+)$  endlich daher Zählergrad = Nennergrad,  $y$  geht gegen Null
- 5 a : System 2. Ordnung schwingend wie 1, Steigung endlich bei Null, Zählergrad = Nennergrad-1, muss Nullstelle haben, mit Ausgleich
- 6 f : System 2. Ordnung schwingend wie 4, Steigung endlich bei Null, abklingend nach Null daher differenzierend

## Aufgabe 3

a)  $x(t) = 3\varepsilon(t) - 3\varepsilon(t-2) + (t-3)\varepsilon(t-3)$  1P + 1P + 1P

b)  $X(s) = \frac{3}{s} - \frac{3}{s}e^{-2s} + \frac{1}{s^2}e^{-3s}$  1P + 1P + 1P

c)  $x_a(t) = \dot{x}(t) = 3\delta(t) - 3\delta(t-2) + 1 \cdot \varepsilon(t-3) + (t-3)\delta(t-3) = 3\delta(t) - 3\delta(t-2) + \varepsilon(t-3)$   
1P + 1P + 1P

d)  $X_a(s) = 3 - 3e^{-2s} + \frac{1}{s}e^{-3s}$  1P + 1P + 1P

e) Eingang b) nicht abgeleitet:  $sY(s) - y(0^-) - 2Y(s) = \frac{3}{s} - \frac{3}{s}e^{-2s} + \frac{1}{s^2}e^{-3s}$  1P

$$Y(s)(s-2) = y(0^-) + \frac{3}{s} - \frac{3}{s}e^{-2s} + \frac{1}{s^2}e^{-3s}$$

$$Y(s) = \frac{y(0^-) + \frac{3}{s} - \frac{3}{s}e^{-2s} + \frac{1}{s^2}e^{-3s}}{s-2} = \frac{y(0^-)}{s-2} + \frac{3(1-e^{-2s})}{s(s-2)} + \frac{1}{s^2} \frac{e^{-3s}}{(s-2)}$$
1P + 1P + 1P

Rücktransformiert mit Tabelle

$$y(t) = e^{2t} + 3(e^{2t} - 1)/2 - 3\varepsilon(t-2)(e^{2(t-2)} - 1)/2 + \varepsilon(t-3)(e^{2(t-3)} - 1 - 2(t-3))/4$$
2P

Eingang d) abgeleitet:  $sY(s) - y(0^-) - 2Y(s) = 3 - 3e^{-2s} + \frac{1}{s}e^{-3s}$  1P

$$Y(s)(s-2) = y(0^-) + 3 - 3e^{-2s} + \frac{1}{s}e^{-3s}$$

$$Y(s) = \frac{y(0^-) + 3 - 3e^{-2s} + \frac{1}{s}e^{-3s}}{s-2} = \frac{y(0^-) + 3}{s-2} - 3 \frac{e^{-2s}}{(s-2)} + \frac{1}{s} \frac{e^{-3s}}{(s-2)}$$
1P + 1P + 1P

Rücktransformiert mit Tabelle

$$y(t) = 4e^{2t} - 3\varepsilon(t-2)e^{2(t-2)} + \varepsilon(t-3)(e^{2(t-3)} - 1)/2$$
2P

- f) Skizze:  $y(t)$  geht sehr schnell gegen unendlich (exponentiell), 4 zeitlich verschobene, exponentiell wachsende Funktionen  
je 1P pro Exponentialfkt.

## Aufgabe 4

- a) Ja. Die Grenzen sind gegeben durch:

$$f = \omega / 2\pi$$

$$f_u = 1/2\pi \approx 0.16$$

$$f_o = 2/2\pi \approx 0.32$$

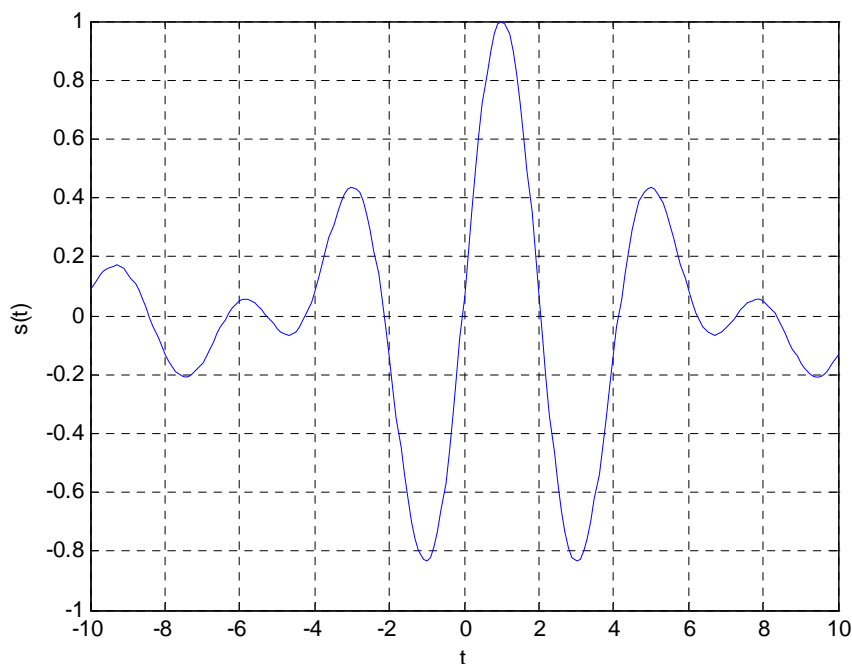
b) Linear in  $\omega$

c) Bandbegrenzung in der Frequenz bedeutet unendliche Zeitausdehnung des Signals

$$d) \quad s(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} A(\omega) e^{-j\omega t} e^{j\omega} d\omega = \frac{\pi}{2\pi} \int_{-2}^{-1} e^{j\omega(t-1)} d\omega + \frac{\pi}{2\pi} \int_1^2 e^{j\omega(t-1)} d\omega$$

$$\begin{aligned} s(t) &= \frac{1}{2} \left( \frac{e^{j\omega(t-1)}}{j(t-1)} \right)_{-2}^{-1} + \frac{1}{2} \left( \frac{e^{j\omega(t-1)}}{j(t-1)} \right)_1^2 = \frac{1}{2} \left( \frac{e^{-j(t-1)}}{j(t-1)} - \frac{e^{-2j(t-1)}}{j(t-1)} \right) + \frac{1}{2} \left( \frac{e^{2j(t-1)}}{j(t-1)} - \frac{e^{j(t-1)}}{j(t-1)} \right) \\ &= \frac{1}{2} \left( \frac{-e^{j(t-1)} + e^{-j(t-1)}}{j(t-1)} \right) + \frac{1}{2} \left( \frac{-e^{-2j(t-1)} + e^{2j(t-1)}}{j(t-1)} \right) = -\frac{\sin(t-1)}{t-1} + \frac{\sin(2(t-1))}{t-1} \end{aligned}$$

e)



f) Eine Zeitverschiebung erzeugt nur eine Phasenverschiebung des Signals, daher bleibt das Amplitudenspektrum erhalten, die Phase wird neu

$$\varphi(\omega) = -2\omega$$

## Aufgabe 5

$$a) \quad G_1(s) = \frac{0.3}{1+2s} + \frac{0.7}{1+5s} = \frac{0.3(1+5s) + 0.7(1+2s)}{(1+2s)(1+5s)} = \frac{1+2.9s}{(1+2s)(1+5s)}$$

2P

Nullstelle bei  $-1/4.1 = -0.345$ , Pole bei  $-1/2$  und  $-1/5$

2P

$$G_2(s) = \frac{1}{(1+2s)(1+5s)}$$

1P

Keine Nullstellen, Pole bei -1/2 und -1/5

1P

b)  $Y_1(s) = \frac{1+2.9s}{(1+2s)(1+5s)} \frac{1}{s}$

1P

$$Y_2(s) = \frac{1}{(1+2s)(1+5s)} \frac{1}{s}$$

1P

c)  $Y_2(s) = \frac{1}{(1+2s)(1+5s)} \frac{1}{s}$  mit Tabelle rücktransformiert

$$y_2(t) = 1 + \frac{1}{3} \left( 2e^{-\frac{t}{2}} - 5e^{-\frac{t}{5}} \right)$$

3P

$$Y_1(s) = G_1(s) \frac{1}{s} = \frac{0.3}{1+2s} \frac{1}{s} + \frac{0.7}{1+5s} \frac{1}{s} \quad \text{einzeln rücktransformiert ergibt}$$

$$y_1(t) = 0.3 \left( 1 - e^{-\frac{t}{2}} \right) + 0.7 \left( 1 - e^{-\frac{t}{5}} \right)$$

3P

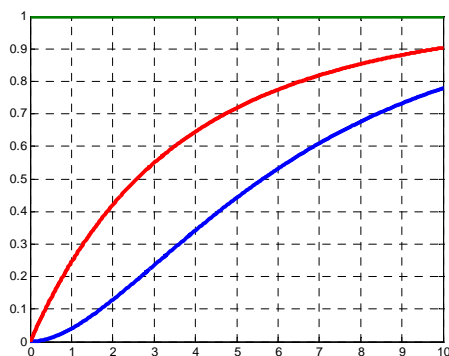
oder

$$Y_1(s) = \frac{1}{(1+2s)(1+5s)} \frac{1}{s} + \frac{2.9}{(1+2s)(1+5s)}$$

$$y_1(t) = y_2(t) + 2.9 \dot{y}_2(t) = 1 + \frac{1}{3} \left( 2e^{-\frac{t}{2}} - 5e^{-\frac{t}{5}} \right) + \frac{2.9}{3} \left( -e^{-\frac{t}{2}} + e^{-\frac{t}{5}} \right)$$

$$y_1(t) = 1 + \frac{2-2.9}{3} e^{-\frac{t}{2}} + \frac{2.9-5}{3} e^{-\frac{t}{5}} = 1 - 0.3e^{-\frac{t}{2}} - 0.7e^{-\frac{t}{5}} = 0.3 \left( 1 - e^{-\frac{t}{2}} \right) + 0.7 \left( 1 - e^{-\frac{t}{5}} \right)$$

oder mit Partialbruchzerlegung



2P

d) Ja, Nullstelle verschnellert das System 1!

1P + 1P

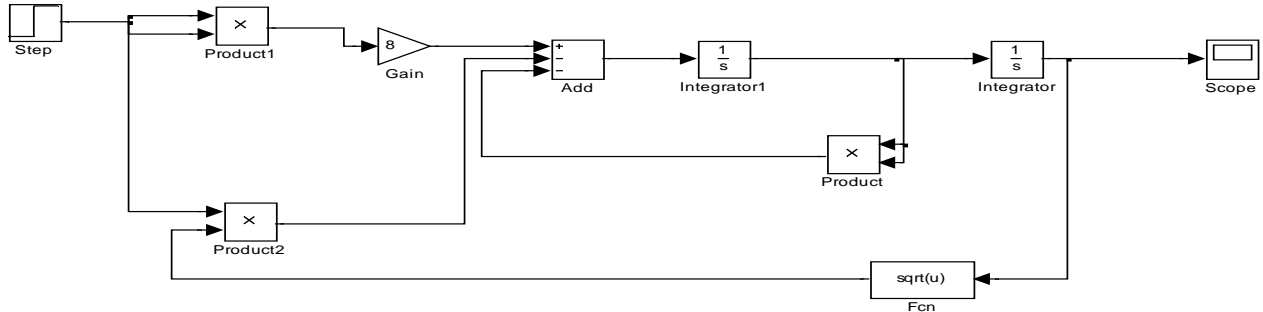
## Aufgabe 6

a)  $\dot{y}^2$ ,  $u \cdot \sqrt{y}$ ,  $\sqrt{y}$ ,  $u^2$

1P + 1P + 1P + 1P

b)  $\ddot{y} = 8u^2 - \dot{y}^2 - u \cdot \sqrt{y}$

### Pro Block 1



### 7P Pro Block 1P (ausser Summation)

c)  $8\bar{u}^2 = \bar{u} \cdot \sqrt{\bar{y}}$   
 $\bar{u} \neq 0 \quad \sqrt{\bar{y}} = 8\bar{u}$

2P

$$\bar{y} = 64\bar{u}^2$$

d)  $\Delta\ddot{y} + 2\dot{y} \cdot \Delta\dot{y} + \sqrt{\bar{y}} \cdot \Delta u + \bar{u} \frac{1}{2\sqrt{\bar{y}}} \cdot \Delta y = 16\bar{u} \cdot \Delta u$

5P

$$\Delta\ddot{y} + 8\bar{u} \cdot \Delta u + \frac{1}{16} \cdot \Delta y = 16\bar{u} \cdot \Delta u$$

$$\Delta\ddot{y} + \frac{1}{16} \cdot \Delta y = 8\bar{u} \cdot \Delta u$$

2P

e) Dgl. 2.Ordnung ohne Dämpfung, d.h. D=0, Eigenfrequenz  $\omega_0^2 = \frac{1}{16}$   $\omega_0 = \frac{1}{4}$  2P

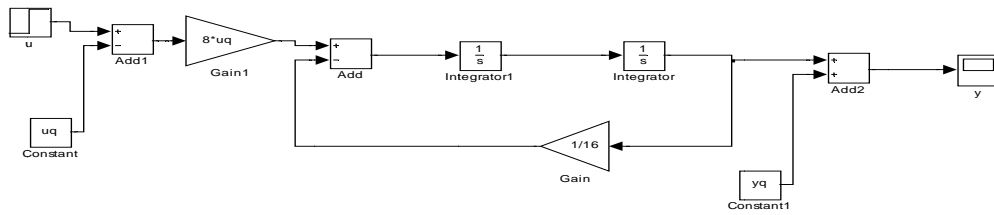
$$s^2 Y(s) + \frac{1}{16} Y(s) = 8\bar{u} \cdot U(s)$$

$$G(s) = \frac{8\bar{u}}{s^2 + \frac{1}{16}} \quad s_{1/2} = \pm j \frac{1}{4}$$

2P

Grenzstabil (BIBO instabil), 2 Pole auf der imaginären Achse

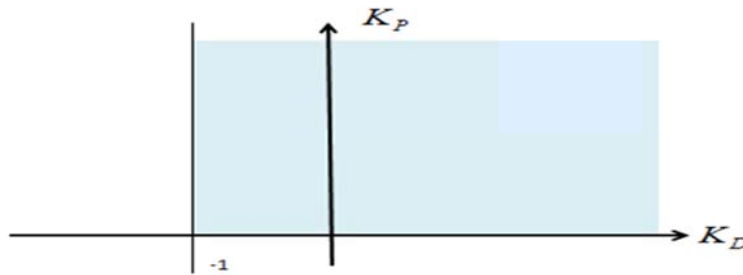
f)  $\Delta\ddot{y} = 8\bar{u} \cdot \Delta u - \frac{1}{16} \cdot \Delta y$



6P

### Aufgabe 7

- a)  $G(s) = K_p + K_D s$  2P
- b)  $G_W(s) = \frac{K_p + K_D s}{s(s+1) + K_p + K_D s} = \frac{K_p + K_D s}{s^2 + (1 + K_D)s + K_p}$  4P
- c) Alle Koeffizienten grösser als Null 2P
- $K_p > 0$  2P
- $(1 + K_D) > 0 \quad K_D > -1$



2P

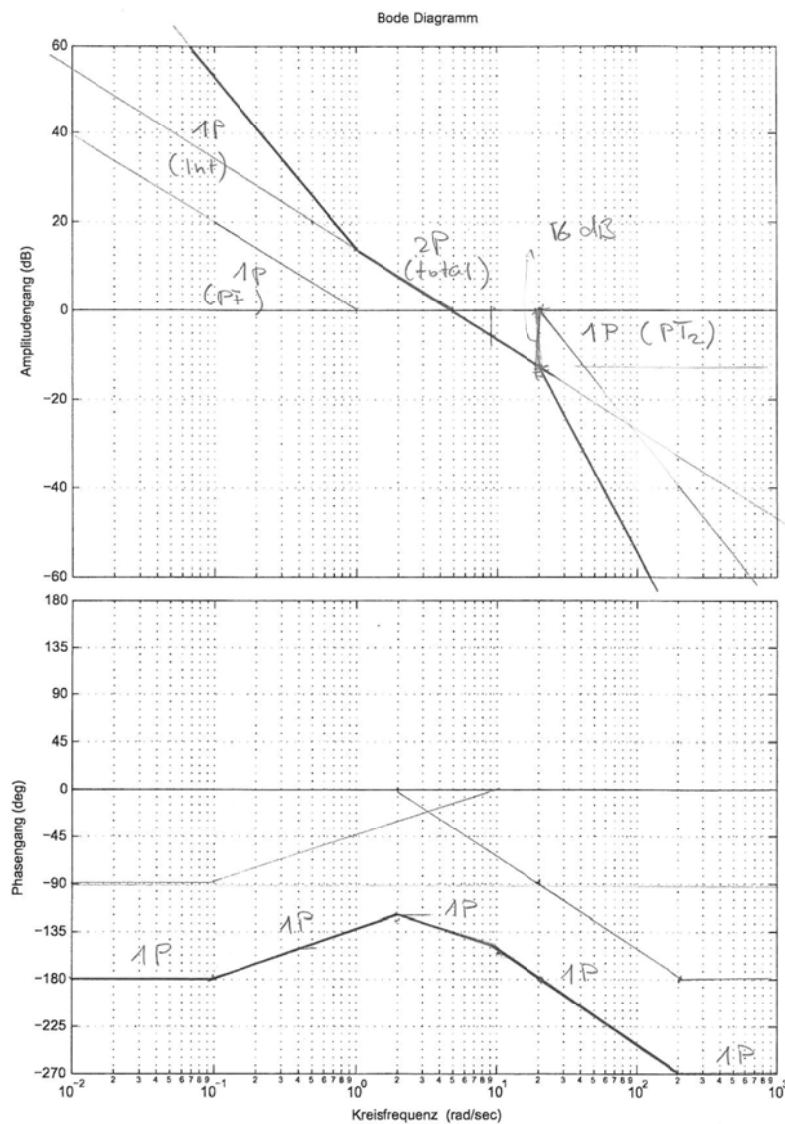
- d)  $s^2 + (1 + K_D)s + K_p = s^2 + 2d\omega_0 s + \omega_0^2$  2P
- $K_p = 16$  1P + 2P
- $1 + K_D = 5,6 \quad K_D = 4,6$
- e) Nullstelle bei  $-K_D / K_p = -4,6 / 16 = -0,2875$  1P
- Pole bei  $-d\omega_0 \pm \omega_0 \sqrt{1 - d^2} = -2,8 \pm j2,857$  2P
- Zeichnung 1P
- f)  $Y(s) = G_W(s) \frac{1}{s^2} = \frac{K_p + K_D s}{s^2 + (1 + K_D)s + K_p} \frac{1}{s^2}$  1P

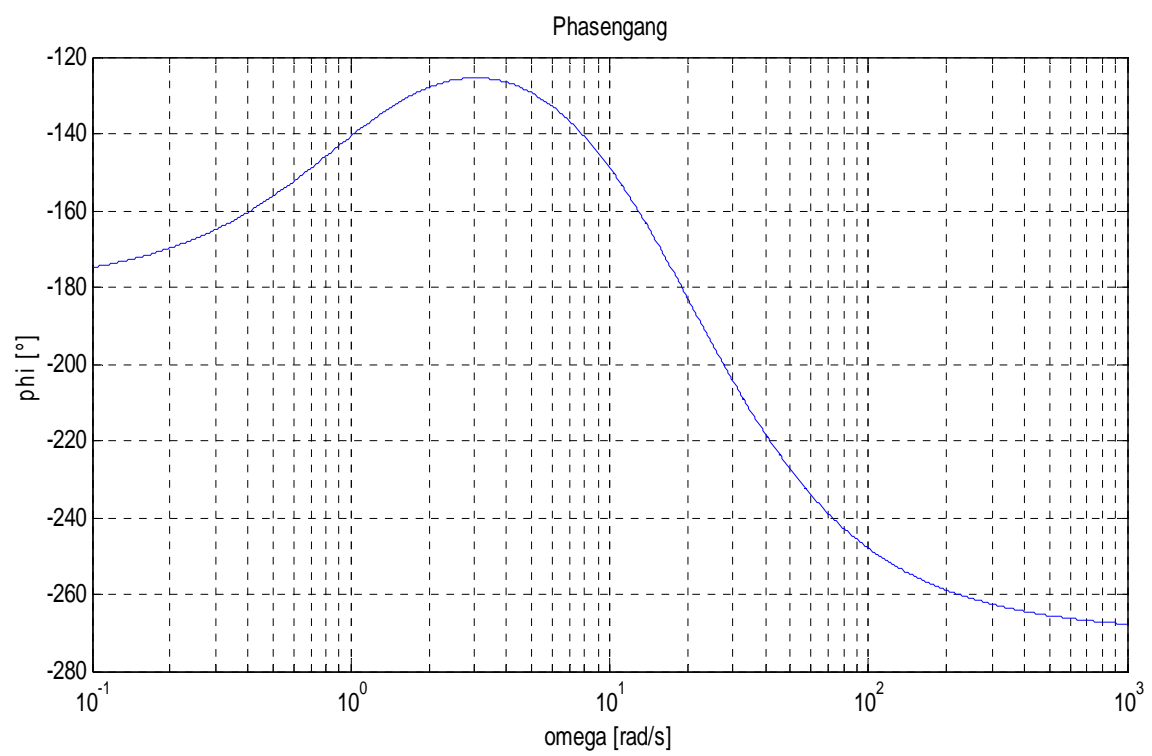
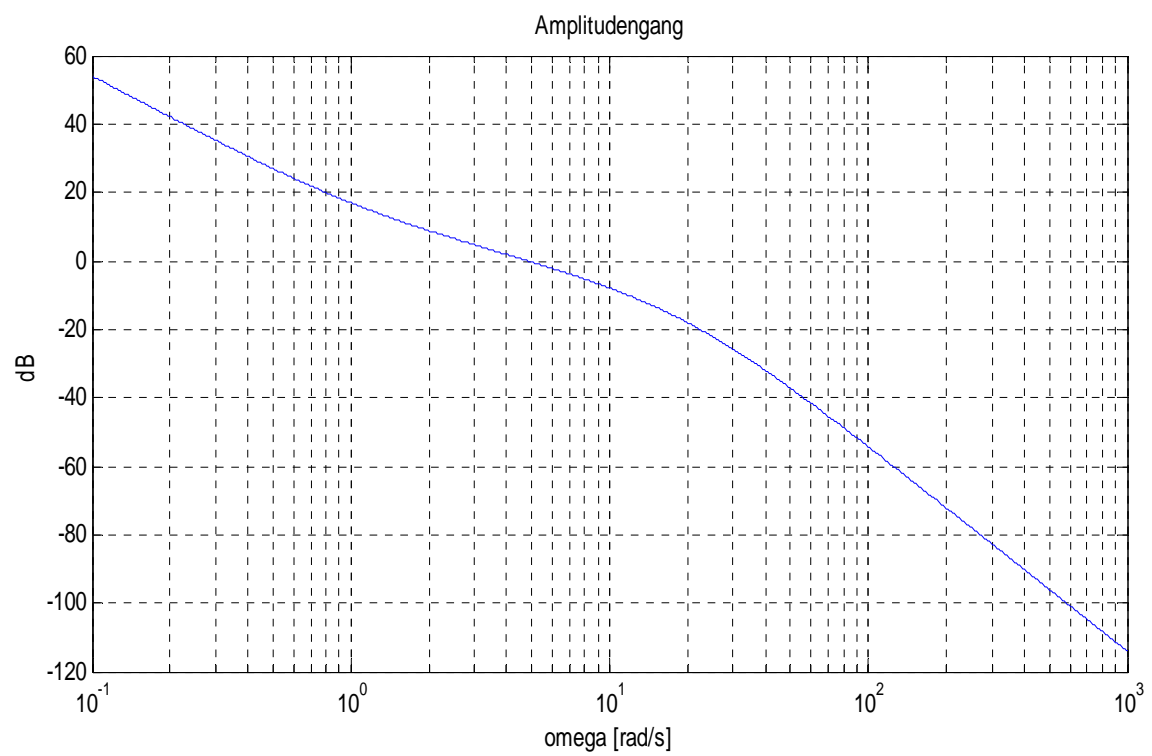
$$\begin{aligned}
 E(s) &= Y(s) - W(s) = \frac{1}{s^2} \left( 1 - \frac{K_P + K_D s}{s^2 + (1 + K_D)s + K_P} \right) = \frac{1}{s^2} \left( \frac{s^2 + (1 + K_D)s + K_P - K_P - K_D s}{s^2 + (1 + K_D)s + K_P} \right) \\
 &= \frac{1}{s^2} \left( \frac{s^2 + s}{s^2 + (1 + K_D)s + K_P} \right) = \frac{1}{s} \left( \frac{s + 1}{s^2 + (1 + K_D)s + K_P} \right) \\
 e(\infty) &= \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{1}{s} \left( \frac{s + 1}{s^2 + (1 + K_D)s + K_P} \right) = \frac{1}{K_P} = \frac{1}{16}
 \end{aligned}$$

Fehler E(s) 1P + 2P

## Aufgabe 8

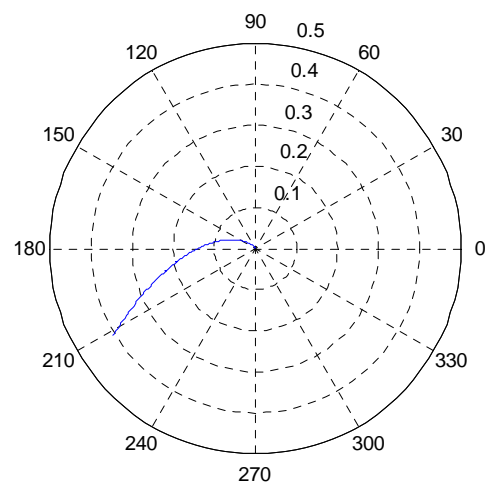
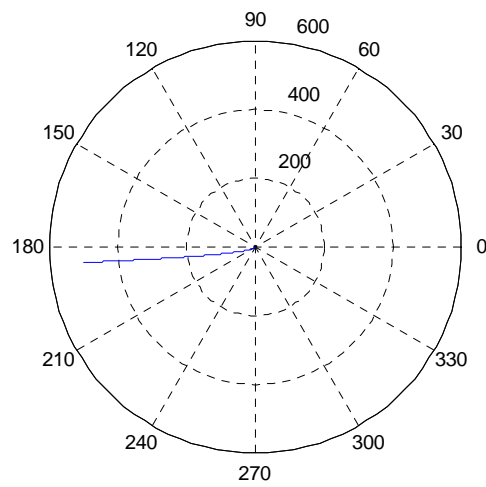
- a)  $G_0(s) = 5K_P \frac{1 + sT_n}{s^2 T_n (1 + 0.05s)^2}$
- b)







c) Nyquistdiagramm



Beginn Kurve 2P, Ende 2P, Verlauf 2P, Achsen 1P

d) Aus Bodediagramm Amplitudenreserve ungefähr 16dB 2P

Für eine Amplitudenreserve von 6dB kann die Verstärkung um 10dB angehoben werden 2P

$$K_p = 10^{\frac{10}{20}} = 3.16 \quad \text{2P}$$

e)  $T_n = 0.05$  1P

$$G_0(s) = 5K_P \frac{1}{s^2 0.05(1+0.05s)}$$

1P

Mit dem Kürzen ergibt sich ein  $I_2T_1$ -System, d.h. die Ortskurve beginnt bei  $-180^\circ$  und dreht um weiter  $-90^\circ$ . Damit wird der Punkt  $(-1,0)$  umschlossen  $\rightarrow$  geschlossenes System ist für alle  $K_P > 0$  instabil!

3P

## Aufgabe 9

a)  $u = 1.5$      $y = 1.8$     System mit Ausgleich

1P + 1P

b)  $K_s = \frac{\Delta y}{\Delta u} = \frac{3.6 - 1.8}{3 - 1.5} = \frac{1.8}{1.5} = 1.2$

$$T_g \approx 9.5 - 3.5 = 6$$

$$T_u \approx 3.5 - 1 = 2.5$$

2P + 2P + 2P

c)

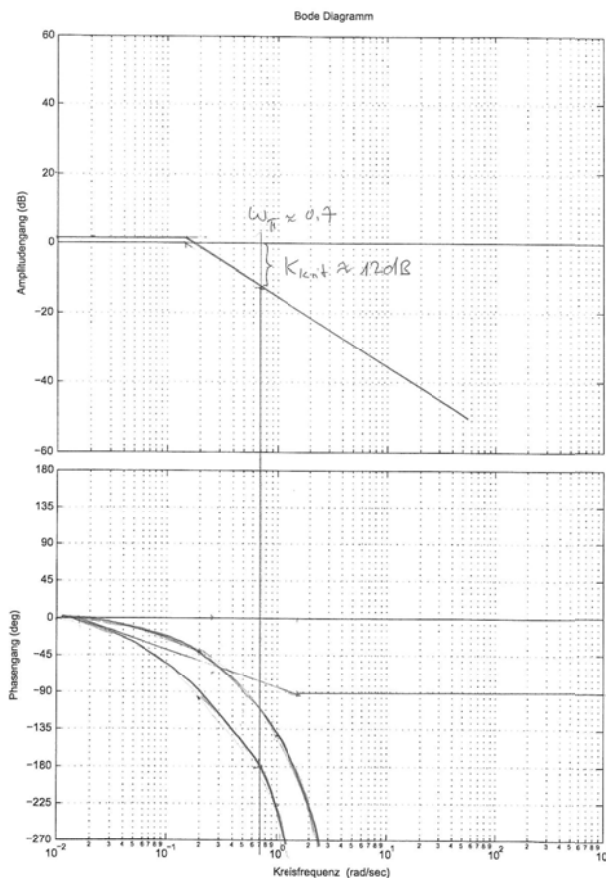
$$K_p = 0.9 \frac{T_g}{K_s T_u} = 0.9 \frac{6}{1.2 * 2.5} = 3$$

2P + 2P

$$T_n = 3.3 * T_u = 3.3 * 2.5 = 8.25$$

d) Bodediagramm

Aufgabe 9 d)



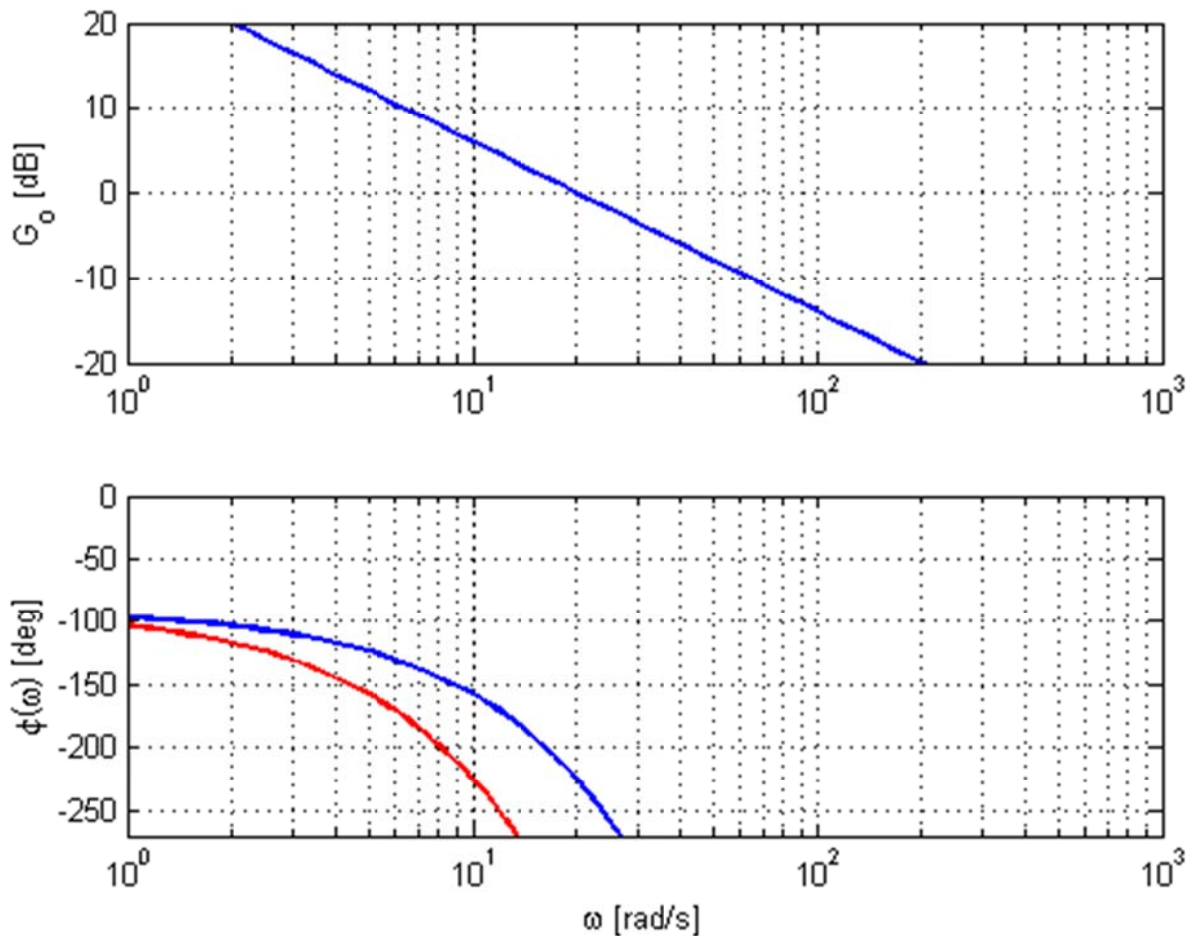
$$T_{krit} = \frac{2\pi}{\omega_\pi} \approx 9 \quad K_{krit} \approx 12 \text{ dB} \Rightarrow K_{krit} = 4$$

Amplitude 2P, Phase 3P,  $\omega_\pi$  und Amplitudenreserve je 1P

e)  $K_{krit} \approx 4 \quad T_{krit} \approx 9$  2P  
 $K_p = 0.45 * K_{krit} = 0.45 * 4 = 1.8$  2P + 2P  
 $T_n = 0.85 * T_{krit} = 0.85 * 9 = 7.65$

### Aufgabe 10

- a)  $K_{IS} \approx 20$  Schnitt mit der 0-dB Linie bei  $\omega = 20$  1P  
 $\varphi(\omega = 20) = -225^\circ$  d.h. Phasendrehung durch Totzeit ist  $-225 + 90^\circ = -135^\circ$   
 $-135^\circ = -20T_t \frac{180}{\pi}$   $T_t = 0.1178 \text{ sec}$  1P + 1P
- b) Phasenreserve  $\varphi_r = 45^\circ$  bei  $\omega \approx 7$  Dort muss  $K_p$  um 10dB gesenkt werden, das ergibt für  $K_p$  eine Abschwächung um 0.32 2P + 1P + 1P
- c)  $\varphi_r = \omega_D T_{t,res} \frac{180^\circ}{\pi} = 45^\circ \quad T_{t,res} = \frac{45^\circ \pi}{180^\circ \omega_D} = 0.1178 \text{ sec}$  2P + 1P
- Die Totzeitreserve ist genau der Wert der bisherigen Totzeit, da mit einer Phasenreserve von  $45^\circ$  gerade die Hälfte von  $-90^\circ$  bis  $-180^\circ$  für die Totzeit verwendet wurde.
- d)



2P

$\varphi = -\omega_D \cdot 2 \cdot T_t \frac{180^\circ}{\pi} = -45^\circ$  1P

$\omega_{D,neu} = 3,33$  1P

$$\frac{K_{IS}}{\omega_{D,neu}} K_P = 1 \quad K_P = 0.1667 \quad \text{ca. -15dB}$$

1P + 1P

### Aufgabe 11

- a)  $G(s) = \frac{4(3s+2)}{s+12}$  2 mal umformen 2P + 2P, G(s) 4P
- b) G(s) ist nur erster Ordnung. Das Blockschaltbild aber 2. Ordnung.  
Es liegt eine PD-T<sub>1</sub> Strecke vor mit direktem Durchgang zwischen u und y. 1P + 2P
- c)  $y(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} sG(s) \frac{1.5}{s} = 1.5G(\infty) = 12 \cdot 1.5 = 18$  1P + 1P
- d) Nullstelle: -2/3 1P  
Pol: -12 1P