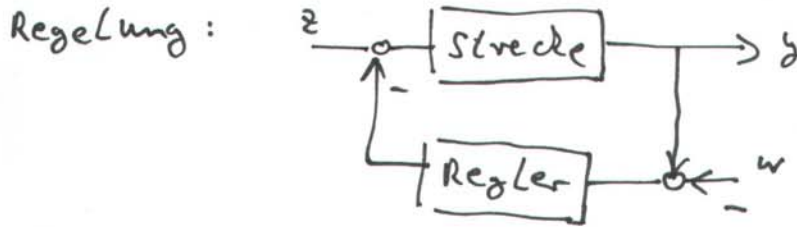
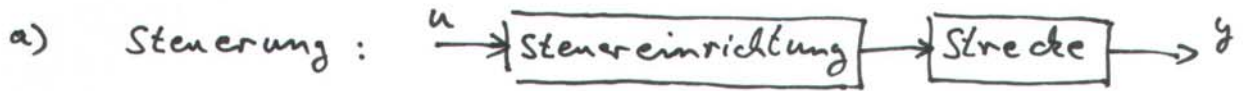
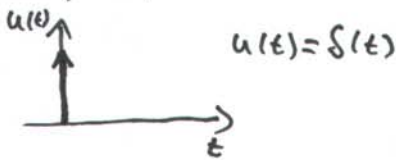


A1

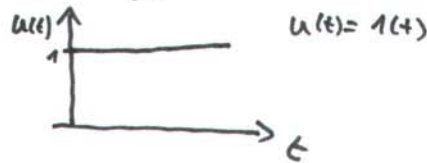


b) Analytische Modellbildung: z.B. Impulssatz  $m \ddot{x} = F$   
 Experimentelle Modellbildung: z.B. Modalanalyse

c) Impulsfunktion



Sprungfunktion



Rampenfunktion



d)

$$u_1(t) \rightarrow y_1(t)$$

$$u_2(t) \rightarrow y_2(t)$$

$$u(t) = k u_1(t) + l u_2(t)$$

$$y(t) = k y_1(t) + l y_2(t)$$

e) Die Frequenz hat sich geändert.

A2

$$a) \quad y(t) = \int_0^t g(t-\tau) u(\tau) d\tau$$

$$b) \quad f(t) = 2(t) - 1(t-1)$$

$$\mathcal{L}\{f(t)\} = \frac{2}{s} - e^{-s} \cdot \frac{1}{s}$$

$$c) \quad \text{Pole: } \begin{array}{l} s_1 = 0 \\ s_2 = -\frac{1}{T_2} \end{array} \quad \text{Re}\{s_i\} \leq 0 \rightarrow \text{zustandsstabil}$$

$$d) \quad \text{PDT}_2: \quad T_1 \ddot{y} + T_2 \dot{y} + y = K(u + T_D \dot{u})$$

$T_1, T_2$ : Verzögerungszeitkonst.

$K$ : Verstärkung

$T_D$ : Differenzierungszeitkonst.  
(Differenzierkonstante)

$$e) \quad G_R = K$$

$$G_S = \frac{1}{s}$$

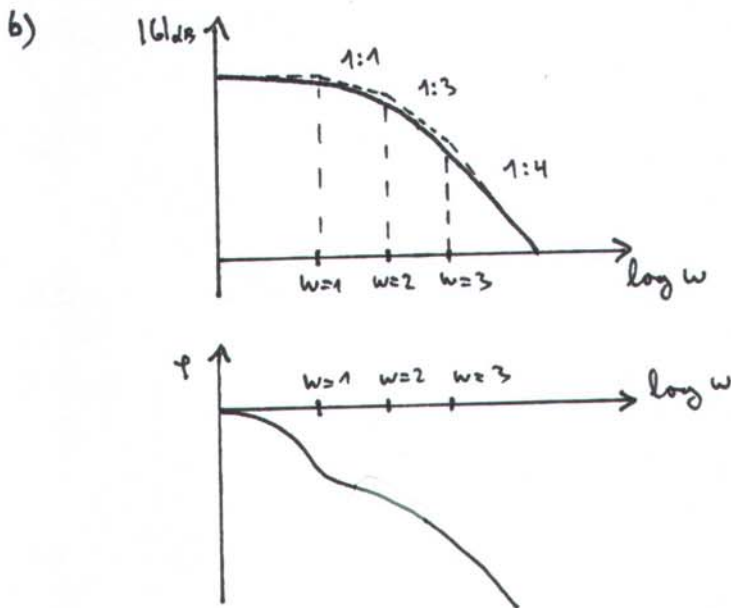
$$G_W = \frac{K \frac{1}{s}}{1 + \frac{K}{s}} = K \frac{1}{s+K} \quad \text{PT}_1$$

A3

a) Das Nyquistverfahren lässt sich zur Prüfung des Stabilitätsverhaltens des geschlossenen Regelkreises anwenden.

Aussage: Wie ist der Gesamtverstärkungsfaktor zu wählen, so dass der geschlossene Kreis stabil ist.

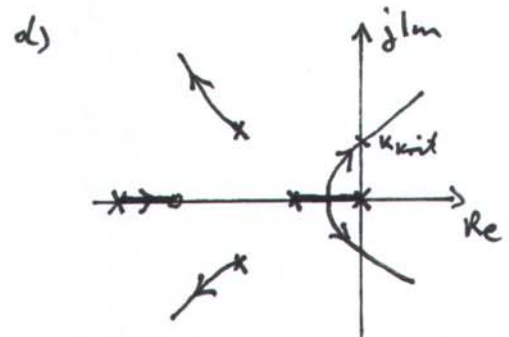
Es muss bekannt sein, ob in Mit- oder Gegenkopplung geregelt wird und wieviel Pole im Ursprung vorhanden sind.



c) Charakter. Gleichung: Polynom 2er Ordnung

$$K_1^2 > 0 \quad \text{Stabil für } K_1 \neq 0$$

$$4 + K_2 > 0 \quad K_2 > -4$$



stabilisierbar für  $K < K_{krit}$

e)

$$\begin{bmatrix} \ddot{x} \\ \dot{x} \\ x \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{K+K_0}{m} & -\frac{d_1+d_2}{m} \end{bmatrix}}_{\text{Systemmatrix A}} \begin{bmatrix} x \\ \dot{x} \end{bmatrix} + \underbrace{\begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ m \end{bmatrix}}_{\text{Eingangsmatrix B}} u$$

$$y = \underbrace{\begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix}}_{\text{Ausgangsm. C}} \begin{bmatrix} x \\ \dot{x} \end{bmatrix}$$

Allg.

$$\dot{x} = Ax + Bu$$

$$y = Cx$$

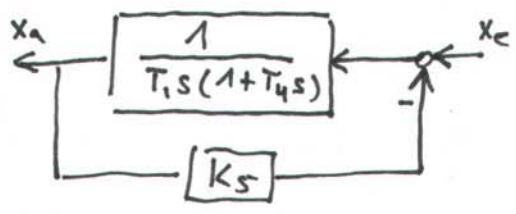
A4

a)  $y(s) = G(s) u(s)$   
 $= \frac{1}{1+T_1s} \frac{1}{s} = \frac{1}{s(1+T_1s)}$

$\lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s y(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{1+T_1s} = 1$

$\lim_{t \rightarrow 0} y(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} s y(s) = \lim_{s \rightarrow \infty} \frac{1}{1+T_1s} = 0$

b) Regler



$(x_e - K_5 x_a) \frac{1}{T_1 s (1+T_4 s)} = x_a$

$G_R = \frac{x_a}{x_e} = \frac{1}{T_1 T_4 s^2 + T_1 s + K_5}$

$G_s = \frac{K_1 K_2 K_3}{(T_1 s + 1)(T_3 s + 1)}$

$G_w = \frac{K_1 K_2 K_3}{(T_1 s + 1)(T_3 s + 1)(T_1 T_4 s^2 + T_1 s + K_5) + K_1 K_2 K_3}$   
 $= \frac{K_1 K_2 K_3}{(T_1 T_3 s^2 + (T_1 + T_3) s + 1)(T_1 T_4 s^2 + T_1 s + K_5) + K_1 K_2 K_3}$

c)  $G_n = \frac{1}{ms^2 + ds + k}$

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

$G_o = \frac{K_R}{(ms^2 + ds + k)(1+T_n s)s}$

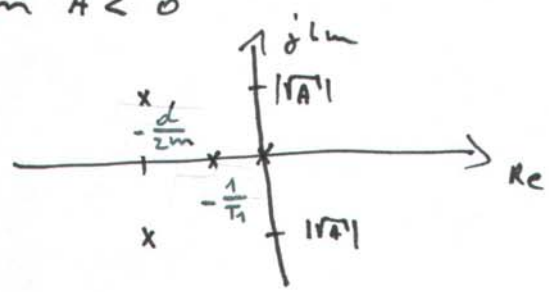
Nullst. -  
 Polstelle:

$s_1 = 0$

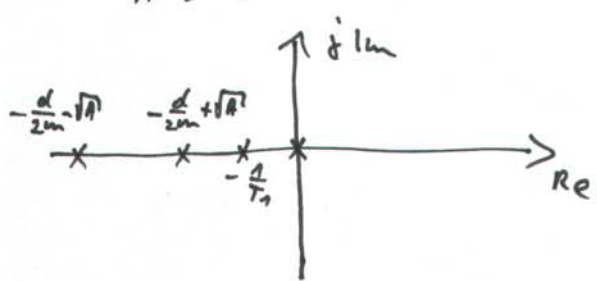
$s_2 = -\frac{1}{T_n}$

$s_{3,4} = -\frac{d}{2m} \pm \sqrt{\underbrace{-\frac{k}{m} + \left(\frac{d}{2m}\right)^2}_A}$

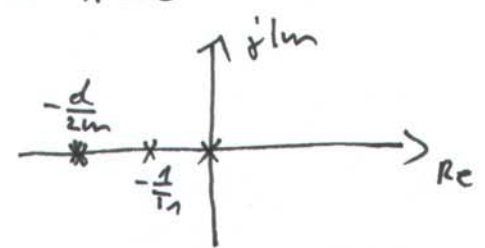
wenn  $A < 0$



wenn  $A > 0$



wenn  $A = 0$



d)  $G_0(s) = \frac{1}{(s^2 + s + 1)s}$

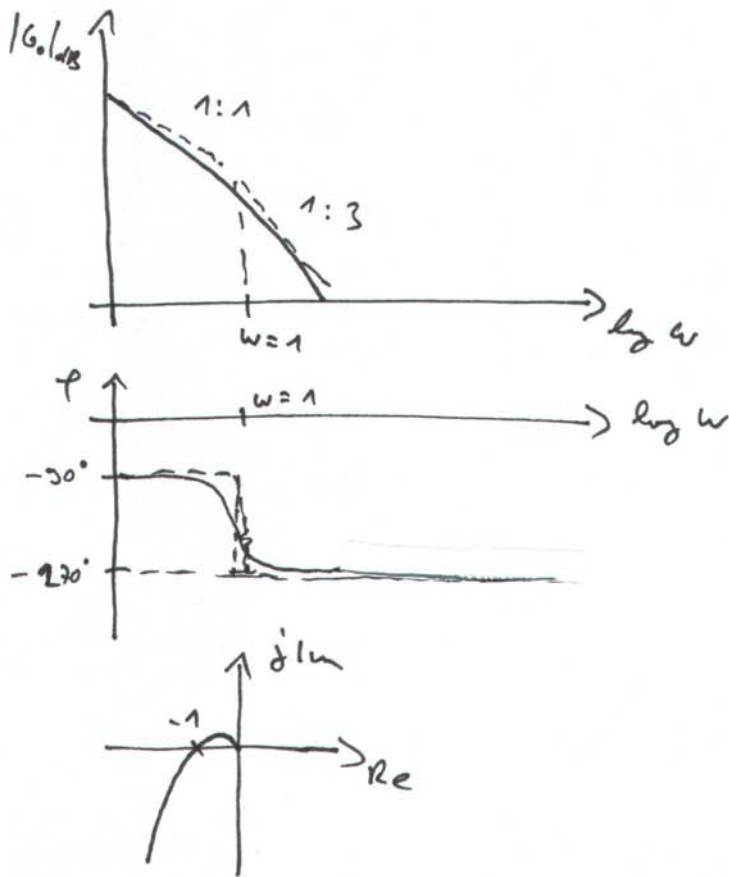
Pole:  $s_1 = 0$

$s_{2,3} = -\frac{1}{2} \pm j\sqrt{\frac{3}{4}}$

Allg. PT<sub>2</sub> ch. Gleichung

$$\frac{1}{\omega_0^2} s^2 + \frac{2D}{\omega_0} s + 1 = 0$$

$$\Rightarrow \omega_0 = 1 \quad ; \quad D = \frac{1}{2}$$



$$G(j\omega) = \frac{1}{j\omega} \frac{1}{-\omega^2 + j\omega + 1}$$

$$= \frac{-\omega^2}{\omega^4(\omega - \omega^3)^2} - j \frac{\omega - \omega^3}{\omega^4 + (\omega - \omega^3)^2}$$

$$\text{Im} \{ G(j\omega) \} = 0$$

$$\Rightarrow \omega - \omega^3 = 0$$

$$\Rightarrow \omega = 1$$

für  $\omega=1$ :  $\text{Re} \{ G(j\omega) \} = -1$

$\Rightarrow$  geschlossener Kreis wäre Grenzstabil

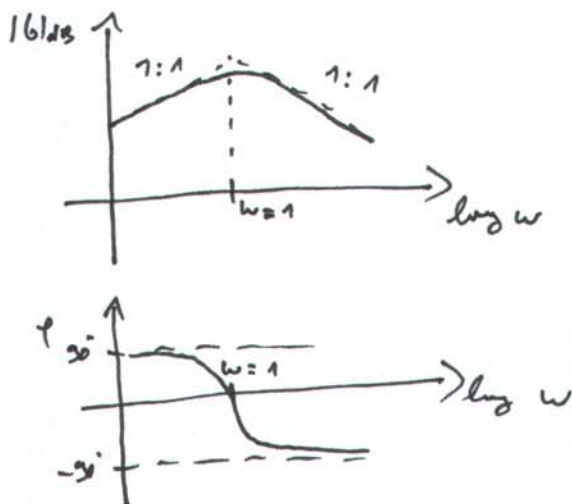
Stabilitätskrit. für das spezielle Nyquistkrit. zur Überprüfung im Bode diag.

$$\phi_R > 0$$

$$A_R > 1$$

e)

$$G_0 = \frac{s}{s^2 + s + 1}$$



$\phi_R > 0$  immer erfüllt

AS

- a)  $G_{R1}$  : P Übertragungsverhalten
- $G_{R2}$  : PID Übertragungsverhalten

b) i)  $G_0 = \frac{K_{R1}}{(s+1)(s+4)(s-1)}$

Pole:  $s_1 = -1$       Nullst. -  
 $s_2 = -4$   
 $s_3 = 1$        $n = 3$        $q = 0$

Anzahl der Asymptoten:  $n - q = 3$

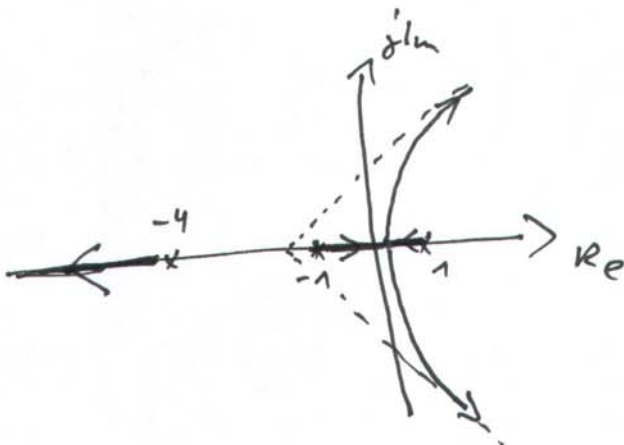
Wurzelschwerpunkt:  $\sigma_w = \frac{1}{3} (-1 - 4 + 1) = -\frac{4}{3} = -1, \bar{3}$

Winkel der Asymptoten:  $\phi_{Asymp} = \frac{180^\circ + l \cdot 360}{n - q}$        $l = 0, 1, \dots$

$l = 0$        $\phi_1 = 60^\circ$   
 $l = 1$        $\phi_2 = 180^\circ$   
 $l = 2$        $\phi_3 = -60^\circ$

Verzweigungspunkt:  $\sum_{i=1}^n \frac{1}{a - s_i} = \sum_{l=1}^q \frac{1}{a - s_{0l}}$   
 $\frac{1}{a+1} + \frac{1}{a+4} + \frac{1}{a-1} = 0$       hier 0

$\Rightarrow a = 0,1196$   
 $(a = -2,7863)$  kein Wurzelort



P-Regler ist nicht in der Lage den Regelkreis zu stabilisieren!

ii)  $G_o = K_R \frac{s+1}{s(s+4)(s-1)}$

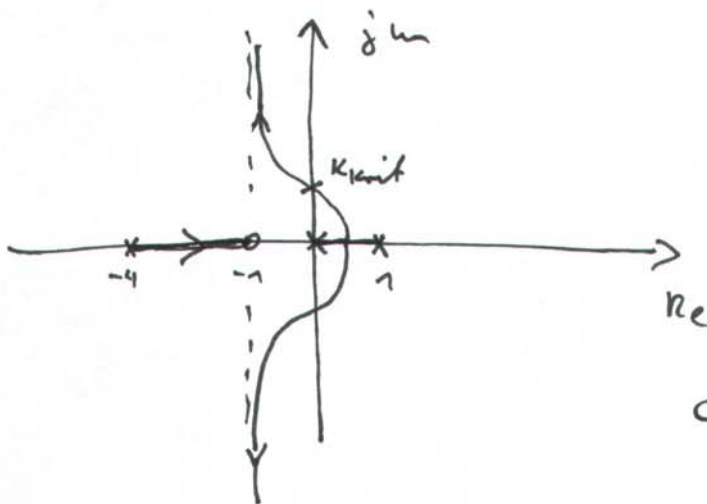
Pole:  $s_1 = 0$       Nullst.  $s_{o1} = -1$   
 $s_2 = -4$   
 $s_3 = 1$        $n = 3$        $q = 1$

Anzahl der Asympt.:  $n - q = 2$

Wurzel schwerpunkt:  $\sigma_w = \frac{1}{2}(-4 + 1 + 1) = -1$

Winkel der Asymptoten:  $\phi_{Asympt} = \frac{180^\circ + l \cdot 360^\circ}{n - q}$        $l = 0, 1, \dots, n - q$

$l = 0$        $\phi_1 = 30^\circ$   
 $l = 1$        $\phi_2 = 270^\circ$



c) PID Regler ist zu wählen

d) Ab  $K > K_{krit}$  ist der geschlossene Kreis stabil.

$$K = \frac{\prod_{i=1}^n |s - s_i|}{\prod_{i=1}^q |s - s_{oi}|}$$

AG

a)  $[u - k_2 (y + \frac{y}{k_1})] G_1 k_1 = y \quad G(s) = \frac{k_1 G_1}{1 + G_1 k_1 k_2 + G_1 k_2}$

$$\frac{y}{u} = \frac{1}{s^2 + s + 4} \quad PT_2$$

b) PID

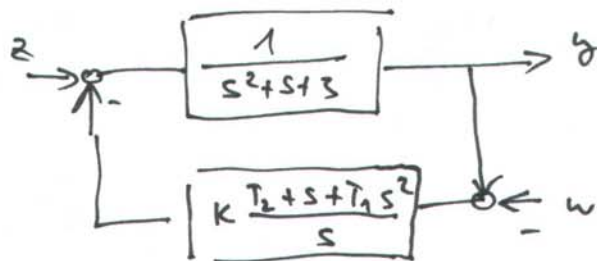
$$x_a = K (x_e + T_1 s x_e + T_2 \frac{1}{s} x_e)$$

$$G_R = \frac{x_a}{x_e} = K \frac{T_2 + s + T_1 s^2}{s}$$

$$G_0 = G_R G_s = \frac{1}{s^2 + s + 4} K \frac{T_1 s^2 + s + T_2}{s}$$

Pole:  $s_{1,2} = -0,5 \pm \sqrt{-3,75} \quad s_0 = 0$

$$s_{3,4} = -\frac{1}{2T_1} \pm \sqrt{-\frac{T_2}{T_1} + (\frac{1}{2T_1})^2}$$



c)

$$G_w = \frac{K \frac{T_1 s^2 + s + T_2}{s(s^2 + s + 4)}}{1 + K \frac{T_1 s^2 + s + T_2}{s(s^2 + s + 4)}} = \frac{K(T_1 s^2 + s + T_2)}{s(s^2 + s + 4) + K(T_1 s^2 + s + T_2)}$$

Charakt. Polynom.

$$s^3 + (KT_1 + 1)s^2 + (K + 4)s + kT_2 = 0$$



Hurwitz:

$$s^3 + (T_1 + 1)s^2 + 5s + T_2 = 0$$

Alle Koeff. vorhanden und gleiches Vorzeichen:

$$T_1 + 1 > 0$$

$$\Leftrightarrow T_1 > -1 \quad (T_1 > 0)$$

$$T_2 > 0$$

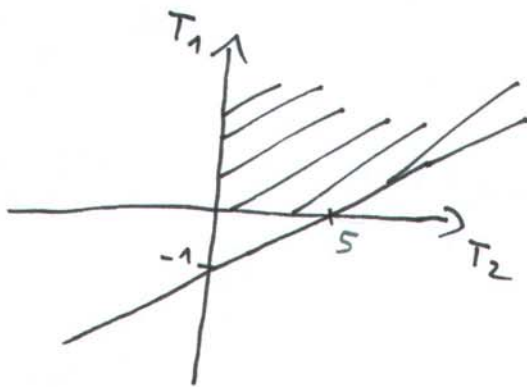
$$H = \begin{bmatrix} 1+T_1 & T_2 & 0 \\ 1 & 5 & 0 \\ 0 & 1+T_1 & T_2 \end{bmatrix}$$

$$\det(H_1) = 1 + T_1 > 0$$

$$\det(H_2) = 5(1+T_1) - T_2 > 0$$

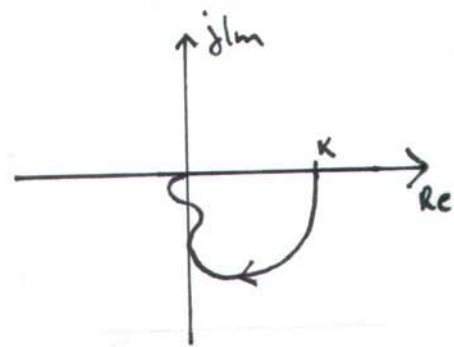
$$\Leftrightarrow T_1 > -1 + \frac{1}{5}T_2$$

$$\det(H_3): T_2 > 0$$



d)  $G(s) = \frac{K(s+5)}{(2+s)(100+s)^2}$

PDT<sub>3</sub>



e) Für alle K stabil.