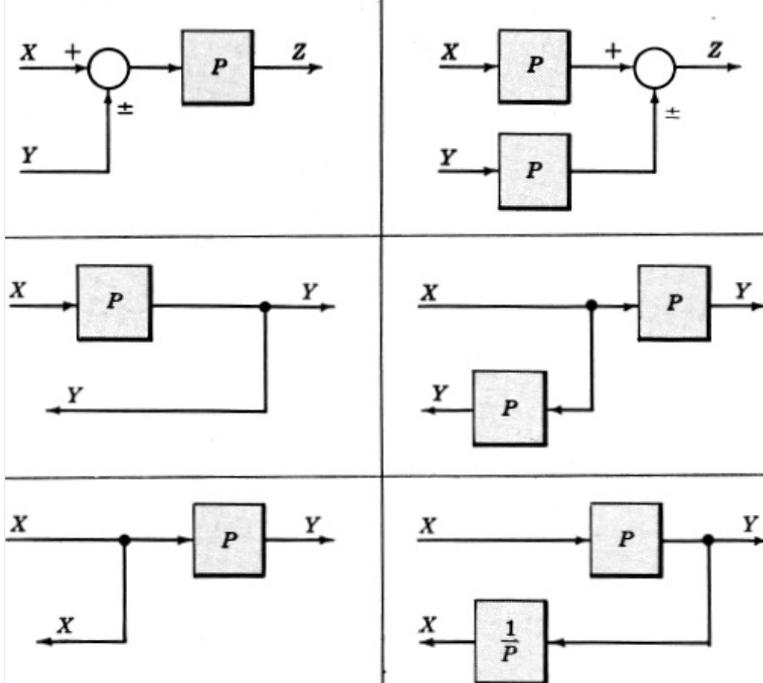
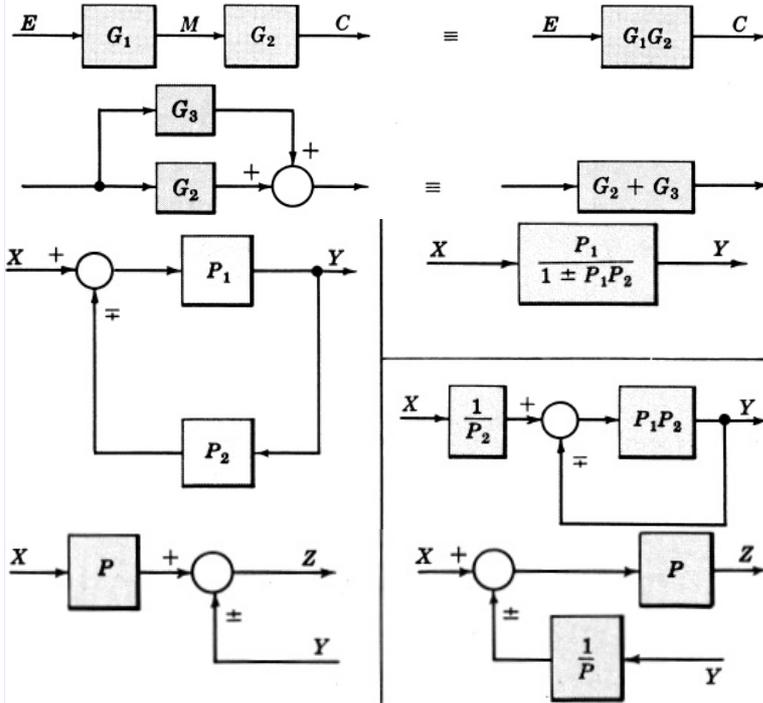


Modellbildung

Aus DGL: Nach höchster Ableitung auflösen.

BSB Umformen:



LINEARISIERUNG

- 1 Alle Größen am stationären Betriebspunkt berechnen
- 2 Tangente anlegen: Ableiten an der Stelle:

$$F_{LIN} = F \frac{d}{dx} |_{x_0} \Delta x \text{ mit } \Delta x = \text{Kleinsignal}$$
- 3 Stationäres Block Eingangssignal einsetzen.

ÜBERTRAGUNGSFUNKTIONEN:

$$F_O = F_S \cdot F_R = \frac{Z_O}{N_O} \text{ offener Regelkreises } F_O$$

$$F_W = \frac{Z_O}{Z_O + N_O} \text{ Führungsübertragungsfunktion } F_W$$

$$F_Z = \frac{-F_S}{1 + F_O} \text{ Störübertragungsfunktion } F_Z$$

Charakteristische Gleichung F_{CHAR}

$$F_{CHAR}(s) = N_O + Z_O = 0$$

Grenzwertsätze der La Pace Transformation

$$\lim_{t \rightarrow \infty} x(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot F_W(s) \quad \lim_{t \rightarrow 0} x(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} s \cdot F_W(s)$$

Grenzen: $x_d(\infty)$, $y_d(\infty)$, $y(\infty)$

$$x_d(\infty) = w(\infty) - x(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \hat{W} (1 - F_W(s=0))$$

$$y(\infty) = \frac{x(\infty)}{F_S(s=0)} \quad y_d(\infty) = K_P \cdot x_d(\infty)$$

STRECKEN:

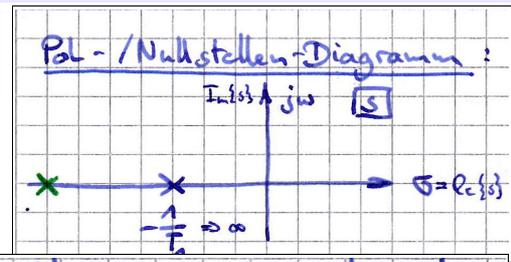
Jede NST i.d. rechten s-Halbebene senkt f. $\omega \rightarrow \infty$ Die Phase um -90° ab

Jede NST i.d. linken s-Halbebene hebt f. $\omega \rightarrow \infty$ Die Phase um $+90^\circ$ an

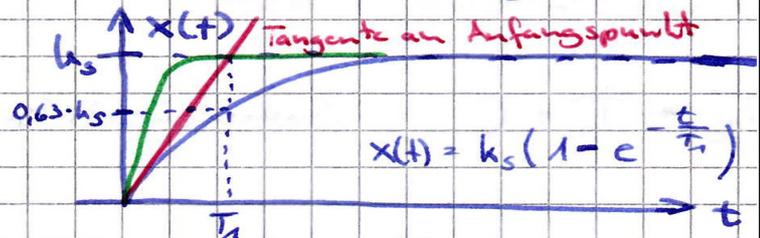
PT₁- Strecke

$$F_S(s) = \frac{K_S}{1 + T_1 \cdot s}$$

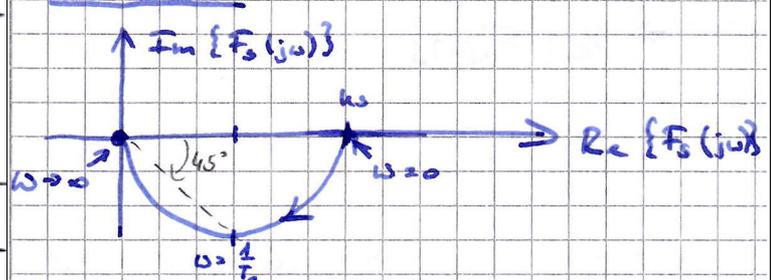
$$K_S = \frac{x(\infty)}{y(\infty)}$$



Einheits-Sprungantwort:



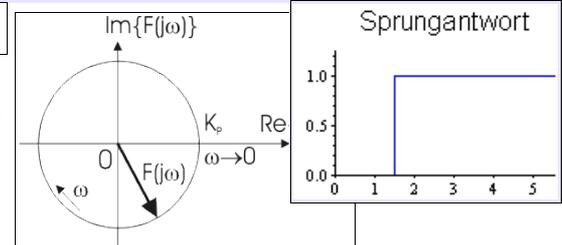
Ortskurve:



Totzeit- Strecken

$$F_S(s) = e^{-T_i s}$$

Totzeit senkt Phase um bis zu $-\infty$ ab



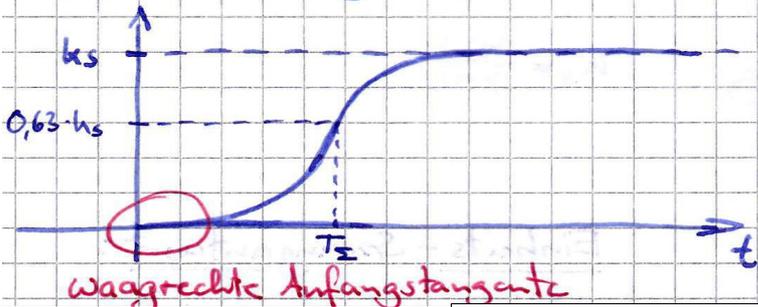
PT₂- Strecke NICHT Schwingungsfähig

$$F_S(s) = \frac{K_S}{(1+T_1 \cdot s)(1+T_2 \cdot s)}$$

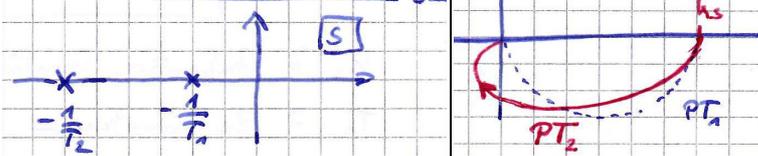
$F(j\omega)$	k_S	0
$\angle F(j\omega)$	0°	-180°

Summenzeitkonstante: $T_z = T_1 + T_2$

Einheits-Sprungantwort



Pol-/Nullstellen-Diagr.



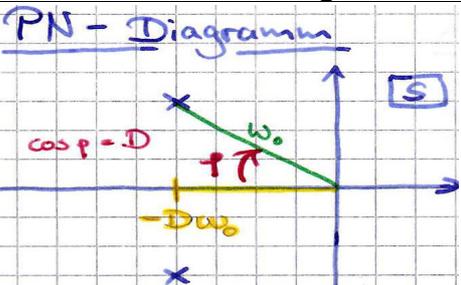
PT₂- Strecke Schwingungsfähig

$$F_S(s) = \frac{K_S \cdot \omega_0^2}{s^2 + 2D \omega_0 \cdot s + \omega_0^2}$$

$$\omega_0 = \frac{2\pi}{T}$$

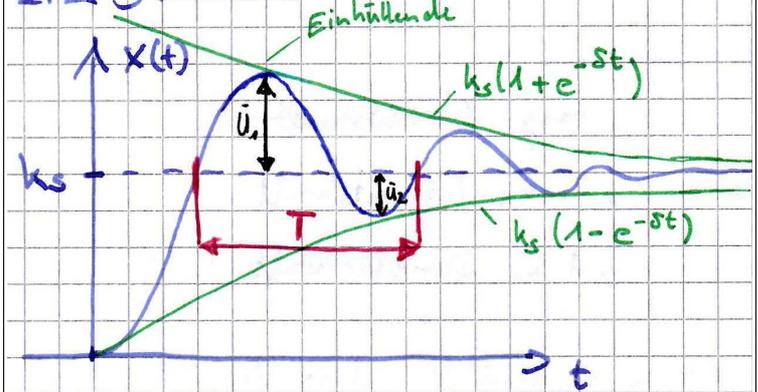
$$D = \frac{1}{\pi} \ln \left(\frac{\ddot{u}_1}{\ddot{u}_2} \right)$$

0 < D < 1: Schwingen, konj. kompl Pole
 D = 1: Aperiodischer Grenzfall
 D > 1: getrennte Pole auf Re Achse



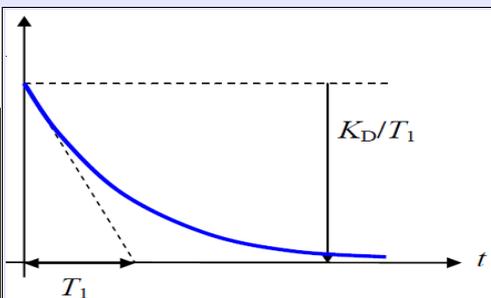
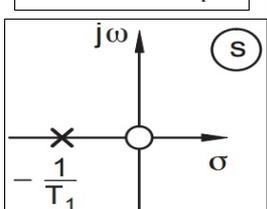
$\delta = D \cdot \omega_0$
 Abklingkonstante

Sprungantwort



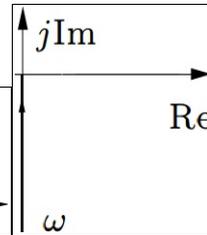
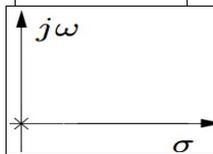
DT₁- System

$$F_S(s) = \frac{K_{DS} \cdot s}{1+T_1 \cdot s}$$



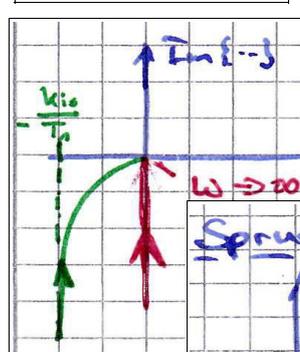
Integrierende Strecke ohne Verzögerung

$$F_S(s) = \frac{K_I}{s}$$

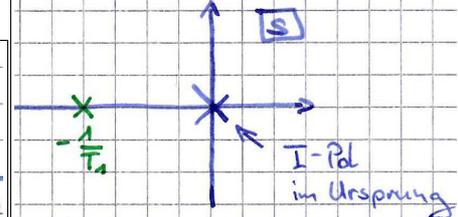


IT₁- Strecke

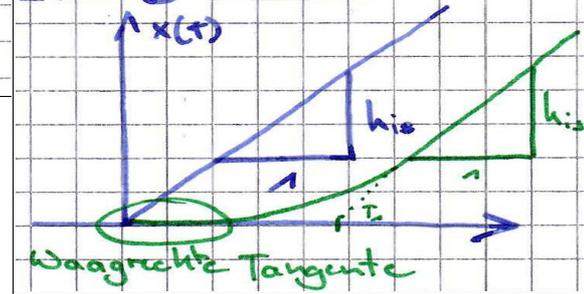
$$F_S(s) = \frac{K_{IS}}{s \cdot (1+T_1 \cdot s)}$$



PN-Diagramm



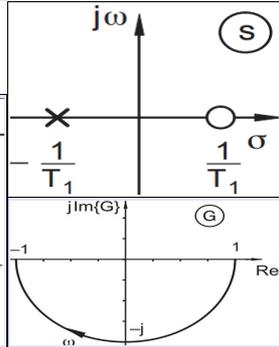
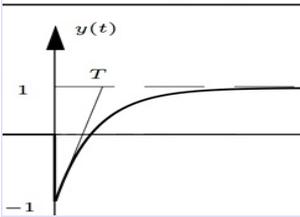
Sprungantwort



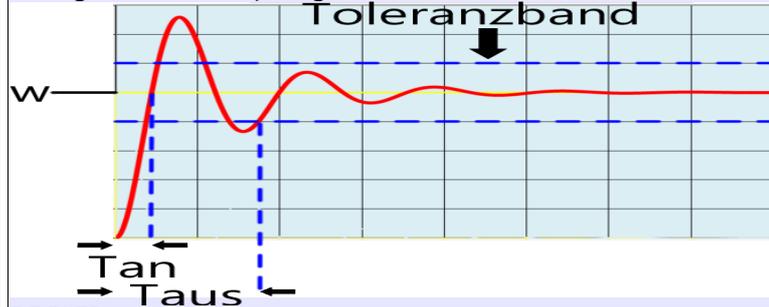
Allpass - Strecken 1. Ordnung

$$F_S(s) = \frac{1-T_S \cdot s}{1+T_S \cdot s}$$

Übergangsfunktion



Kenngrößen einer Sprungantwort



REGLER
P-Regler

$$F_R = K_P \quad x(t) = \frac{K_P \cdot K_S}{1 + K_P \cdot K_S} \left(1 - e^{-\frac{t}{T}} \right)$$

- Bleibende Regeldifferenz
- Vergrößerung von $K_P \Rightarrow x_d(\infty)$ kleiner und RK wird schneller
- K_P eventuell begrenzt

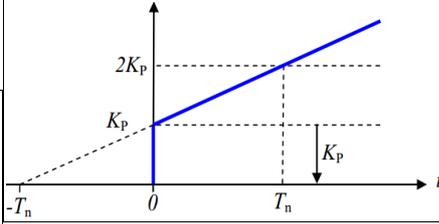
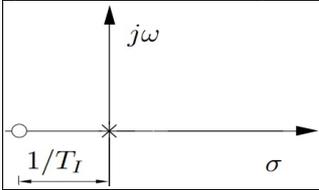
I - Regler

$$F_R = \frac{K_I}{s}$$

- Stationär genau (alle Regler mit I Anteil)
- Insgesamt Strecke + Regler evtl. Schwingungsfähig
- Vergrößerung von K_I macht RK schneller, verringert aber die Dämpfung
- ⇒ Kompromiss: K_I so wählen, dass $D=0,5...1$

PI - Regler

$$F_R = K_P \frac{1 + T_N \cdot s}{T_N \cdot s}$$



> Stationär genau

- > Dynamische Kompensation durch $T_N = T_1$
- > Bei mehrfachen T Kompensation der größten Zwickonstante
- > Vergrößerung von K_P macht den RK schneller ohne Überschwingen, verringert aber die Dämpfung

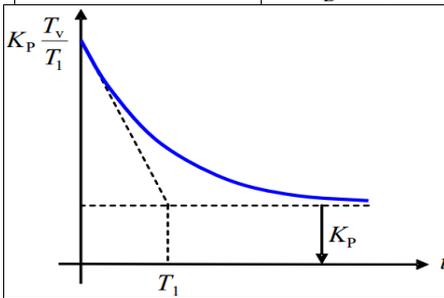
PD - Regler

$$F_R = K_P \cdot (1 + T_V \cdot s)$$

idealer PD - Regler

$$F_R = K_P \frac{1 + T_V \cdot s}{1 + T_D \cdot s}$$

realer PD- Regler | T_V : Vorhaltzeit
 $T_D \approx 0,1..0,2 \cdot T_V$: Zeitkonstante



- > Stationär wie P- Regler
- > Schnell
- > Anfangs großes Stellsignal
- > Nicht Stat. Genau
- > verstärkt Rauschen, vorallem für kleine T

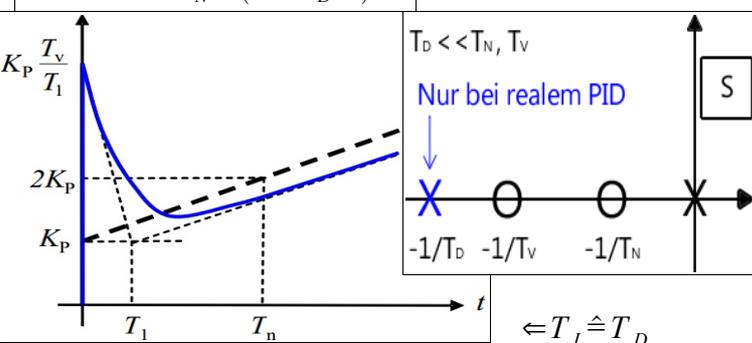
PID - Regler

$$F_R = K_P \frac{(1 + T_N \cdot s)(1 + T_V \cdot s)}{T_N \cdot s}$$

idealer Regler

$$F_R = K_P \frac{(1 + T_N \cdot s)(1 + T_V \cdot s)}{T_N \cdot s(1 + T_D \cdot s)}$$

realer Regler



- > Stationär genau
- > Dynamische Kompensation beider Streckenpole

STABILITÄT VON REGELKREISEN

> Alle Lösungen der Charakteristischen Gleichung müssen in der linken S-Halbebene liegen

Hurwitz

> Algebraisches Verfahren, liefert nur JA/NEIN Aussage

① Char Gl. Aufstellen und in Polynomform bringen:

$$a_n s^n + \dots + a_1 s + a_0 = 0$$

② 1. Hurwitzbedingung überprüfen:

> Alle Koeffizienten a_0 bis a_n müssen von 0 verschieden sein und müssen das selbe Vorzeichen haben.

Wenn nicht ⇒ RK instabil! Wenn erfüllt ⇒ 2. HW Bed.

③ 2. Hurwitzbedingung:

> Alle Hurwitzdeterminanten müssen größer 0 sein!

$$H = \begin{pmatrix} a_1 & a_3 & a_5 & \dots \\ a_0 & a_2 & a_4 & \dots \\ 0 & a_1 & a_3 & \dots \\ 0 & a_0 & a_2 & \dots \\ \vdots & \dots & \dots & \dots \end{pmatrix}$$

$$H_1 = a_1 > 0$$

$$H_2 = \begin{vmatrix} a_1 & a_3 \\ a_0 & a_2 \end{vmatrix} > 0$$

$$H_3 = \begin{vmatrix} a_1 & a_3 & a_5 \\ a_0 & a_2 & a_4 \\ 0 & a_1 & a_3 \end{vmatrix} > 0$$

und so weiter...

④ Komplette Antwort mit Bedingungen (z.B. $K < x$) schreiben
Nyquist verfahren

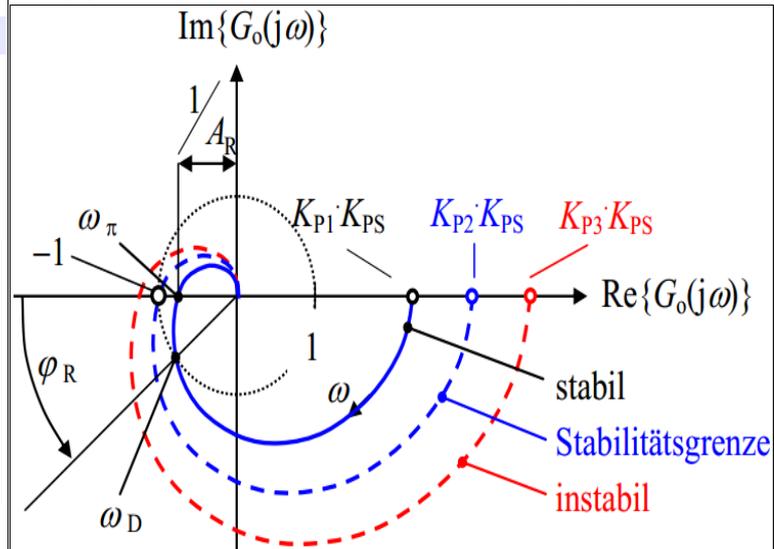
> Voraussetzung f. Vereinfachtes Nyquist: RK muss stabil sein, bis auf höchstens ein Doppelpol im Ursprung

> Der geschlossene RK ist stabil, wenn der kritische Punkt -1 links der Ortskurve von $F_O(j\omega)$ liegt

> verallgemeinertes Nyquist: n_p Anzahl instabiler Pole

$$n_i \text{ Anzahl der Pole auf Im Achse} \Rightarrow \Delta\varphi = \pi \left(\frac{n_p \cdot n_i}{2} \right)$$

$\Delta\varphi$ ist die vom Fahrstrahl („Pfeil“ von -1 zu $\omega(0)$ bis $\omega(\infty)$) erfahrene Winkeländerung



$\omega_\pi \hat{=} \omega_{KRIT}$ = Kritische Frequenz ω_D = Durchtrittsfreq.

$A_R \hat{=} A_{RAND}$ = Amplitudenrand φ_R = Phasenrand

Berechnung von

1. ω_{KRIT} : $\text{Im}\{F_O(j\omega_{KRIT})\} = 0 \Rightarrow \omega_{KRIT}$

2. K_{PKRIT} : Char. Gl. $N_O(s) + Z_O(s) = 0 \Rightarrow$ Hurwitz

oder: $K_{PKRIT} = A_{RAND} \cdot K_P$

3. ω_K & K_{PK} : $F_{CHAR} = N_O(j\omega_K) + Z_O(j\omega_K) \mid K_P = K_{PK}$
 $\text{Re}\{F_{CHAR}(j\omega_K)\} = 0$ & $\text{Im}\{F_{CHAR}(j\omega_K)\} = 0$

2 Unbekannte, 2 Gleichungen → Gleichungssystem lösen.