

# Regelungstechnik

## 3. Übung

---

Victor Cheidde Chaim

07. Februar 2022

Universität der Bundeswehr München, LRT-15 Institut für Steuer- und Regelungstechnik

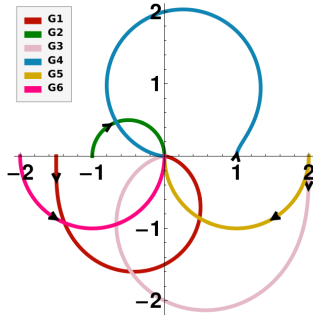
# Aufgabe 2.3

2.3 Aufgabe. Gegeben sind einige Ortskurven von PT1- und PT2-Systemen, d.h.,

$$G(s) = \frac{K}{1 + s/\omega_0} \quad \text{bzw.} \quad G(s) = \frac{K}{1 + 2ds/\omega_0 + (s/\omega_0)^2},$$

jeweils für nichtnegative Frequenzen. Dabei sind  $K$ ,  $\omega_0$  und  $d$  Parameter ( $K \neq 0$ ,  $\omega_0 \neq 0$ ,  $d \geq 0$ ).

Identifizieren Sie die PT1- und die PT2-Systeme und bestimmen Sie jeweils die Parameter  $K$  und  $d$  sowie das Vorzeichen von  $\omega_0$ . (Hinweis:  $K$  zuerst bestimmen.)



1. Unterscheidung PT<sub>1</sub> und PT<sub>2</sub> anhand der durchlaufenen Quadranten

2. Bestimmung von  $K$  anhand des Anfangspunktes der Ortskurve.

3. Bestimmung von  $d$  und  $\text{sign}(\omega_0)$  für die PT<sub>2</sub> Glieder: Nutzung des Durchtrittspunktes durch die imaginäre Achse:

$$G(j\omega) = \frac{K}{1 + 2dj\omega/\omega_0 - \omega^2/\omega_0^2}$$

$$\text{DP: } \text{Re}(G(j\omega)) = 0 \iff \text{Re}(1 + 2dj\omega/\omega_0 - (\omega/\omega_0)^2) = 0$$

$$\iff 1 = (\omega/\omega_0)^2 \iff \omega = |\omega_0|.$$

# Aufgabe 2.3

$$G(j\omega_0) = \frac{k}{(2d \frac{j\omega_0}{\omega_0})} = -j \frac{k}{d} \frac{\omega_0}{|\omega_0|}, \text{ Im Durchtrittspunkt:}$$

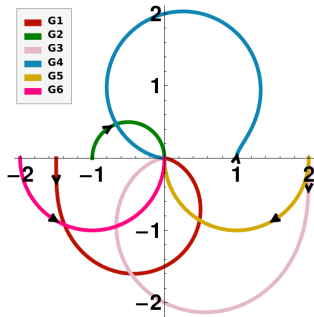
$$G_{PT2}(j\omega_0) = j \frac{k}{2d} (-\text{sign}(\omega_0))$$

2.3 Aufgabe. Gegeben sind einige Ortskurven von PT1- und PT2-Systemen, d.h.,

$$G(s) = \frac{K}{1 + s/\omega_0} \text{ bzw. } G(s) = \frac{K}{1 + 2ds/\omega_0 + (s/\omega_0)^2}$$

jeweils für nichtnegative Frequenzen. Dabei sind  $K$ ,  $\omega_0$  und  $d$  Parameter ( $K \neq 0$ ,  $\omega_0 \neq 0$ ,  $d \geq 0$ ).

Identifizieren Sie die PT1- und die PT2-Systeme und bestimmen Sie jeweils die Parameter  $K$  und  $d$  sowie das Vorzeichen von  $\omega_0$ . (Hinweis:  $K$  zuerst bestimmen.)



$$G_1: G_1(j\omega_0) = -\frac{3}{2}j \stackrel{!}{=} j \frac{(-3/2)}{2d} (-\text{sign}(\omega_0))$$

$$\Rightarrow \omega_0 < 0, d = \sqrt{2}$$

$$G_3: G_3(j\omega_0) = -2j \stackrel{!}{=} j \frac{2}{2d} (-\text{sign}(\omega_0))$$

$$\Rightarrow \omega_0 > 0, d = \sqrt{2}$$

$$G_4: G_4(j\omega_0) = 2j \stackrel{!}{=} j \frac{1}{2d} (-\text{sign}(\omega_0))$$

$$\Rightarrow \omega_0 < 0, d = \sqrt{4}$$

# Aufgabe 2.3

4. Bestimmung  $\text{sign}(\omega_0)$  für die PT1 Glieder:

$\text{sign}(\text{Im}(G(j\omega)))$  nutzen!

$$G(j\omega) = \frac{k(1-j\omega/\omega_0)}{(1+j\omega/\omega_0)(1-j\omega/\omega_0)} = \frac{k(1-j\omega/\omega_0)}{1+(\omega/\omega_0)^2} \quad \omega > 0$$

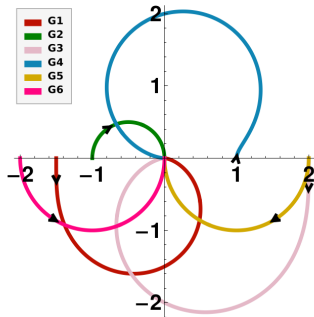
$$\text{sign}(\text{Im}(G(j\omega))) = -\text{sign}(k\omega/\omega_0) \stackrel{\omega > 0}{=} -\text{sign}(k\omega_0)$$

2.3 Aufgabe. Gegeben sind einige Ortskurven von PT1- und PT2-Systemen, d.h.,

$$G(s) = \frac{K}{1+s/\omega_0} \quad \text{bzw.} \quad G(s) = \frac{K}{1+2ds/\omega_0 + (s/\omega_0)^2}$$

jeweils für nichtnegative Frequenzen. Dabei sind  $K$ ,  $\omega_0$  und  $d$  Parameter ( $K \neq 0$ ,  $\omega_0 \neq 0$ ,  $d \geq 0$ ).

Identifizieren Sie die PT1- und die PT2-Systeme und bestimmen Sie jeweils die Parameter  $K$  und  $d$  sowie das Vorzeichen von  $\omega_0$ . (Hinweis:  $K$  zuerst bestimmen.)



	PT1			PT2		
	G2	G5	G6	G1	G3	G4
k	-1	2	-2	-3/2	2	1
d	#	#	#	1/2	1/2	1/4
$\omega_0$	+	+	-	-	+	-

# Phasenminimumsysteme

## Definition 2.1:

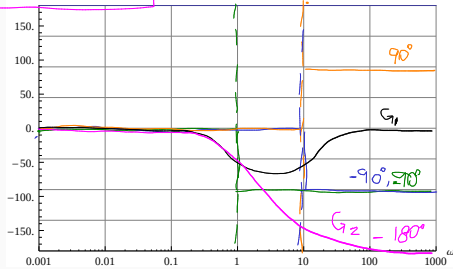
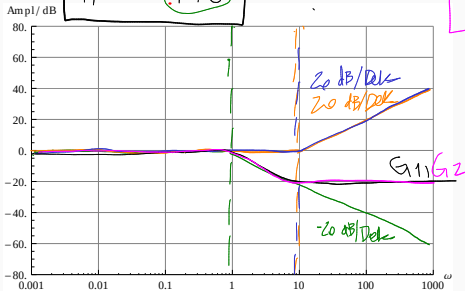
**Phasenminimumsysteme** sind Systeme **ohne** Totzeit, deren rationale Übertragungsfunktionen  $G(s)$  nur **Pole** und **Nullstellen** in der **linken** s-Halbebene haben.

$$G_1 = \frac{1 + s/10}{1 + s}$$

⇒ PMS ✓

$$G_2 = \frac{1 - s/10}{1 + s}$$

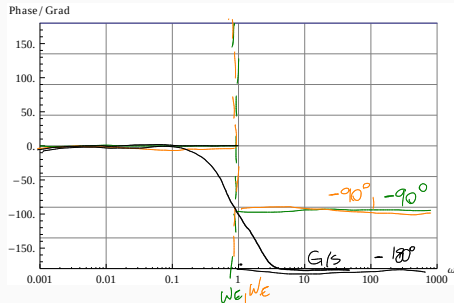
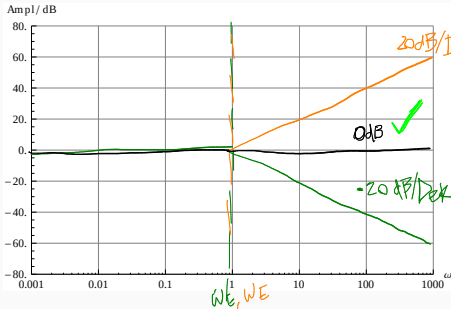
⇒ nicht PMS ✗



## Definition 2.2 = ALL

Allpaßsysteme sind Systeme, die für alle Frequenzen den **konstanten** Amplitudengang  $|G(j\omega)| = 1$  haben.  $\square$

•  $G(s) = \frac{1-s}{1+s} \rightarrow |G(j\omega)| = 1 (= 20 \log 1 = 0 \text{ dB})$  ✓



## Aufgabe 2.4

Zerlegen Sie die folgenden Übertragungsfunktion jeweils in ein Allpaßsystem und ein Phasenminimumsystem:

$$(i) \quad G(s) = \frac{2(s-1)}{s+1}$$

$$(ii) \quad G(s) = \frac{(s+1)}{s+2}$$

$$(iii) \quad G(s) = \frac{(s-2)(s+1)(s+(1-i))(s+(1+i))}{(s-(3+i))(s-(3-i))(s+4)}$$

$$(iv) \quad G(s) = \frac{(s-1)(s^2+1)(s^2+17s+5)}{(s+1)(s^2-5s+17)}$$

## Aufgabe 2.4

Zerlegen Sie die folgenden Übertragungsfunktion jeweils in ein Allpaßsystem und ein Phasenminimumsystem:

$$(i) \quad G(s) = \frac{2(s-1)}{s+1}$$

$\Rightarrow G_{\text{PMS}} = Z$ , alle Nullstelle (Nst) und Pole haben nicht positiven Realteil ✓

$$\Rightarrow G_{\text{ALL}} = \frac{s-1}{s+1} \Rightarrow |G_{\text{ALL}}(j\omega)| = 1 \quad \checkmark$$

$$\Rightarrow G(s) = G_{\text{PMS}} \cdot G_{\text{ALL}} \quad \checkmark$$



## Aufgabe 2.4

Zerlegen Sie die folgenden Übertragungsfunktion jeweils in ein Allpaßsystem und ein Phasenminimumsystem:

$$(ii) \quad G(s) = \frac{(s+1)}{s+2}$$

$$\Rightarrow G_{\text{ALL}}(s) = 1 \Rightarrow |G_{\text{ALL}}(j\omega)| = 1 \quad \checkmark$$

$$\Rightarrow G_{\text{PMS}}(s) = \frac{(s+1)}{s+2} \Rightarrow \text{Nst und Pole haben nichtpositiven Realteil} \quad \checkmark$$

$$\Rightarrow G(s) = G_{\text{ALL}}(s) \cdot G_{\text{PMS}}(s) \quad \checkmark$$

# Aufgabe 2.4

Zerlegen Sie die folgenden Übertragungsfunktion jeweils in ein Allpaßsystem und ein Phasenminimumsystem:

$$(iii) \quad G(s) = \frac{(s-2)(s+1)(s+(1-i))(s+(1+i))}{(s-(3+i))(s-(3-i))(s+4)}$$

- Nst und Pole  
Realteil > 0

- Nst und Pole  
Realteil < 0

$$\Rightarrow G_{ALL}(s) = \frac{(s-2)}{(s+2)} \cdot \frac{(s+(3+i))(s+(3-i))}{(s-(3+i))(s-(3-i))}$$

- Erforderlich für  
die Bedingung:  
 $|G_{ALL}(j\omega)| = 1$

$$G_{ALL}(s) \Rightarrow |G_{ALL}(j\omega)| = 1 \quad \checkmark$$

$$\Rightarrow G_{PMS}(s) = \frac{(s+2)(s+1)(s+(1-i))(s+(1+i))}{(s+4)(s+(3+i))(s+(3-i))}$$

- Erforderlich für  
die Bedingung  
 $G(s) = G_{ALL} \cdot G_{PMS}$

$G_{PMS}(s) \Rightarrow$  Nst und Pole  
haben nichtpositivem Realteil  $\checkmark$

$$\Rightarrow G(s) = G_{ALL} \cdot G_{PMS} \quad \checkmark$$

## Aufgabe 2.4

Zerlegen Sie die folgenden Übertragungsfunktion jeweils in ein Allpaßsystem und ein Phasenminimumsystem:

$$(iv) \quad G(s) = \frac{(s-1)(s^2+1)(s^2+17s+5)}{(s+1)(s^2-5s+17)}$$

$$G_{ALL}(s) = \frac{(s-1)}{(s+1)} \cdot \frac{(s^2+5s+17)}{(s^2-5s+17)} \checkmark$$

$$\Rightarrow G_{PMS}(s) = \frac{(s^2+1)(s^2+17s+5)}{(s+1)(s^2+5s+17)}$$

$$G_{PMS}(s) = \frac{(s^2+1)(s^2+17s+5)}{(s^2+5s+17)} \checkmark$$

$$\Rightarrow G(s) = G_{PMS}(s) \cdot G_{ALL}(s) \checkmark$$

- Nst und Pole  
Realteil > 0

- Nst und Pole haben  
nichtpositiven Realteil

$$- |G_{ALL}(j\omega)| = 1$$

$$- G(s) = G_{MI} \cdot G_{PMS}$$

# Nyquist-Verfahren: Stabilitätskriterium

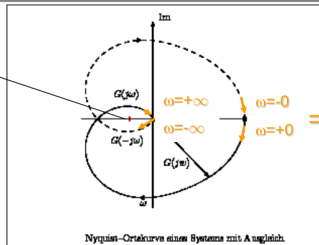
## Definition: Kritischer Punkt $P_{krit}$

Der Punkt  $P_{krit} = (-1, j0)$  im Nyquist-Diagramm wird als **kritischer Punkt** bezeichnet.

### Satz 2.3 : Vereinfachtes Nyquistkriterium

Für die Stabilität des geschlossenen Regelkreises ist bei **stabilem**  $G_0(s)$  notwendig und hinreichend, daß die Ortskurve  $G_0(j\omega)$  bei Änderung der Frequenz  $\omega$  von  $-\infty$  bis  $+\infty$  den kritischen Punkt  $(-1; j0)$  weder umschließt noch durchdringt.  $\square$

kritischer  
Punkt  $(-1, j0)$



Regelkreis ist instabil

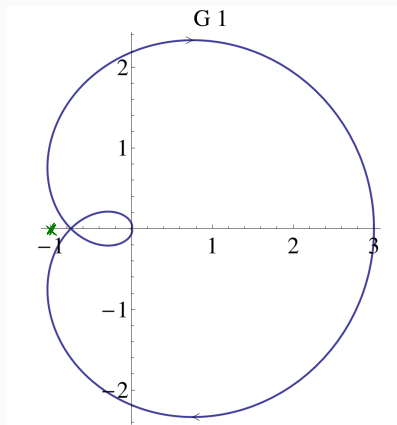


Prof. Dr.-Ing. Ferdinand Svaricek

Regelungstechnik

## Aufgabe 3.1

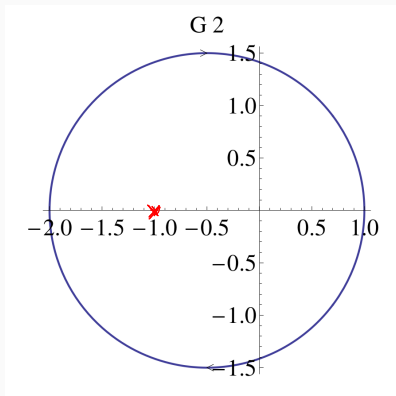
In den graphischen Darstellungen sind Ortskurven stabiler Übertragungsfunktionen von offenen Regelkreisen gegeben. Stellen Sie fest, welche der entsprechenden geschlossenen Regelkreise stabil sind.



stabil

## Aufgabe 3.1

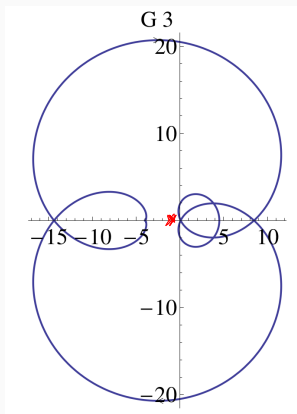
In den graphischen Darstellungen sind Ortskurven stabiler Übertragungsfunktionen von offenen Regelkreisen gegeben. Stellen Sie fest, welche der entsprechenden geschlossenen Regelkreise stabil sind.



*instabil*

## Aufgabe 3.1

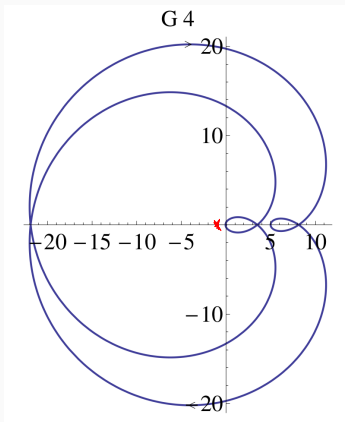
In den graphischen Darstellungen sind Ortskurven stabiler Übertragungsfunktionen von offenen Regelkreisen gegeben. Stellen Sie fest, welche der entsprechenden geschlossenen Regelkreise stabil sind.



*instabil*

## Aufgabe 3.1

In den graphischen Darstellungen sind Ortskurven stabiler Übertragungsfunktionen von offenen Regelkreisen gegeben. Stellen Sie fest, welche der entsprechenden geschlossenen Regelkreise stabil sind.

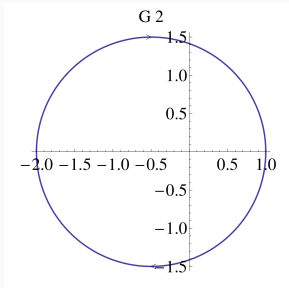


*instabil*



## Aufgabe 3.2

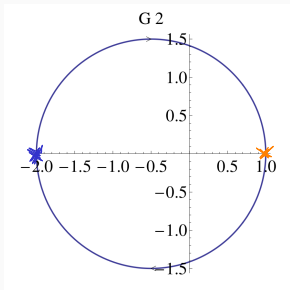
Die Übertragungsfunktion  $G_2$  aus Aufgabe 3.1 sei nun die einer stabilen Strecke. Für welche Reglerverstärkungen ist der geschlossene Kreis stabil?



- $G_0 = K \cdot G_2$ , stabil, da  $G_2$  stabil
- Vereinfachtes Nyquist-Kriterium:  
geschl. Kreis stabil  $\Leftrightarrow$  Ortskurve von  $G_0$  geht nicht durch  $-1$  und umschließt  $-1$  nicht.  $\Leftrightarrow$   
Ortskurve  $G_2 = G_0/K$  geht durch  $-1/K$  und umschließt  $-1/K$  nicht.

## Aufgabe 3.2

Die Übertragungsfunktion  $G_2$  aus Aufgabe 3.1 sei nun die einer stabilen Strecke. Für welche Reglerverstärkungen ist der geschlossene Kreis stabil?



a)  $K = 0$ : Sonderfall, immer stabil

b)  $-1/K < -2 \Rightarrow K > 0, -1 < -2K$   
 $\Downarrow$   
 $K < 1/2$   
 $\Rightarrow 0 < K < 1/2$

c)  $-1/K > 1 \Rightarrow K < 0, -1 < K$   
 $\Rightarrow -1 < K < 0$

Zusammenfassung: Der geschlossene Kreis ist genau dann stabil, wenn  $-1 < K < 1/2$  gilt.