

Regelungstechnik

für BEI4, BMEI4 und IBT

Prof. Dr. B. Wagner

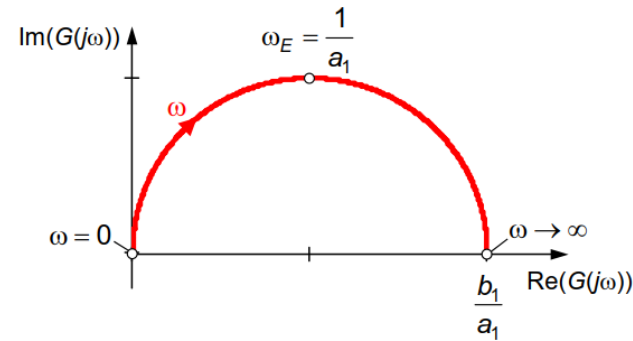


Bild 2-16: Ortskurve des DT₁-Glieds.

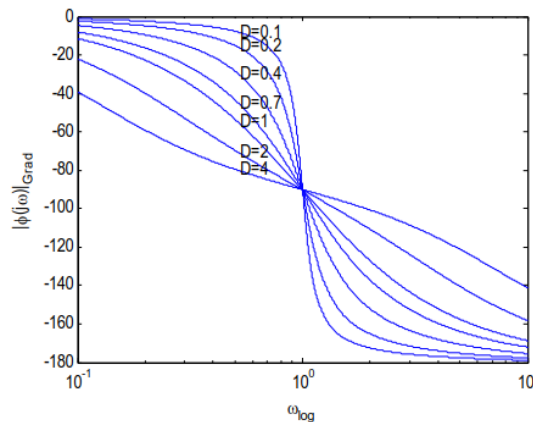
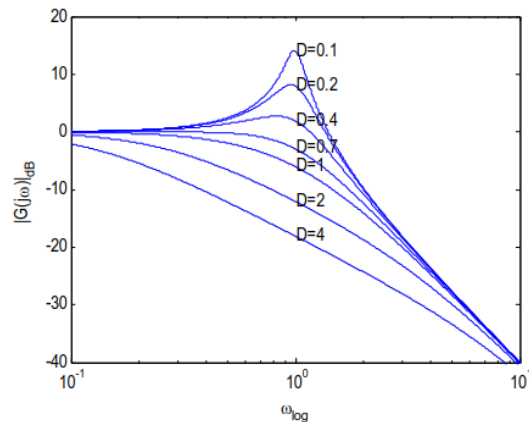
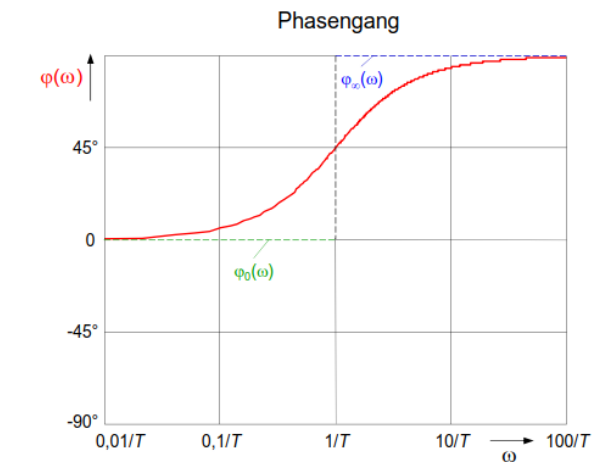
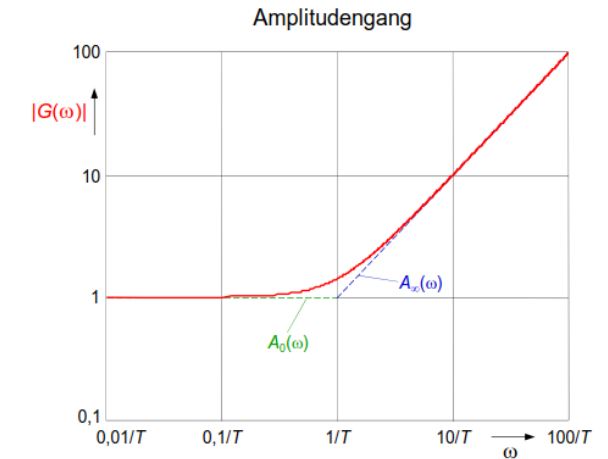


Bild 3-11: Bode-Diagramm des PT₂-Glieds bei unterschiedlichen Dämpfungen

Kap. 3 Frequenzgangfunktionen, (Nyquist-)Ortskurven und Bode-Diagramme Teil b: Konstruktion zusammengesetzter Frequenzgänge

Bisher:

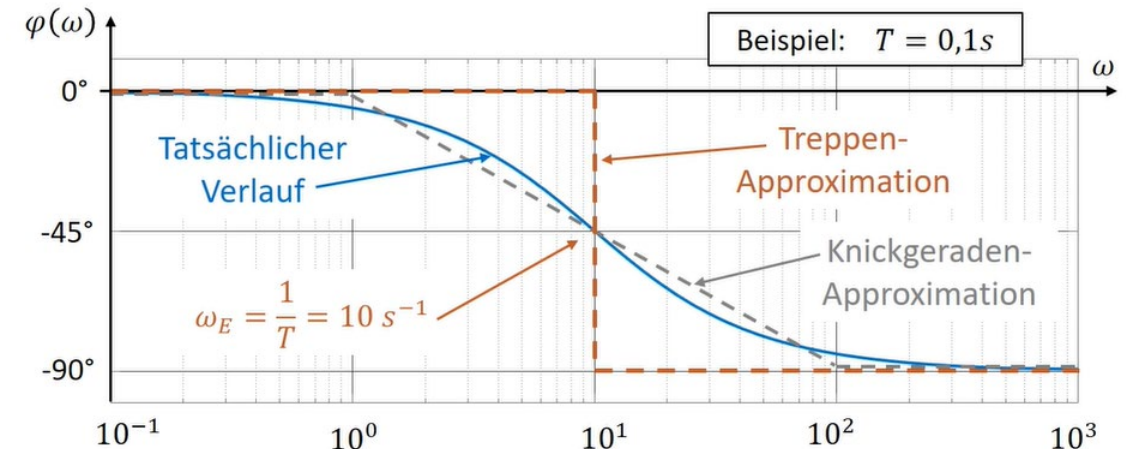
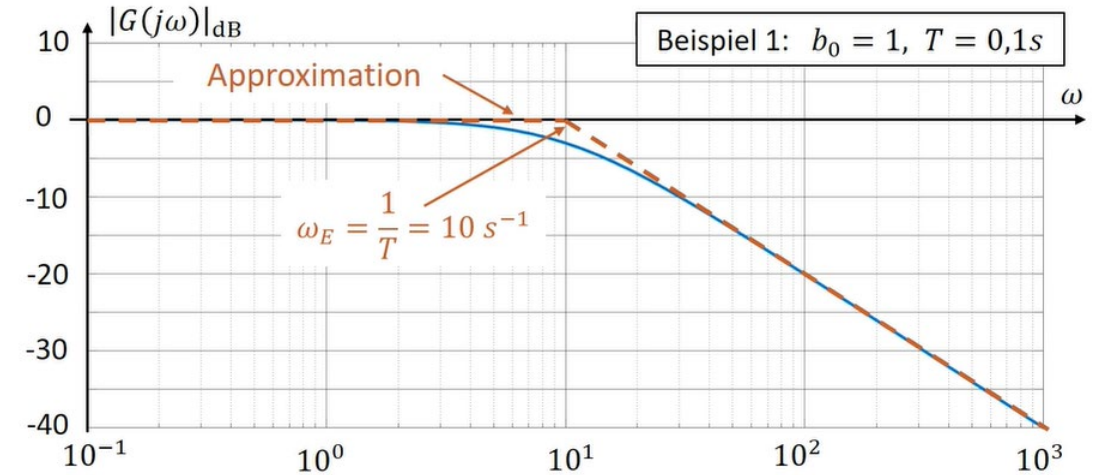
- ⇒ Bode-Diagramme von Grundsystemen.
- ⇒ Geraden für I- und D-Systeme
- ⇒ Asymptoten für kleine + große ω bei PT₁, PT₂ und PD
- ⇒ Gerade und Exponentialfunktion für Laufzeit-Systeme
- ⇒ Bei Verstärkung $V \neq 1$: Verschiebung auf der Betragsachse
- ⇒ Übersicht der Grundsysteme

Basis-System	$G(j\omega)$	Konstruktion d. Frequenzgangs für $\omega \rightarrow 0$	Konstruktion d. Frequenzgangs für $\omega \rightarrow \infty$	Charakteristischer Punkt	Einheits-Sprungantwort	Ortskurve	Bode-Betragsgang	Bode-Phasengang
I	$\frac{1}{j\omega T_I}$	$\frac{1}{j\omega T_I}$ -20 dB/dek -90°		$\omega = 1/T_I$ 0 dB -90°				
PT ₁	$\frac{1}{1+j\omega T}$	1 0 dB/dek 0° 1. Asymptote	$\frac{1}{j\omega T}$ -20 dB/dek -90° 2. Asymptote	$\omega = 1/T$ -3 dB -45°				
D	$j\omega T_D$	$j\omega T_D$ +20 dB/dek +90°		$\omega = 1/T_D$ 0 dB +90°				
PD	$1+j\omega T_V$	1 = 0 dB 0 dB/dek 0° 1. Asymptote	$j\omega T_V$ +20 dB/dek +90° 2. Asymptote	$\omega = 1/T_V$ +3 dB +45°				
PD nichtminimalphasig	$1-j\omega T_V$	1 = 0 dB 0 dB/dek 0° 1. Asymptote	$-j\omega T_V$ +20 dB/dek -90° 2. Asymptote	$\omega = 1/T_V$ +3 dB -45°				
T _f	$e^{-j\omega T_L}$	Betrag = 1 = konstant Phase = $-\omega T_L$		$\omega = 1/T_L$ $\varphi = -57^\circ$ $\omega = \pi/T_L$ $\varphi = -180^\circ$				
PT ₂	$\frac{1}{1+j\omega \frac{2D}{\omega_0} + \frac{j\omega^2}{\omega_0^2}}$	1 = 0 dB 0 dB/dek 0° 1. Asymptote	$-\frac{\omega_0^2}{\omega^2}$ -40 dB/dek 180° 2. Asymptote	$\omega = \omega_0$ Betrag = $1/2D$ Phase = -90°				

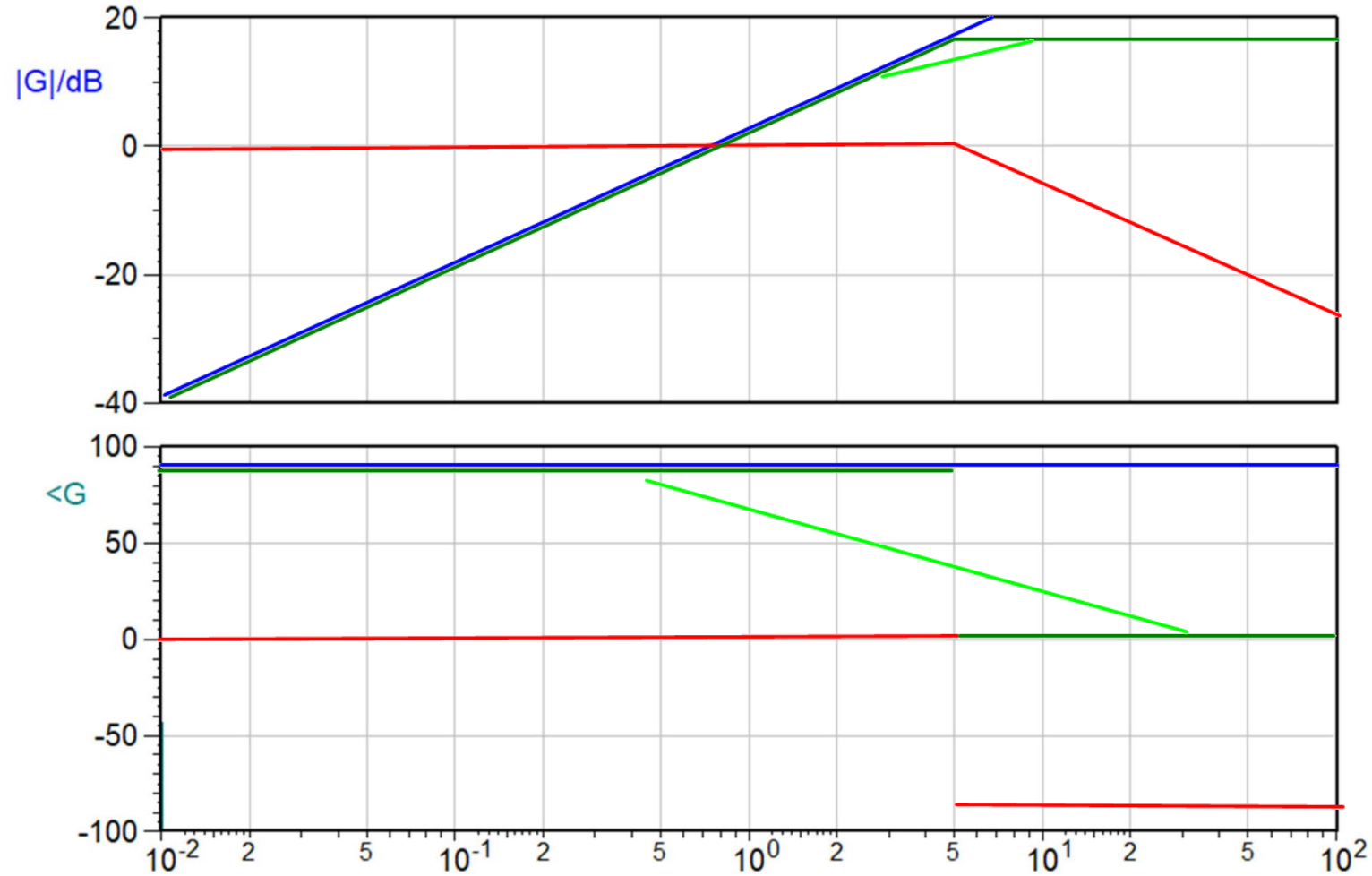
Nun:

- ⇒ Konstruktion beliebiger Frequenzgangfunktionen

$$G(s) = \frac{1}{1 + j\omega \cdot 0,1}$$



$$G(j\omega) = \frac{j\omega 1,25}{1+j\omega 0,2} = \underbrace{j\omega 1,25}_{\text{blue}} \cdot \underbrace{\frac{1}{1+j\omega 0,2}}_{\text{red}} = j\omega T_D \cdot \frac{1}{1+j\omega T_1}$$



Konstruktion eines zusammengesetzten Frequenzgangs: Beispiel 2: PT₃-System

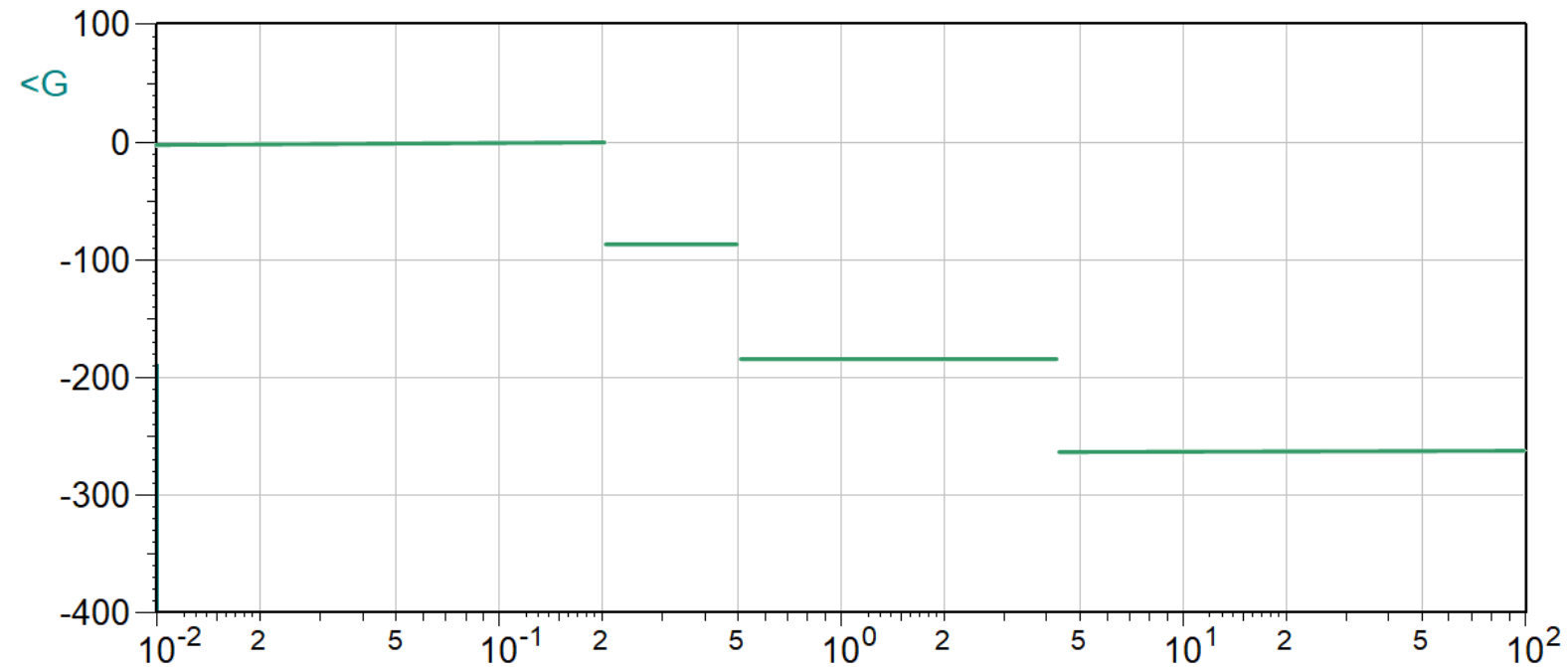
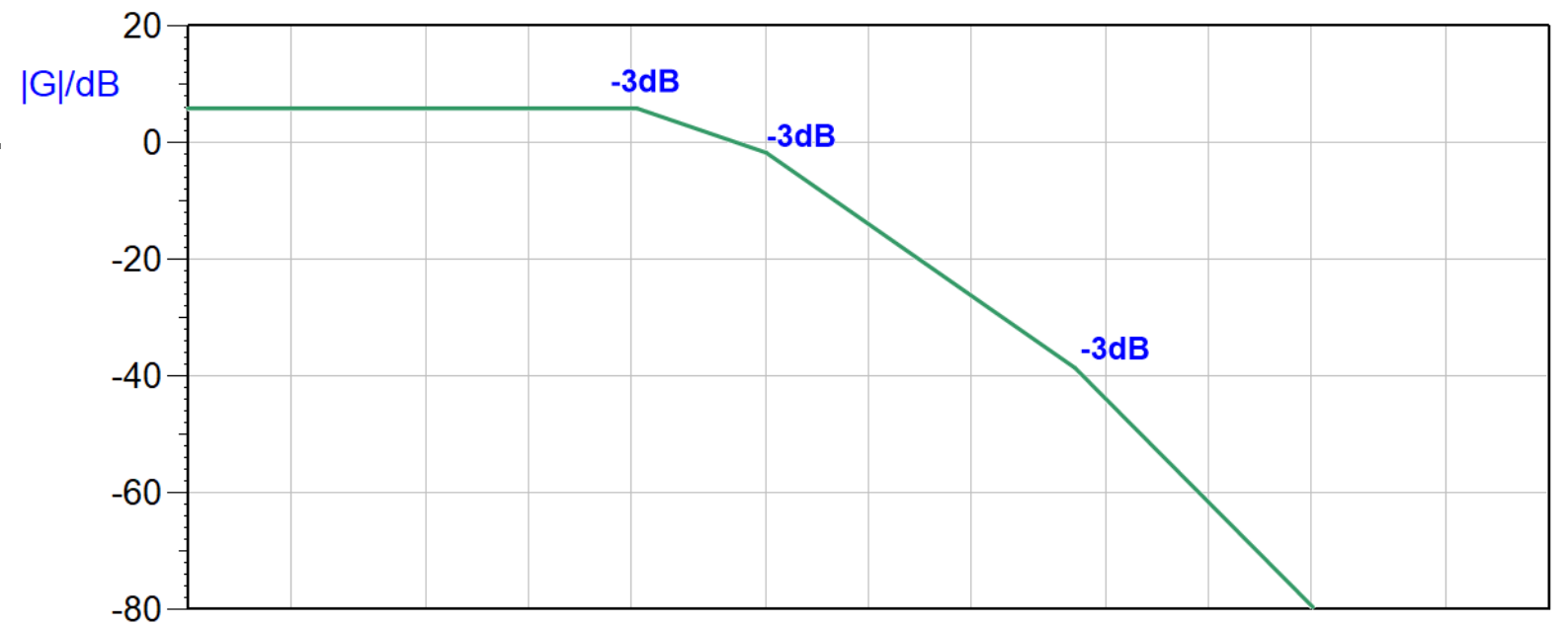
$$G(j\omega) = 2 \cdot \underbrace{\frac{1}{1+j\omega 5}}_{\text{blue}} \cdot \underbrace{\frac{1}{1+j\omega 2}}_{\text{red}} \cdot \underbrace{\frac{1}{1+j\omega 0,25}}_{\text{yellow}}$$

$$w_g = 0,2$$

$$w_g = 0,5$$

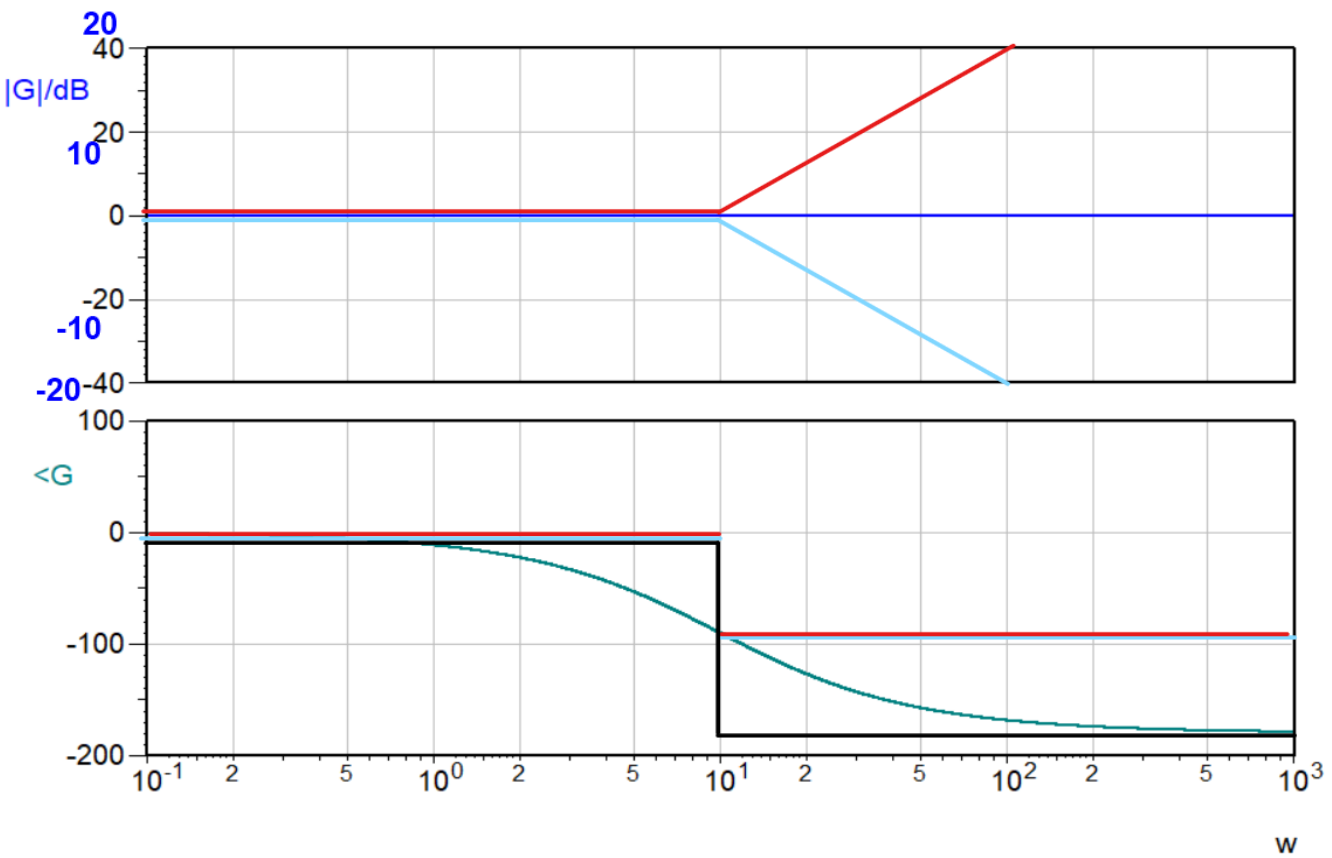
$$w_g = 4,0$$

Konstruktion von Grenzfrequenz zu Grenzfrequenz



$$G_A(j\omega) = \frac{1-j\omega T}{1+j\omega T} = \frac{1-j\omega 0,1}{1+j\omega 0,1} = (1-j\omega 0,1) \cdot \frac{1}{1+j\omega 0,1}$$

Basis-System	$G(j\omega)$	Konstruktion d. Frequenzgangs für $\omega \rightarrow 0$ für $\omega \rightarrow \infty$		Charakteris- tischer Punkt	Einheits- Sprungantwort	Ortskurve	Bode-Betragsgang	Bode-Phasengang
I	$\frac{1}{j\omega T_I}$	$\frac{1}{j\omega T_I}$	-20 dB/dek -90°	$\omega = 1/T_I$ 0 dB -90°				
PT ₁	$\frac{1}{1+j\omega T}$	1 0 dB/dek 0° 1. Asymptote	$\frac{1}{j\omega T}$ -20 dB/dek -90° 2. Asymptote	$\omega = 1/T$ -3 dB -45°				
D	$j\omega T_D$	$j\omega T_D$ +20 dB/dek +90°		$\omega = 1/T_D$ 0 dB +90°				
PD	$1+j\omega T_V$	1 = 0dB 0 dB/dek 0° 1. Asymptote	$j\omega T_V$ +20 dB/dek +90° 2. Asymptote	$\omega = 1/T_V$ +3 dB +45°				
PD nichtmini- malphasig	$1-j\omega T_V$	1 = 0dB 0 dB/dek 0° 1. Asymptote	$-j\omega T_V$ +20 dB/dek -90° 2. Asymptote	$\omega = 1/T_V$ +3 dB -45°				
T _L	$e^{-j\omega T_L}$	Betrag = 1 = konstant Phase = $-\omega T_L$		$\omega = 1/T_L$: $\varphi = -57^\circ$ $\omega = \pi/T_L$: $\varphi = -180^\circ$				
PT ₂	$\frac{1}{1+j\omega \frac{2D}{\omega_0} + \frac{(j\omega)^2}{\omega_0^2}}$	1 = 0dB 0 dB/dek 0° 1. Asymptote	$-\frac{\omega_0^2}{\omega^2}$ -40 dB/dek 180° 2. Asymptote	$\omega = \omega_0$ Betrag = $\frac{1}{2D}$ Phase = -90°				



Vorbereiten einer Frequenzgangfunktion für die Konstruktion eines Bode-Diagramms

$$G(j\omega) = \frac{2(j\omega)^3 + 10(j\omega)^2 + 12(j\omega)}{3(j\omega)^2 + 1,5(j\omega) + 3}$$

1. Schritt: Pole und Nullstellen ermitteln

Pole: $-0,25 + 0,97j$ $-0,25 - 0,97j$ --> PT2-Nenner mit $D < 1$ --> PT2-Anteil konstruieren

Nullstellen: -2 -3 0 --> Nullstelle bei 0 -> D-Anteil --> 2 reelle Nullstellen --> 2 x PD-Anteil (auch PT1 möglich)

2. Schritt: alle reellen Pole und Nullstellen => Faktoren erster Ordnung durch Ausklammern auf die Form „ $1 + j\omega T_x$ “ bringen:

Nullstellen: $12s * (0,5s + 1) * (0,33s + 1)$

3. Schritt: Faktoren zweiter Ordnung (nur die mit konjugiert komplexen Nullstellen!) auf die Form „ $(j\omega/\omega_0)^2 + j\omega 2D/\omega_0 + 1$ “ bringen D und ω_0 ermitteln

$3 * (s^2 + 0,5s + 1)$ --> $\omega_0 = 1$ --> $D = 0,25$

Somit erhält man folgende umgeformte Frequenzgangfunktion:

$$G(j\omega) = \frac{12}{3} \cdot j\omega \cdot \frac{\left(1 + j\omega \frac{1}{2}\right) \left(1 + j\omega \frac{1}{3}\right)}{(j\omega)^2 + 0,5(j\omega) + 1}$$

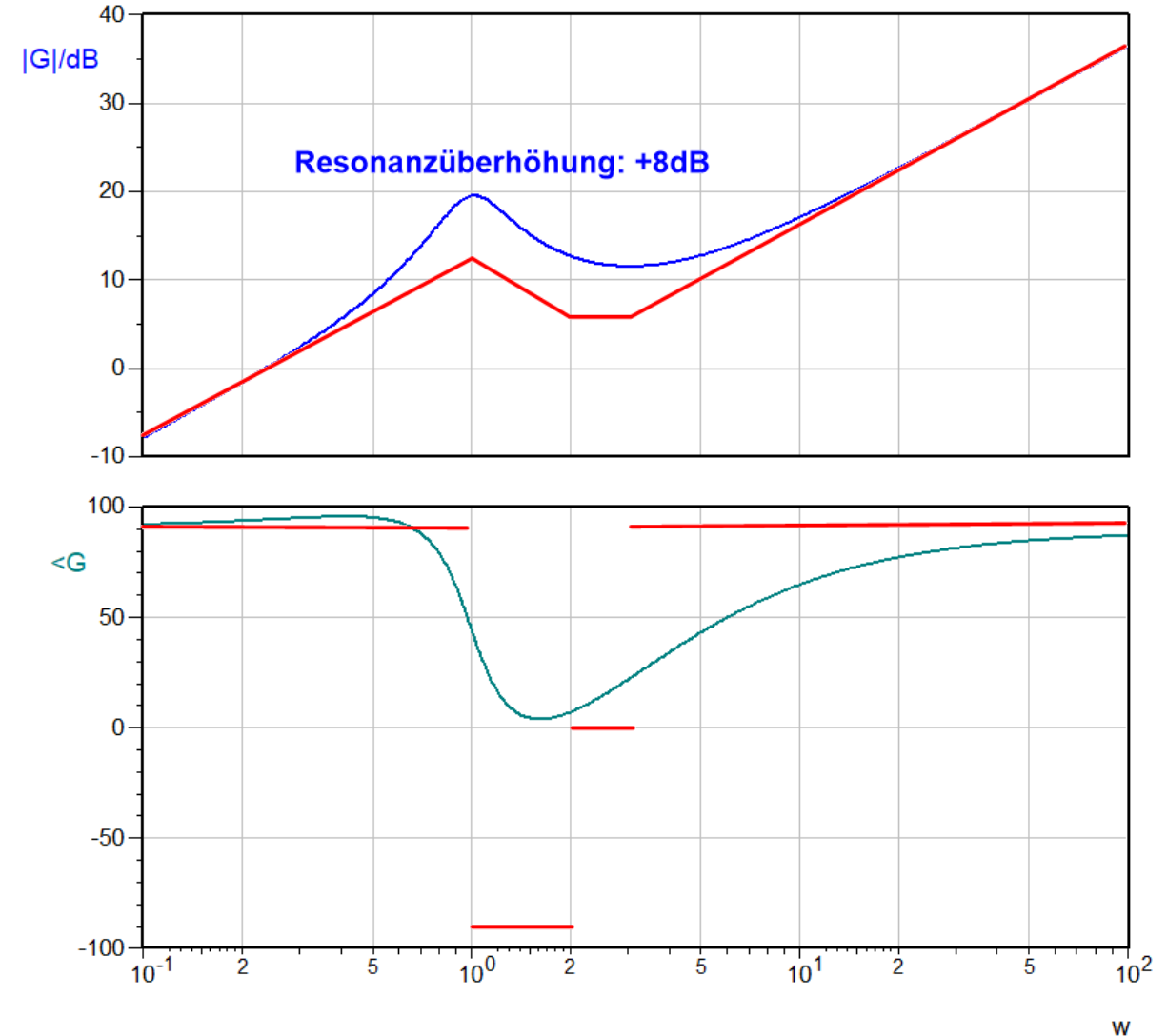
$w_g = 2$ $w_g = 3$
 $w_g = 1$

Bis 1. Knick: $4j\omega \rightarrow$ D-Verhalten (+20dB/dek., +90°)

Nach 1. Knick PT2-Verhalten \rightarrow -40dB/dek. \rightarrow insgesamt -20dB/dek.
 \rightarrow -180° \rightarrow insgesamt -90°

Nach 2. Knick PD-Verhalten \rightarrow +20dB/dek. \rightarrow insgesamt 0dB
 \rightarrow +90° \rightarrow insgesamt 0°

Nach 3. Knick PD-Verhalten \rightarrow +20dB/dek. \rightarrow insgesamt +20dB
 \rightarrow +90° \rightarrow insgesamt +90°



Konstruktion eines zusammengesetzten Frequenzgangs

Beispiel 4:
$$G(j\omega) = \frac{4(1+j\omega 2)}{j\omega(1+j\omega 0,1+(j\omega)^2 0,0625)}$$

Bereiten Sie $G(j\omega)$ aufs Zeichnen des Bode-Diagramms vor

⇒ bei welchen Kreisfrequenzen gibt es welche Knicke?

$$w_{g1} = 0,5$$

$$w_{g2} = 4$$

$$w_{g3} = 4$$

wenn Pole nicht komplex --> Auftrennung in zwei PT1-Glieder statt PT2!!

⇒ wie ist das Verhalten links des 1. Knicks?

$4/jw$ --> I-Verhalten --> Hilfspunkt $w = 4$ --> 0dB

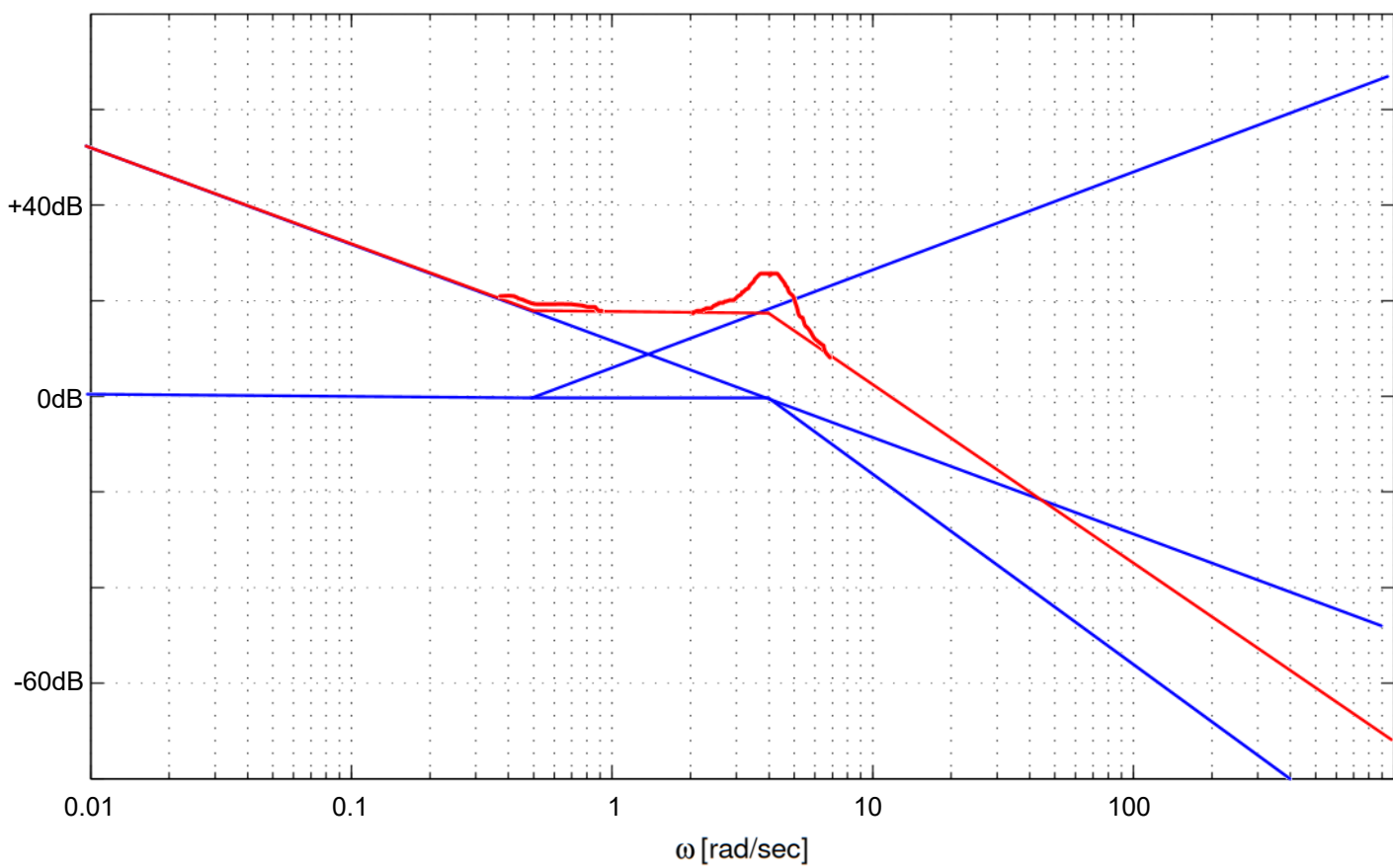
Konstruieren Sie die Asymptoten der Frequenzgangfunktion

Ermitteln Sie die Hilfspunkte für den wahren Verlauf

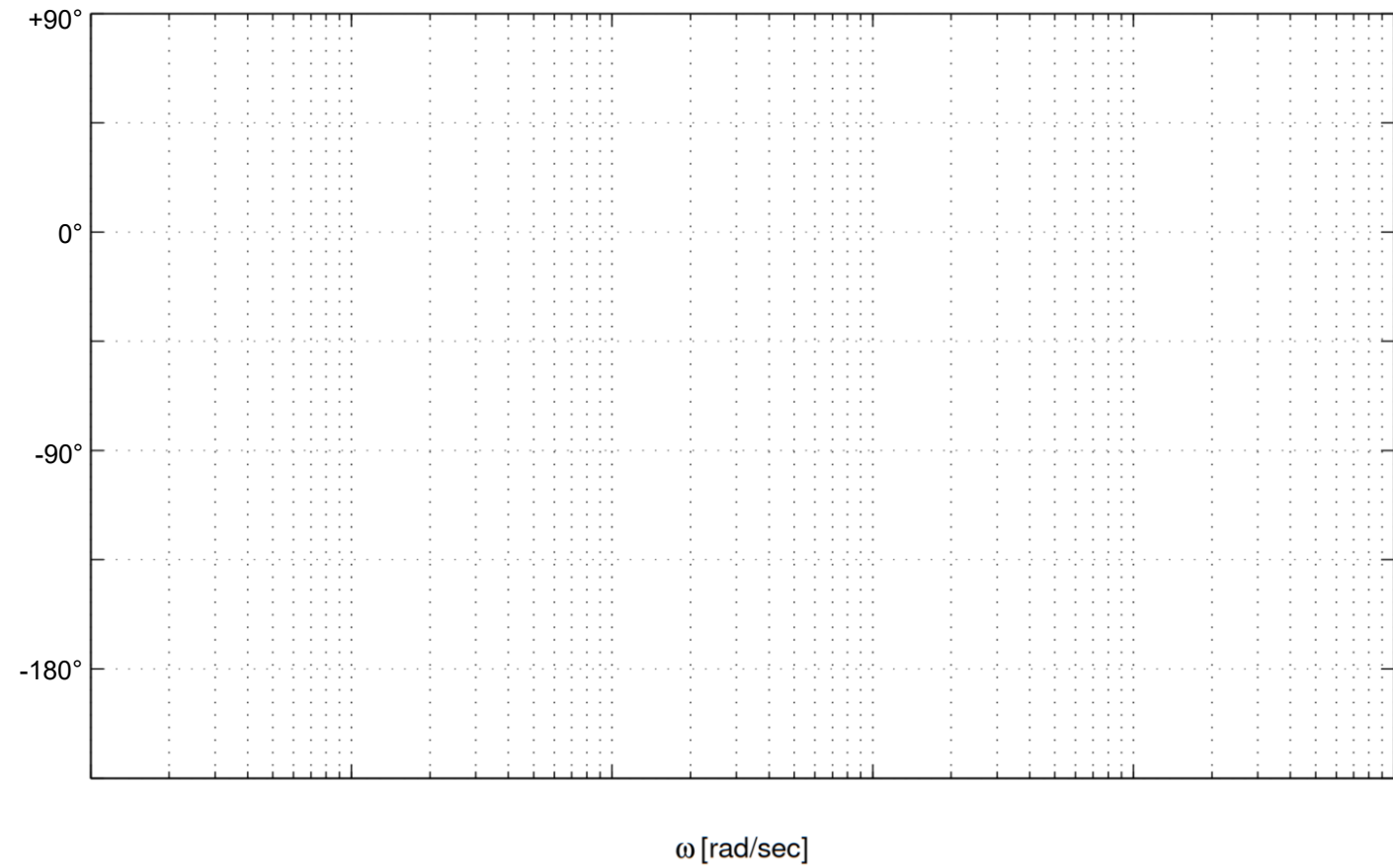
Skizzieren Sie den wahren Verlauf

Überprüfen Sie Ihre Lösung mit LISA!

Betragskennlinie



Phasenkennlinie



Zusammenhang Asymptoten-Steigung des Betragsgangs ↔ asymptotischer Phasengang bei minimalphasigen Systemen

Aus unserer Tabelle:

System	Steigung Betragsgang	asympt. Phase
P	0dB/dek	0°
PT1	0dB/dek => -20 dB/dek	0° => -90°
I	-20 dB/dek	-90°
D	+20 dB/dek	+90°
PD	0dB/dek => +20 dB/dek	0° => +90°
PT2	0dB/dek => -40 dB/dek	0° => -180°

mini-
mal-
phasig

Ausnahmen:

PD nicht- minimalphasig	0dB/dek => +20 dB/dek	-90°
Totzeitglied	0dB/dek	$-\omega T_t$

Basis-System	$G(j\omega)$	Konstruktion d. Frequenzgangs für $\omega \Rightarrow 0$	Konstruktion d. Frequenzgangs für $\omega \Rightarrow \infty$	Charakteris- tischer Punkt	Einheits- Sprungantwort	Ortskurve	Bode-Betragsgang	Bode-Phasengang
I	$\frac{1}{j\omega T_I}$	$\frac{1}{j\omega T_I}$ -20 dB/dek -90°		$\omega = 1/T_I$ 0 dB -90°				
PT ₁	$\frac{1}{1+j\omega T}$	1 0 dB/dek 0° 1. Asymptote	$\frac{1}{j\omega T}$ -20 dB/dek -90° 2. Asymptote	$\omega = 1/T$ -3 dB -45°				
D	$j\omega T_D$	$j\omega T_D$ +20 dB/dek +90°		$\omega = 1/T_D$ 0 dB +90°				
PD	$1+j\omega T_V$	1 = 0dB 0 dB/dek 0° 1. Asymptote	$j\omega T_V$ +20 dB/dek +90° 2. Asymptote	$\omega = 1/T_V$ +3 dB +45°				
PD nichtmini- malphasig	$1-j\omega T_V$	1 = 0dB 0 dB/dek 0° 1. Asymptote	$-j\omega T_V$ +20 dB/dek -90° 2. Asymptote	$\omega = 1/T_V$ +3 dB -45°				
T _L	$e^{-j\omega T_L}$	Betrag = 1 = konstant Phase = $-\omega T_L$		$\omega = 1/T_L$: $\varphi = -57^\circ$ $\omega = \pi/T_L$: $\varphi = -180^\circ$				
PT ₂	$\frac{1}{1+j\omega \frac{2D}{\omega_0} + \frac{(j\omega)^2}{\omega_0^2}}$	1 = 0dB 0 dB/dek 0° 1. Asymptote	$-\frac{\omega_0^2}{\omega^2}$ -40 dB/dek 180° 2. Asymptote	$\omega = \omega_0$ Betrag = $1/2D$ Phase = -90°				

nicht minimalphasig

Steigung des asymptotischen Betragsgangs	Asymptotischer Phasengang bei minimalphasigem System
+40 dB/dek	+180°
+20 dB/dek	+90°
0 dB/dek	0°
-20 dB/dek	-90°
-40 dB/dek	-180°
-60 dB/dek	-270°
...	...

⇒ Was ist überhaupt ein „nichtminimalphasiges“ System?

⇒ Zu einem gegebenen Betragsgang gibt es **genau ein** stabiles System, das den Frequenzgang mit minimaler Phasen-Nachteil realisiert: „minimalphasig“. **Alle anderen Realisierungen sind nichtminimalphasig!**

⇒ Zur Erinnerung aus der Systemtheorie:
Nichtminimalphasig ⇔ Mind. eine Nullstelle in rechter s-Halbebene --> $(1 - j\omega T)$

⇒ Beispiele:

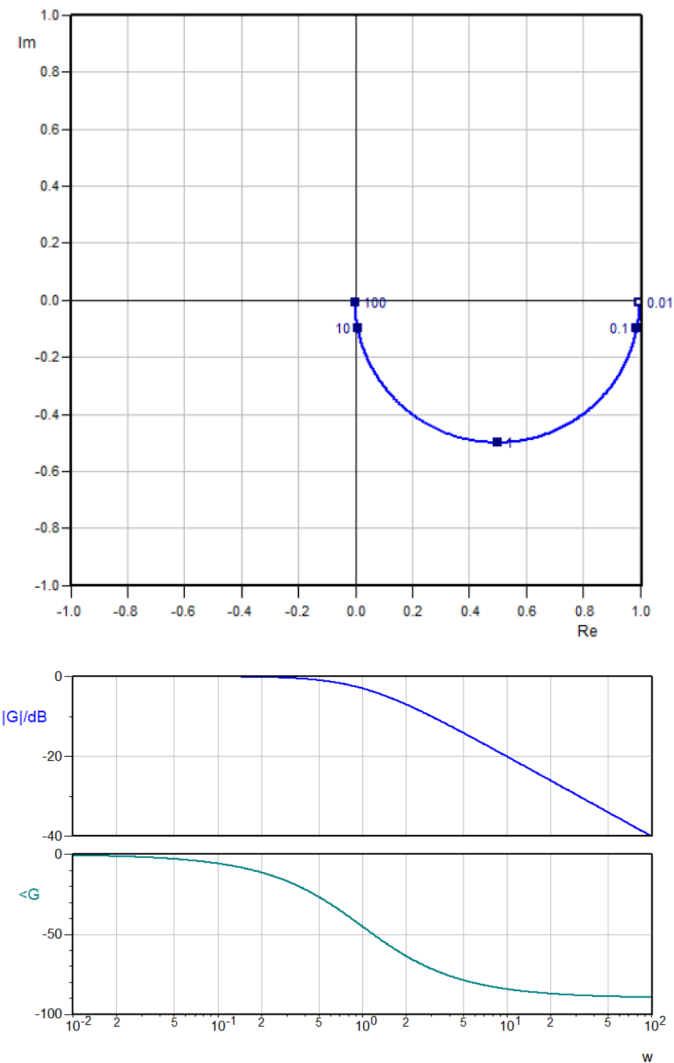
⇒ nichtminimalphasiges PD-System: $G(j\omega) = 1 - j\omega T$ bzw. ein System mit diesem Term im Zähler

⇒ Allpass $G(j\omega) = \frac{1-j\omega T}{1+j\omega T}$

⇒ Totzeitsystem $e^{-j\omega T_t}$

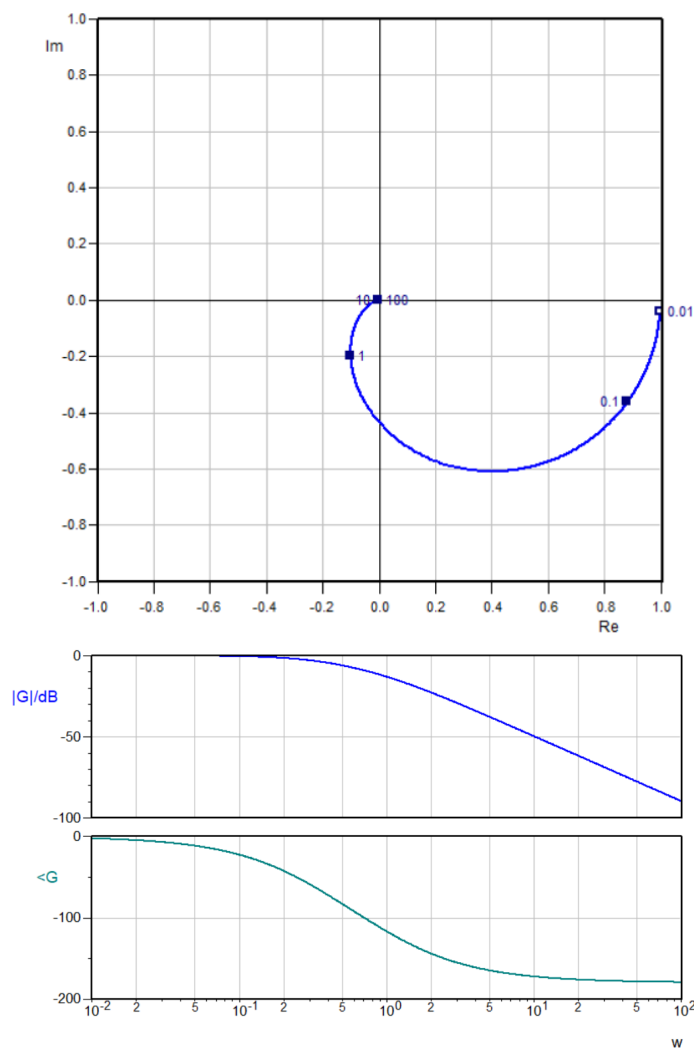
Wie erkennt man am Bode-Diagramm / an der Ortskurve den Systemtyp - PT_n-Systeme?

PT₁



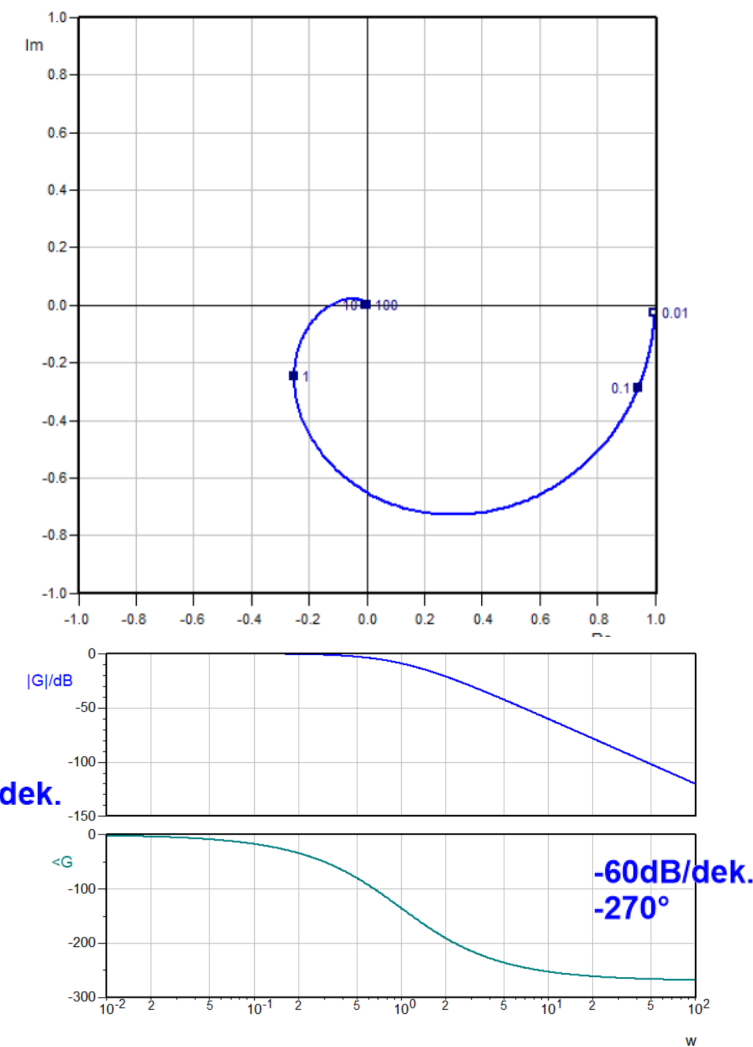
**-20dB/dek.
-90°**

PT₂



**-40dB/dek.
-180°**

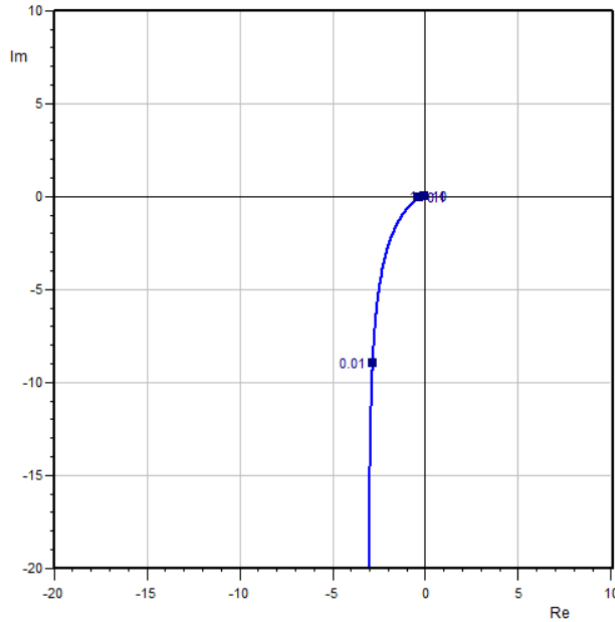
PT₃



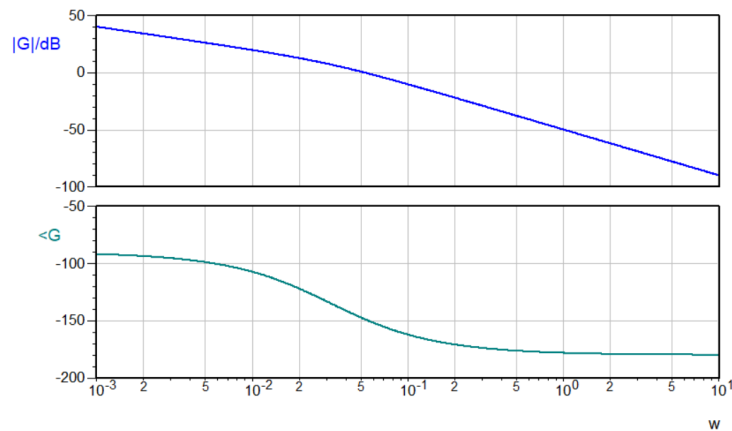
**-60dB/dek.
-270°**

Wie erkennt man am Bode-Diagramm / an der Ortskurve den Systemtyp?

System mit I-Anteil



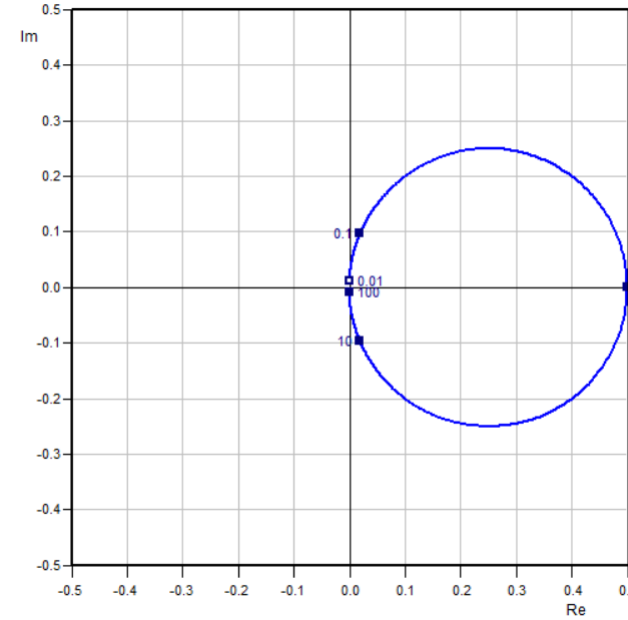
kommt aus Unendlich



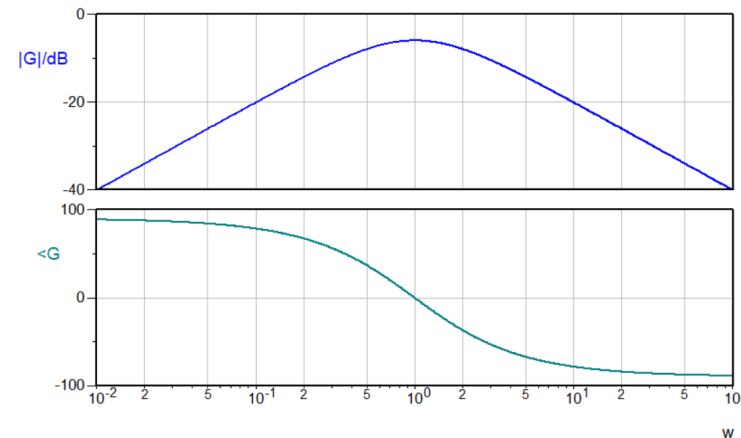
Anfangssteigung
-20dB/dek.

Anfangsphase
-90°

Differenzierendes System ohne P- und I-Anteile:



Anfangsbetrag 0 und
Anfangsphase +90°



Anfangssteigung
+20dB/dek.

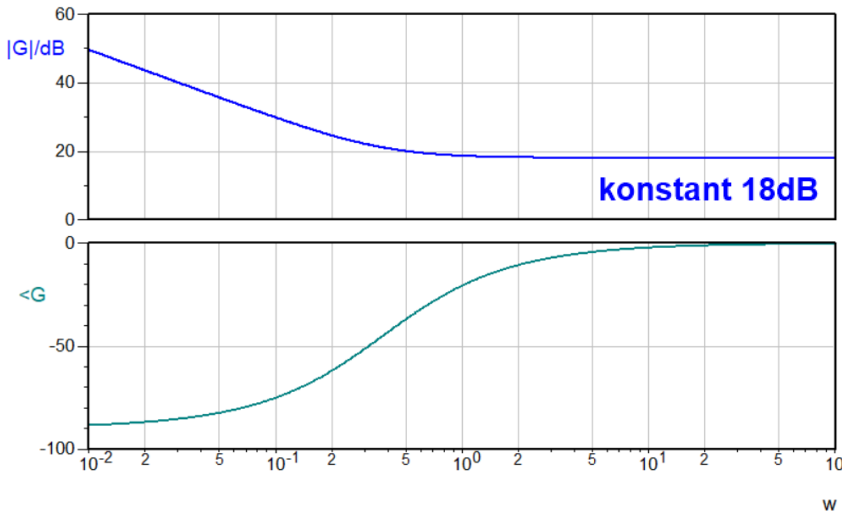
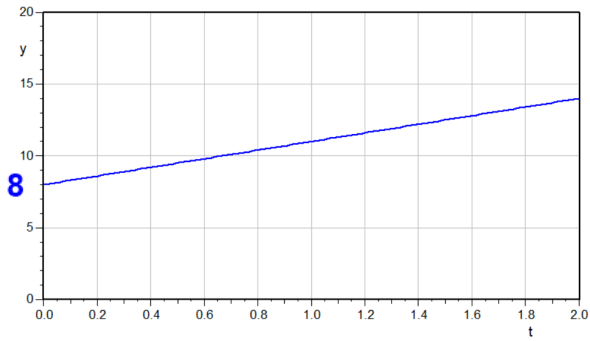
Anfangsphase
+90°

Wie erkennt man am Bode-Diagramm den Systemtyp?

Differenzordnung = r = relativer Grad = Nennergrad – Zählergrad = $n - m$

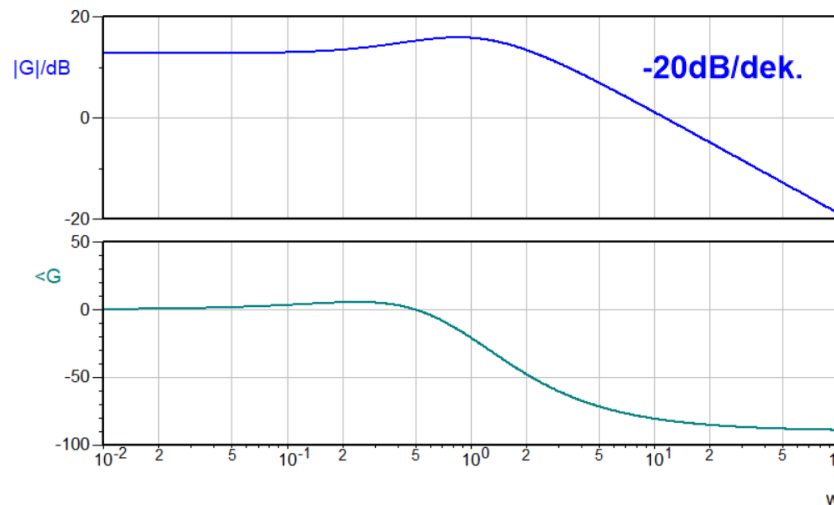
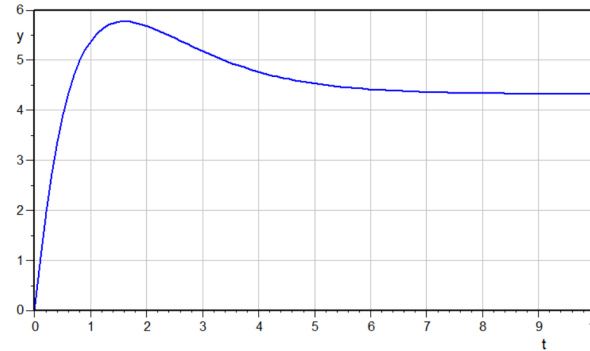
Sprungfähiges System

$a(0) \neq 0 \Leftrightarrow r = 0$



Knickfähiges System

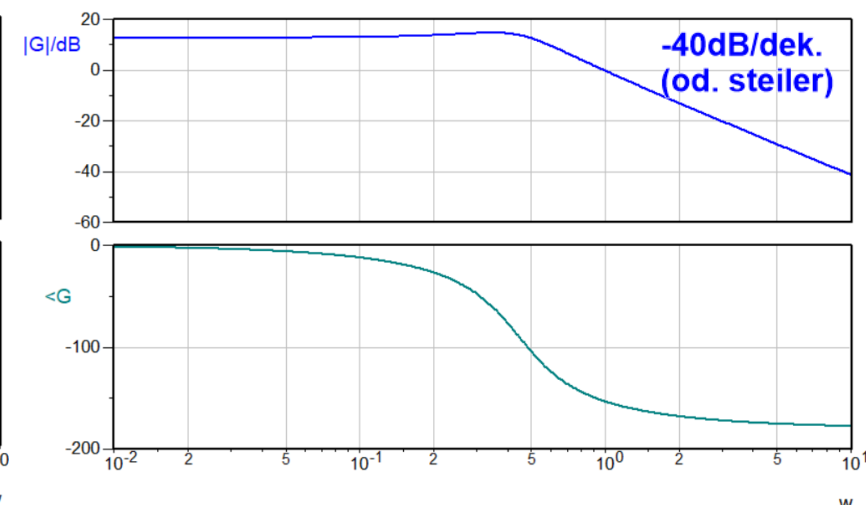
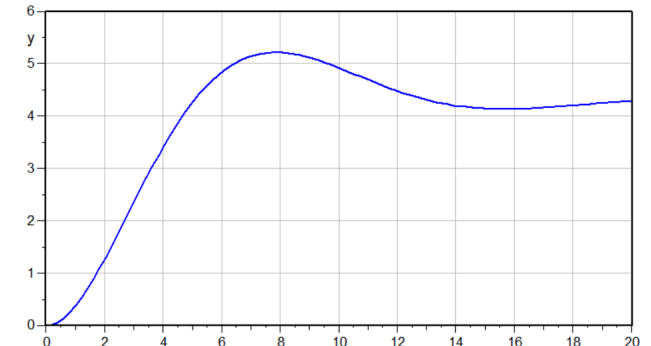
$a(0) = 0; \dot{a}(0) \neq 0 \Leftrightarrow r = 1$



an Phasengang nicht erkennbar

System mit flach startendem $a(t)$

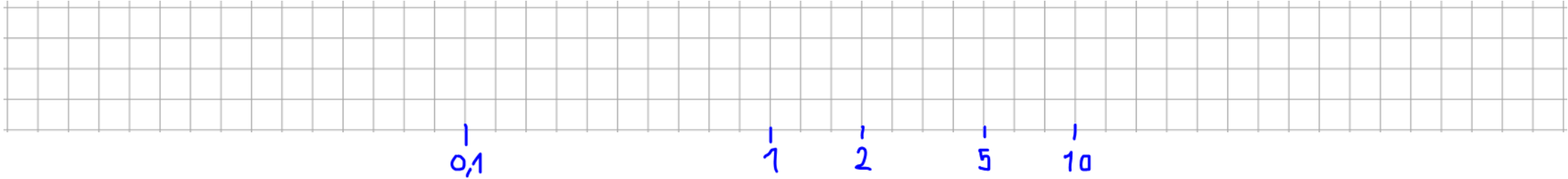
$a(0) = 0; \dot{a}(0) = 0 \Leftrightarrow r \geq 2$



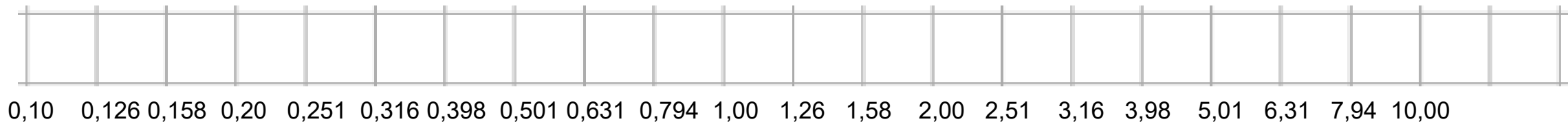
Tipp: Zeichnen eines Bode-Diagramms auf kariertem Papier \Leftrightarrow logarithmische Frequenzachse?!

Ziel: Erstelle ein Bode-Diagramm ohne Logarithmen-Papier in „ordentlicher Zeichenqualität“ !

\Rightarrow Nutze Kästchen-Schema für die Betragsachse: 10 Kästchen pro Dekade



\Rightarrow Nutze 10-Kästchen-Schema mit genauen Zwischenwerten (Faktor zwischen zwei Kästchen = $10^{(1/10)} = 0,1259!$):



Übungsaufgabe: Konstruiere den asymptotischen Frequenzgang $G(j\omega) = \frac{5-30j\omega}{1+j\omega+0,25(j\omega)^2}$ auf kariertem Papier

(10 Kästchen / Dekade) +40 dB

⇒ Knicke?!

⇒ Hilfspunkte?!

