

Bodediagramme zusammengesetzter Frequenzgänge

Wenn eine Übertragungsfunktion $G(s)$ und damit ein Frequenzgang $G(j\omega)$ als **Produkt** mehrerer Teilfunktionen bzw. Teilfrequenzgänge dargestellt werden kann gelten folgende Zusammenhänge:

$$G(j\omega) = G_1(j\omega) \cdot G_2(j\omega) \dots G_n(j\omega)$$

$$|G(j\omega)| = |G_1(j\omega)| \cdot |G_2(j\omega)| \dots |G_n(j\omega)|$$

$$\lg |G(j\omega)| = \lg |G_1(j\omega)| + \lg |G_2(j\omega)| + \dots + \lg |G_n(j\omega)|$$

Die **Betragskennlinie** kann also – aufgrund der **logarithmischen Darstellung** – einfach **additiv** aus den einzelnen Beiträgen G_1, G_2, \dots, G_n zusammengesetzt werden.

Für den **Phasenverlauf** gilt:

$$\arg G(j\omega) = \arg G_1(j\omega) + \arg G_2(j\omega) + \dots + \arg G_n(j\omega)$$

Das **Argument** (= **der Phasenwinkel**) von G wird ebenso einfach **additiv** aus den Argumenten der einzelnen Teilfunktionen zusammengesetzt, auch wenn diese **linear skaliert** dargestellt werden!

Es ist damit möglich Bodediagramme **komplizierter Frequenzgänge** durch **Aufspalten** in ein Produkt einfacher Funktionen und **grafisches Zusammensetzen** zu zeichnen.

Beispiel: Phasenanhebendes System

$$G(s) = \frac{1 + s T_1}{1 + s T_2}, \quad T_1 = 1, \quad T_2 = 0,2$$

$$G(j\omega) = \frac{1 + j\omega T_1}{1 + j\omega T_2} = \underbrace{\left(1 + j\omega T_1\right)}_{G_1} \cdot \underbrace{\frac{1}{1 + j\omega T_2}}_{G_2}$$

$$|G(j\omega)| = \sqrt{\frac{1 + \omega^2 T_1^2}{1 + \omega^2 T_2^2}}$$

$$\arg G(j\omega) = \arctan \omega T_1 - \arctan \omega T_2$$

Näherung für kleine Kreisfrequenzen ($\omega \ll 1/T_1$):

$$\left. \begin{array}{l} |G_1| \approx 1, \arg G_1 \approx 0 \\ |G_2| \approx 1, \arg G_2 \approx 0 \end{array} \right\} \Rightarrow |G| \approx 1, \arg G \approx 0$$

Näherung für große Kreisfrequenzen ($\omega \gg 1/T_2$):

$$\left. \begin{array}{l} |G_1| \approx \omega T_1 = \omega, \arg G_1 \approx 90^\circ \\ |G_2| \approx \frac{1}{\omega T_2} = \frac{5}{\omega}, \arg G_2 \approx -90^\circ \end{array} \right\} \Rightarrow |G| \approx 5, \arg G \approx 0$$

Die Knickfrequenzen ω_{k1} und ω_{k2} liegen bei:

$$\omega_{k1} = \frac{1}{T_1} = 1, \quad \omega_{k2} = \frac{1}{T_2} = 5$$

Exakte Berechnung der Phasenanhebung:

$$\frac{d}{d\omega} \arg G(j\omega) = \frac{d}{d\omega} [\arctan \omega T_1 - \arctan \omega T_2] = 0$$

$$\frac{T_1}{1 + \omega^2 T_1^2} - \frac{T_2}{1 + \omega^2 T_2^2} = 0$$

$$T_1 (1 + \omega^2 T_2^2) = T_2 (1 + \omega^2 T_1^2) \quad \Rightarrow \quad \omega = \omega_m = \frac{1}{\sqrt{T_1 T_2}}$$

Amplitudengang

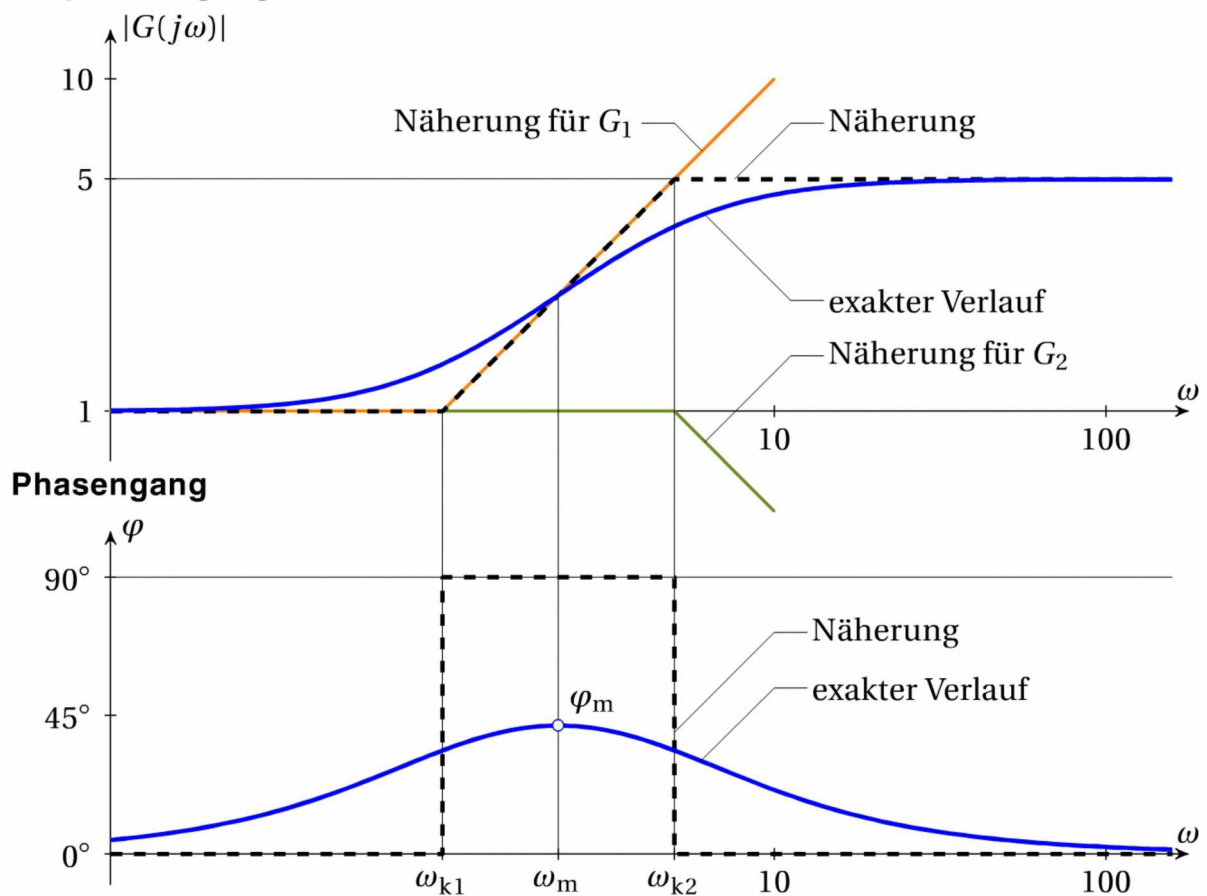


Bild 1.31 Bodediagramm eines phasenhebenden Systems

Die maximale Phasenhebung tritt im geometrischen Mittel ω_m zwischen den beiden Knickfrequenzen ω_{k1} und ω_{k2} auf. Sie berechnet sich zu:

$$\begin{aligned}\max[\arg G(j\omega)] &= \arg G(j\omega) \Big|_{\omega=\omega_m} = \arctan \sqrt{\frac{T_1}{T_2}} - \arctan \sqrt{\frac{T_2}{T_1}} \\ &= \arctan \sqrt{5} - \arctan \sqrt{\frac{1}{5}} = 41,8^\circ\end{aligned}$$

Beispiel: Bodediagramm einer zusammengesetzten Übertragungsfkt.

$$G(s) = \frac{2s^2 + 4,1s + 0,2}{s^2 + s}$$

→ Nullstellen von Zähler und Nennerpolynom berechnen (= ÜF faktorisieren):

$$\begin{aligned}G(s) &= \frac{2(s^2 + 2,05s + 0,1)}{s^2 + s} = \frac{2(s+2)(s+0,05)}{s(s+1)} \\ &= \frac{2 \cdot 2 \cdot 0,05}{1} \cdot \frac{(1+0,5s) \cdot (1+20s)}{s(1+s)} = \frac{(1+0,5s) \cdot (1+20s)}{5s(1+s)}\end{aligned}$$

Damit ergibt sich der Frequenzgang als Produkt von Teilfunktionen:

$$G(j\omega) = \underbrace{\frac{1}{5j\omega}}_{G_1} \cdot \underbrace{(1+0,5j\omega)}_{G_2} \cdot \underbrace{(1+20j\omega)}_{G_3} \cdot \underbrace{\frac{1}{1+j\omega}}_{G_4}$$

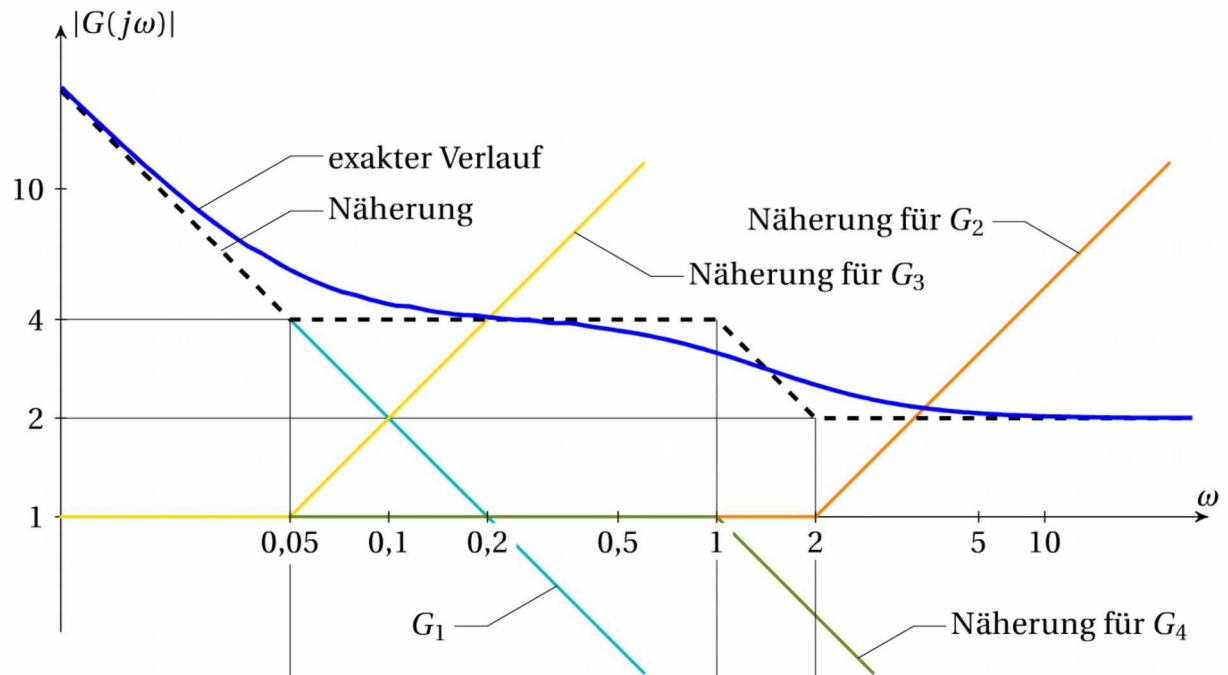
Die Knickfrequenzen der Teilfrequenzgänge G_2 , G_3 und G_4 berechnen sich zu:

$$\omega_{k2} = \frac{1}{0,5} = 2, \quad \omega_{k3} = \frac{1}{20} = 0,05, \quad \omega_{k4} = 1$$

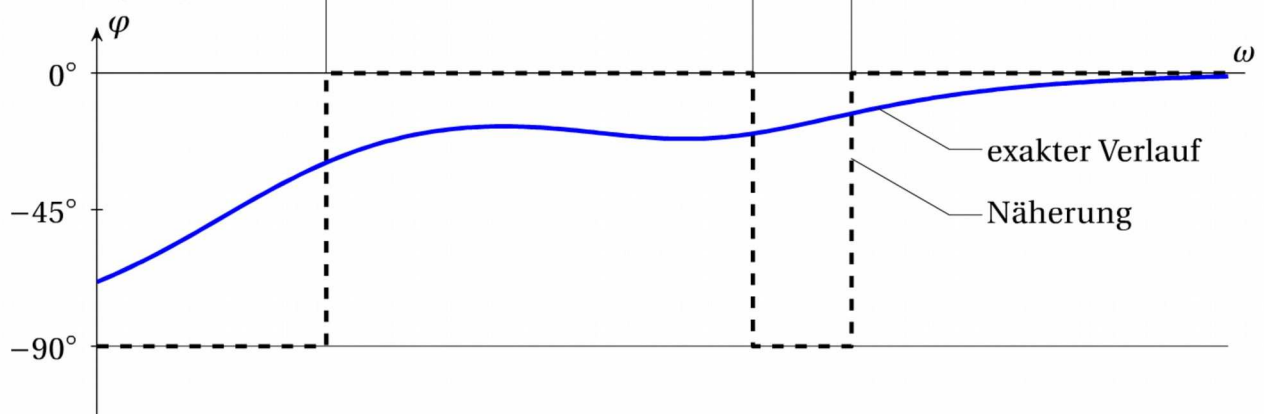
G_1 ist ein Integrator, die Betragskennlinie ist eine Gerade mit der Steigung -1 (das entspricht -20 dB/Dekade). Die Durchtrittsfrequenz ω_D ist jene Kreisfrequenz, bei der die Betragskennlinie die 0 dB -Linie schneidet, bei der also gilt: $|G_1(j\omega)| = 1$:

$$|G_1(j\omega)| = \frac{1}{5\omega} = 1 \Big|_{\omega=\omega_D} \implies \omega_D = 0,2$$

Amplitudengang



Phasengang



Exakter Verlauf des Frequenzgangs:

$$|G(j\omega)| = \frac{\sqrt{1 + 0,5^2 \omega^2} \cdot \sqrt{1 + 20^2 \omega^2}}{5\omega \sqrt{1 + \omega^2}}$$

$$\arg G(j\omega) = -90^\circ + \arctan 0,5\omega + \arctan 20\omega - \arctan \omega$$