

# Netzwerke und Schaltungen II, D-ITET

## Bodeplots — Musterlösung

### Hinweise

- Phasenverläufe können aus ästhetischen Gründen um  $360^\circ$  verschoben sein; eine Verschiebung um  $360^\circ$  ändert die Aussage nicht.
- Magnitudenplots sind auf der  $y$ -Achse standardmäßig in 20-dB-Schritten beschriftet; falls es sich ästhetisch anbietet, sind auch 10-dB-Schritte zulässig.
- Mit dem MATLAB-Skript kann man selbst experimentieren, die Plots exakt berechnen und alle Ergebnisse nachprüfen.

## Einleitung: $s$ und $j\omega$

*Warum sind manche Übertragungsfunktionen manchmal abhängig von  $s$  und manchmal von  $j\omega$ ?*

Für sinusförmige stationäre Signale ist die Laplace- mit der Fourier-Transformierten auf der imaginären Achse äquivalent; eine Abklinghülle ist nicht nötig, daher setzt man  $\sigma = 0$  und damit

$$s = j\omega.$$

Der Frequenzgang wird zwar als  $H(j\omega)$  ausgewertet, aber die Schreibweise in  $s$  ist kompakter und, wie wir gesehen haben, äquivalent: Standardformen wie  $1 + sT$ ,  $1/(1 + sT)$ ,  $sL$ ,  $1/(sC)$  sind sofort lesbar und einfacher zu faktorisieren. Es bietet sich an in  $s$  zu modellieren und faktorisieren und um Magnituden/Phasen explizit auszurechnen, am Ende  $s \rightarrow j\omega$  einsetzen und mit den Gesetzen der komplexen Zahlen zu arbeiten.

## Beispiele

$$H(s) = \frac{1}{1 + sT} \quad \Leftrightarrow \quad H(j\omega) = \frac{1}{1 + j\omega T}$$

$$H(s) = \frac{sT}{1 + sT} \quad \Leftrightarrow \quad H(j\omega) = \frac{j\omega T}{1 + j\omega T}$$

$$H(s) = \frac{1}{sT} \quad \Leftrightarrow \quad H(j\omega) = \frac{1}{j\omega T}$$

$$H(s) = sT \quad \Leftrightarrow \quad H(j\omega) = j\omega T$$

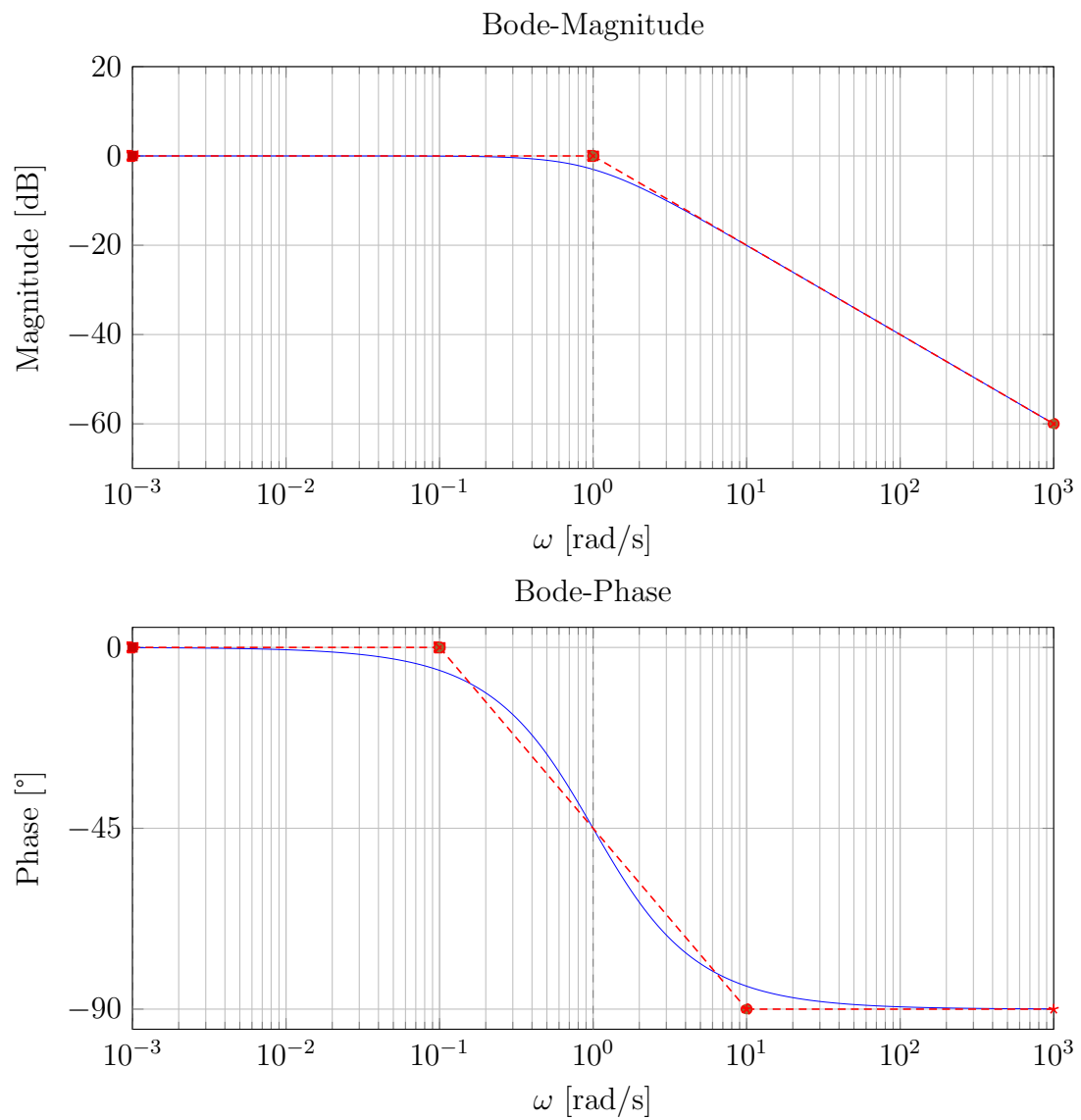
$$H(s) = \frac{\omega_0^2}{s^2 + 2\zeta\omega_0 s + \omega_0^2} \quad \Leftrightarrow \quad H(j\omega) = \frac{\omega_0^2}{-\omega^2 + j 2\zeta\omega_0\omega + \omega_0^2}$$

$$H(s) = \frac{1 + sT_z}{1 + sT_p} \quad \Leftrightarrow \quad H(j\omega) = \frac{1 + j\omega T_z}{1 + j\omega T_p}$$

## Aufgabe A)

$$H(s) = \frac{1}{s+1}.$$

### A.1 Bode-Diagramm



## A.2 Erklärung (ausführlich)

1. **Normalform herstellen.** Bringe die Übertragungsfunktion exakt in die im Skript definierte Standardform für reelle Pol-/Nullstellen.

$$H(s) = \frac{1}{1 + sT_p} \quad \text{mit} \quad T_p = 1.$$

Hier haben wir:

$$\underline{F}_1(s) = \frac{1}{1 + sT_p} \quad \text{und} \quad K_0 = 1 \quad \text{und} \quad r = 0.$$

Klassifikation des ersten Teiglieds  $\underline{F}_1$ : reelles Polglied erster Ordnung.

2. **Eckfrequenz bestimmen und sortieren.** Bestimme die Eckfrequenz aus der Zeitkonstante:

$$\omega_p = \frac{1}{T_p} = 1 \text{ rad/s.}$$

Es existiert nur diese Eckfrequenz; die aufsteigende Sortierung  $\omega_1 < \omega_2 < \dots$  ist damit trivial.

3. **Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).** Setze die Startfrequenz gleich der kleinsten Eckfrequenz  $\omega_{\min} = \omega_p = 1 \text{ rad/s}$ . Verwende die Skript-Regel

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10} \left( |K_0 F_{ges}^*(0)| \cdot \omega_{\min}^r \right) = 20 \log_{10}(1) = 0 \text{ dB}$$

Hier gilt  $K_0 = 1$ ,  $r = 0$  und  $F_{ges}^*(0) = 1 \Rightarrow F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 0 \text{ dB}$ . Dieser Punkt nützt uns als Anker für die Geradennäherung.

4. **Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.** Für  $\omega < \omega_{\min}$  bleibt die Amplituden-Asymptote waagrecht, denn die Anfangssteigung beträgt  $r \cdot 20 \text{ dB/dec} = 0$ . Trage also eine horizontale Linie bei 0 dB ein.
5. **Steigungswechsel an der Eckfrequenz eintragen.** Ein einfaches Polglied  $1/(1 + sT_p)$  reduziert die Steigung ab  $\omega_p$  um 20 dB/dec. Da bist jetzt die Steigung 0 dB/dec betrug, ist diese ab jetzt  $-20 \text{ dB/dec}$ . Zeichne rechts von  $\omega_p$  die Gerade mit Steigung  $-20 \text{ dB/dec}$ . Die Formel für die Geradennäherung lautet:

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx -20 \log_{10} \omega \quad (\omega \geq 1).$$

Mehrfachpole würden die Änderung mehrfach zählen; hier nicht nötig.

- 6. Eckabrundung korrekt berücksichtigen.** Bei einfachen reellen Polen ergibt sich am Knickpunkt  $\omega = \omega_p$  eine Abweichung von  $-3$  dB gegenüber der Gerade. Setze dort einen Stützpunkt:

$$|H(j\omega_p)|_{\text{dB}} = -10 \log_{10}(1 + 1^2) = -10 \log_{10} 2 \approx -3.01 \text{ dB}.$$

Runde die Ecke entsprechend ab. Hätten wir einen Mehrfachpol bei  $\omega_p$  (Beispielsweise  $(\frac{1}{1+sT_p})^t$ ), müsste man die Ecke um  $t \cdot 3.01$  dB abrunden.

- 7. Phasenstartwert festlegen.** Nutze die Regel für  $\omega \rightarrow 0$ : Da  $K_0 F_{ges}(0) > 0$  und  $r = 0$ , ist der Startwert der Phase

$$\varphi(0) = 0^\circ.$$

- 8. Phasenänderung durch das Polglied eintragen.** Ein reelles Polglied erster Ordnung erzeugt insgesamt eine Phasenänderung von  $-90^\circ$ . Trage die Näherung ein:

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1 \omega_p, \\ \text{linear mit Steigung } -45^\circ/\text{Dec}, & 0.1 \omega_p < \omega < 10 \omega_p, \\ -90^\circ, & \omega \geq 10 \omega_p. \end{cases}$$

Das lineare Zwischenstück kann Formelkonform als  $\varphi(\omega) \approx -45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega$  dargestellt werden (hier mit  $\omega_p = 1$ ).

- 9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = 1 \Rightarrow 0 \text{ dB}$ ,  $\varphi(0) = 0^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| \sim 1/\omega \Rightarrow -20 \log_{10} \omega \text{ dB}$ . Pol-/Nullzählung bestätigt die Endphase: Zählergrad  $m = 0$ , Nennergrad  $n = 1 \Rightarrow \varphi(\infty) = (m - n) \cdot 90^\circ = -90^\circ$ .

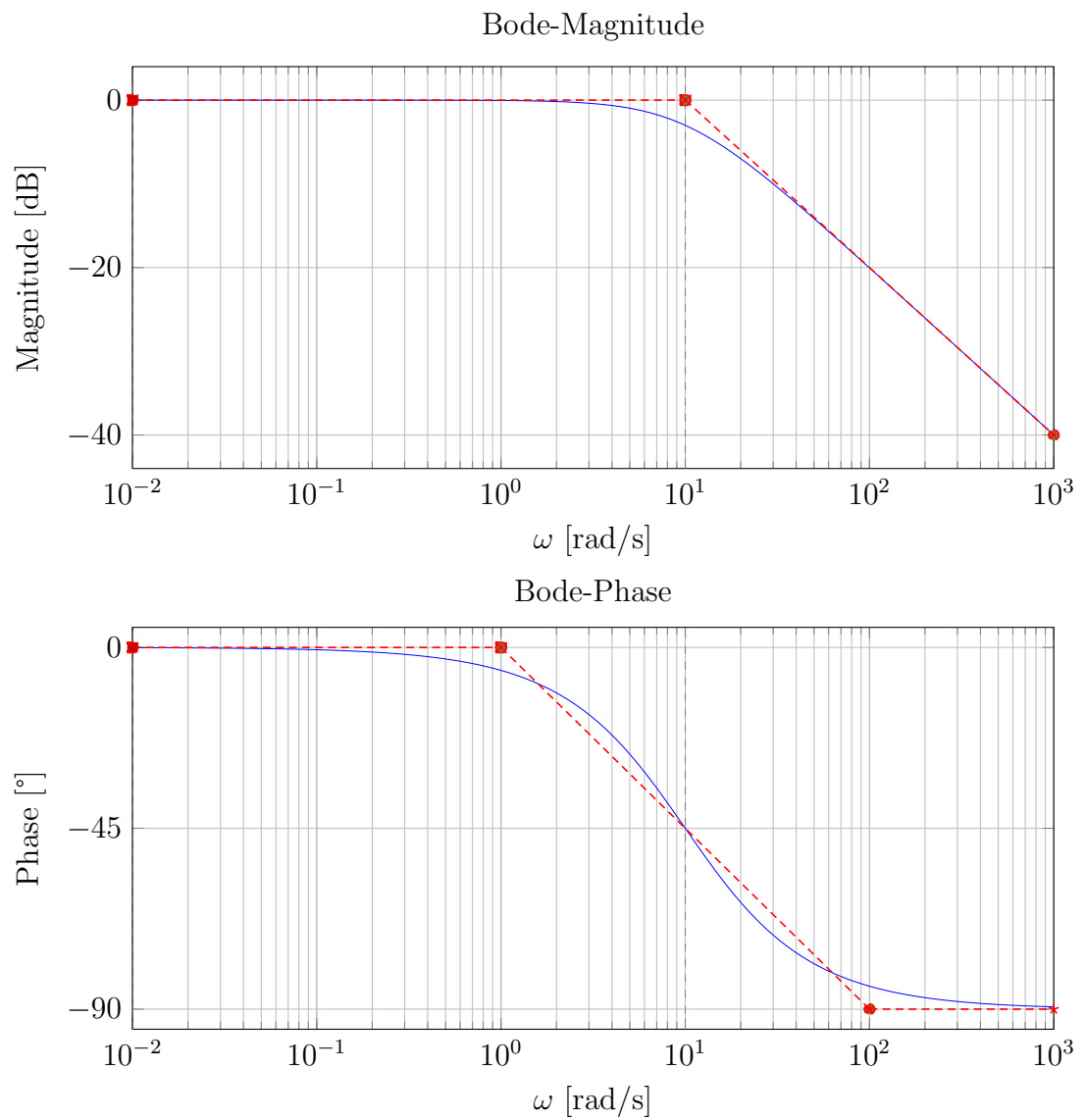
**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 0, & \omega \ll 1, \\ -10 \log_{10} 2, & \omega = 1, \\ -20 \log_{10} \omega, & \omega \gg 1, \end{cases} \quad \varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ -45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ -90^\circ, & \omega \geq 10. \end{cases}$$

## Aufgabe B)

$$H(s) = \frac{10}{s + 10}.$$

### B.1 Bode-Diagramm



## B.2 Erklärung (ausführlich)

1. **Normalform herstellen.** Bringe die Übertragungsfunktion exakt in die im Skript definierte Standardform für reelle Pol-/Nullstellen.

$$H(s) = \frac{1}{1 + sT_p} \quad \text{mit} \quad T_p = \frac{1}{10}.$$

Hier haben wir:

$$\underline{F}_1(s) = \frac{1}{1 + sT_p} \quad \text{und} \quad K_0 = 1 \quad \text{und} \quad r = 0.$$

Klassifikation des ersten Teiglieds  $\underline{F}_1$ : reelles Polglied (LHP) erster Ordnung.

2. **Eckfrequenz bestimmen und sortieren.** Bestimme die Eckfrequenz aus der Zeitkonstante:

$$\omega_p = \frac{1}{T_p} = 10 \text{ rad/s}.$$

Es existiert nur diese Eckfrequenz; die aufsteigende Sortierung  $\omega_1 < \omega_2 < \dots$  ist damit trivial.

3. **Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).** Setze die Startfrequenz gleich der kleinsten Eckfrequenz  $\omega_{\min} = \omega_p = 10 \text{ rad/s}$ . Verwende die Skript-Regel

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10} \left( |K_0 F_{ges}^*(0)| \cdot \omega_{\min}^r \right) = 20 \log_{10}(1) = 0 \text{ dB}.$$

Hier gilt  $K_0 = 1$ ,  $r = 0$  und  $F_{ges}^*(0) = 1 \Rightarrow F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 0 \text{ dB}$ . Dieser Punkt nützt uns als Anker für die Geradennäherung.

4. **Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.** Für  $\omega < \omega_{\min}$  bleibt die Amplituden-Asymptote waagrecht, denn die Anfangssteigung beträgt  $r \cdot 20 \text{ dB/dec} = 0$ . Trage also eine horizontale Linie bei 0 dB ein.
5. **Steigungswechsel an der Eckfrequenz eintragen.** Ein einfaches Polglied  $1/(1 + sT_p)$  reduziert die Steigung ab  $\omega_p$  um 20 dB/dec. Da bis jetzt die Steigung 0 dB/dec betrug, ist diese ab jetzt  $-20 \text{ dB/dec}$ . Zeichne rechts von  $\omega_p$  die Gerade mit Steigung  $-20 \text{ dB/dec}$ . Die Formel für die Geradennäherung lautet:

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx -20 \log_{10} \left( \frac{\omega}{10} \right) \quad (\omega \geq 10).$$

Mehrfachpole würden die Änderung mehrfach zählen; hier nicht nötig.

**6. Eckabrundung korrekt berücksichtigen.** Bei einfachen reellen Polen ergibt sich am Knickpunkt  $\omega = \omega_p$  eine Abweichung von  $-3$  dB gegenüber der Gerade.

**7. Phasenstartwert festlegen.** Nutze die Regel für  $\omega \rightarrow 0$ : Da  $K_0 F_{ges}(0) > 0$  und  $r = 0$ , ist der Startwert der Phase

$$\varphi(0) = r \cdot 90^\circ = 0^\circ.$$

**8. Phasenänderung durch das Polglied eintragen.** Ein reelles Polglied erster Ordnung erzeugt insgesamt eine Phasenänderung von  $-90^\circ$ . Trage die Näherung ein:

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1 \omega_p (= 1), \\ \text{linear mit Steigung } -45^\circ/\text{Dec}, & 0.1 \omega_p < \omega < 10 \omega_p (= 100), \\ -90^\circ, & \omega \geq 10 \omega_p (= 100). \end{cases}$$

Das lineare Zwischenstück kann Formelkonform als  $\varphi(\omega) \approx -45^\circ - 45^\circ \log_{10}(\omega/10)$  dargestellt werden (hier mit  $\omega_p = 10$ ).

**9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = 1 \Rightarrow 0$  dB,  $\varphi(0) = 0^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| \sim 10/\omega \Rightarrow -20 \log_{10}(\omega/10)$  dB. Pol-/Nullzählung bestätigt die Endphase: Zählergrad  $m = 0$ , Nennergrad  $n = 1 \Rightarrow \varphi(\infty) = (m - n) \cdot 90^\circ = -90^\circ$ .

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 0, & \omega \ll 10, \\ -10 \log_{10} 2, & \omega = 10, \\ -20 \log_{10}(\omega/10), & \omega \gg 10, \end{cases}$$

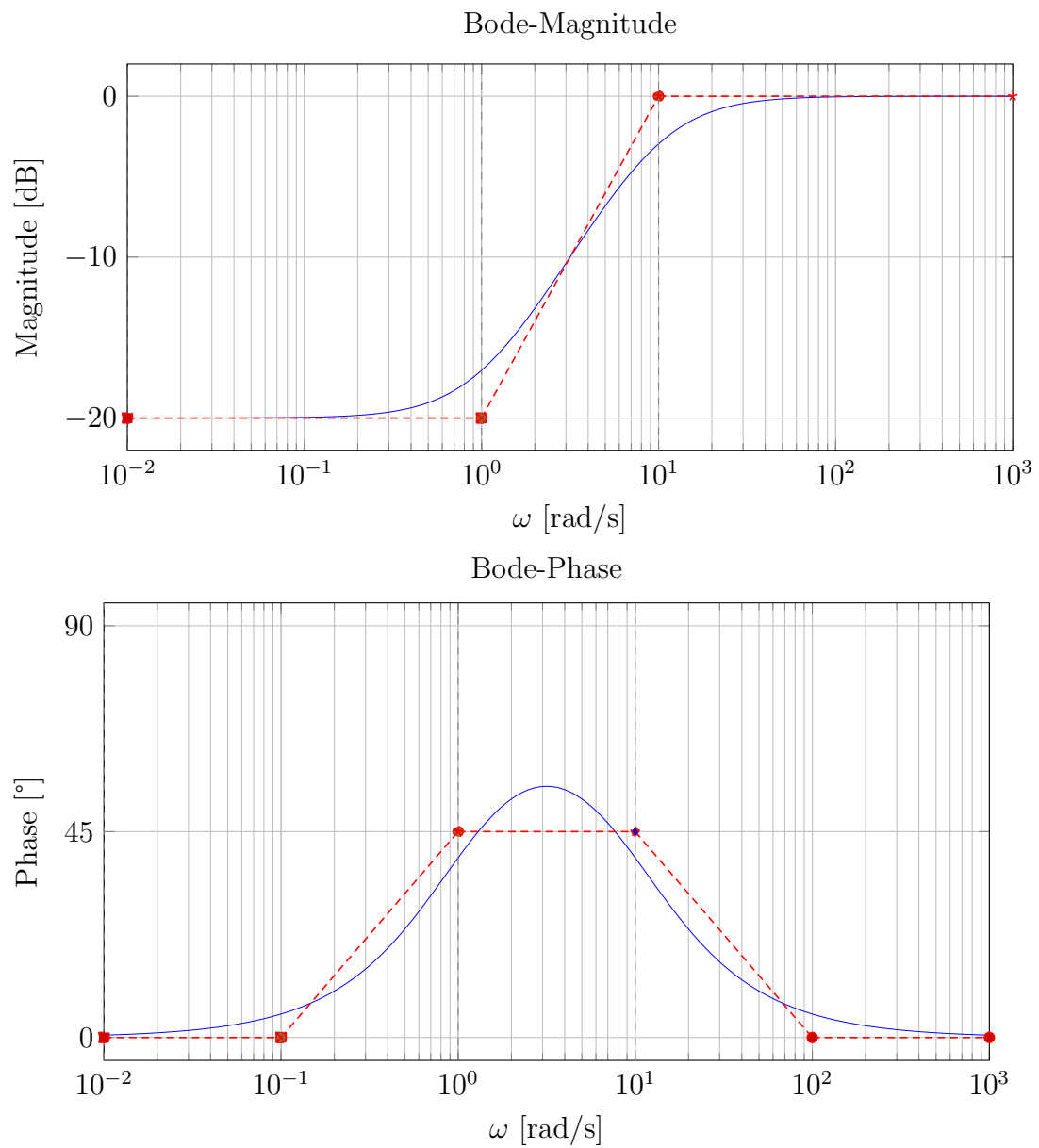
$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 1, \\ -45^\circ - 45^\circ \log_{10}(\omega/10), & 1 < \omega < 100, \\ -90^\circ, & \omega \geq 100. \end{cases}$$



## Aufgabe C)

$$H(s) = \frac{s+1}{s+10}.$$

### C.1 Bode-Diagramm



## C.2 Erklärung (ausführlich)

### 1. Zuerst Normalform herstellen.

$$H(s) = \frac{s+1}{s+10} = \frac{1+sT_z}{10(1+sT_p)}$$

Die Teilterglieder und Variablen gemäß Skript sind:

$$\underline{F}_1(s) = \frac{1}{1+s\frac{1}{10}}, \quad \underline{F}_2(s) = 1+s, \quad T_z = 1, \quad T_p = \frac{1}{10}, \quad K_0 = \frac{1}{10} \text{ und } r = 0.$$

reelle Nullstelle erster Ordnung bei  $\omega_z = 1/T_z = 1 \text{ rad/s}$ ; reeller Pol erster Ordnung bei  $\omega_p = 1/T_p = 10 \text{ rad/s}$ .

### 2. Danach Eckfrequenzen bestimmen und sortieren.

$$\omega_z = 1 \text{ rad/s}, \quad \omega_p = 10 \text{ rad/s}, \quad \omega_z < \omega_p.$$

### 3. Startpunkt des Amplitudengangs (Geradennäherung). Setze $\omega_{\min} = \omega_z = 1$ .

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10}(|K_0 F_{\text{ges}}^*(0)| \omega_{\min}^r) = 20 \log_{10}\left(\frac{1}{10}\right) = -20 \text{ dB}.$$

Anfangssteigung  $r \cdot 20 \text{ dB/dec} = 0$ .

### 4. Verlauf links vom Startpunkt. Für $\omega < 1$ bleibt die Magnitude-Asymptote horizontal bei $-20 \text{ dB}$ , da $r = 0$ .

### 5. Steigungswechsel an den Ecken. Die Nullstelle bei $\omega_z = 1$ erhöht die Steigung um $+20 \text{ dB/dec}$ . Der Pol bei $\omega_p = 10$ senkt sie wieder um $-20 \text{ dB/dec}$ . Damit:

$$\begin{cases} \omega < 1 : & 0 \text{ dB/dec}, \\ 1 \leq \omega < 10 : & +20 \text{ dB/dec}, \\ \omega \geq 10 : & 0 \text{ dB/dec}. \end{cases}$$

### 6. Eckabrundung (exakte Stützpunkte).

$$|H(j\omega)| = \frac{\sqrt{1+\omega^2}}{\sqrt{100+\omega^2}}, \quad |H(j \cdot 1)|_{\text{dB}} = 10 \log_{10}\left(\frac{2}{101}\right) \approx -17.03 \text{ dB},$$

$$|H(j \cdot 10)|_{\text{dB}} = 10 \log_{10}\left(\frac{101}{200}\right) \approx -2.97 \text{ dB}.$$

Bei  $\omega = 1$  liegt die Kurve  $\approx 3 \text{ dB}$  über der Geradennäherung, bei  $\omega = 10$   $\approx 3 \text{ dB}$  darunter. Auch hier gilt: Mehrfachpole/-nullstellen sorgen für eine Rundung um  $t \cdot 3 \text{ dB}$

**7. Phasenstartwert.** Da  $K_0 F_{ges}(0) > 0$  gilt:

$$\varphi(0) = r \cdot 90^\circ = 0^\circ.$$

**8. Phasenänderung durch Nullstelle und Pol.** Reelle Nullstelle 1. Ordnung:  $0^\circ \rightarrow +90^\circ$  über  $[0.1, 10]$ . Reeller Pol 1. Ordnung:  $0^\circ \rightarrow -90^\circ$  über  $[1, 100]$ . Die Phasensteigungs- und -senkungseffekte überschneiden sich in  $[10, 100]$  und addieren sich dort. In diesem Intervall bleibt also die Phase gleich. Die Geradennäherung lautet also:

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ +45^\circ + 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 1, \\ +45^\circ, & 1 \leq \omega \leq 10, \\ +45^\circ - 45^\circ \log_{10}(\omega/10), & 10 < \omega < 100, \\ 0^\circ, & \omega \geq 100. \end{cases}$$

**9. Exakte Stützstellen (Kontrolle).**

$$\varphi(\omega) = \arctan(\omega) - \arctan\left(\frac{\omega}{10}\right) [^\circ].$$

Praktische Punkte:

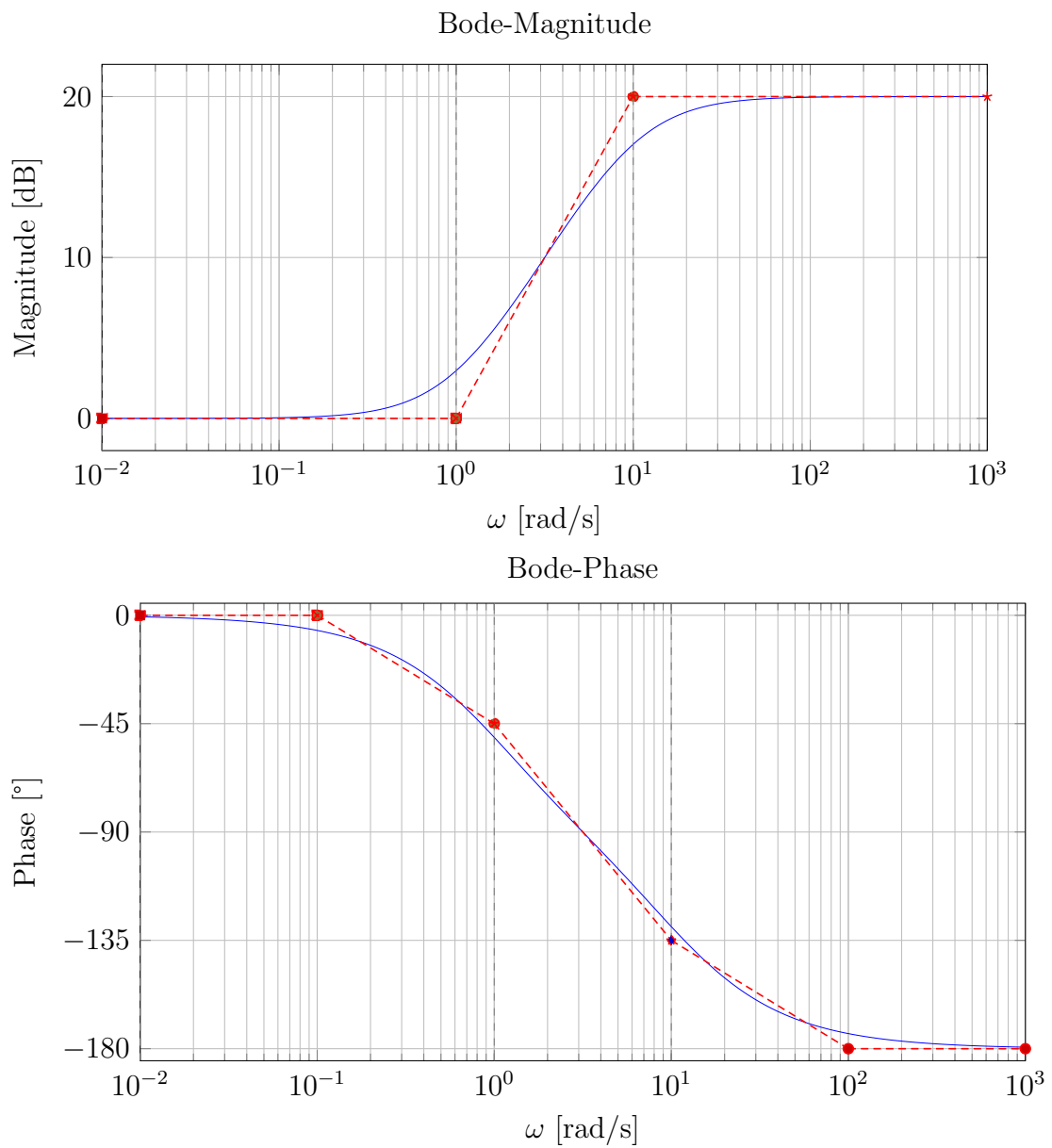
$$\begin{aligned} \omega = 0.1 : & \quad |H|_{\text{dB}} \approx -19.96, \quad \varphi \approx +5.14^\circ, \\ \omega = 1 : & \quad |H|_{\text{dB}} \approx -17.03, \quad \varphi \approx +39.29^\circ, \\ \omega = 10 : & \quad |H|_{\text{dB}} \approx -2.97, \quad \varphi \approx +39.29^\circ, \\ \omega = 100 : & \quad |H|_{\text{dB}} \approx -0.04, \quad \varphi \approx +5.14^\circ. \end{aligned}$$

**10. Grenzwerte und Konsistenz.** DC:  $|H(0)| = \frac{1}{10} \Rightarrow -20 \text{ dB}$ ,  $\varphi(0) = 0^\circ$ . Für  $\omega \rightarrow \infty$ :  $|H(j\omega)| \rightarrow 1 \Rightarrow 0 \text{ dB}$ . Pol-/Nullzählung:  $m = n = 1 \Rightarrow \varphi(\infty) = (m - n) \cdot 90^\circ = 0^\circ$ .

## Aufgabe D)

$$H(s) = \frac{10(1-s)}{s+10}.$$

### D.1 Bode-Diagramm



## D.2 Erklärung (ausführlich)

1. **Normalform herstellen.** Bringe die Übertragungsfunktion exakt in die im Skript definierte Standardform.

$$H(s) = \frac{10(1-s)}{s+10} = (1-sT_z) \cdot \frac{1}{1+sT_p}.$$

mit  $K_0 = 1$ ,  $r = 0$ ,  $T_z = 1$ ,  $T_p = \frac{1}{10}$ . Klassifiziere die Glieder: RHP-Nullstelle  $\underline{F}_z(s) = (1-sT_z)$  mit  $T_z = 1$ ; reelles Polglied  $\underline{F}_p(s) = \frac{1}{1+sT_p}$  mit  $T_p = \frac{1}{10}$ .

2. **Eckfrequenzen bestimmen und sortieren.** Die  $\omega$ -Eckfrequenzen lassen sich aus den  $T_n$ 's bestimmen und müssen anschließend sortiert werden:

$$\omega_z = \frac{1}{T_z} = 1 \text{ rad/s}, \quad \omega_p = \frac{1}{T_p} = 10 \text{ rad/s}, \quad \omega_z < \omega_p.$$

3. **Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).**

Wähle  $\omega_{\min} = \omega_z = 1$ . Regel:

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10}(|K_0 F_{\text{ges}}^*(0)| \cdot \omega_{\min}^r) = 20 \log_{10}(1) = 0 \text{ dB}.$$

Dieser Punkt ist der Anker der Geradennäherung.

4. **Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.** Für  $\omega < \omega_z$  bleibt die Amplituden-Asymptote bei 0 dB konstant (Anfangssteigung  $r \cdot 20 \text{ dB} = 0$ ). Zeichne eine waagrechte Gerade links von der kleinsten Eckfrequenz.
5. **Steigungswechsel an den Eckfrequenzen eintragen.** Ab der RHP-Nullstelle bei  $\omega_z = 1$  nimmt die Steigung um  $+20 \text{ dB/dec}$  zu. Der Pol bei  $\omega_p = 10$  bewirkt einen zusätzlichen Steigungswechsel um  $-20 \text{ dB/dec}$  ab  $\omega = 10$ . Netto:

$$\begin{cases} 0 \text{ dB/dec}, & \omega < 1, \\ +20 \text{ dB/dec}, & 1 \leq \omega < 10, \\ 0 \text{ dB/dec}, & \omega \geq 10 \Rightarrow |H| \rightarrow 20 \text{ dB}. \end{cases}$$

Geradennäherungen:

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 0, & \omega \leq 1, \\ 20 \log_{10} \omega, & 1 < \omega \leq 10, \\ 20, & \omega \geq 10. \end{cases}$$

- 6. Eckabrundungen korrekt berücksichtigen.** RHP-Nullstelle: bei  $\omega = \omega_z$  liegt die exakte Magnitude um +3 dB über der Asymptote. Pol: bei  $\omega = \omega_p$  liegt die exakte Magnitude um -3 dB unter der Asymptote. Stützpunkte:

$$|H(j1)|_{\text{dB}} = 20 + 10 \log_{10}(2) - 10 \log_{10}(101) \approx +3 \text{ dB},$$

$$|H(j10)|_{\text{dB}} = 20 + 10 \log_{10}(101) - 10 \log_{10}(200) \approx 17 \text{ dB}.$$

- 7. Phasenstartwert festlegen.** Nutze die Regel für  $\omega \rightarrow 0$ : Da  $K_0 F_{\text{ges}}(0) > 0$  und  $r = 0$ , ist der Startwert der Phase

$$\varphi(0) = r \cdot 90^\circ = 0^\circ.$$

- 8. Phasenänderung durch Nullstelle und Pol eintragen.** RHP-Nullstelle bei  $\omega_z = 1$ : Phasenänderung  $-90^\circ$  über die Dekade  $[0.1, 10]$  (Geradennäherung  $-45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega$ ). Pol bei  $\omega_p = 10$ : zusätzlicher Abfall um  $-90^\circ$  über  $[1, 100]$  (Geradennäherung  $-45^\circ - 45^\circ \log_{10}(\omega/10)$ ). Im Intervar  $[1, 10]$  überlagern sich diese Effekte. Gesamt:

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ -45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega \leq 1, \\ -45^\circ - 90^\circ \log_{10} \omega, & 1 < \omega \leq 10, \\ -135^\circ - 45^\circ \log_{10}(\omega/10), & 10 < \omega \leq 100, \\ -180^\circ, & \omega \geq 100. \end{cases}$$

- 9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = 1 \Rightarrow 0 \text{ dB}$ ,  $\varphi(0) = 0^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| \rightarrow 10 \Rightarrow 20 \text{ dB}$ . Pol-/Nullzählung bestätigt die Endphase: Zählergrad  $m = -1$ , Nennergrad  $n = 1 \Rightarrow (m - n) \cdot 90^\circ = 0^\circ$ ;  $m = -1$ , da die Nullstelle RHP ist.

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

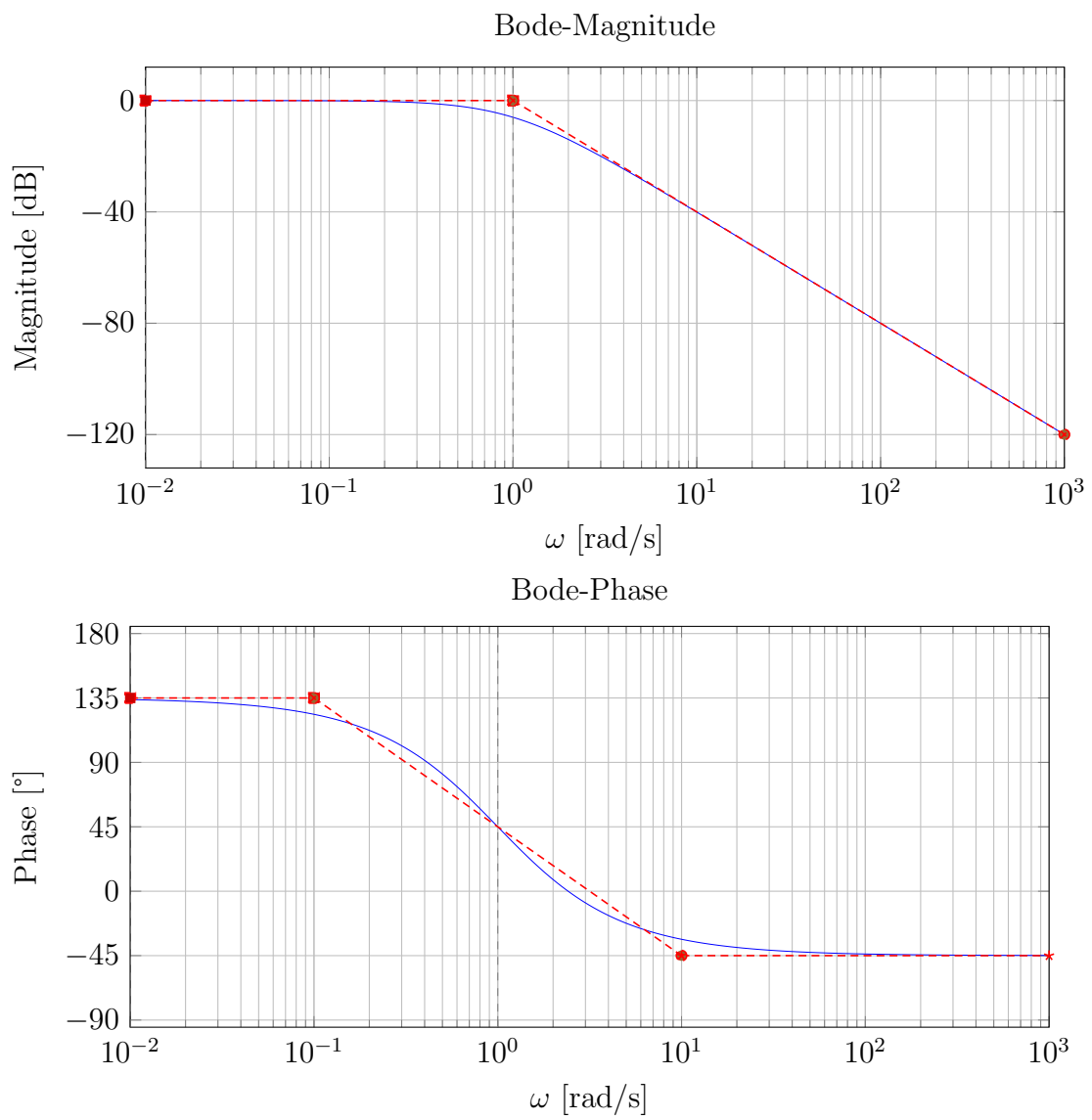
$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 0, & \omega \ll 1, \\ 20 \log_{10} \omega, & 1 \ll \omega \ll 10, \\ 20, & \omega \gg 10, \end{cases}$$

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ -45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 1, \\ -45^\circ - 90^\circ \log_{10} \omega, & 1 < \omega < 10, \\ -135^\circ - 45^\circ \log_{10}(\omega/10), & 10 < \omega < 100, \\ -180^\circ, & \omega \geq 100. \end{cases}$$

## Aufgabe E)

$$H(s) = \frac{-1 + j}{\sqrt{2}(s + 1)^2}.$$

### E.1 Bode-Diagramm



## E.2 Erklärung (ausführlich)

1. **Normalform herstellen.** Bringe die Übertragungsfunktion in die Standardform.

$$H(s) = \frac{K_0}{(1 + sT_p)^2}, \quad K_0 = \frac{-1 + j}{\sqrt{2}} = e^{j135^\circ}, \quad T_p = 1, \quad r = 0.$$

Zerlegung:  $F_1(s) = \frac{1}{(1+sT_p)^2}$  (reelles Polglied zweiter Ordnung, doppelt); konstanter Phasor  $K_0$  mit  $|K_0| = 1$ ,  $\arg K_0 = +135^\circ$ . Wir können  $K_0$  behandeln als wäre es 1, aber müssen den gesamten Phasenplot um  $135^\circ$  verschieben.

2. **Eckfrequenz bestimmen und sortieren.**

$$\omega_p = \frac{1}{T_p} = 1 \text{ rad/s.}$$

Nur diese Eckfrequenz; Sortierung trivial.

3. **Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).**

$$\omega_{\min} = \omega_p = 1, \quad F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10}(|K_0 F_{\text{ges}}^*(0)| \cdot \omega_{\min}^r) = 0 \text{ dB.}$$

Anker für die Geradennäherung: 0 dB bei  $\omega = 1$ .

4. **Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.** Für  $\omega < \omega_{\min}$  bleibt die Amplituden-Asymptote bei 0 dB konstant (Anfangssteigung  $r \cdot 20 \text{ dB} = 0$ ). Zeichne eine waagrechte Gerade links von der kleinsten Eckfrequenz.
5. **Steigungswechsel an der Eckfrequenz eintragen.** Doppelpol: ab  $\omega = 1$  Steigungsänderung um  $-40 \text{ dB/dec}$ . Geradennäherung rechts:

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx -40 \log_{10} \omega \quad (\omega \geq 1).$$

6. **Eckabrundung korrekt berücksichtigen.** Bei  $\omega = \omega_p$  weicht der exakte Betrag um  $-6 \text{ dB}$  von der Asymptote ab (Summe zweier  $-3 \text{ dB}$ , da Doppelpol):

$$|H(j1)|_{\text{dB}} = -20 \log_{10}(1 + 1) = -20 \log_{10} 2 \approx -6 \text{ dB.}$$

7. **Phasenstartwert festlegen.** Konstanter Phasor  $K_0$  liefert einen Offset  $+135^\circ$ . Für  $\omega \rightarrow 0$ :  $\varphi(0) = +135^\circ$ .



**8. Phasenänderung durch das Polglied eintragen.** Ein Doppelpol bewirkt insgesamt  $-180^\circ$  über die Dekade  $[0.1, 10]$  (je  $-90^\circ$  pro einfachem Pol). Näherung:

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} +135^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 45^\circ - 90^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ -45^\circ, & \omega \geq 10. \end{cases}$$

**9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = |K_0| = 1 \Rightarrow 0 \text{ dB}$ ,  $\varphi(0) = +135^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| \sim 1/\omega^2 \Rightarrow -40 \log_{10} \omega \text{ dB}$ ,  $\varphi(\infty) = +135^\circ - 180^\circ = -45^\circ$ . Pol-/Nullzählung:  $m = 0$ ,  $n = 2 \Rightarrow (m - n) \cdot 90^\circ = -180^\circ$  plus Offset  $+135^\circ$  durch  $K_0$  ergibt  $-45^\circ$ .

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

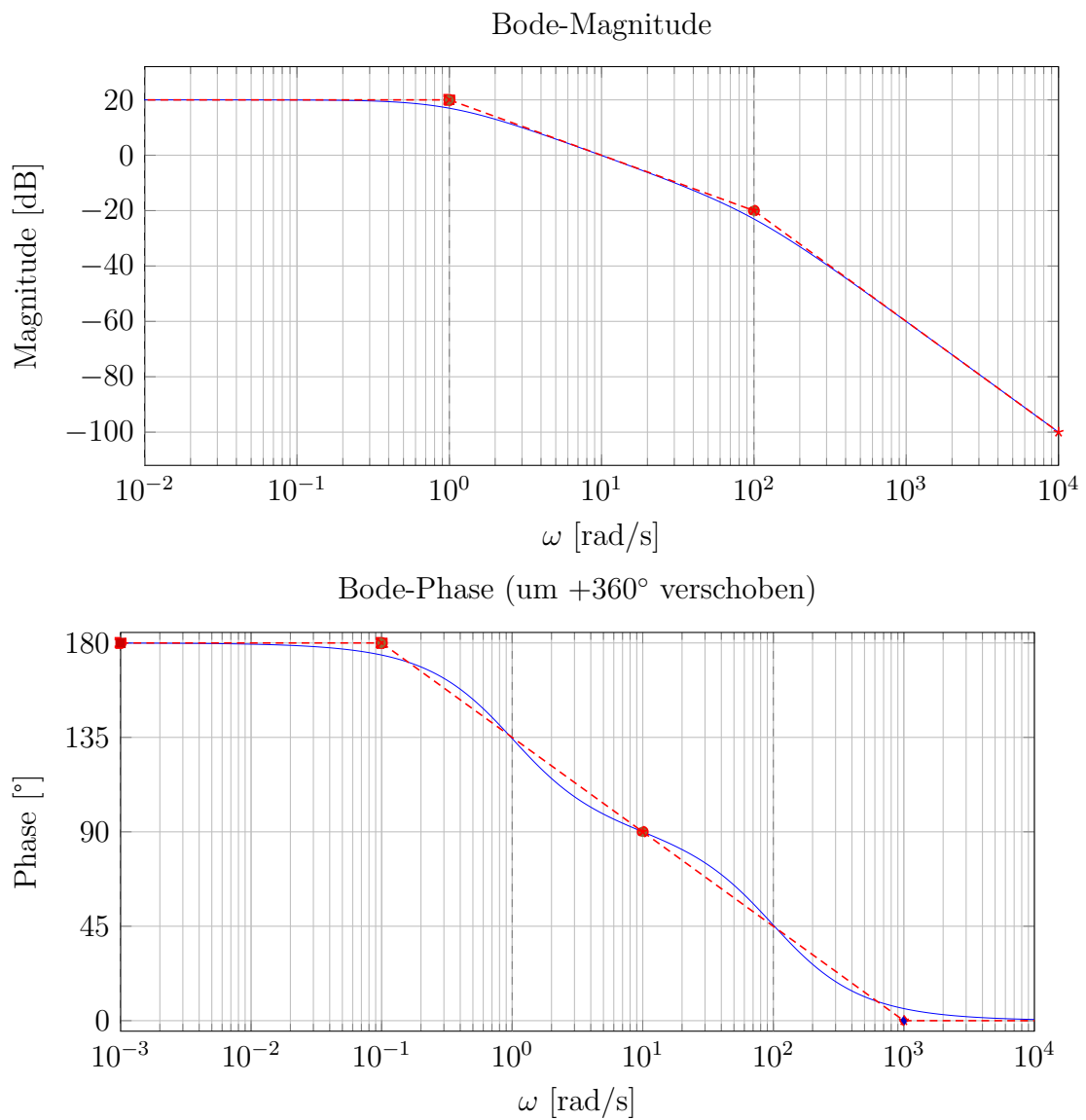
$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 0, & \omega \ll 1, \\ -20 \log_{10} 2, & \omega = 1, \\ -40 \log_{10} \omega, & \omega \gg 1, \end{cases}$$

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} +135^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 45^\circ - 90^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ -45^\circ, & \omega \geq 10. \end{cases}$$

## Aufgabe F)

$$H(s) = \frac{-1000}{(s+1)(s+100)}.$$

### F.1 Bode-Diagramm



## F.2 Erklärung (ausführlich)

### 1. Normalform herstellen.

$$H(s) = \frac{-1000}{(s+1)(s+100)} = \frac{K_0}{(1+sT_{p1})(1+sT_{p2})}$$

mit

$$K_0 = -10, \quad r = 0, \quad T_{p1} = 1, \quad T_{p2} = \frac{1}{100}.$$

$$\underline{F}_1(s) = \frac{1}{1+sT_{p1}} = \frac{1}{1+s}, \quad \underline{F}_2(s) = \frac{1}{1+sT_{p2}} = \frac{1}{1+\frac{s}{100}}.$$

Konstantes Vorzeichen  $K_0 < 0$ : Phasenoffset  $\pm 180^\circ$  (hier Darstellung um  $+360^\circ$  verschoben).

### 2. Eckfrequenzen bestimmen und sortieren.

Die  $\omega$ -Eckfrequenzen lassen sich aus den  $T_n$ 's bestimmen und müssen anschließend sortiert werden:

$$\omega_{p1} = \frac{1}{T_{p1}} = 1 \text{ rad/s}, \quad \omega_{p2} = \frac{1}{T_{p2}} = 100 \text{ rad/s}, \quad \omega_{p1} < \omega_{p2}.$$

### 3. Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).

$$\omega_{\min} = \omega_{p1} = 1, \quad F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10}(|K_0 \underline{F}_{ges}^*(0)| \omega_{\min}^r) = 20 \log_{10} 10 = 20 \text{ dB}.$$

Unser Ankerpunkt ist: 20 dB bei  $\omega = 1$ .

### 4. Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.

Für  $\omega < \omega_z$  bleibt die Amplituden-Asymptote bei 20 dB konstant (Anfangssteigung  $r \cdot 20 \text{ dB} = 0$ ). Zeichne eine waagrechte Gerade links von der kleinsten Eckfrequenz.

### 5. Steigungswechsel an den Eckfrequenzen eintragen.

Ab  $\omega = 1$ :  $-20 \text{ dB/dec}$  (einfacher Pol). Ab  $\omega = 100$ : zusätzl.  $-20 \text{ dB/dec} \Rightarrow$  insgesamt  $-40 \text{ dB/dec}$ . Geradennäherungen:

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 20, & \omega \leq 1, \\ 20 - 20 \log_{10} \omega, & 1 < \omega \leq 100, \\ -20 - 40 \log_{10}(\omega/100), & \omega \geq 100. \end{cases}$$

### 6. Eckabrundungen korrekt berücksichtigen.

Bei jedem einfachen Pol:  $-3 \text{ dB}$  am Knick.

$$|H(j1)|_{\text{dB}} = 20 - 10 \log_{10} 2 \approx 17 \text{ dB}, \quad |H(j100)|_{\text{dB}} = -20 - 10 \log_{10} 2 \approx -23 \text{ dB}.$$

**7. Phasenstartwert festlegen.** Wegen  $K_0 < 0$ : Startphase  $-180^\circ + r \cdot 90^\circ = -180^\circ$ . Darstellung um  $+360^\circ$  verschoben  $\Rightarrow +180^\circ$  für  $\omega \ll 0.1$ .

**8. Phasenänderung durch die Polglieder eintragen.** Jeder einfache Pol:  $-90^\circ$  über je eine Dekade. Näherung (verschobene Darstellung):

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 180^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 135^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ 45^\circ - 45^\circ \log_{10}(\omega/100), & 10 < \omega < 1000, \\ 0^\circ, & \omega \geq 1000. \end{cases}$$

**9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = 10 \Rightarrow 20 \text{ dB}$ ; Phase  $-180^\circ$  (hier als  $+180^\circ$  gezeigt). HF:  $|H(j\omega)| \sim 10/\omega^2 \Rightarrow -40 \log_{10}(\omega/100) - 20 \text{ dB}$ . Pol-/Nullzählung bestätigt die Endphase:  $m = 0, n = 2 \Rightarrow (m - n) \cdot 90^\circ = -180^\circ$ ; plus negatives  $K_0 \Rightarrow$  zusätzlich  $-180^\circ$ ; gesamte  $-360^\circ \equiv 0^\circ \pmod{360^\circ}$ .

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

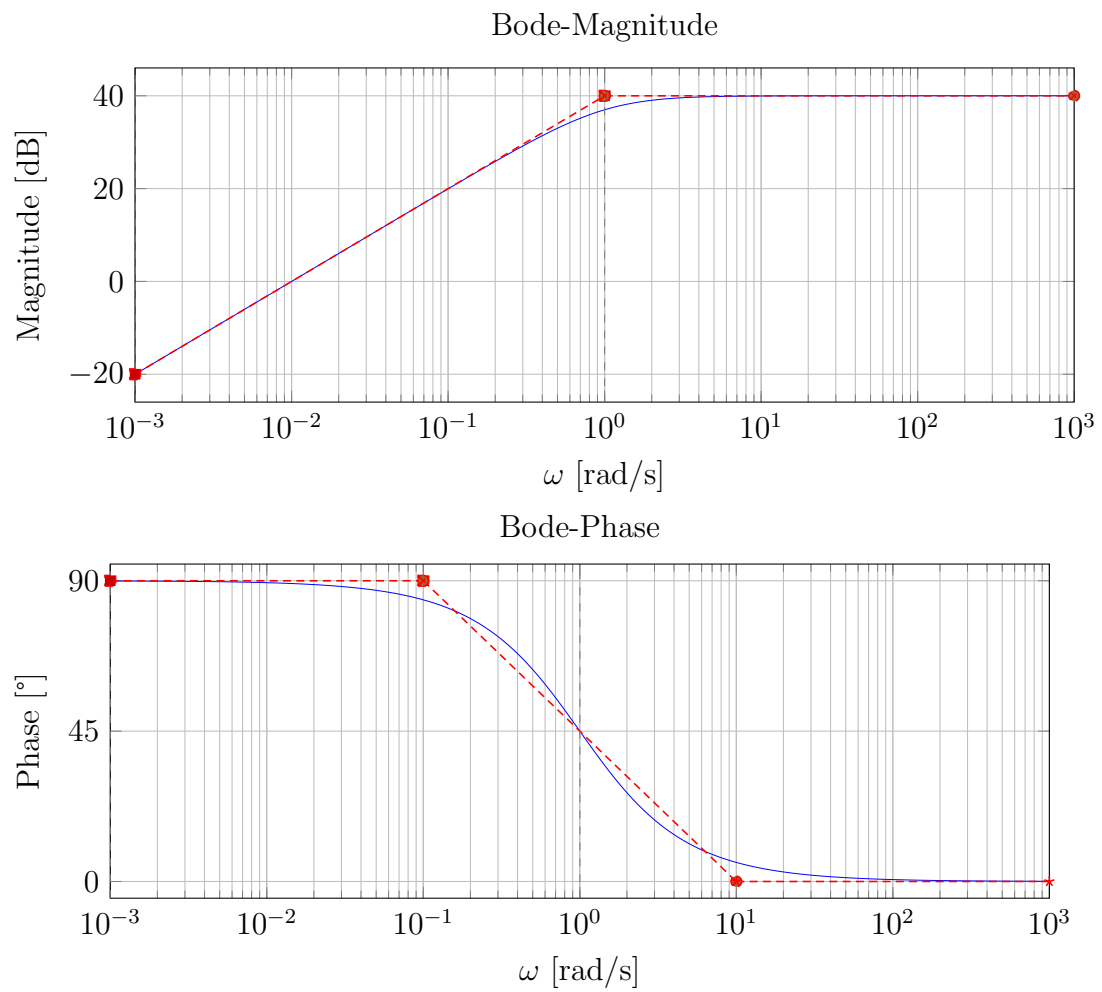
$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 20, & \omega \ll 1, \\ 20 - 10 \log_{10} 2, & \omega = 1, \\ 20 - 20 \log_{10} \omega, & 1 \ll \omega \ll 100, \\ -20 - 10 \log_{10} 2, & \omega = 100, \\ -20 - 40 \log_{10}(\omega/100), & \omega \gg 100, \end{cases}$$

$$\varphi(\omega) \text{ (um } +360^\circ) \approx \begin{cases} 180^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 135^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ 45^\circ - 45^\circ \log_{10}(\omega/100), & 10 < \omega < 1000, \\ 0^\circ, & \omega \geq 1000. \end{cases}$$

## Aufgabe G)

$$H(s) = \frac{100 s}{s + 1}.$$

### G.1 Bode-Diagramm



## G.2 Erklärung (ausführlich)

1. **Normalform herstellen.** Bringe die Übertragungsfunktion exakt in die im Skript definierte Standardform für reelle Pol-/Nullstellen.

$$H(s) = \frac{100s}{s+1} = 100 \cdot s \cdot \frac{1}{(1+sT_p)}$$

Die Teilmultiplikatoren und Variablen gemäß Skript sind:

$$\underline{F}_1(s) = \frac{1}{1+sT_p}, \quad T_p = 1, \quad K_0 = 100 \text{ und } r = 1.$$

2. **Eckfrequenz bestimmen und sortieren.** Unsere einzige Eckfrequenz ist:

$$\omega_p = \frac{1}{T_p} = 1 \text{ rad/s.}$$

Da diese die einzige Eckfrequenz ist, ist eine Sortierung der Eckfrequenzen hier hinfällig.

3. **Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).**

Setze  $\omega_{\min} = \omega_p = 1$ . Gemäß Skript:

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10}(|K_0 F_{\text{ges}}^*(0)| \omega_{\min}^r) = 20 \log_{10}(100 \cdot 1 \cdot 1) = 40 \text{ dB.}$$

Anfangssteigung  $r \cdot 20 \text{ dB/dec} = +20 \text{ dB/dec}$ , da  $r = 1$ .

4. **Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.** Für  $\omega < \omega_{\min} = 1$  gilt die Geradennäherung mit Steigung  $+20 \text{ dB/dec}$ . Einzeichnen als Gerade mit Steigung  $+20 \text{ dB/dec}$  durch den Punkt  $(\omega_{\min}, 40 \text{ dB})$ .

5. **Steigungswechsel an der Eckfrequenz eintragen.**  $\underline{F}_1$  reduziert ab  $\omega_p$  die Steigung um  $20 \text{ dB/dec}$ :

$$\omega < 1 : +20 \text{ dB/dec}, \quad \omega \geq 1 : 0 \text{ dB/dec.}$$

6. **Eckabrundung korrekt berücksichtigen.**

$$|H(j\omega)| = \frac{100\omega}{\sqrt{1+\omega^2}}, \quad |H(j \cdot 1)|_{\text{dB}} = 40 - 10 \log_{10} 2 \approx 36.99 \text{ dB.}$$

Bei  $\omega = 1$  liegt die Kurve etwa  $3.01 \text{ dB}$  unter der rechten Asymptote.

**7. Phasenstartwert festlegen.** Da  $K_0 F_{\text{ges}}(0) > 0$  und  $r = 1$  gilt

$$\varphi(0) = \arg(K_0 F_{\text{ges}}(0)) + r \cdot 90^\circ = 0^\circ + 1 \cdot 90^\circ = +90^\circ.$$

**8. Phasenänderung durch die Teilglieder eintragen.** für  $\omega \ll 0.1$ : konstante  $+90^\circ$ . Durch  $\underline{F}_1$  (Pol 1. Ordnung) sinkt die Phase von  $90^\circ \rightarrow 0^\circ$  über  $[0.1, 10]$  ab. Geradennäherung gesamt:

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} +90^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ 0^\circ, & \omega \geq 10. \end{cases}$$

**9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = 0 \hat{=} -\infty \text{ dB}$ ,  $\varphi(0) = 90^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| \rightarrow 100 \Rightarrow 40 \text{ dB}$ .

Pol-/Nullzählung: Zählergrad  $m = 1$ , Nennergrad  $n = 1 \Rightarrow \varphi(\infty) = (m - n) \cdot 90^\circ = 0^\circ$ .

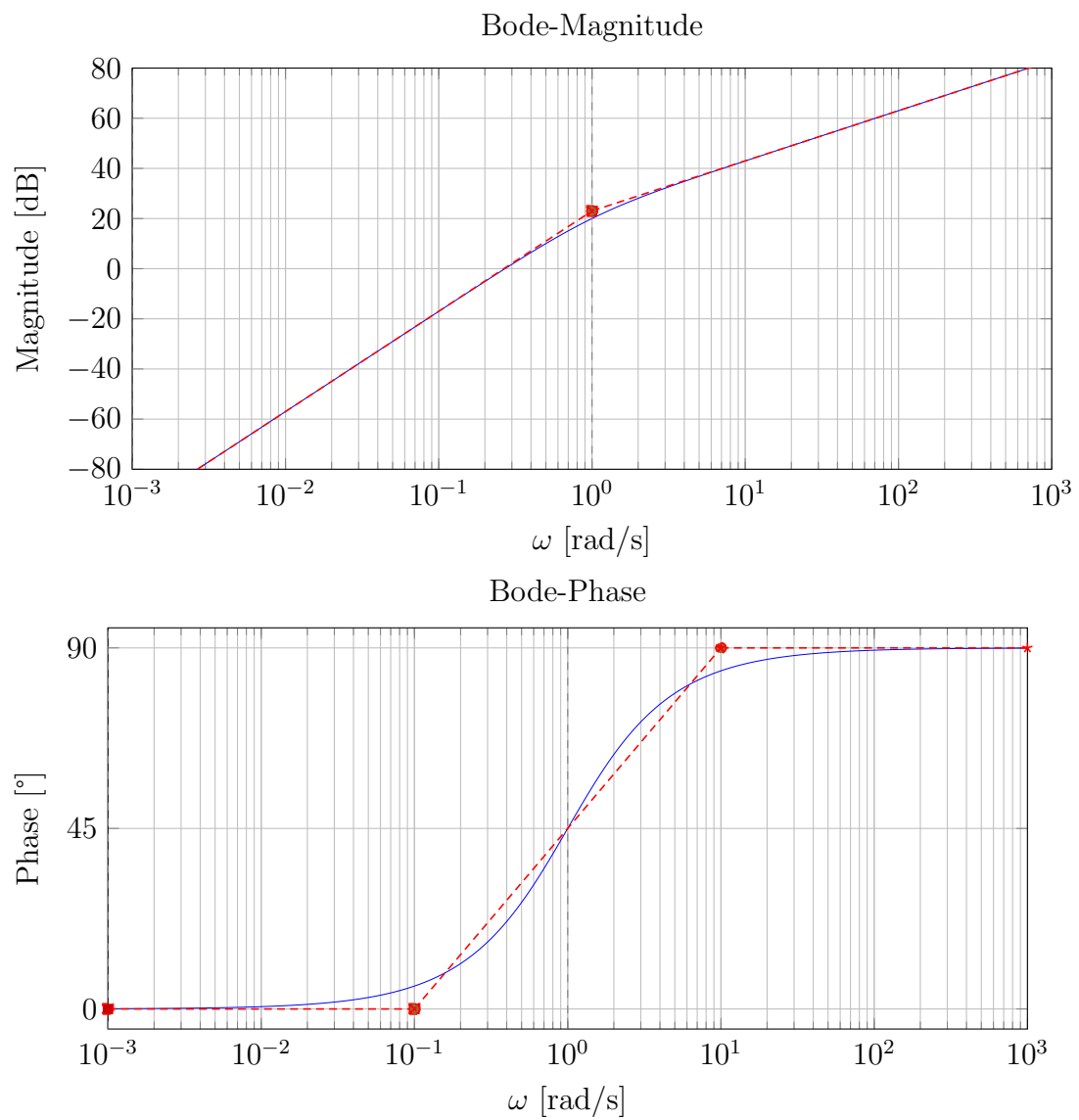
**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 40 + 20 \log_{10} \omega, & \omega \ll 1, \\ 40 - 10 \log_{10} 2, & \omega = 1, \\ 40, & \omega \gg 1, \end{cases} \quad \varphi(\omega) \approx \begin{cases} +90^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ 0^\circ, & \omega \geq 10. \end{cases}$$

## Aufgabe H)

$$H(s) = \frac{10\sqrt{2} s^2}{s - 1}.$$

### H.1 Bode-Diagramm





## H.2 Erklärung (ausführlich)

1. **Normalform herstellen.** Bringe die Übertragungsfunktion exakt in die im Skript definierte Standardform für reelle Pol-/Nullstellen.

$$H(s) = K_0 \cdot s^r \frac{1}{1 - sT_p} \quad \text{mit} \quad K_0 = -10\sqrt{2}, \quad r = 2, \quad T_p = 1.$$

Hier haben wir:

$$\underline{F}_1(s) = \frac{1}{1 - sT_p} \quad \text{und} \quad K_0 = -10\sqrt{2} \quad \text{und} \quad r = 2.$$

Klassifikation des ersten Teiglieds  $\underline{F}_1$ : reelles Polglied erster Ordnung (RHP).

2. **Eckfrequenz bestimmen und sortieren.** Bestimme die Eckfrequenz aus der Zeitkonstante:

$$\omega_p = \frac{1}{T_p} = 1 \text{ rad/s.}$$

Es existiert nur diese Eckfrequenz; die aufsteigende Sortierung  $\omega_1 < \omega_2 < \dots$  ist damit trivial.

3. **Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).** Setze die Startfrequenz gleich der kleinsten Eckfrequenz  $\omega_{\min} = \omega_p = 1 \text{ rad/s}$ . Verwende die Skript-Regel

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10} \left( |K_0 F_{ges}^*(0)| \cdot \omega_{\min}^r \right) = 20 + 10 \log_{10} 2 \approx 23 \text{ dB.}$$

Dieser Punkt nützt uns als Anker für die Geradennäherung.

4. **Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.** Für  $\omega < \omega_{\min}$  verläuft die Amplituden-Asymptote mit Steigung  $r \cdot 20 \text{ dB/dec} = 40 \text{ dB/dec}$ . Trage also eine Gerade mit  $+40 \text{ dB/dec}$  durch den Anker ein.
5. **Steigungswechsel an der Eckfrequenz eintragen.** Ein einfaches Polglied  $1/(1 - sT_p)$  reduziert die Steigung ab  $\omega_p$  um  $20 \text{ dB/dec}$ . Da bis jetzt die Steigung  $+40 \text{ dB/dec}$  betrug, ist diese ab jetzt  $+20 \text{ dB/dec}$ . Zeichne rechts von  $\omega_p$  die Gerade mit Steigung  $+20 \text{ dB/dec}$ . Die Formel für die Geradennäherung lautet:

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx 20 + 10 \log_{10} 2 + 20 \log_{10} \omega \quad (\omega \geq 1).$$

Mehrfachpole würden die Änderung mehrfach zählen; hier nicht nötig.

- 6. Eckabrundung korrekt berücksichtigen.** Bei einfachen reellen Polen ergibt sich am Knickpunkt  $\omega = \omega_p$  eine Abweichung von  $-3$  dB gegenüber der Gerade. Setze dort einen Stützpunkt:

$$|H(j\omega_p)|_{\text{dB}} = 23 \text{ dB} - 3 \text{ dB} = 20 \text{ dB}.$$

Runde die Ecke entsprechend ab. Hätten wir einen Mehrfachpol bei  $\omega_p$  (Beispielsweise  $(\frac{1}{1 \mp sT_p})^t$ ), müsste man die Ecke um  $t \cdot 3$  dB abrunden.

- 7. Phasenstartwert festlegen.** Nutze die Regel für  $\omega \rightarrow 0$ : Da  $K_0 F_{ges}(0) < 0$  und  $r = 2$  (gerade), ist der Startwert der Phase

$$\varphi(0) = -180^\circ + r \cdot 90^\circ = 0^\circ.$$

- 8. Phasenänderung durch das Polglied eintragen.** Ein reelles Polglied erster Ordnung (RHP) erzeugt insgesamt eine Phasenänderung von  $+90^\circ$ . Trage die Näherung ein:

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1 \omega_p, \\ \text{linear mit Steigung } +45^\circ/\text{Dec}, & 0.1 \omega_p < \omega < 10 \omega_p, \\ +90^\circ, & \omega \geq 10 \omega_p. \end{cases}$$

Das lineare Zwischenstück kann Formelkonform als  $\varphi(\omega) \approx 45^\circ + 45^\circ \log_{10} \omega$  dargestellt werden (hier mit  $\omega_p = 1$ ).

- 9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = 0 \Rightarrow -\infty$  dB,  $\varphi(0) = 0^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| \sim 10\sqrt{2}\omega \Rightarrow 20 + 10 \log_{10} 2 + 20 \log_{10} \omega$  dB. Pol-/Nullzählung bestätigt die Endphase: Zählergrad  $m = 2$ , Nennergrad  $n = 1 \Rightarrow \varphi(\infty) = (m - n) \cdot 90^\circ = +90^\circ$ .

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

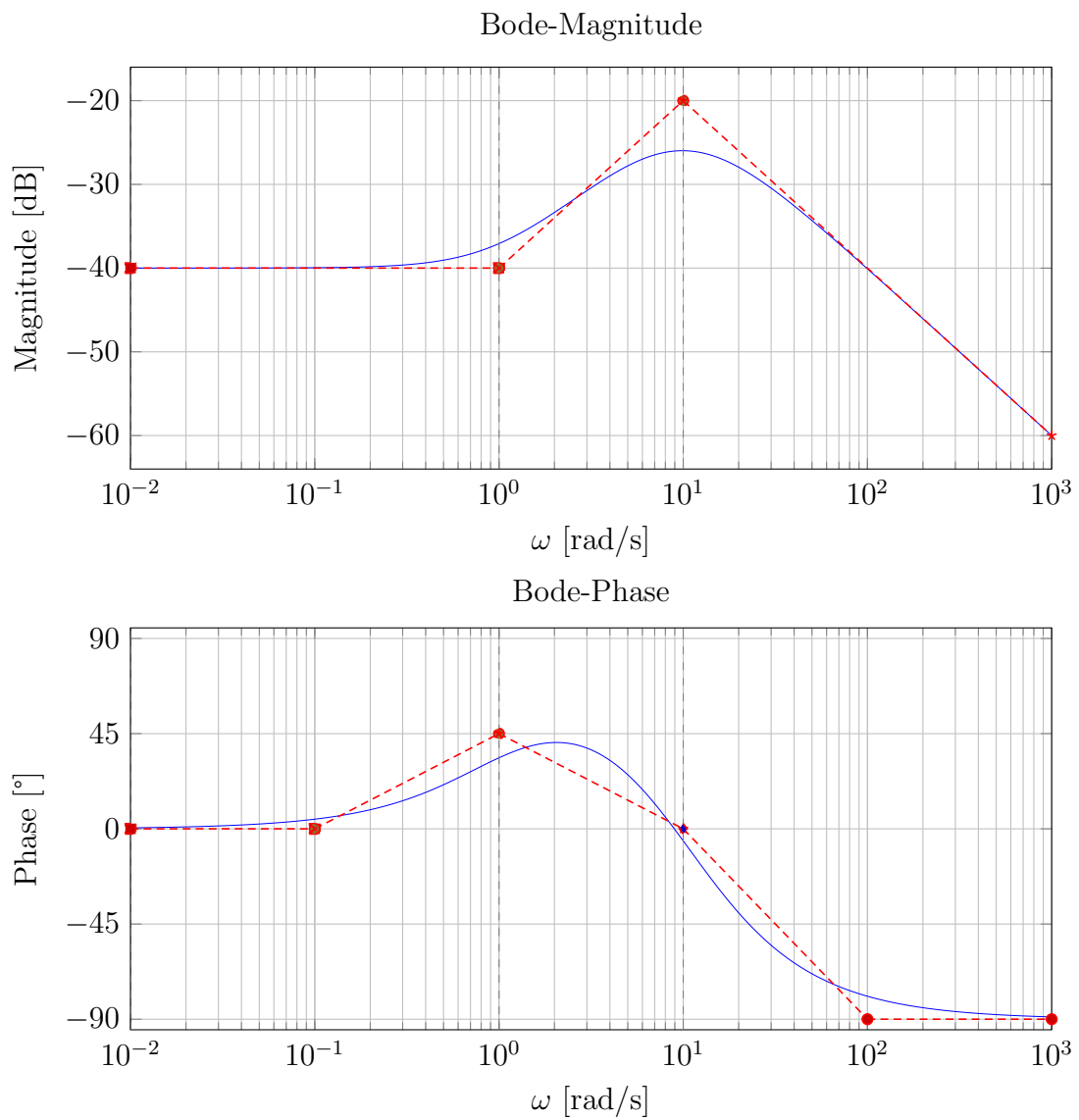
$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 20 + 10 \log_{10} 2 + 40 \log_{10} \omega, & \omega \ll 1, \\ 20, & \omega = 1, \\ 20 + 10 \log_{10} 2 + 20 \log_{10} \omega, & \omega \gg 1, \end{cases}$$

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 45^\circ + 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ 90^\circ, & \omega \geq 10. \end{cases}$$

## Aufgabe I)

$$H(s) = \frac{s + 1}{(s + 10)^2}.$$

### I.1 Bode-Diagramm



## I.2 Erklärung (ausführlich)

- 1. Normalform herstellen.** Bringe die Übertragungsfunktion exakt in die im Skript definierte Standardform.

$$H(s) = \frac{s+1}{(s+10)^2} = K_0 \cdot (1+sT_z) \cdot \frac{1}{(1+sT_p)^2}$$

mit

$$K_0 = \frac{1}{100}, \quad r = 0, \quad T_z = 1, \quad T_p = \frac{1}{10}.$$

$$\underline{F}_1(s) = 1+sT_z \quad (\text{LHP-Nullstelle}), \quad \underline{F}_2(s) = \frac{1}{(1+sT_p)^2} \quad (\text{Doppelpol}).$$

- 2. Eckfrequenzen bestimmen und sortieren.** Die  $\omega$ -Eckfrequenzen lassen sich aus den  $T_n$ 's bestimmen und müssen anschließend sortiert werden:

$$\omega_z = \frac{1}{T_z} = 1 \text{ rad/s}, \quad \omega_p = \frac{1}{T_p} = 10 \text{ rad/s}, \quad \omega_z < \omega_p.$$

- 3. Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).**

Setze  $\omega_{\min} = \omega_z = 1$ .

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10} \left( |K_0 F_{ges}^*(0)| \omega_{\min}^r \right) = 20 \log_{10} \left( \frac{1}{100} \cdot 1 \cdot 1^0 \right) = -40 \text{ dB}.$$

Ankerpunkt:  $-40 \text{ dB}$  bei  $\omega = 1$ .

- 4. Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.** Für  $\omega < 1$ : Anfangssteigung  $r \cdot 20 = 0 \text{ dB/dec} \Rightarrow$  horizontale Asymptote bei  $-40 \text{ dB}$ .

- 5. Steigungswechsel an den Eckfrequenzen eintragen.** Nullstelle bei  $\omega_z = 1$ :  $+20 \text{ dB/dec}$  ab  $\omega = 1$ . Doppelpol bei  $\omega_p = 10$ : zusätzlich  $-40 \text{ dB/dec}$  ab  $\omega = 10$ , also insgesamt  $-20 \text{ dB/dec}$ . Netto:

$$\begin{cases} -40 \text{ dB (flach)}, & \omega < 1, \\ -40 + 20 \log_{10} \omega, & 1 \leq \omega < 10 \text{ (Steigung } +20 \text{ dB/dec)}, \\ -20 - 20 \log_{10}(\omega/10), & \omega \geq 10 \text{ (Steigung } -20 \text{ dB/dec)}. \end{cases}$$

- 6. Eckabrundung korrekt berücksichtigen.** LHP-Nullstelle: bei  $\omega = 1$  liegt der exakte Betrag um  $+3 \text{ dB}$  über der Gerade:

$$|H(j1)|_{\text{dB}} = 10 \log_{10} 2 - 20 \log_{10} 101 \approx -37 \text{ dB}.$$

Doppelpol: bei  $\omega = 10$  insgesamt  $-6 \text{ dB}$  unter der Asymptote:

$$|H(j10)|_{\text{dB}} = 10 \log_{10} 101 - 20 \log_{10} 200 \approx -26 \text{ dB}.$$

**7. Phasenstartwert festlegen.** Da  $K_0 \underline{F}_{ges}^*(0) > 0$ ,  $r = 0 \Rightarrow \varphi(0) = r \cdot 90^\circ = 0^\circ$ .

**8. Phasenänderung durch Nullstelle und Doppelpol eintragen.** Nullstelle bewirkt eine Phasenänderung um  $+90^\circ$  über  $[0.1, 10]$ . Jeder Pol  $-90^\circ$  über  $[1, 100]$  (zwei Pole  $\Rightarrow -180^\circ$  total). Die Effekte überlappen sich in  $[1, 10]$ ; dort addieren sich die Steigungen. Näherung:

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 45^\circ + 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 1, \\ 45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 1 < \omega < 10, \\ -90^\circ \log_{10}(\omega/10), & 10 < \omega < 100, \\ -90^\circ, & \omega \geq 100. \end{cases}$$

**9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = \frac{1}{100} \Rightarrow -40 \text{ dB}$ ,  $\varphi(0) = 0^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| \sim \omega/\omega^2 = 1/\omega \Rightarrow -20 \log_{10}(\omega/10) - 20 \text{ dB}$ . Pol-/Nullzählung:  $m = 1, n = 2 \Rightarrow (m - n) \cdot 90^\circ = -90^\circ \Rightarrow \varphi(\infty) = -90^\circ$ .

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

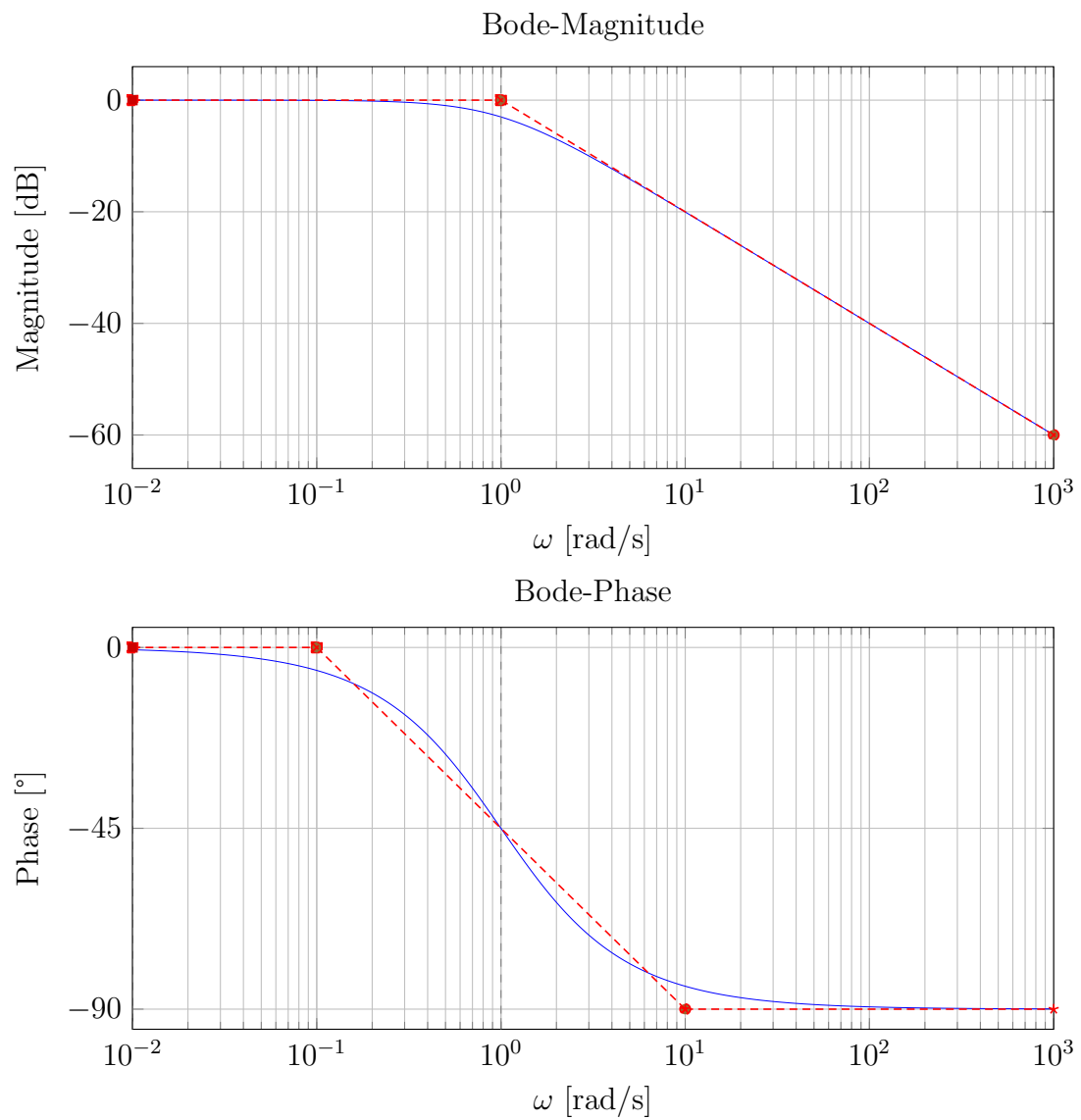
$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} -40, & \omega \ll 1, \\ -40 + 20 \log_{10} \omega, & 1 \ll \omega \ll 10, \\ -20 - 20 \log_{10}(\omega/10), & \omega \gg 10, \end{cases}$$

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 45^\circ + 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 1, \\ 45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 1 < \omega < 10, \\ -90^\circ \log_{10}(\omega/10), & 10 < \omega < 100, \\ -90^\circ, & \omega \geq 100. \end{cases}$$

## Aufgabe J)

$$H(s) = \frac{s+1}{s^2+2s+1} = \frac{1}{s+1}.$$

### J.1 Bode-Diagramm



## J.2 Erklärung (ausführlich)

1. **Normalform herstellen.** Bringe die Übertragungsfunktion exakt in die im Skript definierte Standardform.

$$H(s) = \frac{1}{s+1} = K_0 \cdot \frac{1}{1+sT_p}$$

mit

$$K_0 = 1, \quad r = 0, \quad T_p = 1.$$

$$\underline{F}_1(s) = \frac{1}{1+sT_p} = \frac{1}{1+s} \quad (\text{reelles Polglied 1. Ordnung}).$$

2. **Eckfrequenz bestimmen und sortieren.**

$$\omega_p = \frac{1}{T_p} = 1 \text{ rad/s.}$$

Nur diese Eckfrequenz; Sortierung trivial.

3. **Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).**

$$\omega_{\min} = \omega_p = 1, \quad F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10}(|K_0 F_{ges}^*(0)| \omega_{\min}^r) = 0 \text{ dB.}$$

Ankerpunkt bei  $\omega = 1 \text{ rad/s}$ : 0 dB.

4. **Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.** Für  $\omega < 1$  horizontale Asymptote bei 0 dB (Anfangssteigung 0 dB/dec, da  $r \cdot 20 \text{ dB/dec} = 0$ ).
5. **Steigungswechsel an der Eckfrequenz eintragen.** Ein einfacher Pol bewirkt ab  $\omega_p$  eine Steigungsänderung von  $-20 \text{ dB/dec}$ .

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx -20 \log_{10} \omega \quad (\omega \geq 1).$$

→ Zeichne eine Gerade mit Steigung  $-20 \text{ dB/dec}$  ab  $\omega = 1 \text{ rad/s}$

6. **Eckabrundung korrekt berücksichtigen.** Am Knick  $\omega = \omega_p$  liegt der exakte Betrag um  $-3 \text{ dB}$  unter der Asymptote:

$$|H(j1)|_{\text{dB}} = -10 \log_{10}(1+1) = -10 \log_{10} 2 \approx -3 \text{ dB.}$$

7. **Phasenstartwert festlegen.**  $K_0 F_{ges}(0) > 0, r = 0 \Rightarrow \varphi(0) = r \cdot 90^\circ = 0^\circ$ .

- 8. Phasenänderung durch das Polglied eintragen.** Ein reelles Polglied 1. Ordnung erzeugt  $-90^\circ$  über die Übergangsddekade.

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ -45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ -90^\circ, & \omega \geq 10. \end{cases}$$

- 9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = 1 \Rightarrow 0 \text{ dB}$ ,  $\varphi(0) = 0^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| \sim 1/\omega \Rightarrow -20 \log_{10} \omega \text{ dB}$ ,  $\varphi(\infty) = -90^\circ$ . Pol-/Nullzählung:  $m = 0$ ,  $n = 1 \Rightarrow (m - n) \cdot 90^\circ = -90^\circ$  konsistent.

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 0, & \omega \ll 1, \\ -10 \log_{10} 2, & \omega = 1, \\ -20 \log_{10} \omega, & \omega \gg 1, \end{cases}$$

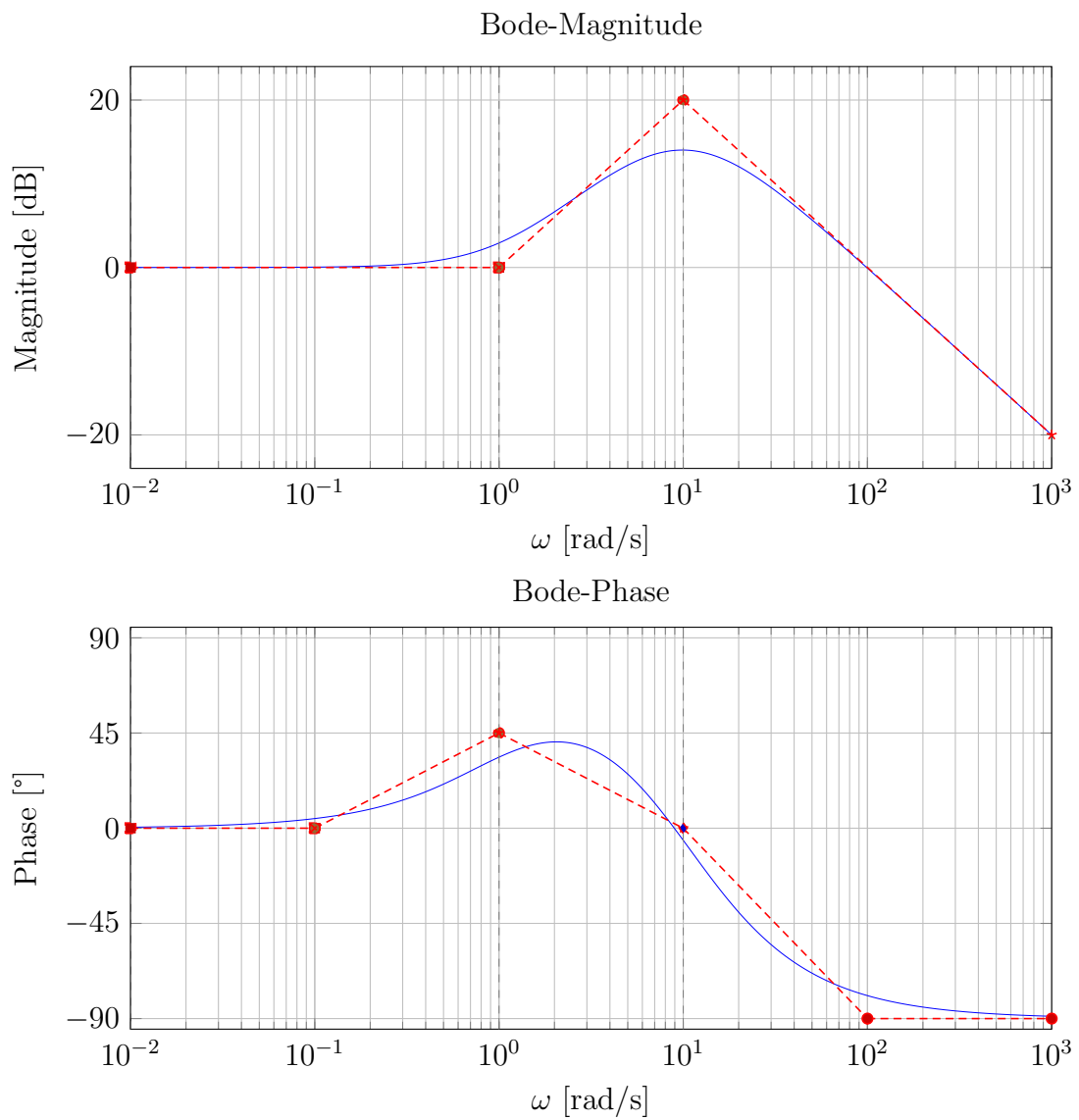
$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ -45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ -90^\circ, & \omega \geq 10. \end{cases}$$



## Aufgabe K)

$$H(s) = \frac{100(s+1)}{s^2 + 20s + 100} = \frac{100(s+1)}{(s+10)^2}.$$

### K.1 Bode-Diagramm



## K.2 Erklärung (ausführlich)

### 1. Normalform herstellen.

$$H(s) = \frac{100(s+1)}{(s+10)^2} = K_0 \cdot (1+sT_z) \cdot \frac{1}{(1+sT_p)^2}$$

mit

$$K_0 = 1, \quad r = 0, \quad T_z = 1, \quad T_p = \frac{1}{10}.$$

$$\underline{F}_1(s) = 1+sT_z \quad (\text{LHP-Nullstelle}), \quad \underline{F}_2(s) = \frac{1}{(1+sT_p)^2} \quad (\text{Doppelpol}).$$

### 2. Eckfrequenzen bestimmen und sortieren.

Die  $\omega$ -Eckfrequenzen aus den  $T_n$  bestimmen und sortieren:

$$\omega_z = \frac{1}{T_z} = 1 \text{ rad/s}, \quad \omega_p = \frac{1}{T_p} = 10 \text{ rad/s}, \quad \omega_z < \omega_p.$$

### 3. Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).

Setze  $\omega_{\min} = \omega_z = 1$ .

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10}(|K_0 F_{ges}^*(0)| \omega_{\min}^r) = 20 \log_{10}(1) = 0 \text{ dB}.$$

Ankerpunkt: 0 dB bei  $\omega = 1$ .

### 4. Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.

Für  $\omega < 1$  bleibt die Amplituden-Asymptote bei 0 dB konstant (Anfangssteigung  $r \cdot 20 \text{ dB/dec} = 0$ ). Zeichne links von der kleinsten Eckfrequenz eine waagrechte Gerade bei 0 dB.

### 5. Steigungswechsel an den Eckfrequenzen eintragen.

Nullstelle bei  $\omega_z = 1$  bewirkt eine Steigungsänderung um  $+20 \text{ dB/dec}$  ab  $\omega = 1$ . Doppelpol bei  $\omega_p = 10$  ändert die Magnitudensteigung um zusätzlich  $-40 \text{ dB/dec}$  ab  $\omega = 10$ . Netto:

$$\begin{cases} 0 \text{ dB (flach)}, & \omega < 1, \\ 20 \log_{10} \omega, & 1 \leq \omega < 10 \text{ (Steigung } +20 \text{ dB/dec)}, \\ 20 - 20 \log_{10}(\omega/10), & \omega \geq 10 \text{ (Steigung } -20 \text{ dB/dec)}. \end{cases}$$

### 6. Eckabrundungen korrekt berücksichtigen.

Nullstelle (LHP): bei  $\omega = 1 \text{ rad/s} + 3 \text{ dB}$  über Asymptote:

$$|H(j1)|_{\text{dB}} \approx +3 \text{ dB}.$$

Doppelpol: bei  $\omega = 10 - 6 \text{ dB}$  unter Asymptote:

$$|H(j10)|_{\text{dB}} \approx +14 \text{ dB}$$

**7. Phasenstartwert festlegen.**  $K_0 > 0, r = 0 \Rightarrow \varphi(0) = r \cdot 90^\circ = 0^\circ$ .

**8. Phasenänderung durch Nullstelle und Doppelpol eintragen.** Nullstelle:  $+90^\circ$  über  $[0.1, 10]$ . Zwei Polglieder: zusammen  $-180^\circ$  über  $[1, 100]$ . Im Intervall  $[1, 10]$  überlappen sich die Effekte/Änderungen und addieren sich zu einem Endeffekt. Näherung:

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 45^\circ + 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 1, \\ 45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 1 < \omega < 10, \\ -90^\circ \log_{10}(\omega/10), & 10 < \omega < 100, \\ -90^\circ, & \omega \geq 100. \end{cases}$$

**9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = 1 \Rightarrow 0 \text{ dB}, \varphi(0) = 0^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| \sim 100 \omega / \omega^2 = 100/\omega \Rightarrow 20 - 20 \log_{10}(\omega/10) \text{ dB}, \varphi(\infty) = -90^\circ$ . Pol-/Nullzählung:  $m = 1, n = 2 \Rightarrow (m - n) \cdot 90^\circ = -90^\circ$  konsistent.

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

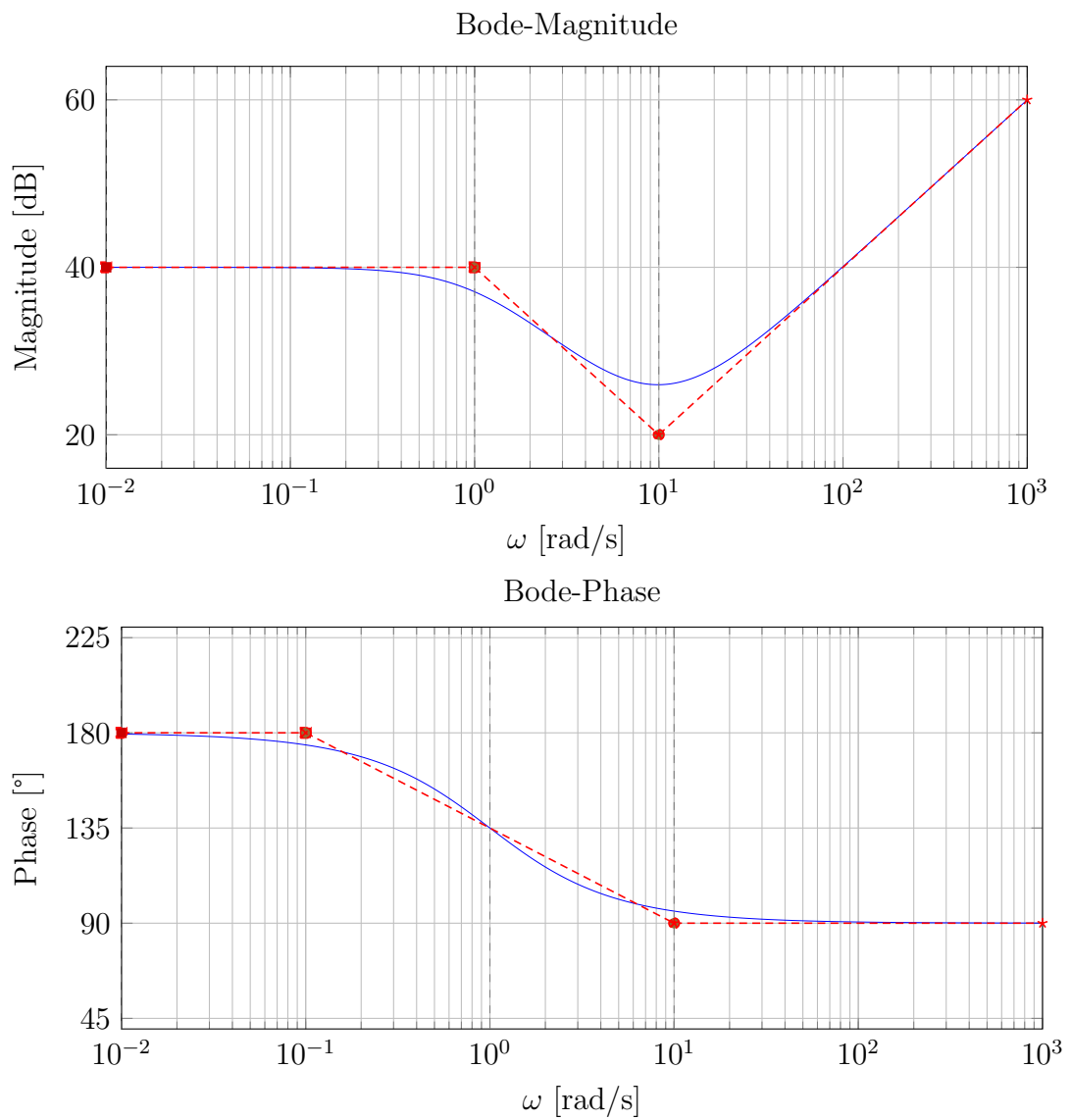
$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 0, & \omega \ll 1, \\ 20 \log_{10} \omega, & 1 \ll \omega \ll 10, \\ 20 - 20 \log_{10}(\omega/10), & \omega \gg 10, \end{cases}$$

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 45^\circ + 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 1, \\ 45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 1 < \omega < 10, \\ -90^\circ \log_{10}(\omega/10), & 10 < \omega < 100, \\ -90^\circ, & \omega \geq 100. \end{cases}$$

## Aufgabe L)

$$H(s) = \frac{s^2 - 100}{s + 1} = \frac{(s - 10)(s + 10)}{s + 1}.$$

### L.1 Bode-Diagramm



## L.2 Erklärung (ausführlich)

### 1. Normalform herstellen.

$$H(s) = \frac{(s-10)(s+10)}{s+1} = -100(1-sT_{z1})(1+sT_{z2}) \cdot \frac{1}{1+sT_p}$$

mit

$$K_0 = -100, \quad r = 0, \quad T_{z1} = \frac{1}{10}, \quad T_{z2} = \frac{1}{10}, \quad T_p = 1.$$

$$\underline{F}_1(s) = (1-sT_{z1}) \text{ (RHP-Nullstelle),}$$

$$\underline{F}_2(s) = (1+sT_{z2}) \text{ (LHP-Nullstelle),}$$

$$\underline{F}_3(s) = \frac{1}{1+sT_p} \text{ (Pol).}$$

### 2. Eckfrequenzen bestimmen und sortieren.

$$\omega_p = 1 \text{ rad/s}, \quad \omega_{z1} = \omega_{z2} = 10 \text{ rad/s}, \quad \omega_p < \omega_z.$$

### 3. Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).

Setze  $\omega_{\min} = \omega_p = 1$ .

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10}(|K_0 \underline{F}_{ges}^*(0)| \omega_{\min}^r) = 20 \log_{10} 100 = 40 \text{ dB.}$$

Ankerpunkt: 40 dB bei  $\omega = 1$ .

### 4. Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.

Für  $\omega < 1$  horizontale Asymptote bei 40 dB (Anfangssteigung  $r \cdot 20 \text{ dB/dec} = 0$ ). Waagrechte Gerade links von der kleinsten Eckfrequenz eintragen.

### 5. Steigungswechsel an den Eckfrequenzen eintragen.

Ab  $\omega = 1$ : Pol  $\Rightarrow$  Steigungswechsel  $-20 \text{ dB/dec}$ . Ab  $\omega = 10$ : zwei Nullstellen  $\Rightarrow$  zusätzl.  $+40 \text{ dB/dec}$ . Netto:

$$\begin{cases} 40 \text{ dB}, & \omega < 1, \\ 40 - 20 \log_{10} \omega, & 1 \leq \omega < 10, \\ 20 + 20 \log_{10}(\omega/10), & \omega \geq 10. \end{cases}$$

### 6. Eckabrundungen korrekt berücksichtigen.

Einfacher Pol bei  $\omega = 1$ :  $-3 \text{ dB}$  am Knick  $\Rightarrow |H(j1)|_{\text{dB}} \approx 40 - 3 = 37 \text{ dB}$ . Zwei Nullstellen bei  $\omega = 10$ :  $+6 \text{ dB}$  am Knick  $\Rightarrow |H(j10)|_{\text{dB}} \approx 20 + 6 = 26 \text{ dB}$ .

### 7. Phasenstartwert festlegen.

Verwende die Regel für  $K_0 \underline{F}_{ges}^*(0) < 0$ :

$$\varphi(0) = -180^\circ + r \cdot 90^\circ = -180^\circ$$

(Darstellung im Plot um  $+360^\circ$  verschoben  $\Rightarrow$  Start bei  $+180^\circ$ ).

**8. Phasenänderung durch Pol und Nullstellen eintragen.** Pol bei  $\omega_p$  bewirkt eine Phasenänderung  $-90^\circ$  über  $[0.1, 10]$ . Nullstellen bei  $\omega_z$ : LHP-Nullstelle  $+90^\circ$  und RHP-Nullstelle  $-90^\circ$ , beide über  $[1, 100]$ . die  $+90^\circ$  und  $-90^\circ$  der beiden Nullstellen kompensieren sich zu  $0^\circ$ . Netto wirkt in  $[1, 10]$  nur der Pol. Näherung (mit Phasenverschiebung um  $+360^\circ$  gezeigt):

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 180^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 135^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ 90^\circ, & \omega \geq 10. \end{cases}$$

**9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = 100 \Rightarrow 40 \text{ dB}$ ;  $\varphi(0) = -180^\circ$  (gezeigt als  $+180^\circ$ ). HF:  $|H(j\omega)| \sim \omega^2/\omega = \omega \Rightarrow 20 \log_{10} \omega + 20 \text{ dB}$ .

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

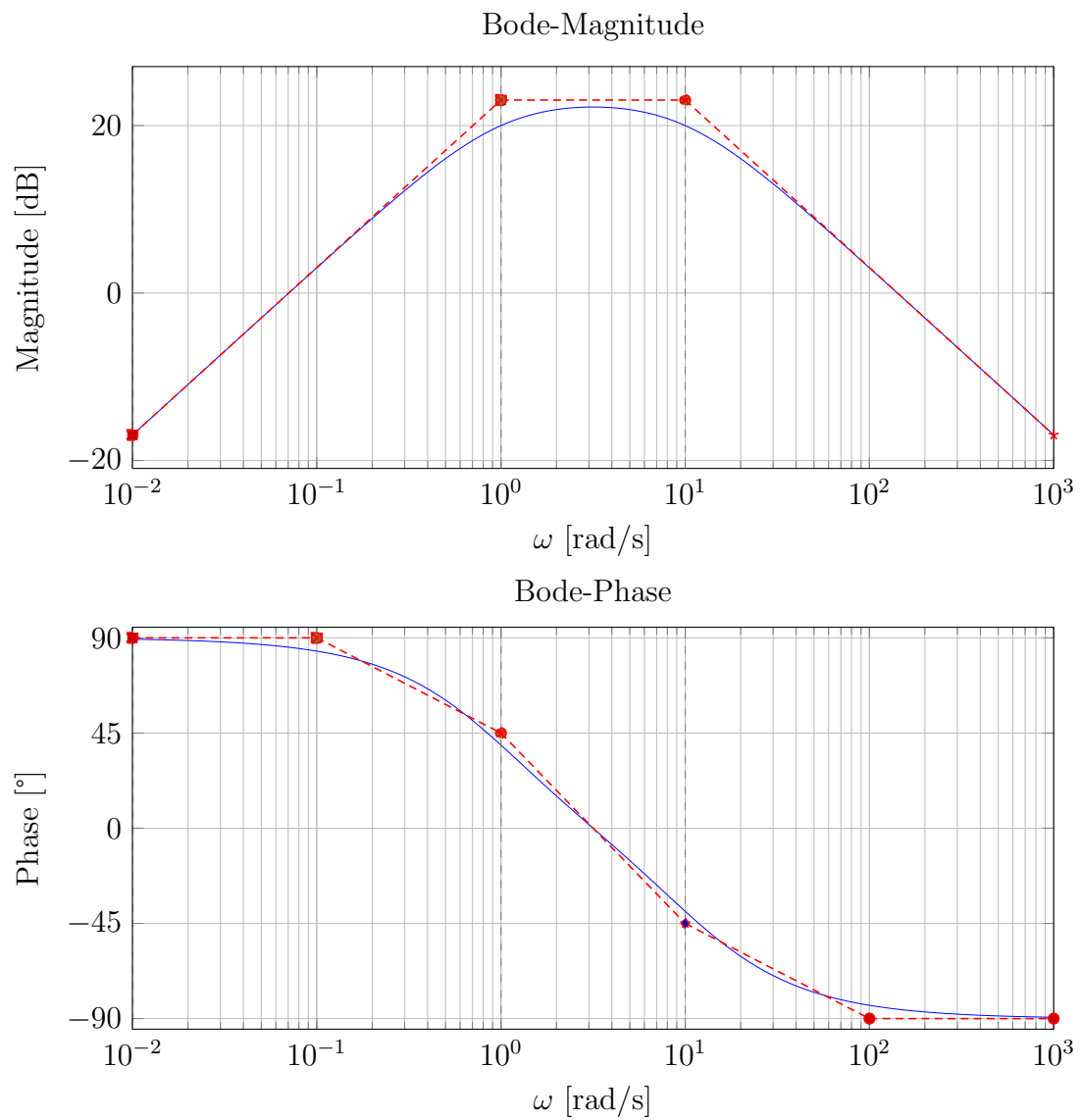
$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 40, & \omega \ll 1, \\ 40 - 3, & \omega = 1, \\ 40 - 20 \log_{10} \omega, & 1 \ll \omega \ll 10, \\ 20 + 6, & \omega = 10, \\ 20 + 20 \log_{10}(\omega/10), & \omega \gg 10, \end{cases}$$

$$\varphi(\omega) \text{ (Darstellung } +360^\circ) \approx \begin{cases} 180^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 135^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ 90^\circ, & \omega \geq 10. \end{cases}$$

## Aufgabe M)

$$H(s) = \frac{10\sqrt{202}s}{(s+1)(s+10)}.$$

### M.1 Bode-Diagramm



## M.2 Erklärung (ausführlich)

### 1. Normalform herstellen.

$$H(s) = \frac{10\sqrt{202}s}{(s+1)(s+10)} = K_0 \cdot s^r \cdot \frac{1}{(1+sT_{p1})(1+sT_{p2})}$$

mit

$$K_0 = \sqrt{202}, \quad r = 1, \quad T_{p1} = 1, \quad T_{p2} = \frac{1}{10}.$$
$$\underline{F}_1(s) = \frac{1}{1+sT_{p1}} = \frac{1}{1+s}, \quad \underline{F}_2(s) = \frac{1}{1+sT_{p2}} = \frac{1}{1+\frac{s}{10}}$$

### 2. Eckfrequenzen bestimmen und sortieren.

$$\omega_{p1} = \frac{1}{T_{p1}} = 1 \text{ rad/s}, \quad \omega_{p2} = \frac{1}{T_{p2}} = 10 \text{ rad/s}, \quad \omega_{p1} < \omega_{p2}.$$

### 3. Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).

Setze  $\omega_{\min} = \omega_{p1} = 1$ .

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10}(|K_0 \underline{F}_{ges}^*(0)| \omega_{\min}^r) = 20 \log_{10}(\sqrt{202} \cdot 1) \approx 23 \text{ dB}.$$

Ankerpunkt: 23 dB bei  $\omega = 1$ .

### 4. Verlauf links vom Startpunkt zeichnen. Für $\omega < 1$ : Anfangssteigung $r \cdot 20 = +20 \text{ dB/dec}$ . Zeichne links vom Startpunkt die Gerade mit $+20 \text{ dB/dec}$ durch den Ankerpunkt.

### 5. Steigungswechsel an den Eckfrequenzen eintragen. Pol bei $\omega_{p1} = 1$ : Steigungsänderung $-20 \text{ dB/dec} \Rightarrow$ Netto $0 \text{ dB/dec}$ in $[1, 10]$ (betragsflach). Pol bei $\omega_{p2} = 10$ : weitere $-20 \text{ dB/dec} \Rightarrow$ Netto $-20 \text{ dB/dec}$ für $\omega \gg 10$ . Geradennäherung:

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 10 \log_{10} 202 + 20 \log_{10} \omega, & \omega \leq 1, \\ 10 \log_{10} 202, & 1 < \omega \leq 10, \\ 10 \log_{10} 202 - 20 \log_{10}(\omega/10), & \omega \geq 10. \end{cases}$$

### 6. Eckabrundungen korrekt berücksichtigen. Jeder einfache Pol: $-3 \text{ dB}$ unter der Geradennäherung am Knick.

$$|H(j1)|_{\text{dB}} \approx 10 \log_{10} 202 - 3 \text{ dB} \quad (\approx 20 \text{ dB}),$$

$$|H(j10)|_{\text{dB}} \approx 10 \log_{10} 202 - 3 \text{ dB} \quad (\approx 20 \text{ dB}).$$



**7. Phasenstartwert festlegen.** Verwende die Regel für  $K_0 \underline{F}_{ges}^*(0) > 0$

$$\varphi(0) = r \cdot 90^\circ = 1 \cdot 90^\circ = +90^\circ.$$

**8. Phasenänderung durch die Polglieder eintragen.** Nullstelle im Ursprung liefert konstant  $+90^\circ$ . Pol bei 1:  $-90^\circ$  über  $[0.1, 10]$ . Pol bei 10:  $-90^\circ$  über  $[1, 100]$ . In  $[1, 10]$  überlappen sich beide Polbeiträge und addieren sich (Netto-Steilheit = Summe der Einzelsteilheiten). Näherung:

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} +90^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega + 90^\circ, & 0.1 < \omega < 1, \\ 45^\circ - 90^\circ \log_{10} \omega + 90^\circ, & 1 < \omega < 10, \\ -45^\circ - 45^\circ \log_{10}(\omega/10), & 10 < \omega < 100, \\ -90^\circ, & \omega \geq 100. \end{cases}$$

(vereinfacht im Plot als  $90 - \arctan \omega - \arctan(\omega/10)$  gezeigt; Grenzwert  $\varphi(\infty) = -90^\circ$ ).

**9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = 0 \Rightarrow -\infty \text{ dB}$ ,  $\varphi(0) = +90^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| \sim \sqrt{202} \frac{\omega}{\omega^2/10} = \sqrt{202} \cdot \frac{10}{\omega} \Rightarrow 10 \log_{10} 202 - 20 \log_{10}(\omega/10) \text{ dB}$ ,  $\varphi(\infty) = +90^\circ - 180^\circ = -90^\circ$ . Pol-/Nullzählung:  $m = 1, n = 2 \Rightarrow (m - n) \cdot 90^\circ = -90^\circ$  konsistent.

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

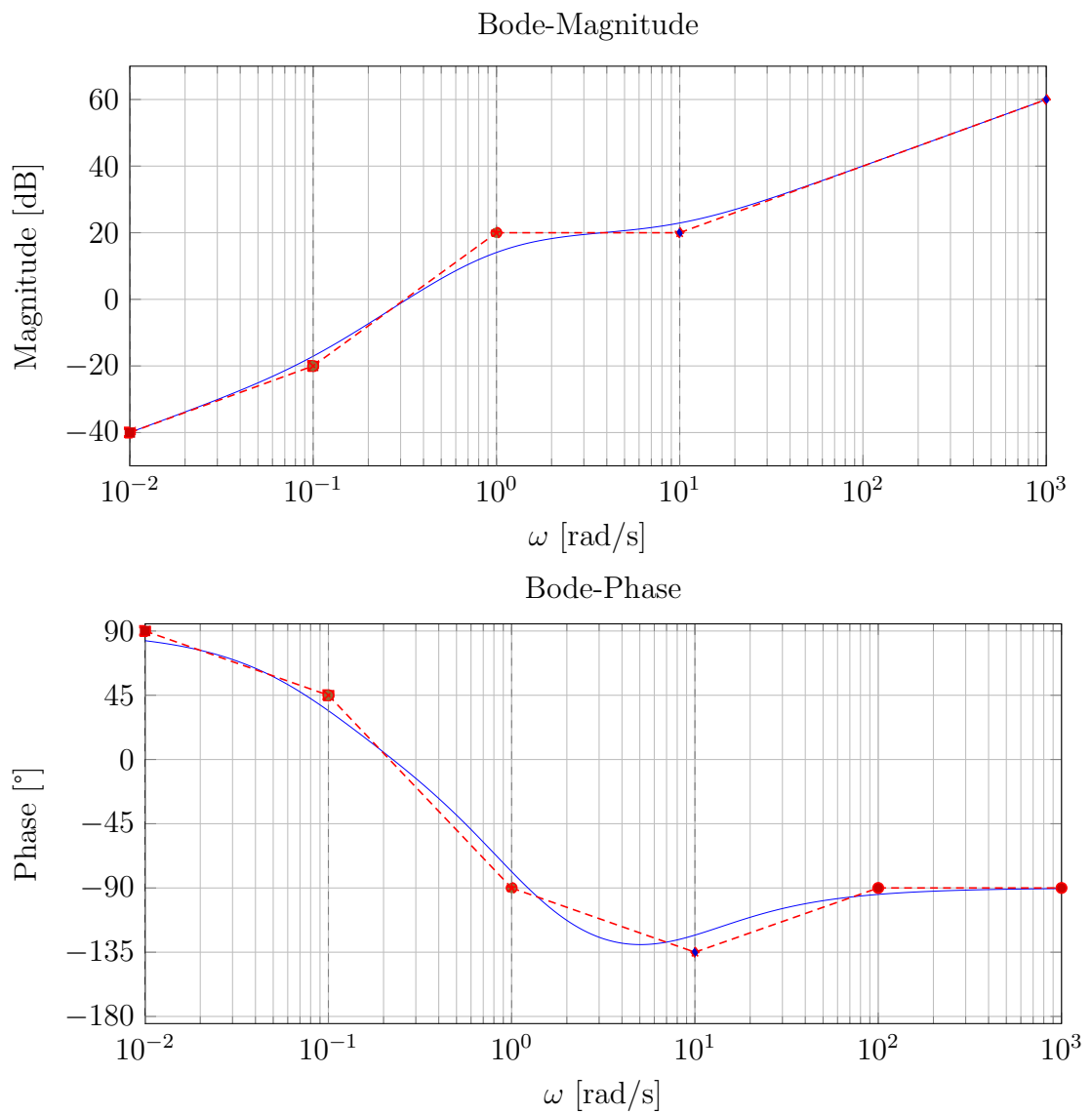
$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 10 \log_{10} 202 + 20 \log_{10} \omega, & \omega \ll 1, \\ 10 \log_{10} 202 - 3, & \omega = 1, \\ 10 \log_{10} 202, & 1 \ll \omega \ll 10, \\ 10 \log_{10} 202 - 3, & \omega = 10, \\ 10 \log_{10} 202 - 20 \log_{10}(\omega/10), & \omega \gg 10, \end{cases}$$

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} +90^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 45^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega + 90^\circ, & 0.1 < \omega < 1, \\ 45^\circ - 90^\circ \log_{10} \omega + 90^\circ, & 1 < \omega < 10, \\ -45^\circ - 45^\circ \log_{10}(\omega/10), & 10 < \omega < 100, \\ -90^\circ, & \omega \geq 100. \end{cases}$$

## Aufgabe N)

$$H(s) = \frac{s(0.1 - s)(s + 10)}{(s + 1)^2}.$$

### N.1 Bode-Diagramm



## N.2 Erklärung (ausführlich)

- 1. Normalform herstellen.** Bringe die Übertragungsfunktion in die Standardform.

$$H(s) = K_0 \cdot s^r (1 - sT_{z1}) (1 + sT_{z2}) \cdot \frac{1}{(1 + sT_p)^2}$$

mit

$$K_0 = 1, \quad r = 1, \quad T_{z1} = 10, \quad T_{z2} = 0.1, \quad T_p = 1.$$

$$\underline{F}_2(s) = (1 - sT_{z1}) \text{ (RHP-Nullstelle),}$$

$$\underline{F}_3(s) = (1 + sT_{z2}) \text{ (LHP-Nullstelle),}$$

$$\underline{F}_4(s) = \frac{1}{(1 + sT_p)^2} \text{ (Doppelpol).}$$

- 2. Eckfrequenzen bestimmen und sortieren.**

$$\omega_{z1} = \frac{1}{T_{z1}} = 0.1 \text{ rad/s}, \quad \omega_p = \frac{1}{T_p} = 1 \text{ rad/s (doppelt)}, \quad \omega_{z2} = \frac{1}{T_{z2}} = 10 \text{ rad/s}$$

$$\omega_{zR} < \omega_p < \omega_{zL}$$

- 3. Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).**

Setze  $\omega_{\min} = \omega_{zR} = 0.1$ .

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10} \left( |K_0 F_{\text{ges}}^*(0)| \omega_{\min}^r \right) = 20 \log_{10}(0.1) = -20 \text{ dB.}$$

Ankerpunkt:  $-20 \text{ dB}$  bei  $\omega = 0.1$ .

- 4. Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.** Für  $\omega < 0.1$  Anfangssteigung  $r \cdot 20 = +20 \text{ dB/dec} \Rightarrow$  Gerade mit  $+20 \text{ dB/dec}$  durch den Ankerpunkt.

- 5. Steigungswechsel an den Eckfrequenzen eintragen.** Nullstelle bei  $0.1$ :  $+20 \text{ dB/dec} \Rightarrow$  Netto  $+40 \text{ dB/dec}$  in  $[0.1, 1]$ . Doppelpol bei  $1$ :  $-40 \text{ dB/dec} \Rightarrow$  Netto  $0 \text{ dB/dec}$  in  $[1, 10]$ . Nullstelle bei  $10$ :  $+20 \text{ dB/dec} \Rightarrow$  Netto  $+20 \text{ dB/dec}$  für  $\omega \gg 10$ . Geradennäherung:

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 20 \log_{10} \omega, & \omega \leq 0.1, \\ 40 \log_{10} \omega + 20, & 0.1 < \omega \leq 1, \\ 20, & 1 < \omega \leq 10, \\ 20 + 20 \log_{10}(\omega/10), & \omega \geq 10. \end{cases}$$

**6. Eckabrundungen korrekt berücksichtigen.** RHP-/LHP-Nullstelle: +3 dB am Knick ( $\omega = 0.1$  bzw. 10). Doppelpol ( $\omega = 1$ ): -6 dB am Knick.

**7. Phasenstartwert festlegen.** Da  $K_0 F_{\text{ges}}^*(0) > 0$  und  $r = 1$ :

$$\varphi(0) = 0^\circ + r \cdot 90^\circ = +90^\circ.$$

**8. Phasenänderung durch Nullstellen und Pol eintragen.** Beiträge: RHP-Nullstelle  $-90^\circ$  über  $[0.01, 1]$ ; Doppelpol  $-180^\circ$  über  $[0.1, 10]$ ; LHP-Nullstelle  $+90^\circ$  über  $[1, 100]$ . Überlappungen addieren sich im jeweiligen Bereich ( $[0.1, 1]$  wirken RHP-Nullstelle und beide Pole gemeinsam;  $[1, 10]$  wirken beide Pole und die LHP-Nullstelle gemeinsam)). Näherung:

**9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = 0 \Rightarrow -\infty$  dB,  $\varphi(0) = +90^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| \sim \omega \cdot \omega \cdot \omega/\omega^2 = \omega \Rightarrow +\infty$  dB.

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

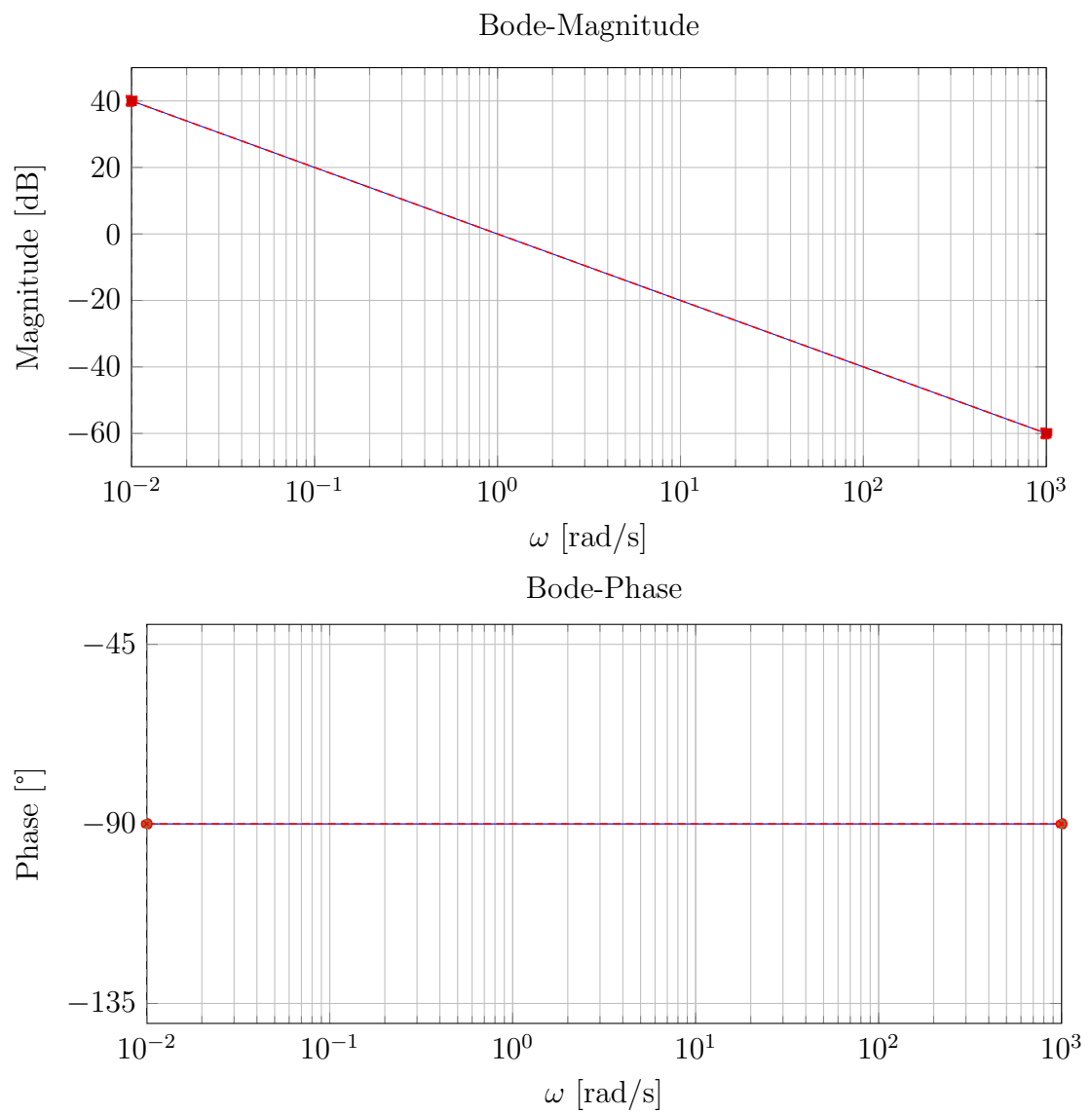
$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 20 \log_{10} \omega, & \omega \ll 0.1, \\ 40 \log_{10} \omega + 20, & 0.1 \ll \omega \ll 1, \\ 20, & 1 \ll \omega \ll 10, \\ 20 + 20 \log_{10}(\omega/10), & \omega \gg 10, \end{cases}$$

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} +90^\circ, & \omega \leq 0.01, \\ 45^\circ - 45^\circ \log_{10}(\omega/0.1), & 0.01 < \omega < 0.1, \\ 45^\circ - 135^\circ \log_{10}(\omega/0.1), & 0.1 < \omega < 1, \\ -90^\circ - 45^\circ \log_{10} \omega, & 1 < \omega < 10, \\ -135^\circ + 45^\circ \log_{10}(\omega/10), & 10 < \omega < 100, \\ -90^\circ, & \omega \geq 100. \end{cases}$$

## Aufgabe O)

$$H(s) = \frac{1}{s}.$$

### O.1 Bode-Diagramm



## O.2 Erklärung (ausführlich)

### 1. Normalform herstellen.

$$H(s) = \frac{1}{s} = K_0 \cdot s^r, \quad K_0 = 1, \quad r = -1.$$

### 2. Eckfrequenzen bestimmen und sortieren.

Keine endliche Eckfrequenz; nur Ursprungspol.

### 3. Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).

Wähle Referenz  $\omega_{\text{ref}} = 1 \text{ rad/s}$  (Fixpunkt).

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\text{ref}}) = 20 \log_{10}(|K_0| \omega_{\text{ref}}^r) = 20 \log_{10}(1^{-1}) = 0 \text{ dB}.$$

Ankerpunkt: 0 dB bei  $\omega = 1$ .

### 4. Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.

Konstante Steigung  $r \cdot 20 \text{ dB/dec} = -20 \text{ dB/dec}$  über alle Frequenzen. Gerade durch den Ankerpunkt mit Steigung  $-20 \text{ dB/dec}$ .

### 5. Steigungswechsel an den Eckfrequenzen eintragen.

Kein Steigungswechsel (keine endliche Ecke).

### 6. Eckabrundung korrekt berücksichtigen.

Keine Ecken  $\Rightarrow$  keine  $\pm 3/6/9 \text{ dB}$ -Korrekturen.

### 7. Phasenstartwert festlegen.

Da  $K_0 F_{\text{ges}}^*(0) > 0$  und  $r = -1$ :

$$\varphi(0) = r \cdot 90^\circ = -90^\circ.$$

### 8. Phasenänderung durch Teilmglieder eintragen.

Nur Ursprungspol: Phase konstant  $-90^\circ$ . Keine Überlappung, keine Addition weiterer Beiträge.

### 9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.

DC:  $|H(0)| \rightarrow \infty \Rightarrow +\infty \text{ dB}$ ,  $\varphi(0) = -90^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| = 1/\omega \Rightarrow -20 \log_{10} \omega \text{ dB}$ ,  $\varphi(\infty) = -90^\circ$ .

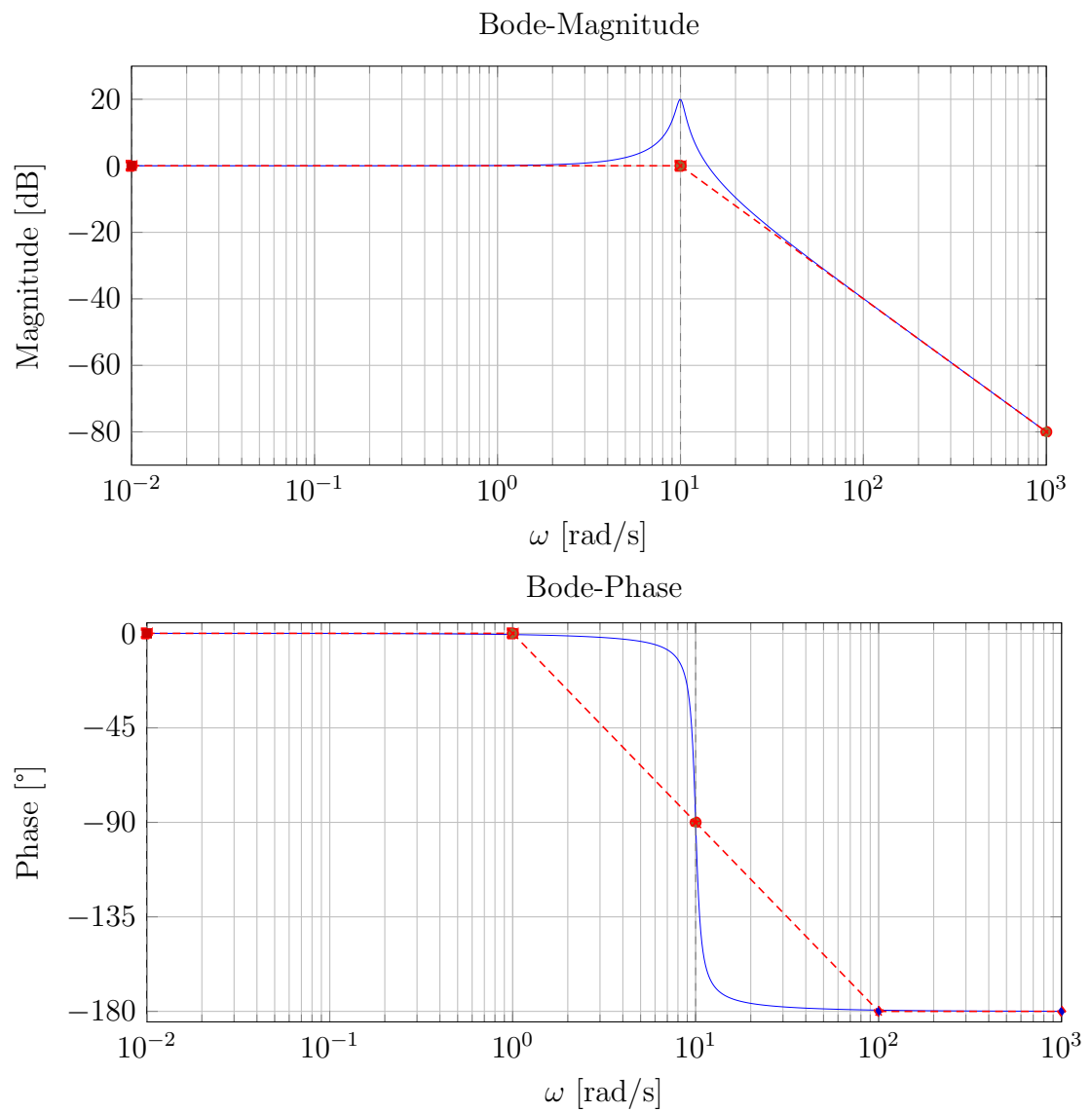
### Stückweise Näherungen (für die Skizze)

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} -20 \log_{10} \omega, & \omega \ll 1, \\ 0, & \omega = 1, \\ -20 \log_{10} \omega, & \omega \gg 1, \end{cases}$$
$$\varphi(\omega) \approx -90^\circ \text{ (für alle } \omega \text{)}.$$

## Aufgabe P)

$$H(s) = \frac{100}{s^2 + s + 100}.$$

### P.1 Bode-Diagramm



## P.2 Erklärung (ausführlich)

1. **Normalform herstellen.** Bringe die Übertragungsfunktion exakt in die im Skript definierte Standardform für reelle Pol-/Nullstellen.

$$H(s) = K_0 \cdot s^r \cdot \frac{1}{1 + 2d_n T_p \cdot s + T_p^2 \cdot s^2} \quad .$$

Hier haben wir:

$$\underline{F}_1(s) = \frac{1}{1 + 2d_n T_p \cdot s + T_p^2 \cdot s^2}, \quad K_0 = \frac{100}{100} = 1,$$

$$T_p = \frac{1}{10}, \quad d_n = \frac{1}{20} \quad \text{und} \quad r = 0.$$

Klassifikation des ersten Teiglieds  $\underline{F}_1$ : konjugiertes komplexes Polpaar zweiter Ordnung.

2. **Eckfrequenz bestimmen und sortieren.** Bestimme die Eckfrequenz aus der Normform:

$$\omega_n = \frac{1}{T_p} = 10 \text{ rad/s}$$

Es existiert nur diese charakteristische Frequenz; die aufsteigende Sortierung  $\omega_1 < \omega_2 < \dots$  ist damit trivial.

3. **Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).**

Setze die Startfrequenz gleich der kleinsten Eckfrequenz  $\omega_{\min} = \omega_n = 10 \text{ rad/s}$ . Verwende die Regel im Skript

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10} \left( |K_0 F_{ges}^*(0)| \cdot \omega_{\min}^r \right) = 20 \log_{10}(1) = 0 \text{ dB}.$$

Dieser Punkt dient als Anker für die Geradennäherung (ohne Resonanzüberhöhung).

4. **Verlauf links vom Startpunkt zeichnen.** Für  $\omega < \omega_{\min}$  bleibt die Amplituden-Asymptote waagrecht, denn die Anfangssteigung beträgt  $r \cdot 20 \text{ dB/dec} = 0$ . Trage also eine horizontale Linie bei 0 dB ein.
5. **Steigungswechsel an der Eckfrequenz eintragen.** Ein konjugiertes Polpaar zweiter Ordnung reduziert die Steigung ab  $\omega_n$  um 40 dB/dec. Da bis jetzt die Steigung 0 dB/dec betrug, ist diese ab jetzt  $-40 \text{ dB/dec}$ . Zeichne rechts von  $\omega_n$  die Gerade mit Steigung  $-40 \text{ dB/dec}$ . Die Formel für die Geradennäherung lautet:

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx -40 \log_{10} \left( \frac{\omega}{\omega_n} \right) \quad (\omega \geq \omega_n = 10).$$



- 6. Eckabrundung korrekt berücksichtigen.** Da  $d_n \ll \frac{1}{2}$  müssen wir beim Abrunden eine Resonanzüberhöhung mit einbeziehen. Laut Skript erreicht der Magnitudengang bei  $\omega = \omega_n$  eine Überhöhung von

$$-20 \log_{10}(2d_n) = -20 \log_{10}\left(\frac{1}{10}\right) = 20 \text{ dB}$$

über der asymptotischen 0 dB-Gerade. Trage dort einen Stützpunkt und runde die Ecke mit Resonanz entsprechend aus.

- 7. Phasenstartwert festlegen.** Da  $K_0 F_{ges}(0) > 0$  und  $r = 0$ , ist der Startwert der Phase

$$\varphi(0) = r \cdot 90^\circ = 0^\circ.$$

- 8. Phasenänderung durch das Polpaar eintragen.** Ein komplexes Polpaar zweiter Ordnung erzeugt insgesamt eine Phasenänderung von  $-180^\circ$ . Trage die Näherung ein:

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 10^{-1} \omega_n (= 1), \\ \text{linear } -90^\circ/\text{Dec}, & 10^{-1} \omega_n < \omega < \omega_n, \\ \text{linear } -90^\circ/\text{Dec}, & \omega_n < \omega < 10 \omega_n, \\ -180^\circ, & \omega \geq 10 \omega_n (= 100). \end{cases}$$

Das lineare Zwischenstück kann formelkonform als  $\varphi(\omega) \approx -90^\circ \log_{10} \omega$  in  $[1, 10]$  und  $\varphi(\omega) \approx -90^\circ - 90^\circ \log_{10}(\omega/10)$  in  $[10, 100]$  dargestellt werden.

- 9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = 1 \Rightarrow 0 \text{ dB}$ ,  $\varphi(0) = 0^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| \sim 100/\omega^2 \Rightarrow -40 \log_{10}(\omega/10) \text{ dB}$ . Pol-/Nullzählung bestätigt die Endphase: Zählergrad  $m = 0$ , Nennergrad  $n = 2 \Rightarrow \varphi(\infty) = (m - n) \cdot 90^\circ = -180^\circ$ .

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

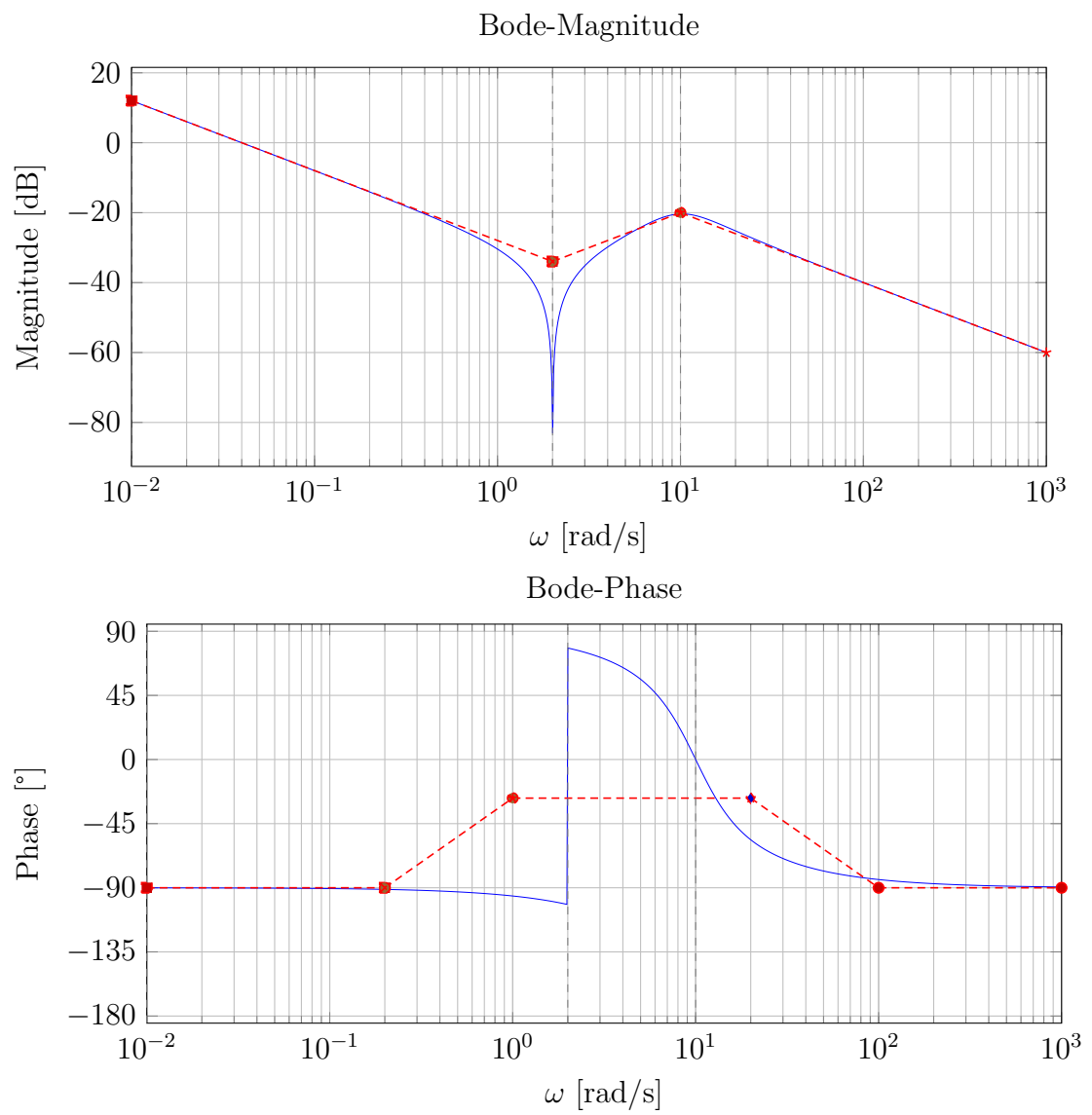
$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 0, & \omega \ll 10, \\ +20, & \omega = 10, \\ -40 \log_{10}(\omega/10), & \omega \gg 10, \end{cases}$$

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 0^\circ, & \omega \leq 1, \\ -90^\circ \log_{10} \omega, & 1 < \omega < 10, \\ -90^\circ - 90^\circ \log_{10}(\omega/10), & 10 < \omega < 100, \\ -180^\circ, & \omega \geq 100. \end{cases}$$

## Aufgabe Q)

$$H(s) = \frac{s^2 + 4}{s(s^2 + 10s + 100)}.$$

### Q.1 Bode-Diagramm



## Q.2 Erklärung

**Schritt 1** Struktur: Integrator  $1/s$ , konjugiertes Polpaar mit  $\omega_n = 10$ ,  $\zeta = 0.5$ , und Doppelnullen auf der imaginären Achse bei  $\omega_z = 2$ . Für  $\omega \ll 2$ :  
 $|H(j\omega)| \approx \frac{4}{100\omega} = 0.04/\omega \Rightarrow \text{Slope } -20 \text{ dB/dec}$  um Niveau  $20 \log_{10} 0.04 \approx -20 \text{ dB}$  bei  $\omega = 0.4$ ; Phase  $\approx -90^\circ$ .

**Schritt 2** Doppelnullen bei  $\omega_z = 2$ : Betrag hat dort ein exaktes Null ( $|H(j2)| = 0$ ). Asymptotisch steigt die Slope vor  $\omega = 2$  bei  $-20 \text{ dB/dec}$  (Nach  $\omega = 2$  netto bei  $-20 + 40 \rightarrow +20 \text{ dB/dec}$ ). Phasenbeitrag der Zählerdoppelnull ist exakt ein Sprung um  $+180^\circ$  (von  $0^\circ$  auf  $180^\circ$ ); in der Geradennäherung als  $+180^\circ$  über zwei Dekaden  $[0.2, 20]$  modelliert.

**Schritt 3** Polpaar bei  $\omega_n = 10$ ,  $\zeta = 0.5$ : ab  $\omega = 10$  Slope-Änderung  $-40 \text{ dB/dec}$  (Netto  $+20 \rightarrow -20 \text{ dB/dec}$ ). Exakt bei  $\omega = 10$ :  $|H(j10)| = \frac{|4 - 100|}{10 \cdot 100} = \frac{96}{1000} \approx -20 \text{ dB}$ . Phasenbeitrag des Polpaares  $-180^\circ$  über  $[1, 100]$ , wodurch die Gesamtsumme nach dem temporären Anheben durch die Zählernullen wieder zurück auf  $-90^\circ$  fällt<sup>1</sup>.

**Schritt 4** Resonanz korrekt: Das Zählerpolynom  $s^2 + 4$  liefert reelle zwei Nullstellen auf der imaginären Achse bei  $\omega_z = 2$ . Folge:  $|H(j2)| = 0$ ; in Dezibel  $-\infty \text{ dB}$ . Das Polpaar  $s^2 + 10s + 100$  hat  $\omega_n = 10$  und  $\zeta = 0.5$  ( $Q = 1$ ).  $\zeta$  ist recht groß und  $Q$  unterdrückt Resonanz; konkret  $|H(j10)| = \frac{|4-100|}{10 \cdot 100} = 0.096 \Rightarrow \approx -20 \text{ dB}$ .

### Stückweise Näherung

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 20 \log_{10}(0.04) - 20 \log_{10} \omega, & \omega \ll 2, \\ -\infty, & \omega = 2, \\ -40 + 20 \log_{10} \omega, & 2 \ll \omega \ll 10, \\ -20 - 20 \log_{10}(\omega/10), & \omega \gg 10, \end{cases}$$

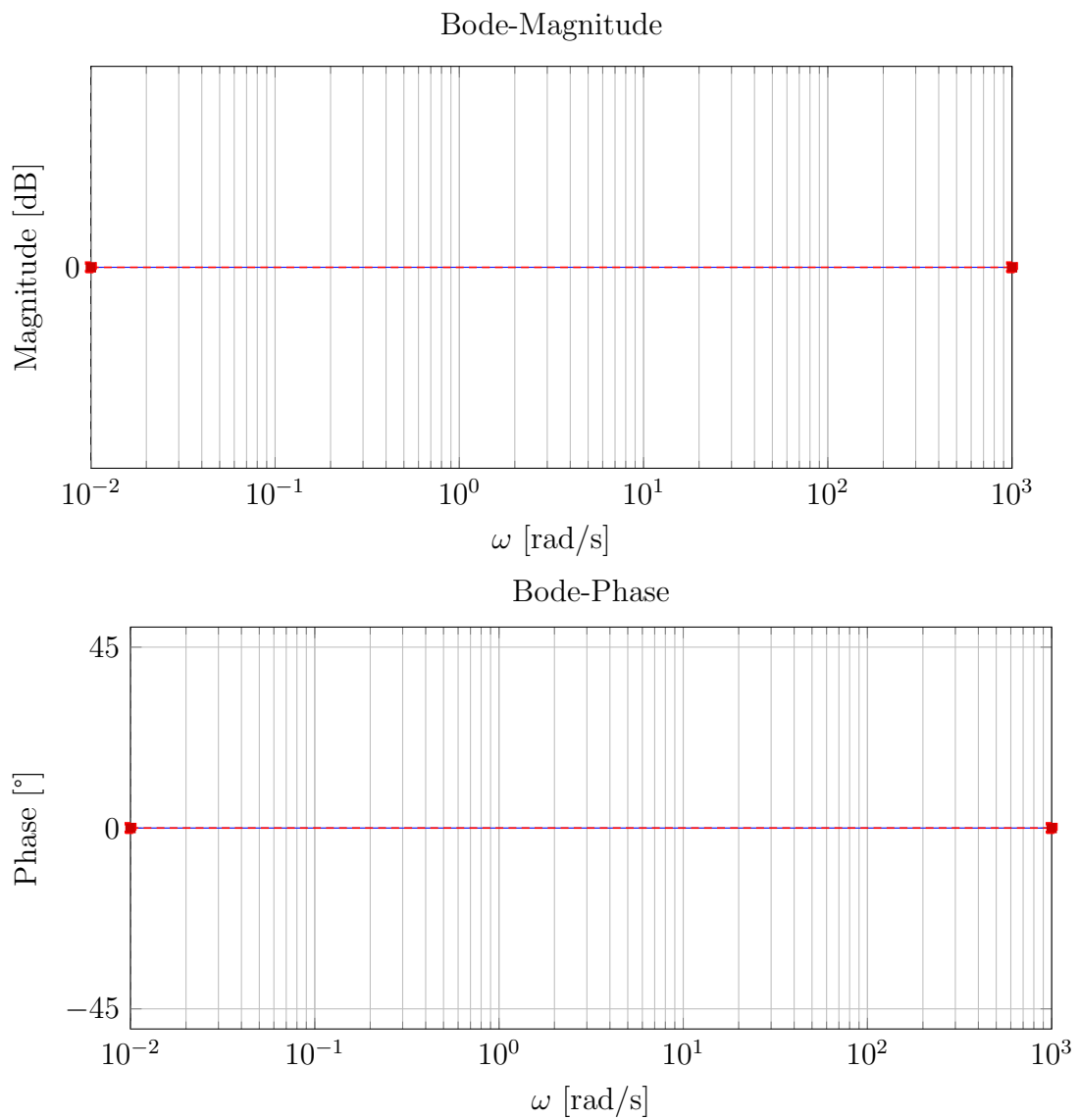
---

<sup>1</sup>Aufgrund der sehr kleinen Dämpfung  $\zeta$  wirkt der Phasenverlauf "chaotisch". Tatsächlich überlagern sich zwei  $180^\circ$ -Übergänge: zuerst der abrupte Sprung des Nullstellenpaares, direkt danach der vergleichsweise sanfte Abfall des Polpaares.

## Aufgabe R)

$$H(s) = \frac{s^2 + 2s + 10}{s^2 + 2s + 10} = 1.$$

### R.1 Bode-Diagramm



## R.2 Erklärung

**Schritt 1** Kürzung: Zähler und Nenner sind identisch, daher  $H(s) \equiv 1$ .  
DC-Faktor 1  $\Rightarrow |H|_{\text{DC}} = 0 \text{ dB}$ ; Anfangssteigung  $0 \text{ dB/dec}$ ; Phase  $0^\circ$ .

**Schritt 2** Keine Ecken: keine endlichen Pole/Nullstellen nach Kürzung, daher keine Eckfrequenzen und keine Phasen- und Magnitudenänderungen.  
Die Geradennäherungen decken sich exakt mit dem exakten Verlauf.

**Schritt 3** Grenzverhalten: für  $\omega \rightarrow 0$  und  $\omega \rightarrow \infty$  bleibt  $|H(j\omega)| = 1$  und  $\angle H(j\omega) = 0^\circ$ ; das gesamte Bode-Diagramm ist konstant.

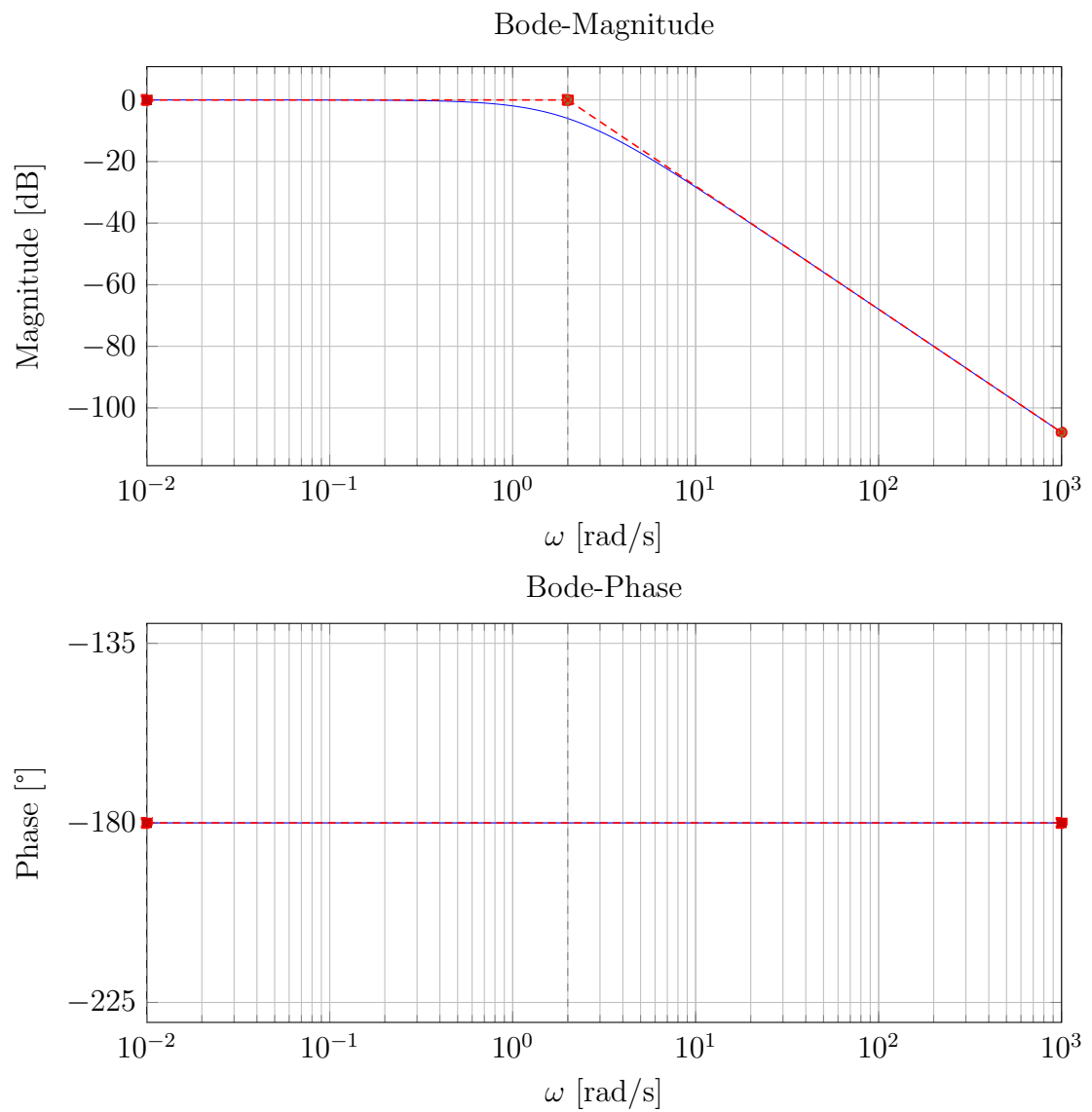
### Stückweise Näherung

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 0, & \omega \ll 1, \\ 0, & \omega = 1, \\ 0, & \omega \gg 1, \end{cases}$$

## Aufgabe S)

$$H(s) = \frac{4}{s^2 - 4} = \frac{4}{(s - 2)(s + 2)}.$$

### S.1 Bode-Diagramm



## S.2 Erklärung (ausführlich)

### 1. Normalform herstellen.

$$H(s) = \frac{4}{(s-2)(s+2)} = K_0 \cdot \frac{1}{(1-sT_{p1})} \cdot \frac{1}{(1+sT_{p2})}$$

mit

$$K_0 = -1, \quad r = 0, \quad T_{p1} = \frac{1}{2}, \quad T_{p2} = \frac{1}{2}.$$

### 2. Eckfrequenz bestimmen und sortieren.

$$\omega_{p1} = \frac{1}{T_{p1}} = \omega_{p2} = \frac{1}{T_{p2}} = 2 \text{ rad/s}$$

### 3. Startpunkt des Amplitudengangs festlegen. Setze $\omega_{\min} = \omega_p = 2$ .

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10}(|K_0 \underline{F}_{\text{ges}}^*(0)| \omega_{\min}^r) = 20 \log_{10}(1) = 0 \text{ dB}.$$

Ankerpunkt: 0 dB bei  $\omega = 2$ .

### 4. Verlauf links vom Startpunkt zeichnen. Für $\omega < 2$ : Anfangssteigung $r \cdot 20 = 0 \text{ dB/dec} \Rightarrow$ horizontale Asymptote bei 0 dB.

### 5. Steigungswechsel an der Eckfrequenz eintragen. Ab $\omega = 2$ : zwei einfache Pole (RHP & LHP) $\Rightarrow$ zusätzliche $-40 \text{ dB/dec}$ . Netto:

$$\begin{cases} 0 \text{ dB}, & \omega < 2, \\ -40 \log_{10}(\omega/2), & \omega \geq 2. \end{cases}$$

### 6. Eckabrundung korrekt berücksichtigen. Am Knick $\omega = 2$ : Summe zweier $-3 \text{ dB} \Rightarrow -6 \text{ dB}$ unter der Geraden:

$$|H(j2)|_{\text{dB}} \approx -6 \text{ dB}.$$

(Dies gilt hier trotz RHP/LHP-Mischung, da es um den *Betrag* geht.)

### 7. Phasenstartwert festlegen. Da $K_0 \underline{F}_{\text{ges}}^*(0) < 0$ und $r = 0$ ,

$$\varphi(0) = -180^\circ + r \cdot 90^\circ = -180^\circ.$$

### 8. Phasenänderung durch die Polglieder (Überlappung/Kompensation).

Ein LHP-Pol trägt  $-90^\circ$  über seine Übergangsdekade  $[0.2, 20]$  bei, ein RHP-Pol gleicher Lage trägt  $+90^\circ$  über  $[0.2, 20]$  bei. Diese Beiträge überlappen vollständig und kompensieren sich zu  $0^\circ$ ; daher bleibt die Phase für alle  $\omega$  konstant bei  $-180^\circ$  (der durch  $K_0 < 0$  vorgegebene Offset).

### 9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen. DC: $|H(0)| = 1 \Rightarrow 0 \text{ dB}$ , $\varphi(0) = -180^\circ$ . HF: $|H(j\omega)| = \frac{4}{\omega^2+4} \sim \frac{4}{\omega^2} \Rightarrow -40 \log_{10}(\omega/2) \text{ dB}$ , $\varphi(\infty) = -180^\circ$ .

### Stückweise Näherungen (für die Skizze)

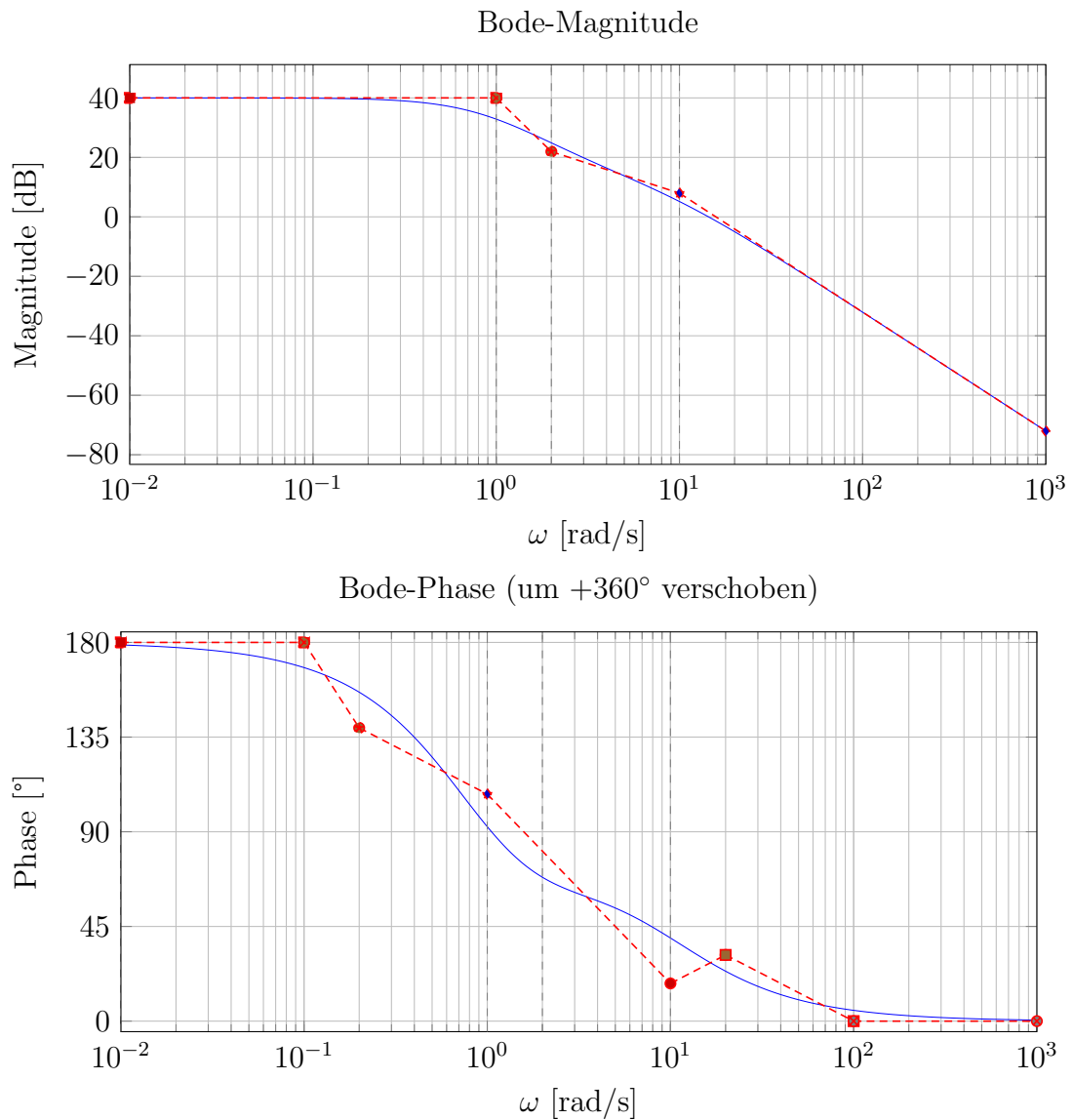
$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 0, & \omega \ll 2, \\ -6, & \omega = 2, \\ -40 \log_{10}(\omega/2), & \omega \gg 2, \end{cases}$$
$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} -180^\circ, & \text{für alle } \omega. \end{cases}$$



## Aufgabe T)

$$H(s) = \frac{-1000 (s + 2)^2}{4 (s + 1)^3 (s + 10)} = -250 \frac{(s + 2)^2}{(s + 1)^3 (s + 10)} .$$

### T.1 Bode-Diagramm



## T.2 Erklärung (ausführlich)

### 1. Normalform herstellen.

$$H(s) = -250 \frac{(1 + sT_z)^2}{(1 + sT_{p1})^3 (1 + sT_{p2})}, \quad T_z = \frac{1}{2}, \quad T_{p1} = 1, \quad T_{p2} = \frac{1}{10}.$$

Konstanten:

$$K_0 = -250, \quad r = 0.$$

Einzelteile der Übertragungsfunktion: Doppelnullstelle (LHP) bei  $\omega_z = 2$ , Dreifachpol (LHP) bei  $\omega_{p1} = 1$ , einfacher Pol (LHP) bei  $\omega_{p2} = 10$ .

### 2. Eckfrequenzen bestimmen und sortieren.

$$\omega_{p1} = 1 \text{ rad/s} < \omega_z = 2 \text{ rad/s} < \omega_{p2} = 10 \text{ rad/s}.$$

### 3. Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).

Setze  $\omega_{\min} = \omega_{p1} = 1$ .

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10}(|K_0 \underline{F}_{ges}^*(0)| \omega_{\min}^r) = 20 \log_{10}(250/2.5) = 40 \text{ dB}.$$

Ankerpunkt: 40 dB bei  $\omega = 1$ .

### 4. Verlauf links vom Startpunkt zeichnen. Für $\omega < 1$ : Anfangssteigung $r \cdot 20 = 0 \text{ dB/dec} \Rightarrow$ horizontale Asymptote bei 40 dB.

### 5. Steigungswechsel an den Eckfrequenzen eintragen. Ab $\omega = 1$ : $3 \cdot (-20 \text{ dB/dec}) = -60 \text{ dB/dec}$ (Tripelpol).

Ab  $\omega = 2$  kommt zusätzlich hinzu:  $2 \cdot 20 \text{ dB/dec} = +40 \text{ dB/dec}$  (Doppelnull)  $\Rightarrow$  netto  $-20 \text{ dB/dec}$  in  $[2, 10]$ .

Ab  $\omega = 10$ :  $-20 \text{ dB/dec}$  (Pol)  $\Rightarrow$  netto  $-40 \text{ dB/dec}$  für  $\omega \gg 10$ . Geradennäherung:

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 40, & \omega < 1, \\ 40 - 60 \log_{10} \omega, & 1 \leq \omega < 2, \\ 40 - 60 \log_{10} 2 - 20 \log_{10}(\omega/2), & 2 \leq \omega < 10, \\ 40 - 60 \log_{10} 2 - 20 \log_{10} 5 - 40 \log_{10}(\omega/10), & \omega \geq 10. \end{cases}$$

### 6. Eckabrundungen korrekt berücksichtigen. $\omega = 1$ (Tripelpol): $-3 \cdot 3 \text{ dB} = -9 \text{ dB}$ unter der Geradennäherung.

$\omega = 2$  (Doppelnull):  $+2 \cdot 3 \text{ dB} = +6 \text{ dB}$  über der Geradennäherung.

$\omega = 10$  (einfacher Pol):  $-3 \text{ dB}$  unter der Geradennäherung.

**7. Phasenstartwert festlegen.** Da  $K_0 \underline{F}_{ges}^*(0) < 0$  und  $r = 0$ ,

$$\varphi(0) = -180^\circ + r \cdot 90^\circ = -180^\circ$$

(Plot um  $+360^\circ$  verschoben  $\Rightarrow$  Start bei  $+180^\circ$ ).

**8. Phasenänderung durch Nullstellen und Pole eintragen.** Die Phasenlage ergibt sich als Summe der Beiträge aller Glieder und verläuft über die jeweiligen Übergangsddekaden additiv. Zunächst setzt der *Tripelpol* bei  $\omega = 1$  ein: er liefert insgesamt  $-270^\circ$  verteilt über die Dekade  $[0.1, 10]$ , d. h. in seiner aktiven Zone fällt die Phase mit einer Steigung von  $-135^\circ/\text{dec}$  (pro einfachem Pol  $-45^\circ/\text{dec}$ ). Bei  $\omega = 2$  beginnt zusätzlich die *Doppelnullstelle* zu wirken, die über  $[0.2, 20]$  in Summe  $+180^\circ$  beisteuert, also  $+90^\circ/\text{dec}$  in ihrer Übergangszone. Schließlich senkt der *einfache Pol* bei  $\omega = 10$  die Phase über  $[1, 100]$  um weitere  $-90^\circ$  (Steigung  $-90^\circ/\text{dec}$  in seiner aktiven Dekade).

**Überlappung/Addierung:** In den überlappenden Bereichen addieren sich die Steigungen: Zwischen  $[0.2, 1]$  wirken Tripelpol ( $-135^\circ/\text{dec}$ ) und Doppelnull ( $+90^\circ/\text{dec}$ ) gleichzeitig, sodass netto  $-45^\circ/\text{dec}$  entsteht. Im Intervall  $[2, 10]$  überlagern sich Tripelpol ( $-270^\circ$  gesamt) und Doppelnull ( $+180^\circ$  gesamt); die resultierende Steigung ist dort netto  $-90^\circ/\text{dec}$ . Sobald ab  $\omega = 10$  der zusätzliche Pol aktiv wird, bleibt die Null über  $[10, 20]$  noch wirksam:  $+90^\circ/\text{dec}$  (Null) und  $-90^\circ/\text{dec}$  (neuer Pol) heben sich auf, sodass netto  $+90^\circ/\text{dec}$  in  $[10, 20]$  resultiert.

**9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = |-250 \cdot 4/(1^3 \cdot 10)| = 100 \Rightarrow 40 \text{ dB}$ ;  $\varphi(0) = -180^\circ$  (gezeigt als  $+180^\circ$ ).  
HF:  $|H(j\omega)| \sim 250 \frac{\omega^2}{\omega^4} = 250/\omega^2 \Rightarrow -40 \log_{10}(\omega/10) - 20 \log_{10} 5 \text{ dB}$ ;  $\varphi(\infty) = 0^\circ \pmod{360^\circ}$ .

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

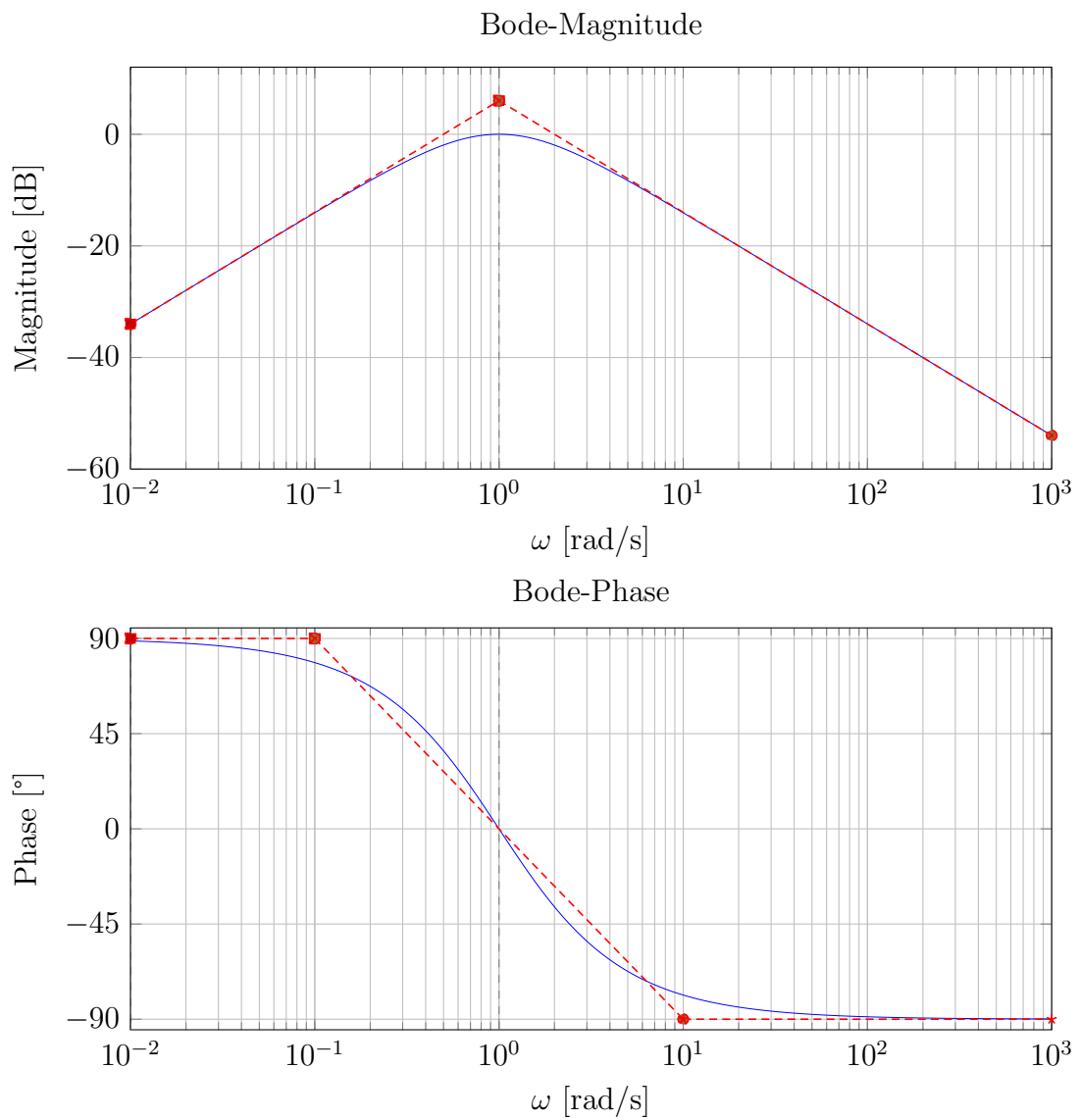
$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 40, & \omega \ll 1, \\ 40 - 60 \log_{10} \omega, & 1 \ll \omega \ll 2, \\ 40 - 60 \log_{10} 2 - 20 \log_{10}(\omega/2), & 2 \ll \omega \ll 10, \\ 40 - 60 \log_{10} 2 - 20 \log_{10} 5 - 40 \log_{10}(\omega/10), & \omega \gg 10, \end{cases}$$

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} 180^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 180^\circ - 135^\circ \log_{10}(\omega/0.1), & 0.1 < \omega < 0.2, \\ 180^\circ - 135^\circ \log_{10} 2 - 45^\circ \log_{10}(\omega/0.2), & 0.2 < \omega < 1, \\ 135^\circ - 90^\circ \log_{10}(\omega/2), & 2 < \omega < 10, \\ 135^\circ - 90^\circ \log_{10} 5 + 90^\circ \log_{10}(\omega/10), & 10 < \omega < 20, \\ 0^\circ - 90^\circ \log_{10}(\omega/20), & 20 < \omega < 100, \\ 0^\circ, & \omega \geq 100. \end{cases}$$

## Aufgabe U)

$$H(s) = \frac{2s}{s^2 + 2s + 1} = \frac{2s}{(s+1)^2}.$$

### U.1 Bode-Diagramm



## U.2 Erklärung (ausführlich)

### 1. Normalform herstellen.

$$H(s) = \frac{2s}{(s+1)^2} = K_0 \cdot s^r \cdot \frac{1}{(1+sT_p)^2}$$

mit

$K_0 = 2$ ,  $r = 1$  (Nullstelle im Ursprung),  $T_p = 1$  (Doppelpol bei  $\omega_p = 1$ ).

Teiglieder:  $\underline{F}_1(s) = \frac{1}{(1+s)^2}$  (reelles Polglied 2. Ordnung).

### 2. Eckfrequenz bestimmen und sortieren.

$$\omega_p = \frac{1}{T_p} = 1 \text{ rad/s.}$$

Nur diese Eckfrequenz; Sortierung trivial.

### 3. Startpunkt des Amplitudengangs festlegen (Geradennäherung).

Setze  $\omega_{\min} = \omega_p = 1$ . Skript-Regel:

$$F_{\text{dB}}(\omega_{\min}) = 20 \log_{10}(|K_0 \underline{F}_{\text{ges}}^*(0)| \cdot \omega_{\min}^r) = 20 \log_{10}(2 \cdot 1 \cdot 1) = 20 \log_{10} 2 \approx +6 \text{ dB.}$$

Ankerpunkt der Geraden: +6 dB bei  $\omega = 1$ .

### 4. Verlauf links vom Startpunkt zeichnen. Für $\omega < 1$ gilt Anfangssteigung $r \cdot 20 \text{ dB/dec} = +20 \text{ dB/dec}$ (Nullstelle im Ursprung). Zeichne links vom Ankerpunkt eine Gerade mit +20 dB/dec.

### 5. Steigungswechsel an der Eckfrequenz eintragen. Doppelpol bei $\omega = 1$ bewirkt $-40 \text{ dB/dec}$ ab $\omega = 1$ . Netto-Steigung:

$$\begin{cases} +20 \text{ dB/dec}, & \omega < 1, \\ -20 \text{ dB/dec}, & \omega > 1 \end{cases}$$

(d. h. zwischen 1 und  $\infty$  fällt die Gerade mit  $-20 \text{ dB/dec}$ ).

### 6. Eckabrundung korrekt berücksichtigen. Am Knick eines Doppelpols: $-6 \text{ dB}$ unter der Geradennäherung.

$$|H(j1)|_{\text{dB}} \approx \underbrace{20 \log_{10} 2}_{\approx +6} - 6 = 0 \text{ dB.}$$

**7. Phasenstartwert festlegen.** Regel mit Vorzeichen und Ursprungsnull:

$$K_0 \underline{F}_{ges}^*(0) > 0, \quad r = 1 \Rightarrow \varphi(0) = r \cdot 90^\circ = 1 \cdot 90^\circ = +90^\circ.$$

**8. Phasenänderung durch Nullstelle und Doppelpol eintragen.** Die Nullstelle im Ursprung liefert einen *konstanten* Offset von  $+90^\circ$ . Der Doppelpol bewirkt  $-180^\circ$  über die zwei Dekaden  $[0.1, 10]$  (je Pol  $-90^\circ$ ). **Überlappung/Addierung:** In der Übergangszone  $[0.1, 10]$  wirken beide Polbeiträge gleichzeitig und addieren ihre Steigungen (insgesamt  $-90^\circ/\text{dec}$ ). Der Offset  $+90^\circ$  der Ursprungsnull bleibt währenddessen konstant. Damit fällt die Phase von  $+90^\circ$  (für  $\omega \ll 0.1$ ) über  $0^\circ$  (bei  $\omega \approx 1$ ) weiter auf  $-90^\circ$  (für  $\omega \gg 10$ ). Näherung:

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} +90^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 0^\circ - 90^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ -90^\circ, & \omega \geq 10. \end{cases}$$

**9. Grenzwerte und Konsistenz prüfen.** DC:  $|H(0)| = 0 \Rightarrow -\infty \text{ dB}$ ,  $\varphi(0) = +90^\circ$ . HF:  $|H(j\omega)| \sim 2/\omega \Rightarrow 20 \log_{10} 2 - 20 \log_{10} \omega \text{ dB}$ ,  $\varphi(\infty) = (r - 2) \cdot 90^\circ = (1 - 2) \cdot 90^\circ = -90^\circ$  (Pol-/Nullzählung konsistent).

**Stückweise Näherungen (für die Skizze)**

$$|H(j\omega)|_{\text{dB}} \approx \begin{cases} 20 \log_{10} 2 + 20 \log_{10} \omega, & \omega \ll 1, \\ (20 \log_{10} 2) - 6 = 0, & \omega = 1, \\ 20 \log_{10} 2 - 20 \log_{10} \omega, & \omega \gg 1, \end{cases}$$

$$\varphi(\omega) \approx \begin{cases} +90^\circ, & \omega \leq 0.1, \\ 0^\circ - 90^\circ \log_{10} \omega, & 0.1 < \omega < 10, \\ -90^\circ, & \omega \geq 10. \end{cases}$$