

SCHRIFTLICHE PRÜFUNG zur
VU Automatisierung
am 11.03.2016

Arbeitszeit: 120 min

Name:

Vorname(n):

Matrikelnummer:

Note:

Aufgabe	1	2	3	4	Σ
erreichbare Punkte	9	13	9	9	40
erreichte Punkte					

Bitte ...

- ... tragen Sie Name, Vorname und Matrikelnummer auf dem Deckblatt ein,
- ... rechnen Sie die Aufgaben auf separaten Blättern, **nicht** auf dem Angabeblatt,
- ... beginnen Sie für eine neue Aufgabe immer auch eine neue Seite,
- ... geben Sie auf jedem Blatt den Namen sowie die Matrikelnummer an,
- ... begründen Sie Ihre Antworten ausführlich und
- ... kreuzen Sie hier an, an welchem der folgenden Termine Sie zur mündlichen Prüfung antreten könnten:

Mo., 21.03.2016

Di., 22.03.2016

Viel Erfolg!

1. Kontinuierliche Systeme

Bearbeiten Sie die folgenden Teilaufgaben:

9 P. |

Gegeben ist das nichtlineare System

$$(ma^2 + J)\ddot{\theta} + d\dot{\theta} - mga \sin(\theta) = ma \cos(\theta)u \quad (1a)$$

$$\ddot{w} = u \quad (1b)$$

mit dem Eingang u , den Zuständen θ und w und den konstanten Parametern g , m , a , J und d .

- a) Führen Sie einen Zustandsvektor \mathbf{x} ein und geben Sie das System (1) in der Form 2 P. |

$$\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{f}(\mathbf{x}, u)$$

an. Die Lösung lautet:

$$\mathbf{x}^T = [\theta \quad \dot{\theta} \quad w \quad \dot{w}] = [x_1 \quad x_2 \quad x_3 \quad x_4]$$

$$\dot{x}_1 = x_2,$$

$$\dot{x}_2 = \frac{1}{ma^2 + J} \left(-dx_2 + mga \sin(x_1) + ma \cos(x_1)u \right),$$

$$\dot{x}_3 = x_4,$$

$$\dot{x}_4 = u$$

- b) Bestimmen Sie alle Ruhelagen des Systems (1). Die Lösung lautet: 1.5 P. |

$$u_R = 0, \quad x_{1,R} = k\pi, k \in \mathbb{Z}, \quad x_{2,R} = 0, \quad x_{3,R} = \text{beliebig}, \quad x_{4,R} = 0$$

- c) Linearisieren Sie das System (1) um die Ruhelage ($u_R = 0, \mathbf{x}_R = \mathbf{0}$) und stellen Sie das sich ergebende System in der Form 2.5 P. |

$$\Delta \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A} \Delta \mathbf{x} + \mathbf{b} \Delta u$$

dar.

Die Lösung lautet:

$$\begin{bmatrix} \Delta \dot{x}_1 \\ \Delta \dot{x}_2 \\ \Delta \dot{x}_3 \\ \Delta \dot{x}_4 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ \frac{mga}{ma^2+J} & \frac{-d}{ma^2+J} & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta x_1 \\ \Delta x_2 \\ \Delta x_3 \\ \Delta x_4 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{am}{ma^2+J} \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \Delta u,$$

- d) Berechnen Sie die Übertragungsfunktionen vom Eingang Δu auf die Ausgänge Δw und $\Delta \theta$. Die Lösung lautet: Die Übertragungsfunktion vom Eingang Δu auf den Ausgang Δs ergibt sich unmittelbar aus $\ddot{w} = u$ zu 2 P. |

$$G_1(s) = \frac{\Delta w}{\Delta u} = \frac{1}{s^2}$$

Die Übertragungsfunktion vom Eingang Δu auf den Ausgang $\Delta \theta$ lautet

$$\begin{aligned} G_1(s) = \frac{\Delta \theta}{\Delta u} &= [1 \quad 0] \left(s\mathbf{E} - \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ \frac{mga}{ma^2+J} & \frac{-d}{ma^2+J} \end{bmatrix} \right)^{-1} \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{am}{ma^2+J} \end{bmatrix} \\ &= \frac{am}{(ma^2 + J)s^2 + ds - mga} \end{aligned}$$

- e) Charakterisieren Sie die Stabilität der Differentialgleichung (1b). Begründen Sie ihre Antwort ausführlich. Die Lösung lautet: Die Differentialgleichung (1b) stellt einen Doppelintegrator, mit den Eigenwerten $\lambda_i = 0, i = 1, 2$, dar. Dieser ist instabil. 1 P. |

2. Regelkreis

Bearbeiten Sie die folgenden Teilaufgaben:

13 P. |

a) Die Abbildungen 1 und 2 zeigen zwei Regelkreise.

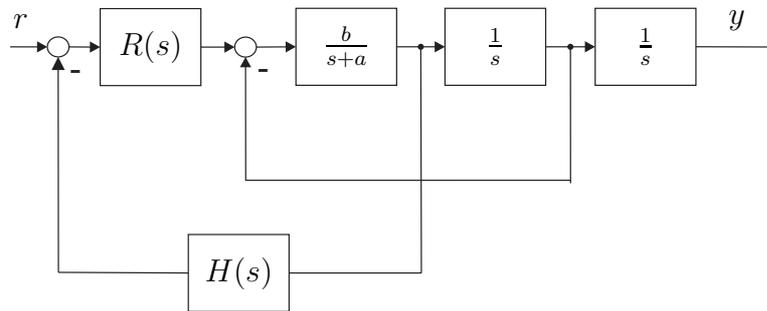


Abbildung 1: Regelkreis (a).

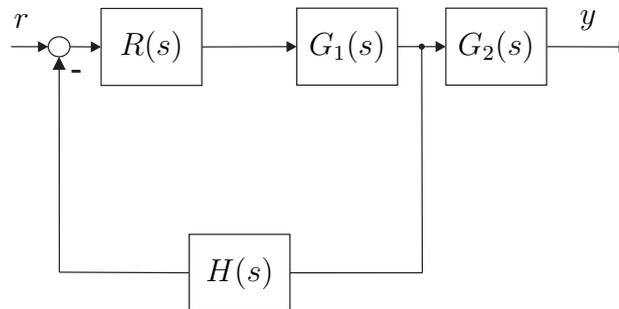


Abbildung 2: Regelkreis (b).

- i. Bestimmen Sie die Übertragungsfunktionen $G_1(s)$ und $G_2(s)$ nach Abbildung 2 so, dass die Regelkreise (a) und (b) äquivalent bezüglich des Eingangs-Ausgangs-Verhaltens sind. 3 P. |

Hinweis: Zeichnen Sie dazu den Regelkreis nach Abbildung (1) in geeigneter Form um. Die Lösung lautet:

$$G_1 = \frac{bs}{s(s+a)+b} \quad \text{und} \quad G_2 = \frac{1}{s^2}$$

- ii. Bestimmen Sie die Übertragungsfunktion vom Eingang r zum Ausgang y für $H(s) = h$ und $R(s) = k/(s+w)$. Die Lösung lautet: 1 P. |

$$G(s) = G_2(s) \frac{R(s)G_1(s)}{1 + H(s)R(s)G_1(s)} = \frac{bk}{s^4 + (w+a)s^3 + (bkh + aw + b)s^2 + bws}$$

b) Gegeben ist die Übertragungsfunktion

$$G(s) = \frac{4+s}{2s^3 + 8s^2 + 2(p+1)s + 4p - 12} \quad (2)$$

mit dem reellen Parameter p .

- i. Überführen Sie die Übertragungsfunktion (2) in die Beobachtbarkeitsnormalform. Die Lösung lautet: Die Normalform lautet: 2 P. |

$$G(s) = \frac{2 + 0.5s}{(-6 + 2p) + (p+1)s + 4s^2 + s^3} = \frac{b_0 + b_1s}{a_0 + a_1s + a_2s^2 + s^3}$$

Damit ergibt sich:

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -(-6 + 2p) \\ 1 & 0 & -(p + 1) \\ 0 & 1 & -4 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 2 \\ 0.5 \\ 0 \end{bmatrix} u$$
$$y = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x}$$

- ii. Verwenden Sie ein geeignetes numerisches Stabilitätskriterium zur Bestimmung des Wertebereichs von p , sodass die Übertragungsfunktion (2) BIBO-stabil ist. *Die Lösung lautet:* Mithilfe des Routh-Hurwitz-Kriteriums folgt $p > 3$. 3 P.

c) Ein lineares, zeitinvariantes System der Form

$$\begin{aligned}\dot{\mathbf{x}} &= \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{b}u \\ \mathbf{y} &= \mathbf{C}\mathbf{x}\end{aligned}$$

wird mit Hilfe einer regulären Zustandstransformation $\mathbf{x} = \mathbf{V}\mathbf{z}$ auf Jordansche Normalform transformiert. Es bezeichnen $\tilde{\mathbf{A}}$, $\tilde{\mathbf{b}}$ und $\tilde{\mathbf{C}}$ die Systemmatrizen des transformierten Systems. Folgende Matrizen sind bekannt

$$\tilde{\Phi}(t) = \begin{bmatrix} e^{2t} & 0 \\ 0 & e^{-4t} \end{bmatrix}, \quad \mathbf{C} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}, \quad \tilde{\mathbf{C}} = \begin{bmatrix} 1 & -1 \\ 1 & 1 \end{bmatrix}, \quad \tilde{\mathbf{b}} = \begin{bmatrix} 1/2 \\ 1/2 \end{bmatrix}, \quad (3)$$

wobei $\tilde{\Phi}(t)$ die Transitionsmatrix des transformierten Systems ist.

- i. Bestimmen Sie die Eigenwerte des Systems. Ist das System stabil? Begründen Sie ihre Antwort. *Die Lösung lautet:* Nein, da $\lambda_1 = 2 > 0$ und $\lambda_2 = -4$. 1 P.
- ii. Berechnen Sie die Dynamikmatrix $\tilde{\mathbf{A}}$ des transformierten Systems. *Die Lösung lautet:* 1 P.

$$\tilde{\mathbf{A}} = \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & -4 \end{bmatrix}$$

- iii. Bestimmen Sie die Transformationsmatrix \mathbf{V} . *Die Lösung lautet:* 1 P.

$$\mathbf{V} = \begin{bmatrix} 1 & -1 \\ 1 & 1 \end{bmatrix}$$

- iv. Geben Sie die Systemmatrizen \mathbf{A} und \mathbf{b} des Originalsystems an. *Die Lösung lautet:* 1 P.

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} -1 & 3 \\ 3 & -1 \end{bmatrix}, \quad \mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

3. FKL und Stabilität

Bearbeiten Sie die folgenden Teilaufgaben. 9 P. |

Aufgabe c) kann unabhängig von a) und b) gelöst werden.

a) Entwerfen Sie für die Streckenübertragungsfunktion 3 P. |

$$G(s) = \frac{2}{s \left(\frac{s}{3} + 1 \right)}$$

einen Regler so, dass die Sprungantwort des geschlossenen Kreises den Spezifikationen $t_r = 1.5 \text{ s}$, $\ddot{u} = 10\%$ und $e_\infty|_{r(t)=\sigma(t)} = 0$ genügt. Benutzen Sie dazu einen Regler minimaler Ordnung der Form

$$R(s) = V \frac{z(s)}{s^\rho (1 + sT_R)}, \quad \rho \in \mathbb{N}_0$$

und wählen Sie $z(s)$ und ρ passend und bestimmen Sie die Parameter V sowie T_R . Die Lösung lautet:

$$V = 1/\sqrt{3}, \quad T_R = 1/\sqrt{3}, \quad \rho = 0, \quad z(s) = 1 + s/3$$

b) Skizzieren Sie das Bodediagramm des offenen Regelkreises $L(s)$ und zeichnen Sie die Durchtrittsfrequenz ω_c und die Phasenreserve Φ ein. Die Lösung lautet: 2 P. |

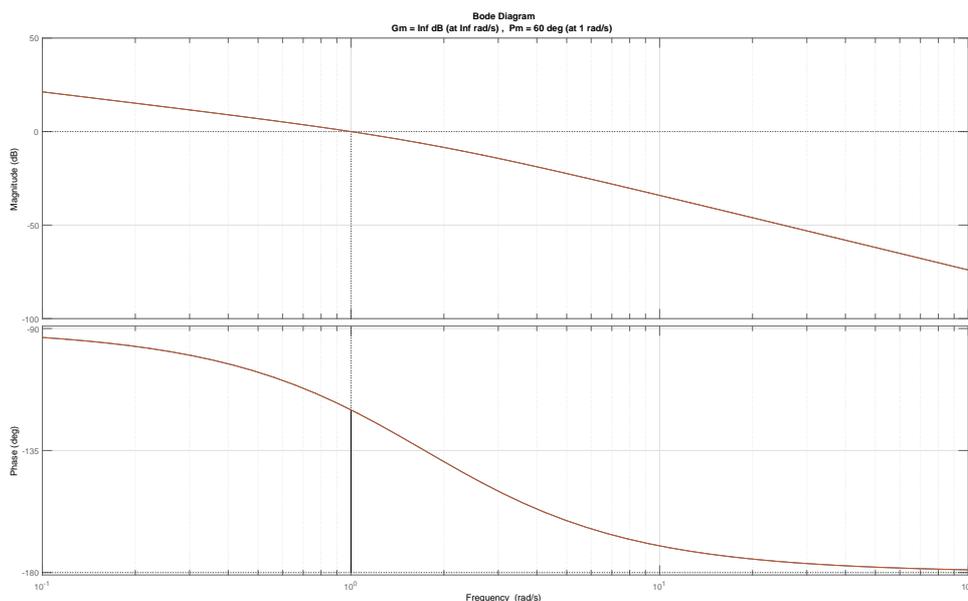


Abbildung 3: Bodediagramm.

c) Gegeben ist der folgende Regelkreis mit den Übertragungsfunktionen 4 P. |

$$G(s) = \frac{s-2}{s-1}, \quad R(s) = \frac{c_1(s+1)}{s+c_2}, \quad F(s) = a \neq 0.$$

Welche Bedingungen müssen die Parameter c_1 , c_2 und a erfüllen, damit der Regelkreis aus Abbildung 4 intern stabil ist? Geben Sie diese Bedingungen explizit an. Die Lösung lautet:

$$-1 < c_1 < -1/3, \quad c_2 > c_1 + 1, \quad c_2 < -2c_1, \quad a > 0$$

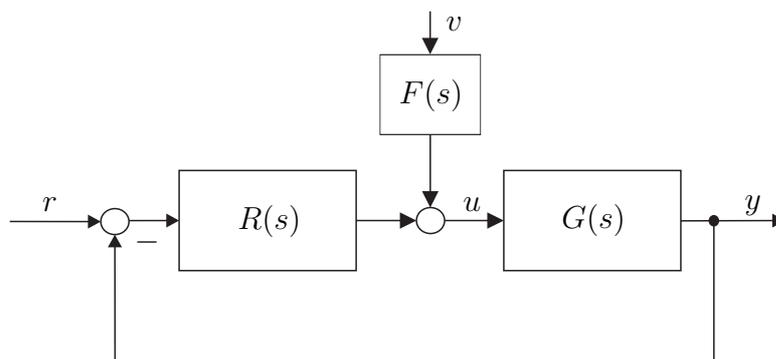


Abbildung 4: Regelkreis.

4. Zeitdiskretes System

Die folgenden Teilaufgaben können unabhängig voneinander gelöst werden. 9 P.
Gegeben ist das zeitdiskrete System

$$\mathbf{x}_{k+1} = \begin{bmatrix} 1 & 2 & 1 \\ 0 & -1 & -2 \\ 0 & 2 & -1 \end{bmatrix} \mathbf{x}_k + \begin{bmatrix} 1 \\ 2 \\ 2 \end{bmatrix} u_k \quad (4a)$$

$$y_k = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}_k. \quad (4b)$$

- a) Weisen Sie die vollständige Beobachtbarkeit des Systems (4) anhand der Beobachtbarkeitsmatrix nach. 1 P.

$$\mathcal{O} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 1 & 2 & 1 \\ 1 & 2 & -4 \end{bmatrix}, \text{Rang}(\mathcal{O}) = 3$$

- b) Entwerfen Sie einen vollständigen Luenberger Beobachter für das System (4). 3 P.
Die Eigenwerte der Fehlerdynamikmatrix Φ_e des Fehlersystems sollen bei $\lambda_1 = 0$, $\lambda_2 = 1/2$ und $\lambda_3 = 1/2$ liegen.

$$p_{\text{sol}}(\lambda) = \lambda^3 - \lambda^2 + \lambda/4$$

$$\det \left(\begin{bmatrix} \lambda - 1 - k_1 & -2 & -1 \\ -k_2 & \lambda + 1 & 2 \\ -k_3 & -2 & \lambda + 1 \end{bmatrix} \right) = \lambda^3 + (1 - k_1)\lambda^2 + (3 - 2k_1 - 2k_2 - k_3)\lambda - 5k_1 - 4k_2 + 3k_3 - 5$$

$$k_1 = 2, \quad k_2 = -15/8, \quad k_3 = 5/2$$

- c) Es wird nun ein Dead-Beat-Beobachter für das System (4) entworfen. Zeigen Sie, dass jeder Anfangsfehler $\mathbf{e}_0 = \hat{\mathbf{x}}_0 - \mathbf{x}_0$ in höchstens $n = 3$ Schritten zu $\mathbf{0}$ wird. 2 P.

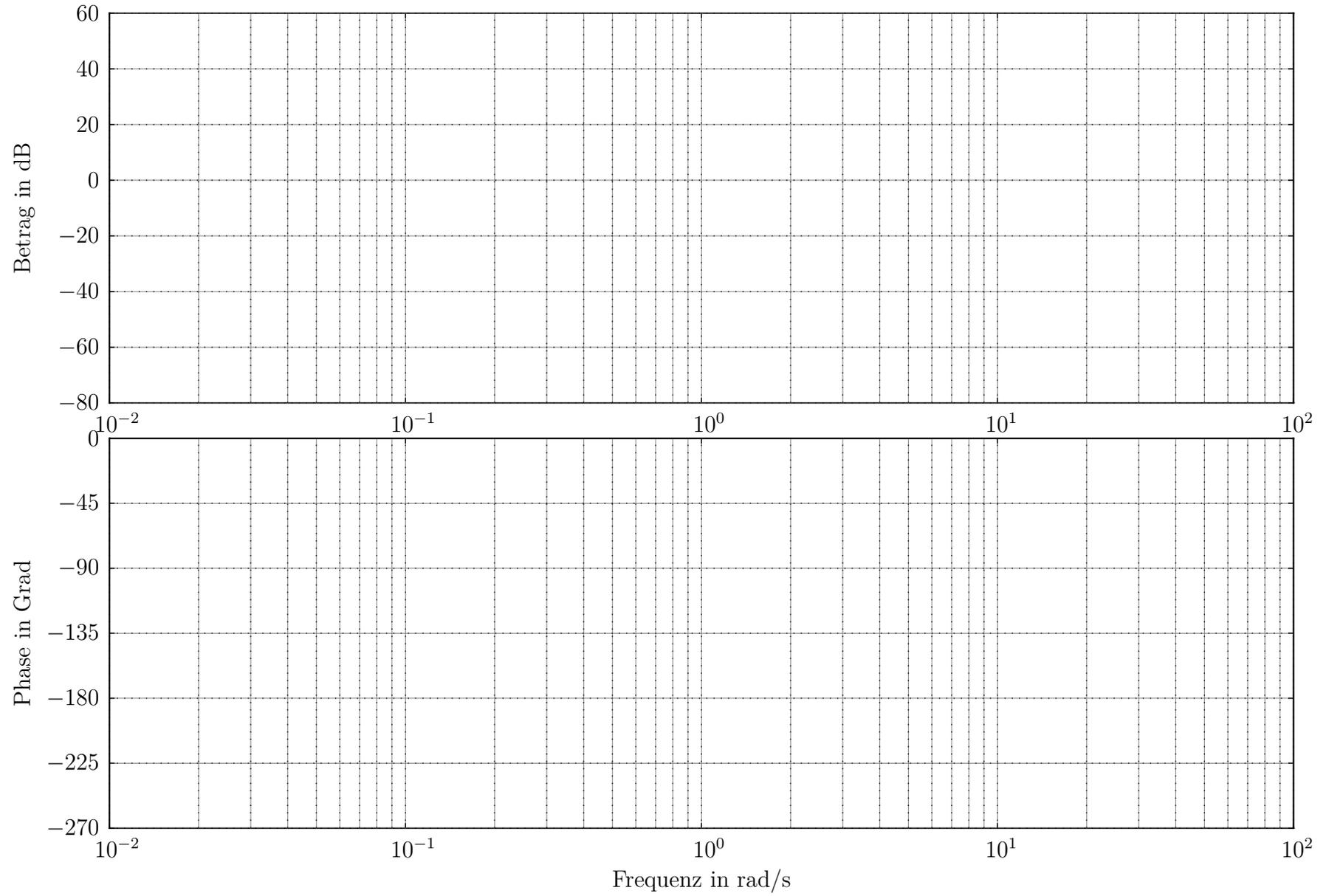
$$\Phi_e = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}, \quad \Phi_e \text{ ist nilpotente Matrix der Ordnung } 3$$

- d) Geben Sie das duale System zu (4) an. Zeigen Sie allgemein, dass die Erreichbarkeit des primalen Systems äquivalent zur Beobachtbarkeit des dualen Systems ist. 3 P.

$$\mathbf{x}_{d,k+1} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 2 & -1 & 2 \\ 1 & -2 & -1 \end{bmatrix} \mathbf{x}_{d,k} + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} u_{d,k}$$

$$y_{d,k} = \begin{bmatrix} 1 & 2 & 2 \end{bmatrix} \mathbf{x}_{d,k}$$

∞



$$\begin{aligned} \text{Erreichbarkeit primales System: } \mathcal{R} &= [\mathbf{\Gamma} \quad \mathbf{\Phi}\mathbf{\Gamma} \quad \dots \quad \mathbf{\Phi}^{n-1}\mathbf{\Gamma}] \\ \text{Beobachtbarkeit duales System: } \mathcal{O}^T &= [\mathbf{\Gamma}^T \quad \mathbf{\Gamma}^T\mathbf{\Phi}^T \quad \dots \quad \mathbf{\Gamma}^T\mathbf{\Phi}^{n-1T}] \end{aligned}$$