

SCHRIFTLICHE PRÜFUNG zur
VU Automatisierung
am 31.03.2023

Arbeitszeit: 150 min

Name:

Vorname(n):

Matrikelnummer:

Note:

Aufgabe	1	2	3	4	Bonus	Σ
erreichbare Punkte	10	10	10	10	5	40 + (5)
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 und
- ... begründen Sie Ihre Antworten ausführlich.

Viel Erfolg!

1. Die Aufgaben a), b) und c) können unabhängig voneinander gelöst werden.

10 P. |

a) Gegeben ist der Regelkreis aus Abbildung 1 mit $G(s)$ und $R(s)$.

4 P. |

$$G(s) = \frac{1}{s^2 + 4s + 6}$$

$$R(s) = \frac{K}{s}$$

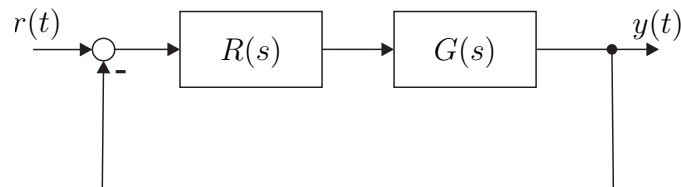


Abbildung 1: Geschlossener Regelkreis zu Aufgabe 1a).

- i. Bestimmen Sie unter Verwendung des Routh-Hurwitz-Verfahrens den Wertebereich von K so, dass der geschlossene Regelkreis BIBO-stabil ist. 2.5 P. |
- ii. Bestimmen Sie die bleibende Regelabweichung bei einer rampenförmigen Eingangsgröße. 1.5 P. |

b) Gegeben sind die folgenden Differentialgleichungen

4.5 P. |

$$\ddot{y}(t) - 2\dot{y}(t) + 3y(t) = 2u(t) + \dot{u}(t), \quad (1)$$

$$\ddot{y}(t) + 2\dot{y}(t) - 3y(t) = 2u(t) + \dot{u}(t), \quad (2)$$

$$\ddot{y}(t) + 2\dot{y}(t) + 3y(t) = 2u(t) - \dot{u}(t). \quad (3)$$

Begründen Sie für jede der Differentialgleichungen (1), (2) und (3), ob für $u(t) = u_\infty = \text{konst.}$ ein stationärer Endwert $\lim_{t \rightarrow \infty} y(t)$ existiert. Falls ein stationärer Endwert existiert, berechnen Sie $y(0+)$, $y(\infty)$ und $\dot{y}(0+)$ und skizzieren Sie die Sprungantwort.

c) Geben Sie für das nachfolgende System zweiter Ordnung die Kreisfrequenz ω_0 , die Verstärkung V und die Dämpfung ξ an.

1.5 P. |

$$\ddot{y}(t) + 3\dot{y}(t) + 6y(t) = 6u(t)$$

Lösung:

a) i.

$$a_{01} = 1, a_{02} = 6, a_{11} = 4, a_{12} = K, a_{21} = 6 - \frac{K}{4}, a_{31} = K$$

$$0 < K < 24$$

ii.

$$e_{\infty} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{s} \frac{1}{1 + L(s)} = \frac{6}{K}$$

b) Für (1) und (2) sind die Systeme instabil und schwingen auf. Für sie existiert kein stationärer Endwert. Für (3) ist das System stabil.

$$y(0+) = 0$$

$$y(\infty) = \frac{2}{3}$$

$$\dot{y}(0+) = -1$$

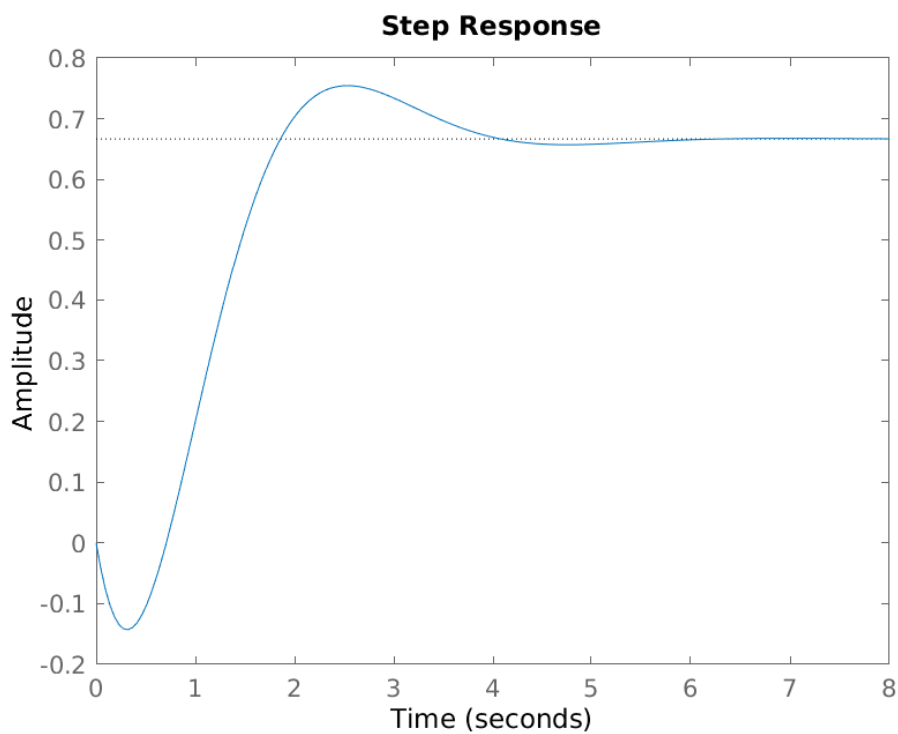


Abbildung 2: Sprungantwort zu Aufgabe 1b)

c)

$$\omega_0 = \sqrt{6}$$

$$V = 1$$

$$\xi = \frac{\sqrt{6}}{4}$$

2. Die Aufgaben a), b) und c) können unabhängig voneinander gelöst werden.

10 P. |

a) Gegeben sind die Übertragungsfunktion $G(s)$ und das Übertragungsglied $R(s)$ 4.5 P. |

$$G(s) = \frac{1}{(s + \frac{\sqrt{3}}{9})(s + \frac{1}{\sqrt{3}})}$$

$$R(s) = V \frac{1 + sT}{s}$$

i. Um welches Übertragungsglied handelt es sich bei $R(s)$? 0.5 P. |

ii. Das Übertragungsglied $R(s)$ soll als Regler für die Übertragungsfunktion $G(s)$ dienen. Bestimmen Sie die Parameter V und T des Reglers $R(s)$ so, dass die Sprungantwort des geschlossenen Kreises die folgenden Eigenschaften erfüllt: 4 P. |

A. Anstiegszeit: $t_r = 4.5$ s

B. Überschwingen: $\ddot{u} = 25\%$

b) Gegeben ist das Übertragungsglied 2.5 P. |

$$\bar{G}(s) = \frac{1 + s}{1 + s\eta}, \quad \text{mit } 0 < \eta < 1.$$

i. Um welches Übertragungsglied handelt es sich bei $\bar{G}(s)$? 0.5 P. |

ii. Skizzieren Sie für das Übertragungsglied $\bar{G}(s)$ das Bodediagramm für $\eta = 0.01$. 2 P. |

c) Die Impulsantwort eines linearen, zeitinvarianten Systems zweiter Ordnung lautet 3 P. |

$$g(t) = e^{-2t} \sin(t).$$

Beweisen Sie, dass das zugehörige System vollständig erreichbar und vollständig beobachtbar ist.

Lösung:

- a) i. PI-Glied, PI-Regler
ii.

$$T = 3$$
$$V = \frac{2\sqrt{6}}{81}$$

- b) i. Lead-Glied
ii. Die Knickfrequenzen des Übertragungsgliedes ablesen, wobei $T = 1$ ist.

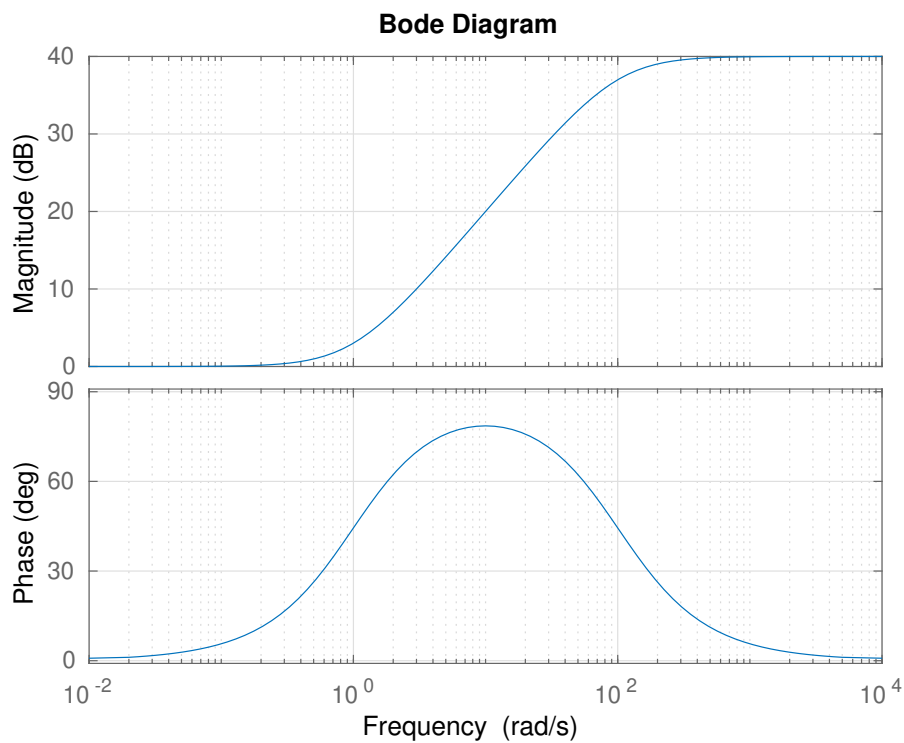


Abbildung 3: Bodediagramm zu Aufgabe 2b).

c)

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} -2 & 1 \\ -1 & -2 \end{bmatrix}, \mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \mathbf{c} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}$$

Beobachtbarkeitsmatrix hat vollen Rang:

$$\mathbf{O} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ -2 & 1 \end{bmatrix}$$

Erreichbarkeitsmatrix hat vollen Rang:

$$\mathbf{R} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & -2 \end{bmatrix}$$

Das System ist vollständig erreichbar und vollständig beobachtbar.

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

$$y_k = [1 \ 0 \ 0] \mathbf{x}_k. \quad (4b)$$

Bearbeiten Sie folgende Teilaufgaben:

- a) Ist das System (4) asymptotisch stabil? 2 P. |
Hinweis: Nutzen Sie die Blockdiagonalstruktur der Dynamikmatrix Φ .
- b) Kann man für das System (4) einen trivialen Beobachter entwerfen? Begründen Sie Ihre Antwort! 3 P. |
 Geben Sie die Zustandsraumdarstellung des trivialen Beobachters und des Beobachtungsfehlers an. Wie groß ist der Beobachtungsfehler zum Zeitpunkt $k = 9$ für einen Anfangsbeobachtungsfehler $\mathbf{e}_0^T = [0 \ 64 \ 32]$?
Hinweis: Die Dynamikmatrix hat die Eigenschaft $\Phi^3 = \frac{1}{4}\Phi$.
- c) Überprüfen Sie das System (4) auf vollständige Erreichbarkeit. 2 P. |
 Kann man einen Zustandsregler so entwerfen, sodass ein Anfangszustand \mathbf{x}_0 schneller abklingt als $\mathbf{x}_k = 0.1^k \mathbf{x}_0$. Begründen Sie Ihre Antwort ohne den Zustandsregler explizit zu berechnen.
- d) Zeigen Sie, dass das System (4) nicht vollständig beobachtbar ist. Zerlegen Sie das System in das beobachtbare Teilsystem der Form 3 P. |

$$\begin{aligned} \mathbf{x}_{k+1}^b &= \Phi^b \mathbf{x}_k^b + \Gamma^b u_k \\ y_k &= (\mathbf{c}^b)^T \mathbf{x}_k^b + d u_k \end{aligned}$$

und das nicht beobachtbare Teilsystem der Form

$$\mathbf{x}_{k+1}^{nb} = \Phi^{nb} \mathbf{x}_k^{nb} + \Gamma^{nb} u_k + \mathbf{H} \mathbf{x}_k^b.$$

Hinweis: Das nicht beobachtbare Teilsystem hat keinen Einfluss auf den Ausgang y_k .

Lösung:

a) Die Eigenwerte der Dynamikmatrix Φ des Systems (4) lauten

$$\lambda_1 = 0, \lambda_{2,3} = \pm \frac{1}{2}.$$

Das System (4) ist asymptotisch stabil, da die Eigenwerte betragslich kleiner als 1 sind.

b) Ja, man kann für das System (4) einen trivialen Beobachter entwerfen, da das System stabil ist.

Die Zustandsraumdarstellung des trivialen Beobachters lautet

$$\hat{\mathbf{x}}_{k+1} = \underbrace{\begin{bmatrix} -1/2 & 0 & 0 \\ 1 & -1/2 & -1 \\ -1/2 & 1/2 & 1 \end{bmatrix}}_{\Phi} \hat{\mathbf{x}}_k + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} u_k, \quad \hat{\mathbf{x}}(0) = \hat{\mathbf{x}}_0$$
$$\hat{y}_k = [1 \ 0 \ 0] \hat{\mathbf{x}}_k,$$

und des Beobachtungsfehlers

$$\mathbf{e}_{k+1} = \Phi \mathbf{e}_k, \quad \mathbf{e}(0) = \mathbf{e}_0 = \hat{\mathbf{x}}_0 - \mathbf{x}_0.$$

Der Beobachtungsfehler zum Zeitpunkt $k = 9$ für einen Anfangsbeobachtungsfehler $\mathbf{e}_0^T = [0 \ 64 \ 32]$ lautet

$$\mathbf{e}_9 = \Phi^9 \mathbf{e}_0 = (\Phi^3)^3 \mathbf{e}_0 = \left(\frac{1}{4} \Phi\right)^3 \mathbf{e}_0 = \frac{1}{64} \left(\frac{1}{4} \Phi\right) \mathbf{e}_0 = \begin{bmatrix} 0 \\ -1/4 \\ 1/4 \end{bmatrix}.$$

c) Die Erreichbarkeitsmatrix lautet

$$\mathcal{R}(\Phi, \Gamma) = \begin{bmatrix} 1 & -1/2 & 1/4 \\ 1 & 1/2 & -3/4 \\ 0 & 0 & 1/2 \end{bmatrix}.$$

Diese hat vollen Rang ($\det(\mathcal{R}) \neq 0$) und somit ist das System (4) vollständig erreichbar.

Daher können die Eigenwerte des geschlossenen Kreises beliebig platziert werden, sodass ein Anfangszustand \mathbf{x}_0 schneller abklingt als $\mathbf{x}_k = 0.1^k \mathbf{x}_0$.

d) Die Beobachtbarkeitsmatrix lautet

$$\mathcal{O}(\Phi, \Gamma) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ -1/2 & 0 & 0 \\ 1/4 & 0 & 0 \end{bmatrix}.$$

Diese hat nicht vollen Rang ($\det(\mathcal{O}) = 0$) und somit ist das System (4) nicht vollständig beobachtbar.

Die Zustände $x_{2,k}$ und $x_{3,k}$ wirken weder direkt noch indirekt über den Zustand $x_{1,k}$ auf den Ausgang y_k und sind somit nicht beobachtbar. Das beobachtbare Teilsystem lautet somit

$$\begin{aligned}x_{k+1}^b &= -\frac{1}{2}x_k^b + u_k \\ y_k &= x_k^b\end{aligned}$$

Das nicht beobachtbare Teilsystem lautet

$$\mathbf{x}_{k+1}^{\text{nb}} = \begin{bmatrix} -1/2 & -1 \\ 1/2 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x}_k^{\text{nb}} + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} u_k + \begin{bmatrix} 1 \\ -1/2 \end{bmatrix} \mathbf{x}_k^b.$$

4. Die Aufgaben a) und b) können unabhängig voneinander gelöst werden.

10 P. |

a) Gegeben ist das autonome, lineare, zeitinvariante System der Form

5 P. |

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} -1 & \mu \\ -2 & -1 \end{bmatrix} \mathbf{x} \quad (5a)$$

$$y = [1 \ 1] \mathbf{x} . \quad (5b)$$

- i. Für welchen Wert von $\mu \in \mathbb{R}$ hat das System (5) unendlich viele Ruhelagen? Ist die Ruhelage $\mathbf{x}_R = \mathbf{0}$ für diesen Wert von μ asymptotisch stabil?

2 P. |

Begründen Sie Ihre Antwort!

Für die weiteren Aufgaben gilt $\mu = 2$.

- ii. Geben Sie die Lösungskurve $\mathbf{x}(t)$ des Systems (5) für einen allgemeinen Anfangszustand \mathbf{x}_0 an.

2 P. |

- iii. Diskretisieren Sie das System (5) mit einer allgemeinen Abtastzeit T_a .

1 P. |

b) Ein lineares, zeitdiskretes System ist durch

5 P. |

$$\mathbf{x}_{k+1} = \begin{bmatrix} a & 0 \\ 1 & -1/2 \end{bmatrix} \mathbf{x}_k + \begin{bmatrix} b \\ 1 \end{bmatrix} u_k \quad (6a)$$

$$y_k = [1 \ 1] \mathbf{x}_k \quad (6b)$$

mit den Parametern $a \in \mathbb{R}$ und $b \in \mathbb{R}$ gegeben.

- i. Bestimmen Sie die zugehörige z -Übertragungsfunktion $G(z)$ des Systems (6).
- ii. Geben Sie die Bedingungen für a und b an, dass das System (6) phasenminimal ist.
- iii. Geben Sie einen Anfangszustand \mathbf{x}_0 an, welcher für $a = \frac{1}{2}$, $b = 1$ und $(u_k) = (0)$ zur Lösungstrajektorie

1.5 P. |

1.5 P. |

2 P. |

$$\mathbf{x}_k = \xi^k \mathbf{x}_0 \quad (7)$$

mit $\xi \in \mathbb{R}$ führt. Welchen Wert hat ξ ?

Lösung:

- a) i. Damit das System (5) unendlich viele Ruhelagen besitzt, muss für die Dynamikmatrix

$$\det\left(\begin{bmatrix} -1 & \mu \\ -2 & -1 \end{bmatrix}\right) = 0.$$

gelten. Dies führt auf

$$\mu = -\frac{1}{2}.$$

Mit $\mu = -\frac{1}{2}$ lauten die Eigenwerte der Dynamikmatrix

$$\lambda_1 = 0, \lambda_2 = -2$$

und somit ist die Ruhelage $\mathbf{x}_R = \mathbf{0}$ für diesen Wert von μ nicht asymptotisch stabil.

- ii. Mit $\mu = 2$ hat die Dynamikmatrix des Systems (5) Jordansche Normalform. Der Formelsammlung kann die zugehörige Transitionsmatrix

$$\Phi(t) = \exp(-t) \begin{bmatrix} \cos(2t) & \sin(2t) \\ -\sin(2t) & \cos(2t) \end{bmatrix}$$

entnommen werden. Die Lösungskurve des Systems (5) für einen allgemeinen Anfangszustand \mathbf{x}_0 lautet

$$\mathbf{x}(t) = \Phi(t)\mathbf{x}_0.$$

- iii. Das diskretisierte System lautet

$$\begin{aligned} \mathbf{x}_{k+1} &= \Phi\mathbf{x}_k \\ y_k &= \mathbf{c}^T\mathbf{x}_k, \end{aligned}$$

mit

$$\Phi = \Phi(T_a) = \exp(-T_a) \begin{bmatrix} \cos(2T_a) & \sin(2T_a) \\ -\sin(2T_a) & \cos(2T_a) \end{bmatrix}, \quad \mathbf{c}^T = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix}$$

- b) i. Die zum System (6) zugehörige z -Übertragungsfunktion lautet

$$G(z) = \mathbf{c}^T(z\mathbf{E} - \Phi)^{-1}\Gamma = \frac{z(1+b) + \frac{3}{2}b - a}{(z-a)(z + \frac{1}{2})}$$

- ii. Damit das System (6) phasenminimal ist, müssen alle Pol- und Nullstellen innerhalb des Einheitskreises liegen.

Somit muss

$$|a| < 1, \quad \left| \frac{a - \frac{3}{2}b}{1+b} \right| < 1$$

gelten.

iii. Um eine Lösungstrajektorie der Form

$$\mathbf{x}_k = \xi^k \mathbf{x}_0$$

mit $\xi \in \mathbb{R}$ zu erhalten, muss \mathbf{x}_0 ein Eigenvektor der Dynamikmatrix

$$\mathbf{\Phi} = \begin{bmatrix} 1/2 & 0 \\ 1 & -1/2 \end{bmatrix}$$

des Systems (6) sein. Der Wert von ξ entspricht dann dem zugehörigen Eigenwert.

Die Eigenvektoren und zugehörigen Eigenwerte lauten

$$\mathbf{x}_0 = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix}, \xi = \frac{1}{2}$$

und

$$\mathbf{x}_0 = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \xi = -\frac{1}{2}.$$