

Technische Universität Wien
Institut für Automatisierungs- und Regelungstechnik

SCHRIFTLICHE PRÜFUNG zur
VU Automatisierung
am 14.07.2017

Arbeitszeit: 150 min

Name:

Vorname(n):

Matrikelnummer:

Note:

Aufgabe	1	2	3	4	Σ
erreichbare Punkte	11	10	9.5	9.5	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:

Fr., 21.07.2017

Mo., 24.07.2017

Di., 25.07.2017

Viel Erfolg!

1. Bearbeiten Sie die voneinander unabhängigen Teilaufgaben: 11 P. |

a) Gegeben ist das zeitdiskrete System 7 P. |

$$\begin{aligned} \mathbf{x}_{k+1} &= \begin{bmatrix} -3 & 0 & 1 \\ -7 & 2 & 0 \\ -\frac{13}{2} & 1 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x}_k + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} \mathbf{u}_k \\ y_k &= \begin{bmatrix} 32 & 0 & -16 \end{bmatrix} \mathbf{x}_k. \end{aligned} \quad (1)$$

i. Beurteilen Sie die asymptotische Stabilität des Systems. 1 P. |

Hinweis: Das charakteristische Polynom der Dynamikmatrix lautet $p(z) = z^3 - \frac{1}{2}z$

ii. Berechnen Sie für den Anfangswert $\mathbf{x}_0^T = [0 \ 8 \ 0]$ und der Eingangsfolge $(u_k) = (0, 0, \dots)$ den Ausgang zum Zeitpunkt $k = 9$. 2 P. |

Hinweis: Nutzen Sie den Satz von Cayley-Hamilton.

iii. Prüfen Sie das System auf vollständige Erreichbarkeit. 1 P. |

iv. Entwerfen Sie für das System (1) einen Zustandsregler der Form $u_k = \mathbf{k}^T \mathbf{x}_k$ mit dem Vektor $\mathbf{k}^T = [0 \ k_2 \ k_3]$, sodass der geschlossene Kreis Dead-Beat Verhalten aufweist. 3 P. |

b) Von einem zeitdiskreten LTI-System wurden für die Eingangsfolge $(u_k) = (\delta_k)$ die Messwerte 4 P. |

$$(y_k) = \left(2, 1, \frac{1}{2}, \frac{1}{4}, \frac{1}{8}, \dots\right)$$

aufgenommen.

i. Geben Sie die Impulsantwort (g_k) des Systems an. 1 P. |

ii. Berechnen Sie die z-Übertragungsfunktion $G(z)$. Sollten Sie die vorhergehenden Aufgabe nicht gelöst haben, verwenden Sie $(g_k) = \left(\frac{3}{4} \left(\frac{1}{4}\right)^{k-1}\right)$. 1 P. |

iii. Bestimmen Sie die Sprungantwort (h_k) . 2 P. |

2. Bearbeiten Sie die voneinander unabhängigen Teilaufgaben:

10 P. |

a) Gegeben ist das System aus Abbildung 1 mit den Übertragungsmatrizen

8 P. |

$$\mathbf{F}(s) = \begin{bmatrix} 0 & F_{12} \\ F_{21} & 0 \end{bmatrix}, \quad \mathbf{G}_1(s) = \begin{bmatrix} 4 & 0 \\ 0 & 10 \end{bmatrix}, \quad \mathbf{G}_2(s) = \begin{bmatrix} \frac{1}{10+s} & \frac{1}{1+s} \\ 0 & \frac{1}{50+s} \end{bmatrix}, \quad \mathbf{G}_3(s) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & \frac{10}{\alpha+s} \end{bmatrix}$$

und dem Parameter $\alpha \in \mathbb{R}$.

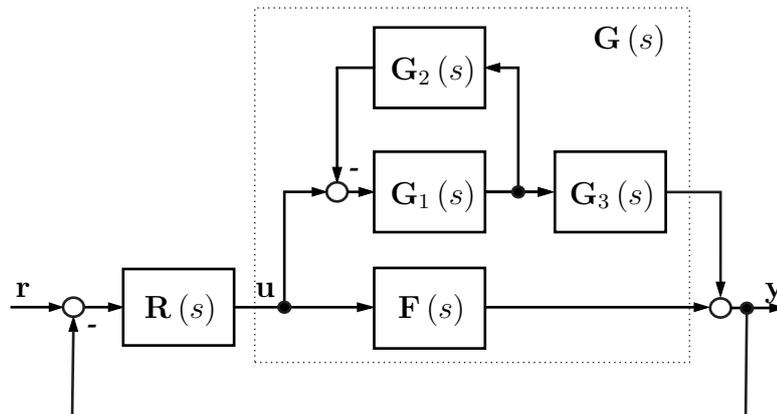


Abbildung 1: Blockschaltbild des Regelkreises.

Die Aufgabe iii ist unabhängig von den vorhergehenden Punkten lösbar.

- i. Berechnen Sie allgemein die Übertragungsmatrix $\mathbf{G}(s)$ vom Eingang $\mathbf{u} = \begin{bmatrix} u_1 & u_2 \end{bmatrix}^T$ zum Ausgang $\mathbf{y} = \begin{bmatrix} y_1 & y_2 \end{bmatrix}^T$. 2 P. |

Hinweis: Beachten Sie, dass die Matrixmultiplikation im Allgemeinen nicht kommutativ ist.

- ii. Berechnen Sie die Einträge F_{12} und F_{21} der Matrix \mathbf{F} , sodass die beiden Teilsysteme voneinander entkoppelt sind, daher $\mathbf{G}(s)$ Diagonalstruktur aufweist. 2 P. |
- iii. Für das zweite Teilsystem soll ein Regler der Form 4 P. |

$$R_{22}(s) = V \frac{1 + sT_I}{s^\rho}$$

nach dem FKL-Verfahren entworfen werden, sodass die Sprungantwort des geschlossenen Kreises folgende Eigenschaften aufweist:

- Anstiegszeit $t_r = 0.025$ s
- Überschwingen $\ddot{u} = 5\%$
- $e_\infty|_{r_2(t)=\sigma(t)} = 0$.

Verwenden Sie für den Entwurf die Übertragungsfunktion

$$G_{22}(s) = \frac{100(50 + s)}{(3600 + 120s + s^2)}.$$

Bestimmen Sie die Reglerparameter ρ , V und T_I .

Hinweis: $\tan(50^\circ) \approx 1.2$.

b) Gegeben ist die q-Übertragungsfunktion

2 P.

$$G^\#(q) = \frac{12 - 12q}{12 + 35q + 25q^2}.$$

Bestimmen Sie, welche der folgenden s-Übertragungsfunktionen

$$G_1(s) = \frac{5 + \left(\frac{4}{\ln(3)} - \frac{3}{\ln(2)}\right) s}{\left(1 + \frac{s}{\ln(2)}\right) \left(1 + \frac{s}{\ln(3)}\right)} \quad G_2(s) = \frac{1 + \left(\frac{4}{\ln(3)} - \frac{3}{\ln(2)}\right) s}{\left(1 + \frac{s}{\ln(2)}\right) \left(1 + \frac{s}{\ln(3)}\right)}$$

$$G_3(s) = \frac{1 + \left(\frac{4}{\ln(3)} - \frac{3}{\ln(2)}\right) s + s^2}{\left(1 + \frac{s}{\ln(2)}\right) \left(1 + \frac{s}{\ln(3)}\right)} \quad G_4(s) = \frac{1 + \left(\frac{4}{\ln(3)} - \frac{3}{\ln(2)}\right) s}{\left(1 - \frac{s}{\ln(2)}\right) \left(1 + \frac{s}{\ln(3)}\right)}$$

mit $T_a = 2$ s auf $G^\#(q)$ führt. Begründen Sie auch für alle anderen Übertragungsfunktionen, warum diese nicht zu $G^\#(q)$ passt.

3. Bearbeiten Sie die voneinander unabhängigen Teilaufgaben: 9.5 P. |

a) Gegeben ist ein nichtlineares System in der Form 6.5 P. |

$$\begin{aligned}\dot{x}_1 &= -(x_1 - 1)^2 + \frac{1}{2} \cos(\pi x_2) \\ \dot{x}_2 &= 3x_1 - 9x_2^2 + \int_0^t \cos(\pi x_2) - x_1 d\tau + \frac{1}{2} u^2 \\ x_2 &= \frac{4}{3\pi} \arctan((y - u) x_1)\end{aligned}$$

i. Wählen Sie für das gegebene System geeignete Zustandsgrößen \mathbf{x} und geben Sie die nichtlineare Zustandsraumdarstellung der Form 2 P. |

$$\begin{aligned}\dot{\mathbf{x}} &= \mathbf{f}(\mathbf{x}, u) \\ y &= g(\mathbf{x}, u)\end{aligned}$$

an.

ii. Bestimmen Sie für dieses System mit dem stationären Eingang $u_R = 1$ alle Ruhelagen. Wie viele Ruhelagen existieren für das System. 2 P. |

iii. Linearisieren Sie das System um eine zuvor bestimmten Ruhelage. 2.5 P. |

b) Gegeben ist die s-Übertragungsfunktion 3 P. |

$$G(s) = \frac{V}{1 + 2\xi \frac{s}{\omega_0} + \left(\frac{s}{\omega_0}\right)^2}.$$

Berechnen Sie die Kreisfrequenz ω_r in Abhängigkeit der Dämpfung ξ , mit $0 < \xi < \frac{1}{\sqrt{2}}$, bei der der Betragsgang der Übertragungsfunktion seinen maximalen Wert annimmt. Berechnen Sie außerdem allgemein diesen Maximalwert.

4. Bearbeiten Sie die voneinander unabhängigen Teilaufgaben: 9.5 P. |

a) Von einem zeitkontinuierlichen LTI-System ist die Transitionsmatrix 5 P. |

$$\Phi = \begin{bmatrix} e^{\lambda_1 t} & 0 & \frac{e^{\lambda_1 t} - e^{\lambda_3 t}}{\lambda_1 - \lambda_3} \\ 0 & e^{\lambda_2 t} & 0 \\ 0 & 0 & e^{\lambda_3 t} \end{bmatrix} \quad (2)$$

gegeben. Für die Eigenwerte $\lambda_1 = -1, \lambda_2 = -2$ sowie $\lambda_3 = -3$ und den Ausgangsvektor $\mathbf{c} = [1 \ 1 \ 0]^T$ folgt die Übertragungsfunktion

$$G(s) = \frac{s^2 + 5s + 5}{s^3 + 6s^2 + 11s + 6}. \quad (3)$$

- i. Bestimmen Sie den Ausdruck $(s\mathbf{E} - \mathbf{A})^{-1}$ für die gegebenen Zahlenwerte, wobei \mathbf{A} die zu (2) korrespondierende Dynamikmatrix beschreibt. 1 P. |
 - ii. Bestimmen Sie \mathbf{b} und d welche auf die Übertragungsfunktion (3) führt. 1.5 P. |
 - iii. Berechnen Sie die zu (2) zugrundeliegende Dynamikmatrix für **allgemeine** Eigenwerte. 1 P. |
 - iv. Betrachten Sie den Spezialfall $\lambda_3 = \lambda_1$ und berechnen Sie allgemein die Transitionsmatrix. Welche Aussage können Sie über die geometrische Vielfachheit des Eigenwertes λ_1 treffen. 1.5 P. |
- b) Für die Dynamikmatrix \mathbf{A} eines zeitkontinuierlichen LTI-Systems ist eine Eigenwertzerlegung durchgeführt worden, wobei sich die Matrizen 4.5 P. |

$$\mathbf{V} = \begin{bmatrix} 2 & 0 & 0 \\ 2 & 1 & 0 \\ 5 & 2 & 1 \end{bmatrix}, \quad \tilde{\mathbf{A}} = \begin{bmatrix} -1 & 0 & 0 \\ 0 & -2 & 0 \\ 0 & 0 & -4 \end{bmatrix}, \quad \mathbf{W} = \begin{bmatrix} 0.5 & -1 & -0.5 \\ 0 & 1 & -2 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

ergaben. Die ermittelten Rechts- und Linkseigenvektoren sind in den Matrizen $\mathbf{V} = [\mathbf{v}_1 \ \mathbf{v}_2 \ \mathbf{v}_3]$ bzw. $\mathbf{W} = [\mathbf{w}_1 \ \mathbf{w}_2 \ \mathbf{w}_3]$ und die Eigenwerte als Diagonalelemente in der Matrix $\tilde{\mathbf{A}}$ angeführt.

- i. Berechnen Sie Bedingungen für einen Eingangsvektor $\mathbf{b}^T = [b_1 \ b_2 \ b_3]$, sodass das System mit der Dynamikmatrix \mathbf{A} vollständig erreichbar ist. 1.5 P. |
- ii. Für die Eigenvektoren gilt die Beziehung $\mathbf{w}_i^T \mathbf{v}_j = \delta_{ij}$. Folgern Sie daraus einen Zusammenhang für die Matrizen \mathbf{W}^T und \mathbf{V} . 1.5 P. |
Hinweis: Für das Kronecker-Delta gilt $\delta_{ij} = \begin{cases} 1 & \text{für } i = j \\ 0 & \text{sonst} \end{cases}$.
- iii. Berechnen Sie die Dynamikmatrix \mathbf{A} . 1.5 P. |