

SCHRIFTLICHE PRÜFUNG zur
VU Automatisierung
am 06.03.2015

Arbeitszeit: 120 min

Name:

Vorname(n):

Matrikelnummer:

Note:

Aufgabe	1	2	3	4	Σ
erreichbare Punkte	11	9	8	12	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., 13.03.2015

Mo., 16.03.2015

Di., 17.03.2015

Viel Erfolg!

1. Bearbeiten Sie die folgenden Teilaufgaben

11 P. |

a) Gegeben ist das Blockschaltbild eines nichtlinearen zeitkontinuierlichen Systems:

7 P. |

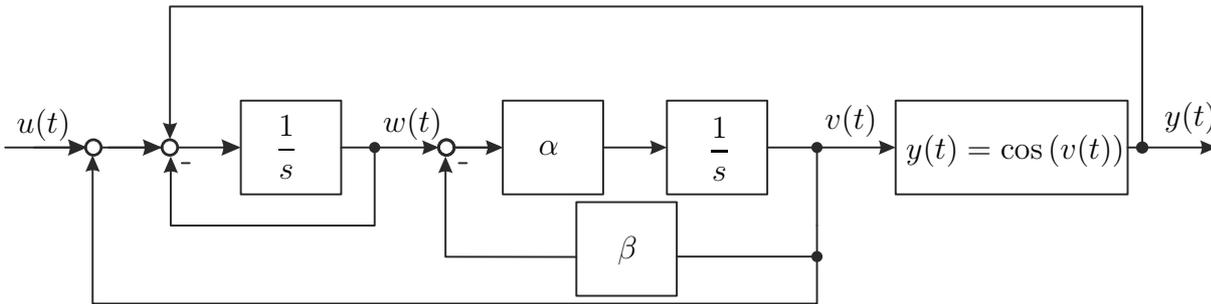


Abbildung 1: Nichtlineares System.

i. Erstellen Sie das nichtlineare Zustandsmodell in der Form

3 P. |

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

mit dem Zustandsvektor $\mathbf{x} = [v \ w]^T$.

ii. Bestimmen Sie alle Ruhelagen des Systems für $u(t) = 0$ und $\beta = 1$.

1 P. |

iii. Linearisieren Sie das Zustandsmodell um die Ruhelage und schreiben Sie das linearisierte System vollständig an für $\beta = 1$ und $\sin(v(t)) = 1$.

1 P. |

iv. Berechnen Sie die Übertragungsfunktion $G(s)$ des linearisierten Systems.

1 P. |

v. Für welches α ist das linearisierte Modell BIBO stabil?

1 P. |

b) Ein lineares, zeitinvariantes System der Form

5 P. |

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

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

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

mit der Transitionsmatrix des transformierten Systems $\tilde{\Phi}(t)$.

i. Ist das System asymptotisch stabil? Begründen Sie ihre Antwort.

1 P. |

ii. Berechnen Sie die Dynamikmatrix des transformierten Systems $\tilde{\mathbf{A}}$.

1 P. |

iii. Bestimmen Sie die Eigenwerte des Systems, sowie die Transformationsmatrix \mathbf{V} .

1 P. |

iv. Geben Sie \mathbf{A} und \mathbf{b} des ursprünglichen Systems an.

2 P. |

2. Bearbeiten Sie folgende Teilaufgaben:

9 P. |

a) Gegeben ist das System 3. Ordnung der Form

2 P. |

$$\frac{1}{2}y_{k+3} + 2e^{y_{k+2}} + 4 \sin(u_k) = \frac{\alpha}{10}\sqrt{y_{k+1}}.$$

Stellen Sie dieses System in der Form von Differenzgleichungen 1. Ordnung dar

$$\begin{aligned} \mathbf{x}_{k+1} &= \mathbf{f}(\mathbf{x}_k, u_k) \\ y_k &= g(\mathbf{x}_k). \end{aligned}$$

b) Die folgende Abbildung zeigt die Pol- und Nullstellen einer Übertragungsfunktion $G(z)$. ($x \dots$ Polstelle, $o \dots$ Nullstelle).

5 P. |

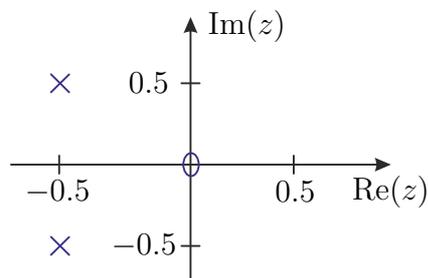


Abbildung 2: Pol/Nullstellendiagramm.

i. Ist das in Abbildung 2 dargestellte System BIBO-stabil? Begründen Sie Ihre Antwort.

1 P. |

ii. Ermitteln Sie $G(z)$ so, dass $\lim_{z \rightarrow 1} G(z) = 1$ gilt.

2 P. |

iii. Berechnen Sie allgemein die Impulsantwort (g_k) des Systems.

2 P. |

c) Gegeben ist das Abtastsystem mit der z -Übertragungsfunktion

2 P. |

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

und der Abtastzeit $T_a = 1$ s. Bestimmen Sie die eingeschwingene Lösung (y_k) aufgrund der Eingangsfolge

$$(u_k) = 3 \sin\left(\frac{\pi}{4}k + 1\right) + (1^k) + \cos\left(\frac{\pi}{3}k + \pi\right) e^{-k}.$$

3. Gegeben sei das lineare, zeitdiskrete System der Form

8 P. |

$$\begin{aligned}\mathbf{x}_{k+1} &= \begin{bmatrix} 0 & -\frac{1}{2} \\ \frac{1}{4} & -\frac{3}{4} \end{bmatrix} \mathbf{x}_k + \begin{bmatrix} 0 \\ 2 \end{bmatrix} u_k, \\ y_k &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}_k.\end{aligned}\tag{1}$$

Lösen Sie folgende Teilaufgaben:

a) Überprüfen Sie das System (1) auf Erreichbarkeit. Verwenden Sie dazu den PBH-Eigenvektortest. 2.5 P. |

b) Entwerfen Sie für das zeitdiskrete System (1) einen Zustandsregler der Form

$$u_k = \mathbf{k}^T \mathbf{x}_k + g r_k,$$

sodass die Eigenwerte des geschlossenen Kreises bei $z = \frac{1}{4}$ zu liegen kommen. 3 P. |

c) Berechnen Sie den Verstärkungsfaktor g derart, dass für den geschlossenen Kreis für eine Eingangsfolge $(r_k) = r_0(1^k) = (r_0, r_0, r_0, \dots)$

$$\lim_{k \rightarrow \infty} y_k = r_0$$

gilt. 1.5 P. |

d) Für das betrachtete System (1) lautet die Hankelmatrix

$$H = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ -1 & \frac{3}{4} \end{bmatrix}$$

Beurteilen Sie anhand der Hankelmatrix die Beobachtbarkeit des vorliegenden Systems. Begründen Sie ihre Antwort ausführlich. 1 P. |

4. Bearbeiten Sie die folgenden Teilaufgaben:

12 P. |

- a) Abbildung 3 zeigt den Amplitudengang sowie die Nyquist-Ortskurve einer zeitkontinuierlichen Übertragungsfunktion $G(s)$. Welche der folgenden Übertragungsfunktionen entspricht den dargestellten Verläufen. Zeichnen Sie in der Nyquist-Ortskurve die Frequenzen $\omega \rightarrow \pm\infty$ und $\omega = 0$ ein. Begründen Sie Ihre Antworten ausführlich.

4 P. |

$$1) G_1(s) = \frac{4+s}{2s^2+s+4}$$

$$2) G_2(s) = \frac{4}{(2s^2+s+4)(1+s)}$$

$$3) G_3(s) = \frac{(4-s)}{(2s^2+s+4)}$$

$$4) G_4(s) = \frac{4}{(2s^2+s+4)(1-s)}$$

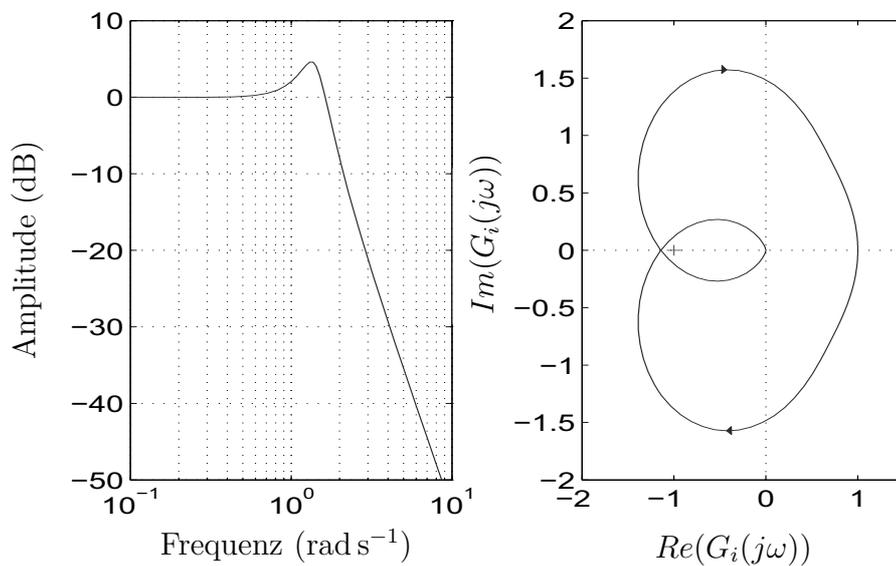


Abbildung 3: Amplitudengang und Nyquist-Ortskurve zu Aufgabe 4 a).

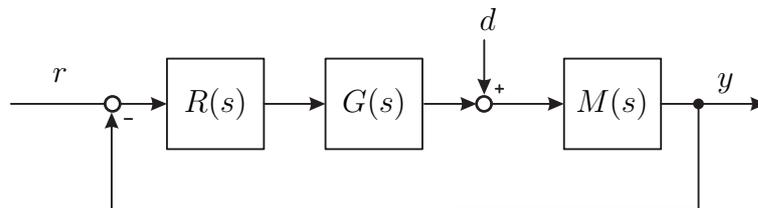


Abbildung 4: Geschlossener Regelkreis zu Aufgabe 4 b).

- b) Im folgenden wird der Regelkreis nach Abbildung 4 mit der Streckenübertragungsfunktion

$$G(s) = \frac{12 \left(s + \frac{4}{\sqrt{3}} \right)}{s (s + 4\sqrt{3}) (s + 4)}$$

betrachtet. Für die Übertragungsfunktion der Messeinrichtung $M(s)$ gilt vorerst $M(s) = 1$.

- i. Entwerfen Sie für die Streckenübertragungsfunktion $G(s)$ und $M(s) = 1$ mit Hilfe des Frequenzkennlinienverfahrens einen Regler der Form

$$R(s) = V_R \frac{1 + sT_R}{s^\beta},$$

welcher folgende Spezifikationen erfüllt.

- Anstiegszeit $t_r = \frac{3}{8}\text{s}$
 - Prozentuelles Überschwingen $\ddot{u} = 25\%$
 - $e_\infty|_{r(t)=t} = 0$.
- A. Zeigen Sie mit Hilfe des Endwertsatzes, dass der Parameter β zu $\beta = 1$ gewählt werden muss. 3 P. |
- B. Berechnen Sie die Reglerkoeffizienten V_R und T_R für $\beta = 1$. 3 P. |
- ii. Es gelte nun $M(s) = e^{-sT_t}$. Wie groß darf T_t maximal werden, damit der Regelkreis noch BIBO-stabil ist? 2 P. |