

SCHRIFTLICHE PRÜFUNG zur
VU Automatisierung
am 08.05.2015

Arbeitszeit: 120 min

Name:

Vorname(n):

Matrikelnummer:

Note:

Aufgabe	1	2	3	4	Σ
erreichbare Punkte	11,5	8,5	10	10	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 (*unverbindlich*):

Fr., 15.05.2015

Mo., 18.05.2015

Di., 19.05.2015

Viel Erfolg!

1. Bearbeiten Sie folgende Teilaufgaben:

11,5 P. |

a) Gegeben ist das nichtlineare System

4 P. |

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= x(t) \cos(ax(t)) - x(t)u(t), & x(t_0) &= x_0, \\ y(t) &= x(t)^2 + u(t). \end{aligned} \quad (1)$$

- i. Bestimmen Sie sämtliche Ruhelagen x_R des Systems für einen konstanten Eingang $u = u_R$. Geben Sie auch den zulässigen Wertebereich von u_R für die jeweiligen Ruhelagen an. 1 P. |
- ii. Linearisieren Sie das System um eine allgemeine Ruhelage x_R für $u(t) = u_R$. 1 P. |
- iii. Geben Sie für $a = 0$ das Abtastsystem zum nichtlinearen System (1) für die Abtastzeit T_a unter Verwendung des bekannten Haltegliedes nullter Ordnung an. 2 P. |

b) Beurteilen Sie die Übertragungsfunktionen

2 P. |

$$G(s) = \frac{s^2}{s^2 - 2s + 4}, \quad G(z) = \frac{z - 2}{(z + \frac{1}{2})(z + 2)}, \quad G^\#(q) = \frac{10 - \frac{1}{2}q}{10 + q}$$

hinsichtlich BIBO-Stabilität und Sprungfähigkeit. Für die Abtastsysteme gilt eine Abtastzeit $T_a = 0.1$. Begründen Sie ihre Antwort hinreichend!

c) In Abbildung 1 sind die Impulsantworten (für $u(t) = \delta(t)$) von zwei Varianten von Haltegliedern erster Ordnung dargestellt. 5,5 P. |

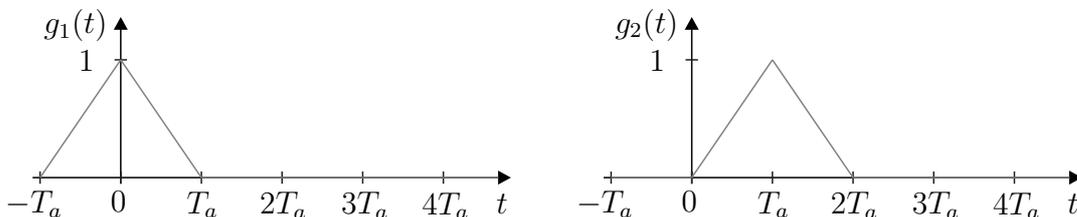


Abbildung 1: Impulsantworten der Halteglieder.

- i. Stellen die beiden Halteglieder kausale Systeme dar? Begründen Sie Ihre Antwort hinreichend! 1 P. |
- ii. Berechnen Sie die Übertragungsfunktion $G_2(s)$ von Halteglied 2. 2 P. |
- iii. Bestimmen Sie für die in Abbildung 2 dargestellte Impulsfolge $(u_k) = 2\delta(t) + 3\delta(t - T_a)$ das zugehörige Ausgangssignal $y_2(t)$ von Halteglied 2 und skizzieren Sie es in Abbildung 2. 2,5 P. |

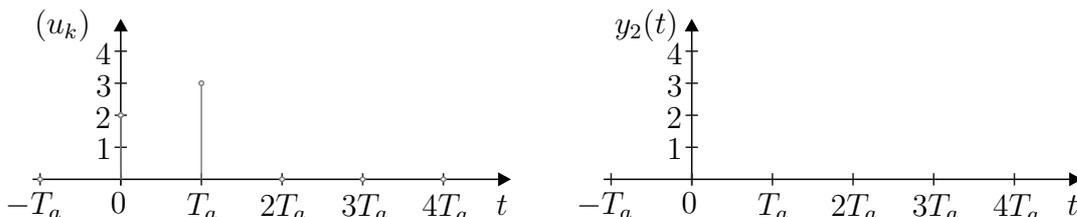


Abbildung 2: Systemantwort auf Impulsfolge.

2. Bearbeiten Sie folgende Teilaufgaben:

8,5 P. |

a) Gegeben ist das lineare, zeitkontinuierliche System

4 P. |

$$\begin{aligned}\dot{\mathbf{x}} &= \begin{bmatrix} -1 & \alpha \\ 0 & \beta \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u, & \mathbf{x}(0) &= \mathbf{x}_0 \\ y &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}.\end{aligned}\tag{2}$$

- i. Überprüfen Sie mit Hilfe der Erreichbarkeitsmatrix in welchem Wertebereich α und β liegen müssen, damit das System (2) vollständig erreichbar ist. 1 P. |
- ii. Für welchen Wertebereich von α und β ist für $u = 0$ die Ruhelage $\mathbf{x}_R = \mathbf{0}$ des Systems (2) global asymptotisch stabil? 1 P. |
- iii. Leiten Sie für $\alpha = 1$ und $\beta = 0$ die Transitionsmatrix 2 P. |

$$\Phi(t) = \begin{bmatrix} e^{-t} & 1 - e^{-t} \\ 0 & 1 \end{bmatrix}.$$

zum System (2) her.

b) Für das vollständig beobachtbare lineare, zeitkontinuierliche System

$$\begin{aligned}\dot{\mathbf{x}} &= \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u, & \mathbf{x}(0) &= \mathbf{x}_0 \\ y &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}\end{aligned}$$

sind die Zeitverläufe der Transitionsmatrix Φ , der Stellgröße u und der Ausgangsgröße y für $t \geq 0$ bekannt

$$\Phi = \begin{bmatrix} 1 & t \\ 0 & 1 \end{bmatrix}, \quad u = t, \quad y = 1 + 2t + \frac{t^3}{6}.$$

Ermitteln Sie hieraus den Anfangszustand \mathbf{x}_0 des Systems.

2 P. |

c) Entwerfen Sie für das vollständig beobachtbare lineare, zeitdiskrete System

2,5 P. |

$$\begin{aligned}\mathbf{x}_{k+1} &= \begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 1 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}_k + \begin{bmatrix} 5 \\ 2 \\ 7 \end{bmatrix} u_k, \\ y_k &= \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}_k\end{aligned}$$

einen Zustandsbeobachter, welcher jeden Anfangsfehler $\mathbf{e}_0 = \hat{\mathbf{x}}_0 - \mathbf{x}_0$ in höchstens 3 Schritten in $\mathbf{0}$ überführt.

3. Für die folgenden Teilaufgaben liegt ein einfacher offener Regelkreis mit Ausgangsstörung zugrunde, siehe Abbildung 3. **10 P.**

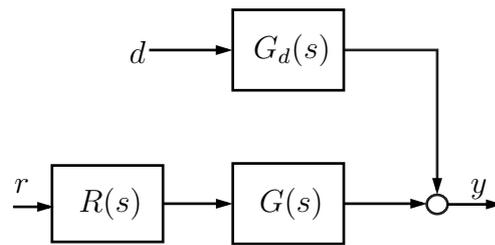


Abbildung 3: Strukturschaltbild des offenen Regelkreises.

- a) Es wird angenommen, dass die Störung $d(t)$ messbar ist. **4 P.**
- Entwerfen Sie *allgemein* eine exakte Störgrößenkompensation für den *offenen* Kreis in Abbildung 3, indem Sie am Ausgang des Reglers $R(s)$ die Größe $R_d(s)d(s)$ subtrahieren. Legen Sie die Übertragungsfunktion $R_d(s)$ so aus, dass der Einfluss der Störung $d(t)$ am Ausgang $y(t)$ exakt kompensiert wird. **2 P.**
 - Welche Voraussetzungen müssen die Zähler- und Nennerpolynome von $G(s)$ und $G_d(s)$ hinsichtlich Grad und Lage der Nullstellen erfüllen, damit $R_d(s)$ stabil und realisierbar ist? **2 P.**
- b) Die Übertragungsfunktionen der Strecke und des Reglers in Abbildung 3 lauten **6 P.**

$$G(s) = \frac{60000}{(s+3)(s+2000)} \quad \text{bzw.} \quad R(s) = K_P + \frac{K_I}{s},$$

mit $K_P = 1/20$ und $K_I = 1$.

- Zeichnen Sie approximativ das Bode-Diagramm des offenen Kreises $L(s) = R(s)G(s)$ in die angehängte Vorlage. Geben Sie charakteristische Frequenzen an und zeichnen Sie die jeweiligen Asymptoten. **3 P.**
- Skizzieren Sie die Sprungantwort $h(t)$ des **geschlossenen Regelkreises** für einen Führungssprung $r(t) = \sigma(t)$ und $d(t) = 0$. Bestimmen Sie dazu mit Hilfe des Bode-Diagramms der offenen Strecke $L(s)$ näherungsweise die Anstiegszeit t_r und das prozentuale Überschwingen \ddot{u} .
Hinweis: Sollten Sie die Parameter nicht aus dem Bode-Diagramm ablesen können, verwenden Sie ersatzweise die Parameter $\omega_c = 5 \text{ rad s}^{-1}$ und $\arg L(j\omega_c) = -135^\circ$. **2 P.**
- Der geschlossene Kreis wird mit einer Führungsrampe $r(t) = t$ beaufschlagt. Bestimmen Sie den zu erwartenden Regelfehler $e_{\infty|r(t)=t}$ für $t \rightarrow \infty$. **1 P.**

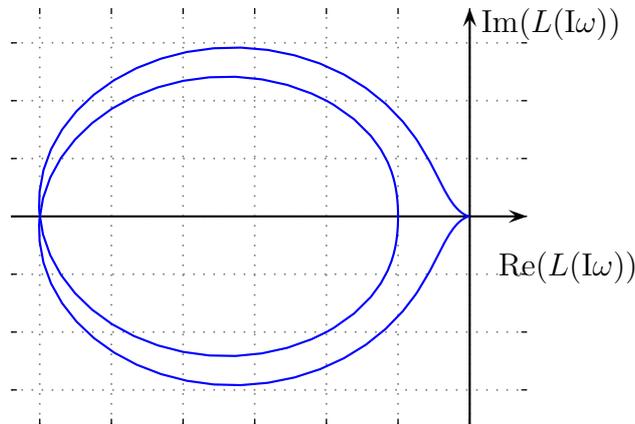
4. Bearbeiten Sie die folgenden Teilaufgaben. Begründen Sie Ihre Ergebnisse. 10 P. |

a) Gegeben ist die Regelstrecke 7,5 P. |

$$G(s) = \frac{s - 1}{s^3 + 2s^2 + s + 4}.$$

Die Strecke soll in einem Standard-Regelkreis mit einem P -Regler $R(s) = K_P$ geregelt werden.

- i. Prüfen Sie mit dem Routh-Hurwitz Verfahren die Stabilität der Strecke $G(s)$. 2 P. |
- ii. Die folgende Abbildung zeigt das Bild der imaginären Achse $s = I\omega$ von $L(s) = R(s)G(s)$ in der $L(I\omega)$ -Ebene für $K_P = 1$. Der so geschlossene Regelkreis ist stabil.



- A. Die Strecke $G(s)$ besitzt eine Polstelle mit negativem Realteil und zwei Polstellen mit positivem Realteil. Welche stetige Winkeländerung muss demnach $1 + L(I\omega)$ haben, wenn der geschlossene Kreis stabil ist? 1,5 P. |
- B. Markieren Sie den Bildpunkt von $s = I0$ und den Punkt -1 . 1,5 P. |
- C. Kennzeichnen Sie qualitativ, was für $\omega \rightarrow \pm\infty$ geschieht. 1,5 P. |
- D. Markieren Sie durch Pfeile die Laufrichtung von $L(I\omega)$ für wachsende ω . *Hinweis:* Nehmen Sie das Ergebnis aus A. zu Hilfe. 1 P. |

b) Gegeben sind die folgenden Differentialgleichungen zur Beschreibung eines Systems bestehend aus einer Strecke und einem Stellglied,

$$\ddot{w} = \left(ae^w - \frac{b\dot{w}}{\sqrt{w}} \right) \sin v + c\dot{v}^2, \quad \dot{p} = \arctan(wv), \quad w^2 z = gv.$$

Dabei können die Größen w und p sowie ihre Ableitungen der Strecke und die Größe v und ihre Ableitung dem Stellglied zugeordnet werden. Die Größe z ist messbar und a, b, c und g sind konstante Parameter.

Bringen Sie die Differentialgleichungen auf die Form $\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{f}(\mathbf{x}, u)$, $y = h(\mathbf{x}, u)$. 2,5 P. |
Führen Sie dazu einen geeigneten Zustandsvektor \mathbf{x} , eine Eingangsgröße u und eine Ausgangsgröße y ein.

Abbildung 4: Vorlage Bode-Diagramm zu Aufgabe 3

