Technische Universität Wien

Institut für Automatisierungs- und Regelungstechnik

SCHRIFTLICHE PRÜFUNG zur VU Automatisierung am 08.07.2011

Arbeitszeit: 120 min

Name:								
Vorname(n):								
Matrikelnumme	r:						No	ote:
	Aufgabe	1	2	3	4	Σ]	
	erreichbare Punkte	10	10	10	10	40		
	erreichte Punkte							
$\mathbf{Bitte}\;$								
tragen Sie	Name, Vorname und	Matrik	ælnumr	ner auf	dem I)eckbla	tt ein,	
rechnen S	ie die Aufgaben auf se	parate	n Blätte	ern, ni c	c ht auf	dem A	angabeblatt,	
beginnen	Sie für eine neue Aufg	abe im	mer au	ch eine	neue S	Seite,		
geben Sie	auf jedem Blatt den I	Vamen	sowie d	lie Mat	rikelnu	mmer a	an,	
begründer	n Sie Ihre Antworten a	usführ	lich und	d				
	ie hier an, an welchen ntreten können:	n der fo	olgende	n Term	nine Sie	e nicht	zur mündlich	hen
	□ Fr., 15.07.201	1		\square M	lo., 18.0	07.2011		

1. Abbildung 1 zeigt ein Modell, mit dessen Hilfe die Kippbewegung eines Fahrrades um die x-Achse (Kippwinkel Θ) dargestellt werden kann. Die gyroskopischen Kräfte, die auf der Kreiselbewegung der Räder beruhen, werden als vernachlässigbar klein angenommen. Der Steuerkopfwinkel λ wird als Null angenommen, so dass die Punkte V und V' zusammenfallen. Der Abstand des Massenschwerpunktes M zur x-Achse betrage h, der Abstand zur z-Achse sei mit a gegeben. Dabei befindet sich der Ursprung des mitbewegten Koordinatensystems xyz im Auflagepunkt H des Hinterrades.

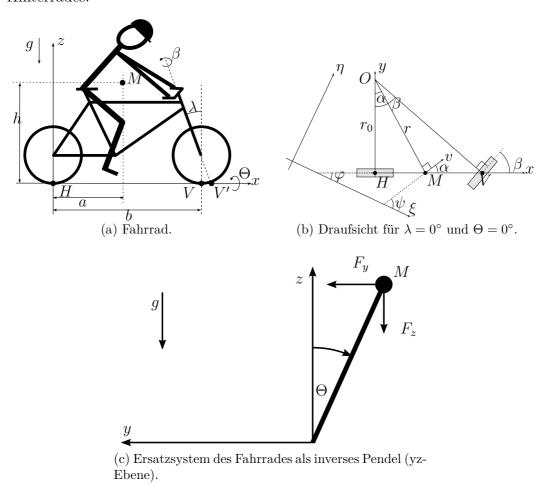


Abbildung 1: Prinzipskizzen der Fahrradgeometrie.

Nehmen Sie für die Modellierung ein Ersatzsystem nach Abbildung 1c an, bei dem die in y-Richtung wirkende Kraft zu $F_y = -m \left(\frac{av_0}{b} \frac{1}{\cos^2 \beta} \dot{\beta} + \frac{v_0^2}{b} \tan \beta\right)$ gegeben ist. In z-Richtung wirkt die Gewichtskraft. Dabei bezeichnet m die Masse des Fahrrades mit Fahrer, b den Radstand, $v_0 > 0$ die Geschwindigkeit des Rades in x-Richtung und $\beta(t)$ den Lenkwinkel. Das Trägheitsmoment von Rad und Fahrer für eine Drehung um die x-Achse sei mit J_p gegeben. Es wird angenommen, dass auf die Lenkung mit dem Trägheitsmoment J_1 und dem Lenkwinkel $\beta(t)$ das Lenkmoment $M_1(t)$ wirkt. Berücksichtigen Sie dabei eine auf die Lenkung wirkende viskose Dämpfung mit der Dämpfungskonstanten d_1 .

a) Geben Sie die Modellgleichungen des nichtlinearen Systems in der Form

$$\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}\mathbf{x} = \mathbf{f}(\mathbf{x}, u)$$
$$y = g(\mathbf{x}, u)$$

4 P.

an. Wählen Sie dabei den Zustand $\mathbf{x} = \left[\Theta, \dot{\Theta}, \beta, \dot{\beta}\right]$, den Eingang $u = M_1$ und den Ausgang $y = \Theta$.

- b) Bestimmen Sie allgemein die Ruhelage (\mathbf{x}_R, u_R) des Systems. Welche Bahnkur- 3 P. ven des Fahrrades sind demnach ohne Änderung des Lenkwinkels möglich und wie muss das Fahrrad hierzu jeweils gekippt sein?
- c) Linearisieren Sie das System um eine allgemeine Ruhelage (\mathbf{x}_R, u_R) und geben 3 P.| Sie es in der Form

$$\Delta \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A} \Delta \mathbf{x} + \mathbf{b} \Delta u$$
$$\Delta y = \mathbf{c}^T \Delta \mathbf{x}$$

an.

 $Hinweis: \frac{d}{dx} \tan(x) = 1 + \tan^2(x)$

- 2. Bearbeiten Sie die nachfolgenden voneinander unabhängigen Aufgabenstellungen: 5 P.
 - a) Gegeben ist das System

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} -1/T_1 & 0 \\ -1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 1/T_1 \\ 0 \end{bmatrix} u$$
$$y = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x}.$$

- i. Definieren Sie die Erreichbarkeit eines Systems und zeigen Sie, dass das System vollständig erreichbar ist.
- ii. Entwerfen Sie mithilfe der Polvorgabe $\lambda = -0.3 \pm I0.3$ für $T_1 = 2$ einen Zustandsregler für das System mit der Rückführung $u = \mathbf{k}^T \mathbf{x} + gr$. Geben Sie den Rückführvektor $\mathbf{k} = [k_1, k_2]^T$ an.
- b) Gegeben ist das nachfolgende System. Ist das System vollständig beobachtbar? 1.5 P.|

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 2 & 2 & 1 \\ 4 & 2 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 3 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$
$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}.$$

c) Gegeben ist die Übertragungsfunktion

sfunktion
$$3.5 \,\mathrm{P.}|$$

$$G(s) = \frac{s}{s + \ln(2)}.$$

i. Bestimmen Sie die Übertragungsfunktion
$$G(z)$$
.

ii. Was lässt sich bei Verwendung der Tustin-Transformation vom z-Bereich in den q-Bereich über die Anzahl der Pole und Nullstellen sagen?

3. Gegeben ist die Strecke

$$G(s) = \frac{1}{\frac{s^2}{100} + \frac{s}{10}} \ .$$

- a) Skizzieren Sie das Bode-Diagramm der Streckenübertragungsfunktion anhand 2 P.| der Asymptoten. Verwenden Sie dafür die beiliegende Vorlage.
- b) Entwerfen Sie für die Strecke G(s) mit dem Frequenzkennlinienverfahren einen 3 P.| Regler R(s) mit dem der geschlossene Regelkreis folgende Spezifikationen erfüllt:
 - Anstiegszeit $t_r = 0.15 \,\mathrm{s}$
 - Prozentuelles Überschwingen $\ddot{u} = 25\%$
 - Bleibende Regelabweichung $e_{\infty} = \lim_{t \to \infty} e(t)|_{r(t) = \sigma(t)} = 0$
 - i. Geben Sie die Anforderungen an den offenen Kreis an.
 - ii. Welches Übertragungsglied benötigen Sie für den Regler, um diesen Anforderungen gerecht zu werden? Berechnen Sie die Reglerkoeffizienten.

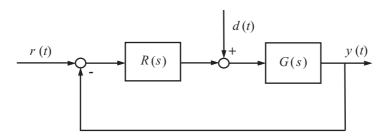


Abbildung 2: Regelkreis mit einem Freiheitsgrad.

c) Auf den Eingang der Strecke aus Abbildung 2 wirkt eine Störung der Form 3 P.

$$d(t) = 0.25\sigma(t) + 0.5\sin(5t).$$

Bestimmen Sie die eingeschwungene Lösung des Ausgangs y(t) für r(t) = 0 mit der gegebenen Strecke G(s) und dem berechneten Regler R(s) aus Aufgabe b). Hinweis: Die numerischen Endergebnisse müssen NICHT explizit berechnet werden!

d) Der Regler 2P.

$$R(s) = \frac{s-1}{s}$$

und die Strecke

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

werden in einem einfachen Regelkreis nach Abbildung 2 verwendet.

- i. Ist die Führungsübertragungsfunktion $T_{r,y}$ des geschlossenen Regelkreises BIBO-stabil?
- ii. Ist der geschlossene Regelkreis intern stabil?

Begründen Sie Ihre Aussagen.

- 4. Bearbeiten Sie die nachfolgenden voneinander unabhängigen Aufgabenstellungen.
 - a) Asymptotische Stabilität

5 P.

- i. Wie ist asymptotische Stabilität definiert?
- ii. Die Impulsantwort eines Systems mit den Parametern a und ω_0 laute

$$y(t) = e^{-at}cos(w_0t)$$

Für welche Werte von a und ω_0 ist das System stabil, für welche instabil?

iii. Gegeben ist eine PT_2 -Strecke mit I-Regler. Nachfolgend ist die Gleichung für den geschlossenen Kreis dargestellt.

$$T_{r,y}(s) = \frac{K_0}{T_1 T_2 s^3 + (T_1 + T_2) s^2 + s + K_0}$$

 T_1 und T_2 der Verzögerungsglieder seien bekannt und größer als 0. Bestimmen Sie nach Hurwitz den Wertebereich von K_0 , für welchen der Regelkreis asymptotisch stabil ist.

b) Gegeben ist ein zeitdiskretes LTI-System

2 P.|

$$\mathbf{x}_{k+1} = \mathbf{\Phi} \mathbf{x}_k$$
.

Die Transitionsmatrix des Systems hat die Form

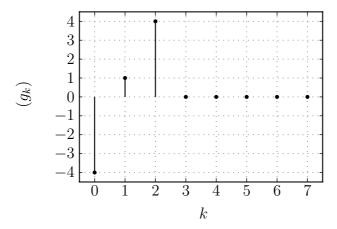
$$\Psi(k) = \begin{bmatrix} \left(\frac{1}{c}\right)^k & d^{k-1} - 1\\ a - 0.5 & b^{3k-3} \end{bmatrix}.$$

- i. Wie lauten die Eigenschaften der Transitionsmatrix?
- ii. Bestimmen Sie die konstanten Parameter $a,b,c,d\in\mathbb{R}$ so, dass Sie als Dynamikmatrix des Systems die Matrix

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

erhalten.

c) Die folgende Abbildung zeigt die Impulsantwortfolge (g_k) eines linearen zeitin- 3 P.| varianten Abtastsystems.



i. Bestimmen Sie aus den gegebenen Übertragungsfunktionen $G_i(z)$, $i=1,\ldots,4$, die zu der dargestellten Impulsantwortfolge passende. Begründen Sie für jede der drei verbliebenen Übertragungsfunktionen, warum diese nicht zu der Impulsantwortfolge passen.

$$G_1(z) = \frac{-2z^3 + 4z^2 + z + 4}{(z-1)^3}$$

$$G_2(z) = \frac{-2z^3 + 4z^2 + z + 4}{z^3}$$

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

$$G_4(z) = \frac{-4z^2 + z + 4}{z^3}$$

ii. Geben Sie den Grenzwert $\lim_{k\to\infty}(y_k)$ der Ausgangsfolge des Systems auf Anregung mit einem Einheitssprung $(u_k)=(1,1,1,1,\ldots)$ an, falls dieser existiert.

