## Technische Universität Wien

Institut für Automatisierungs- und Regelungstechnik

# SCHRIFTLICHE PRÜFUNG zur VU Automatisierung am 31.01.2014

# LÖSUNG

#### Aufgabe 1:

Lösungen zu Aufgabe 1a:

• Mathematisches Modell in Zustandsdarstellung

$$\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} \begin{bmatrix} z \\ v \\ u_c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} v \\ -\frac{1}{m} \left( \frac{ku_c^2}{2z^2} - cz \right) \\ \frac{z}{kR} \left( u - u_c \right) + \frac{u_c v}{z} \end{bmatrix}$$

$$y = z$$

• Ruhelagen

$$z_R = z_0$$

$$v_R = 0$$

$$u_0 = u_{c,R} = \sqrt{\frac{2cz_0^3}{k}}$$

Linearisiertes System

$$\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} \begin{bmatrix} \Delta z \\ \Delta v \\ \Delta u_c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ \frac{3c}{m} & 0 & -\frac{1}{m}\sqrt{\frac{2ck}{z_0}} \\ 0 & \sqrt{\frac{2cz_0}{k}} & -\frac{z_0}{kR} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta z \\ \Delta v \\ \Delta u_c \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \frac{z_0}{kR} \end{bmatrix} \Delta u$$

$$\Delta y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta z \\ \Delta v \\ \Delta u_c \end{bmatrix}$$

Lösungen zu Aufgabe 1b:

• Zeitdiskrete Systemdarstellung

$$\begin{bmatrix} x_{1,k+1} \\ x_{2,k+1} \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} 1 & \mathbf{e}^{T_a} - 1 \\ 0 & \mathbf{e}^{T_a} \end{bmatrix}}_{\mathbf{\Phi}} \begin{bmatrix} x_{1,k} \\ x_{2,k} \end{bmatrix} + \underbrace{\begin{bmatrix} \mathbf{e}^{T_a} - 1 - T_a \\ \mathbf{e}^{T_a} - 1 \end{bmatrix}}_{\mathbf{\Gamma}} u_k$$
$$y_k = \underbrace{\begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}}_{\mathbf{c}^{\mathrm{T}}} \begin{bmatrix} x_{1,k} \\ x_{2,k} \end{bmatrix}}_{\mathbf{r}}$$

• Das zeitdiskrete System ist für eine Abtastzeit  $T_a > 0$  immer beobachtbar, da die Beobachtbarkeitsmatrix  $\mathcal{O}(\mathbf{c}, \mathbf{\Phi})$  immer vollen Rang hat.

$$\det(\mathcal{O}(\mathbf{c}, \mathbf{\Phi})) = e^{T_a} - 1$$

1

## Aufgabe 2:

Lösungen zu Aufgabe 2a

• Übertragungsfunktion des Gesamtsystems

$$G(s) = \frac{G_2(s)G_1(s)}{1 + G_2(s)G_3(s)} = \frac{(s-2)(s+4)}{(s+3)(s^2+4s-4+\alpha)}$$

• Damit G(s) BIBO-stabil ist, muss  $\alpha > 4$  gelten.

Lösungen zu Aufgabe 2b

• Übertragungsfunktion des Abtastsystems

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

- Das System ist BIBO-stabil (Polstelle z=0) aber nicht sprungfähig (Zählergrad < Nennergrad)
- Sprungantwort

$$h_k = \frac{1}{2} \left( \sigma_{k-1} + \sigma_{k-2} \right)$$

Aufgabe 3: Lösungen zu Aufgabe 3

a) i. FKL-Reglerentwurf

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

mit

$$T_I = \frac{\sqrt{3}}{6}, \quad V = \sqrt{\frac{2}{2 - \sqrt{3}}}$$
 (2)

ii. geschlossene Kreis stabil wenn Nullstellen von 1 + R(s)G(s) in linker offenen Halbebene  $\rightarrow$  Hurwitzpolynom 2. Ordnung

$$a > -\sqrt{\frac{2 - \sqrt{3}}{2}}\tag{3}$$

b) Totzeitglied ändert nur Phase  $\rightarrow \Delta \varphi_{max} = -\pi/3$ 

$$T_{t,max} = \frac{\pi}{6} \tag{4}$$

c) exakte Störgrößenkompensation:  $T_{d,y} = 0$ 

$$R_d(s) = \frac{G_d(s)}{G(s)} \tag{5}$$

Aufgabe 4: Lösungen zu Aufgabe 3

a) Das System ist nicht asymptotisch stabil.

$$\lambda_1 = 1, \quad \lambda_{2,3} = -2 \pm j3$$
 (6)

b) System muss vollständig erreichbar sein. Mit der Bedingung  $c \in \mathbb{R}$  ist das System nur für den Wert

$$c = 0 (7)$$

nicht vollständig erreichbar.

c) Der Zustandsreglerentwurf nach Ackermann liefert

$$\mathbf{k}^{\mathrm{T}} = \begin{bmatrix} 2 & 5 & -5 \end{bmatrix}. \tag{8}$$

Die Dynamikmatrix des geschlossenen Kreises ergibt sich zu

$$\mathbf{A}_g = \begin{bmatrix} 3 & 5 & -5 \\ 3 & 1 & -3 \\ 6 & 11 & -10 \end{bmatrix} . \tag{9}$$

d) Die reelle Jordan-Form lautet

$$\tilde{\mathbf{A}} = \mathbf{V}^{-1} \mathbf{A} \mathbf{V} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & -2 & 3 \\ 0 & -3 & -2 \end{bmatrix}$$
 (10)

mit der zugehörigen Transformationsmatrix

$$\mathbf{V} = \begin{bmatrix} \mathbf{v}_1 & \operatorname{Re}(\mathbf{v}_2) & \operatorname{Im}(\mathbf{v}_2) \end{bmatrix} \tag{11}$$

$$= \begin{bmatrix} 3 & 0 & 0 \\ 1 & 1 & 0 \\ 3 & 1 & -1 \end{bmatrix}. \tag{12}$$