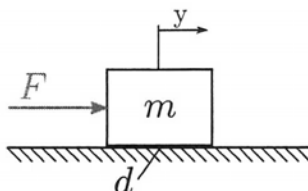


**Aufgabe 1:**

Betrachten Sie folgenden mechanischen Aufbau mit der Masse  $m$ :



Die Masse wird mit Hilfe der äußeren Kraft  $F$  in Bewegung gesetzt, wobei der Bewegungsvorgang reibungsbehaftet (Reibbeiwert  $d$ ) ist. Auf die Masse wirken somit die Kraft  $F$  und die *geschwindigkeitsproportionale* Reibkraft. Die Position  $y$  der Masse wird gemessen. Fassen Sie den Aufbau als ein System mit der Eingangsgröße  $u = F$  und der Ausgangsgröße  $y$  auf.

- a) Führen Sie einen geeigneten Zustandsvektor  $\mathbf{x}$  ein und ermitteln Sie ein Zustandsraummodell der Form

$$\frac{d\mathbf{x}}{dt} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{b}u, \quad y = \mathbf{c}^T \mathbf{x} + du.$$

Betrachten Sie nun das System für konkrete Parameterwerte:

$$\frac{d\mathbf{x}}{dt} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -2 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u, \quad y = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}$$

- b) Ermitteln Sie die Übertragungsfunktion  $G(s) = \left. \frac{\bar{y}(s)}{\bar{u}(s)} \right|_{AW=0}$ .
- c) Ist das System asymptotisch stabil bzw. BIBO-stabil? *Geben Sie jeweils eine mathematische Begründung an!*
- d) Bestimmen Sie für die Eingangsgröße  $u = \sigma(t)$  den Grenzwert  $\lim_{t \rightarrow \infty} y(t)$ , falls dieser existiert.  
(Mit  $\sigma(t)$  wird hierbei die Einheitssprungfunktion bezeichnet)

**Aufgabe 2:**

Gegeben sei ein lineares zeitinvariantes System mit dem Zustandsvektor  $\mathbf{x}$  und der Eingangsgröße  $u$  der Form

$$\frac{d\mathbf{x}}{dt} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{b}u.$$

Im Rahmen von Experimenten wurden mit unterschiedlichen Anfangszuständen  $\mathbf{x}(t=0) = \mathbf{x}_0$  und den Eingangsgrößen

$$u^{(1)}(t) = u^{(2)}(t) = \sigma(t) \quad \text{bzw.} \quad u^{(3)}(t) = u^{(4)}(t) = 0$$

vier verschiedene Lösungen für das System ermittelt:

$$\mathbf{x}^{(1)}(t) = \begin{bmatrix} -2 + 3e^t \\ 0.5 + 0.5e^{-2t} \end{bmatrix}, \quad \mathbf{x}^{(2)}(t) = \begin{bmatrix} -2 \\ 0.5 \end{bmatrix}, \quad \mathbf{x}^{(3)}(t) = \begin{bmatrix} -2e^{-3t} + 3e^t \\ 0.5 + 1.5e^{-2t} \end{bmatrix}, \quad \mathbf{x}^{(4)}(t) = \begin{bmatrix} e^t \\ e^{-2t} \end{bmatrix}$$

- a) Bei einem der vier Experimente hat sich in die Lösung ein Fehler eingeschlichen. Bestimmen Sie die fehlerhafte Lösung und geben Sie eine mathematische Begründung an.
- b) Bestimmen Sie die Anfangszustände  $\mathbf{x}_0$  zu den drei richtigen Lösungen.
- c) Bestimmen Sie mit Hilfe der Eigenschaften der Linearität die Lösung  $\mathbf{x}^{(5)}(t)$  für den Anfangszustand  $\mathbf{x}_0^{(5)} = \mathbf{0}$  und die Eingangsgröße  $u^{(5)}(t) = \sigma(t)$ .

**Aufgabe 3:**

Gegeben sei das lineare zeitinvariante System mit dem Zustandsvektor  $\mathbf{x}$ , der Eingangsgröße  $u$  und der Ausgangsgröße  $y$ :

$$\frac{d\mathbf{x}}{dt} = \begin{bmatrix} 9 & 15 \\ -8 & -13 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} -1 \\ 1 \end{bmatrix} u, \quad y = [1 \quad 2] \mathbf{x}$$

- a) Ist das System asymptotisch stabil? *Geben Sie eine mathematische Begründung an!*
- b) Führen Sie eine reguläre Zustandstransformation der Form  $\mathbf{z} = \mathbf{T}\mathbf{x}$  mit der Matrix  $\mathbf{T} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 2 \end{bmatrix}$  durch und geben Sie das transformierte System
- $$\frac{d\mathbf{z}}{dt} = \tilde{\mathbf{A}}\mathbf{z} + \tilde{\mathbf{b}}u \quad y = \tilde{\mathbf{c}}^T \mathbf{z}$$
- an.
- c) Bestimmen Sie die Übertragungsfunktion  $G(s) = \left. \frac{\tilde{y}(s)}{\tilde{u}(s)} \right|_{AW=0}$ .
- d) Bestimmen Sie die Pol- und Nullstellen der Übertragungsfunktion und erstellen Sie einen PN-Plan.
- e) Ist das System BIBO-stabil? *Geben Sie eine mathematische Begründung an!*
- f) Bestimmen Sie für den Anfangszustand  $\mathbf{x}(t=0) = \mathbf{0}$  und die Eingangsgröße  $u(t) = \sigma(t)$  den Verlauf der Ausgangsgröße  $y(t)$ .

**Aufgabe 4:**

Gegeben sei das lineare zeitinvariante System mit dem Zustandsvektor  $\mathbf{x}$ :

$$\frac{d\mathbf{x}}{dt} = \begin{bmatrix} \alpha & 1 \\ -1 & \beta \end{bmatrix} \mathbf{x}$$

Hierbei sind  $\alpha$  und  $\beta$  reelle Parameter. Eine Person behauptet, dass die Systemmatrix folgende Eigenwert-Paare  $s_1$  und  $s_2$  besitzen kann:

$$(i) \quad \begin{matrix} s_1 = 2 \\ s_2 = 2 \end{matrix} \quad (ii) \quad \begin{matrix} s_1 = 1 + j \\ s_2 = 1 - j \end{matrix} \quad (iii) \quad \begin{matrix} s_1 = -1 + 2j \\ s_2 = -2 - 2j \end{matrix}$$

- a) Sind diese 3 Eigenwert-Konfigurationen prinzipiell möglich?
- b) Bestimmen Sie die zu den möglichen Eigenwert-Paaren gehörigen Parameter  $\alpha$  und  $\beta$ .

CS1

27.3.2015

1)

$$F_a = m \cdot \frac{d^2 s}{dt^2}$$

$$F - F_R = F_a \quad F_R = d \cdot \frac{ds}{dt}$$

$$\Rightarrow F - d \frac{ds}{dt} = m \frac{d^2 s}{dt^2} \quad \leftarrow$$

$$u = F \quad \uparrow$$

geschw.-prop. (lt. Angabe)

$$x = \begin{pmatrix} s \\ v \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix} \quad v = \frac{ds}{dt}$$

$$I: \frac{dx_1}{dt} = x_2$$

$$II: \frac{dx_2}{dt} = \frac{u}{m} - x_2 \cdot \frac{d}{m}$$

$$a) \quad \frac{dx}{dt} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -\frac{d}{m} \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{m} \end{bmatrix} u \quad y = [1 \quad 0] x + 0 \cdot u$$

$$b) \quad G(s) = c^T \cdot \underbrace{(sE - A)^{-1}}_{\phi(s)} \cdot b + d$$

$$G(s) = [1 \quad 0] \begin{bmatrix} s & -1 \\ 0 & s+2 \end{bmatrix}^{-1} \cdot \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} = [1 \quad 0] \cdot \begin{bmatrix} s+2 & 1 \\ 0 & s \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \cdot \frac{1}{s(s+2)}$$

$$= [1 \quad 0] \begin{bmatrix} 1 \\ s \end{bmatrix} \frac{1}{s(s+2)} = \underline{\underline{\frac{1}{s(s+2)}}}$$

asympt. stabil: alle Eigenwerte müssen  $\operatorname{Re}\{s^i\} < 0$  haben  $\downarrow$  nicht erfüllt

$$\det(sE - A) = s(s+2)$$

$$\Rightarrow s_1 = 0 \quad s_2 = -2 \quad \text{erfüllt}$$

nicht asympt. stabil!

BIBO-stabil: die gekürzte Übertr.-Fkt. darf keine Polstellen mit  $\operatorname{Re}\{s\} \geq 0$  haben  $\downarrow$  nicht erfüllt

nicht BIBO-stabil!

$$c) u(t) = \sigma(t) \quad \bullet \quad u(s) = \frac{1}{s}$$

$$y(s) = y(s) \cdot u(s) \\ = \frac{1}{s^2(s+2)}$$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} \underset{\uparrow\uparrow}{s \cdot y(s)} \quad (\text{s. Skriptum})$$

Wenn das Nenner-Polynom von  $s \cdot y(s)$  ein Hurwitz-P. ist,  
existiert der Grenzwert von  $y(t)$

$$s \cdot y(s) = \frac{1}{s(s+2)} \quad \text{Kein HW-Polynom!}$$

$\lim_{t \rightarrow \infty} y(t)$  existiert nicht!

2) System der Ordnung 2  $\Rightarrow$  2 EW!

a) in Lsg. 3 gibt es 3 EW  $\downarrow$

b)  $t=0$  setzen:  $x_0^{(1)} = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix}$   $x_0^{(2)} = \begin{bmatrix} -2 \\ 0.5 \end{bmatrix}$   $x_0^{(4)} = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix}$

c)  $\Gamma \begin{pmatrix} 0 \\ \sigma \end{pmatrix} = ??$

$x^{(1)}(t) = \Gamma \begin{pmatrix} 1 \\ \sigma \end{pmatrix}$   $x^{(4)}(t) = \Gamma \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix}$

$x^{(5)}(t) = x^{(1)}(t) - x^{(4)}(t) = \Gamma \begin{pmatrix} 0 \\ \sigma \end{pmatrix}$

$= \begin{bmatrix} -2 + 2e^t \\ 0.5 - 0.5e^{-2t} \end{bmatrix}$

$$3) a) \det(sE - A) = (s-9)(s+13) + 8 \cdot 15 \stackrel{!}{=} 0$$

$$s^2 + 4s + 3 \stackrel{!}{=} 0 \quad s_{1,2} = -2 \pm \sqrt{4-3}$$

$$\operatorname{Re}\{s_i\} < 0 \quad \checkmark$$

$$s_1 = -3 \quad s_2 = -1$$

Ja, System ist asymptotisch stabil

$$b) \tilde{A} = T \cdot A \cdot T^{-1} \quad \tilde{b} = T \cdot b \quad \tilde{c}^T = c^T \cdot T^{-1}$$

weil  $z = Tx \Rightarrow Tz^{-1} = x \neq \text{Skriptum!}$   $d = d (= 0)$

$$T = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 2 \end{bmatrix}$$

$$T^{-1} = \begin{bmatrix} 2 & -1 \\ -1 & 1 \end{bmatrix} \quad \tilde{A} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 9 & 15 \\ -8 & -13 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 2 & -1 \\ -1 & 1 \end{bmatrix}$$

$$= \begin{bmatrix} 1 & 2 \\ -7 & -11 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 2 & -1 \\ -1 & 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -3 & -4 \end{bmatrix}$$

$$\tilde{b} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -1 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$\tilde{c}^T = \begin{bmatrix} 1 & 2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 2 & -1 \\ -1 & 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix}$$

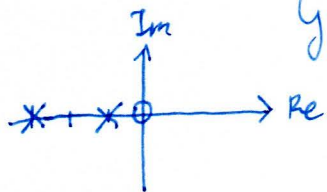
$$\frac{dz}{dt} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -3 & -4 \end{bmatrix} z + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \quad y = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} z$$

$$c) y(s) = c^T \cdot (sE - A)^{-1} b + d$$

$$= \begin{bmatrix} 1 & 2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s-9 & -15 \\ 8 & s+13 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} -1 \\ 1 \end{bmatrix} = \frac{1}{(s-9)(s+13)+120} \begin{bmatrix} 1 & 2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s+13 & 15 \\ -8 & s-9 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -1 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$= \frac{1}{s^2+4s+3} \begin{bmatrix} 1 & 2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -s+2 \\ s-1 \end{bmatrix} = \frac{s}{(s+3)(s+1)}$$

d)



$$G(s) = \frac{s}{(s+3)(s+1)}$$

$$\text{NS: } s=0$$

$$\text{PS: } s=-3 \text{ u. } s=-1$$

e) Alle PS haben  $\text{Re}\{\} < 0 \Rightarrow$  BIBO-stabil!

$$f) y(s) = G(s) u(s) = \frac{1}{(s+3)(s+1)} \Rightarrow \text{PSZ} \Rightarrow -\frac{1}{2(s+3)} + \frac{1}{2(s+1)}$$

$$\bullet \rightarrow y(t) = \underline{\underline{\frac{1}{2} (e^{-t} - e^{-3t})}}$$

$$4) \det(sE - A) = (s - \alpha)(s - \beta) + 1 \stackrel{!}{=} 0$$

$$s^2 - (\alpha + \beta)s + \alpha\beta + 1 = 0$$

a) i) und ii) sind möglich, da rein reell bzw.  
paarweise konj. komplex

iii) nur mit  $\alpha, \beta \in \mathbb{C}$  möglich

$$b) i) \quad (s - \alpha)(s - \beta) + 1 \stackrel{!}{=} (s - 2)^2$$

$$s^2 - (\alpha + \beta)s + \alpha\beta + 1 = s^2 - 4s + 4$$

Koeff. - Vgl. :

$$\alpha + \beta = 4 \Rightarrow \begin{array}{l} \alpha = 4 - \beta \\ \beta_1 = 1 \quad \beta_2 = 3 \\ \alpha_1 = 3 \quad \alpha_2 = 1 \end{array} \checkmark$$

$$ii) \quad (s - \alpha)(s - \beta) + 1 \stackrel{!}{=} (s - 1 + j)(s - 1 - j)$$

$$(s - \alpha)(s - \beta) + 1 = (s - 1)^2 - j^2$$

$$\Rightarrow \alpha = \beta = 1$$