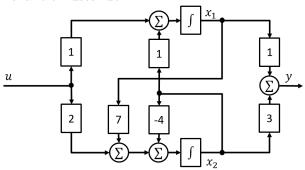
### Übungsaufgaben zur Vorlesung Regelungssysteme – Sommersemester 2021

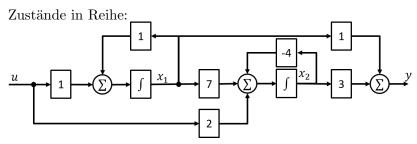
## Übung 8: Zustandsraumdarstellung

Prof. Dr. Philipp Rostalski Institut für Medizinische Elektrotechnik Universität zu Lübeck

#### L 8.1: Zustandsraumtransformation ([FrPE14] Aufg. 7.20)

#### a) Parallele Zustände:





b)

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \begin{bmatrix} 1 & 3 \end{bmatrix} \begin{pmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} s - \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 7 & 4 \end{bmatrix} \end{pmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} 1 \\ 2 \end{bmatrix}$$
$$= \frac{\begin{bmatrix} 1 & 3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s+4 & 1 \\ 7 & s \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 2 \end{bmatrix}}{s(s+4)-7}$$
$$= \frac{7s+27}{s^2+4s-7}$$

c) Regelungsnormalform:

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 7 & -4 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \tag{1}$$

$$y = \begin{bmatrix} 27 & 7 \end{bmatrix} x \tag{2}$$

Beobachternormalform:

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 7 \\ 1 & -4 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 27 \\ 7 \end{bmatrix} u \tag{3}$$

$$y = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} x \tag{4}$$

Modalform: Partialbruchzerlegung und Koeffizientenvergleich ergeben:

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{1}{2\sqrt{11}} \left( \frac{7\sqrt{11} - 13}{s + 2 + \sqrt{11}} + \frac{7\sqrt{11} + 13}{s + 2 - \sqrt{11}} \right)$$

Daraus ergibt sich dann:

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 2 - \sqrt{11} & 0 \\ 0 & 2 + \sqrt{11} \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix} u \tag{5}$$

$$y = \begin{bmatrix} \frac{7\sqrt{11}+13}{2\sqrt{11}} & \frac{7\sqrt{11}-13}{2\sqrt{11}} \end{bmatrix} x \tag{6}$$

# L 8.2: Zusammenhang zwischen Zustandsraum und Übertragungsfunktion ([FrPE14] Aufg. 7.7)

Gegeben ist die nicht singuläre Zustandsraumtransformation:

$$x = Tz$$
.

Die zeitliche Veränderung beider Zustandsvektoren lässt sich durch

$$\dot{x} = Ax + Bu$$
$$u = Cx + Du$$

und

$$\dot{z} = Fz + Gu$$
$$y = Hz + Ju$$

darstellen, dabei gilt

$$F = T^{-1}AT$$
 
$$G = T^{-1}B$$
 
$$H = CT, \quad J = D.$$

Es soll nun gezeigt werden, dass die Übertragungsfunktion für beide Differentialgleichungssysteme gleich ist. Dafür sei

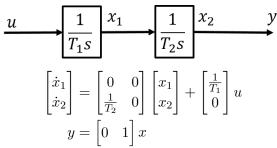
$$G(s) = C(sI - A)^{-1}B + D,$$
  
 $\hat{G}(s) = H(sI - F)^{-1}G + J.$ 

die jeweilige Übertragungsfunktion. Es gilt:

$$\begin{split} \hat{G}(s) &= CT(sI - T^{-1}AT)^{-1}T^{-1}B + D \\ &= CT(sT^{-1}IT - T^{-1}AT)^{-1}T^{-1}B + D \\ &= CT(T^{-1}(sI - A)^{-1}T)T^{-1}B + D \\ &= C(sI - A)^{-1}B + D = G(s). \end{split}$$

#### L 8.3: Steuerbarkeit und Beobachtbarkeit gekoppelter Systeme ([Lunze14] Aufg. 3.6)

a) i) Zwei Integratoren in Reihe:



Steurbarkeitsmatrix  $C = [B, AB, ..., A^{n-1}B]$ :

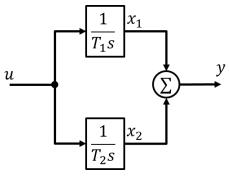
$$\mathcal{C} = \begin{bmatrix} \frac{1}{T_1} & 0\\ 0 & \frac{1}{T_1 T_2} \end{bmatrix}$$

Die Steurbarkeitsmatrix hat vollen Rang, somit ist das System steuerbar. Beobachtbarkeitsmatrix  $\mathcal{O} = [C, CA, ..., CA^{n-1}]^T$ :

$$\mathcal{O} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ \frac{1}{T_2} & 0 \end{bmatrix}$$

Die Beobachtbarkeitsmatrix hat vollen Rang, somit ist das System beobachtbar.

ii) Zwei Integratoren parallel:



$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{T_1} \\ \frac{1}{T_2} \end{bmatrix} u$$
$$y = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix} x$$

Steuerbarkeitsmatrix:

$$\mathcal{C} = \begin{bmatrix} \frac{1}{T_1} & 0\\ \frac{1}{T_2} & 0 \end{bmatrix}$$

Die Steuerbarkeitsmatrix hat keinen vollen Rang, somit sind nicht alle Zustände des Systems frei regelbar.

Beobachtbarkeitsmatrix:

$$\mathcal{O} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$$

Die Beobachtbarkeitsmatrix hat keinen vollen Rang, somit sind die Zustände das Systems nicht vollständig beobachtbar.

b) Gegeben ist sind zwei Systeme, jeweils beschrieben durch die Differentialgleichung:

$$G: \left\{ \begin{array}{ll} \dot{x} &= Ax + Bu \\ y &= Cx, \end{array} \right.$$

welche parallel zusammengeschlossen werden. Damit ergibt sich das Gesamtsystem:

$$\Sigma : \left\{ \begin{array}{l} \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} A & 0 \\ 0 & A \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} B \\ B \end{bmatrix} u \\ y &= \begin{bmatrix} C & C \end{bmatrix} x. \end{array} \right.$$

Die Steuerbarkeitsmatrix  $C = [B, AB, ..., A^{n-1}B]$  für das System

$$C = \begin{bmatrix} B & AB & A^2B & \dots & A^{2n-1}B \\ B & AB & A^2B & \dots & A^{2n-1}B \end{bmatrix}$$

hat maximal den Rang von n. Um Steuerbar zu sein wäre ein Rang von 2n nötig, somit kann ein solches System nie komplett Steuerbar sein.

Für die vollständige Beobachtbarkeit des Systems muss die Beobachtbarkeitsmatrix  $\mathcal{O} = [C, CA, ..., CA^{n-1}]^T$  den rang 2n haben. Die Beobachtbarkeitsmatrix,

$$\mathcal{O} = \begin{bmatrix} C & CA & CA^2 & \dots & CA^{2n-1} \\ C & CA & CA^2 & \dots & CA^{2n-1} \end{bmatrix}^T,$$

hat, wenn das System G vollständig beobachtbar ist, nur den einen Rang von n.

#### L 8.4: Übertragungsfunktion nicht vollständig steuerbarer Systeme ([Lunze14] Aufg. 3.7)

Gegeben ist folgendes System:

$$\Sigma : \begin{cases} \dot{x} = \begin{pmatrix} 3 & -1 \\ 0 & -2 \end{pmatrix} x + \begin{pmatrix} 2 \\ 10 \end{pmatrix} u \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 \end{pmatrix} x \end{cases}$$

a) Steurbarkeitsmatrix:

$$C = \begin{bmatrix} 2 & -4 \\ 10 & -20 \end{bmatrix}.$$

Die Steuerbarkeitsmatrix hat ein Rang von 1, somit sind nicht alle Zustände des Systems frei regelbar.

Beobachtbarkeitsmatrix:

$$\mathcal{O} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 3 & -1 \end{bmatrix}$$

Die Beobachtbarkeitsmatrix hat den Rang 2, somit sind alle Zustände des beobachtbar.

b) Bestimmung der Nullstellen:

$$\det \begin{bmatrix} z - 3 & 1 & -2 \\ 0 & z + 2 & -10 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} = 2z - 6 \stackrel{!}{=} 0$$

Es befindet sich eine Nullstelle bei z=3

c) Die Übertragungsfunktion folgt aus der allgemeinen Beziehung

$$G(s) = C(sI - A)^{-1}B$$

$$= \frac{1}{(s-3)(s+2)} \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s+2 & -1 \\ 0 & s-3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 2 \\ 10 \end{bmatrix}$$

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

$$= \frac{2}{s+2}$$

Im Gegensatz zur Systemordnung n=2 mit den Eigenwerten  $\lambda_1=3$  und  $\lambda_2=-2$  liegt eine Übertragungsfunktion erster Ordnung mit nur einem Pol  $s_1=-2$  vor. Der Pol entspricht dem steuerbaren Eigenwert  $\lambda_2$ . Die Übertragungsfunktion hat keine Nullstelle, denn das System hat nur eine invariante Nullstelle, die mit einem Eigenwert der Matrix A zusammenfällt und folglich eine Entkopplungsnullstelle darstellt, die in der Übertragungsfunktion nicht zu sehen ist.

Da der Eigenwert  $\lambda_1=3$  ein positiven Realteil hat, ist das System nicht zustandsstabil. Weil der instabile Eigenwert nicht als Pol in der Übertragungsfunktion G(s) auftritt, ist das System jedoch Eingangs-Ausgangs-stabil (E/A-Stabil). Dieser scheinbare Widerspruch liegt darin, dass bei der Betrachtung der E/A-Stabilität vorausgesetzt wird, dass sich das System zur Zeit t=0 in der Ruhelage befindet ( $x_0=0$ ). Da der zu  $\lambda_1$  gehörige instabile Eigenvorgang nicht steuerbar ist, kann er durch die Eingangsgröße nicht angeregt werden. Obwohl das System vollständig beobachtbar und der instabile Eigenvorgang exp (3t) deshalb am Ausgang erkennbar ist, spielt dieser Eigenvorgang bei Betrachtung der E/A-Stabilität keine Rolle, weil er durch den Systemeingang nicht angeregt werden kann.