

$$A = \begin{pmatrix} 1 & 2 & 3 \\ 0 & 6 & -4 \\ 0 & 3 & 2 \end{pmatrix} \quad A^T = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 2 & 6 & 3 \\ 3 & -4 & 2 \end{pmatrix}$$

$$A = \begin{pmatrix} 0 & 4 \\ 4 & -2 \end{pmatrix}$$

$$A = \begin{pmatrix} 0 & -4 \\ 4 & 0 \end{pmatrix} \quad A^T = -A$$

$$\underline{V} = \vec{\underline{W}} \times \vec{r} = \vec{\underline{W}} \cdot \vec{r}$$

$$\vec{\underline{W}} = \begin{pmatrix} 0 & -w_z & w_y \\ w_z & 0 & -w_x \\ -w_y & w_x & 0 \end{pmatrix}$$

$$A = \begin{pmatrix} 2 & -3 \\ 2 & 9 \end{pmatrix} \quad A^{-1} = \frac{1}{18+10} \cdot \begin{pmatrix} 9 & 5 \\ -2 & 2 \end{pmatrix}$$

$$\tilde{A}_{11} = (-1)^2 \det(g) \models g$$

$$\tilde{A}_{12} = (-1)^3 \det(g_{22}) = -2$$

$$\tilde{A}_{21} = (-1)^3 \det(g_{12}) = 5$$

$$\tilde{A}_{22} = (-1)^4 \det(g_{22}) = 1$$

$$\tilde{A} = \begin{pmatrix} 9 & -2 \\ 5 & 2 \end{pmatrix} \quad \underline{\text{adj}}(A) = \tilde{A}^T$$

adjunkt

$$V = \begin{pmatrix} 2 \\ 1 \\ 4 \end{pmatrix} \quad \|V\|_1 = |2| + |1| + |4| = 7$$

$$\|V\|_2 = \sqrt{2^2 + 1^2 + 4^2} = \sqrt{21}$$

$$\|V\|_\infty = \max\{|2|, |1|, |4|\} = 4$$

$$\text{Rang} \begin{pmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{pmatrix} = 0 \quad \text{Rang} \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{pmatrix} = 1$$

$$\text{Rang} \begin{pmatrix} 1 & 2 \\ 2 & 4 \end{pmatrix} = 1 \quad \text{Rang} \begin{pmatrix} 1 & 3 \\ 2 & 1 \end{pmatrix} = 2$$

$$\begin{pmatrix} 1 & 2 \\ 2 & 4 \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} a \\ b \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \end{pmatrix}$$

$$a \cdot \begin{pmatrix} 1 \\ 2 \end{pmatrix} + b \cdot \begin{pmatrix} 2 \\ 4 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \end{pmatrix} \Rightarrow \begin{array}{l} a+2b=0 \\ 2a+4b=0 \\ \hline a+2b=0 \end{array}$$

$$a \cdot \begin{pmatrix} 1 \\ 2 \end{pmatrix} + b \cdot \begin{pmatrix} 3 \\ 1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \end{pmatrix} \quad \begin{array}{l} a+3b=0 \\ a+\frac{1}{2}b=0 \end{array} \quad \leftarrow$$

$$\begin{pmatrix} 1 & 2 & 1 \end{pmatrix} \xrightarrow{-2I} \begin{pmatrix} 1 & 2 & 1 \end{pmatrix} \sim \begin{pmatrix} 1 & 0 & -1 \end{pmatrix}$$

$$\begin{pmatrix} 2 & 4 \end{pmatrix} \xrightarrow{\sim} \begin{pmatrix} 1 & 0 \end{pmatrix} \Rightarrow \text{Rang} = 1$$

$$\begin{pmatrix} 1 & 3 \\ 2 & 1 \end{pmatrix} \xrightarrow{\text{II} - 2\text{I}} \begin{pmatrix} 1 & 3 \\ 0 & -5 \end{pmatrix} \Rightarrow \text{Rang} = 2$$

$$A = \begin{pmatrix} 5 & -i \\ 0 & 1 \end{pmatrix}$$

$$1. \det(A - \lambda I)$$

$$= \begin{pmatrix} 5-\lambda & -i \\ 0 & 1-\lambda \end{pmatrix} = (5-\lambda) \cdot (1-\lambda)$$

$$2. \det(A - \lambda I) \stackrel{!}{=} 0 \quad \lambda_1 = 5 \quad \lambda_2 = 1$$

3.1 EV zu  $\lambda_1 = 5$

$$\begin{pmatrix} 0 & -i \\ 0 & -4 \end{pmatrix} \cdot \vec{v}_1 \stackrel{!}{=} 0 \quad v_1 = a \cdot \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix}, a \in \mathbb{R}$$

3.2 EV zu  $\lambda_2 = 1$

$$\begin{pmatrix} 4 & -i \\ 0 & 0 \end{pmatrix} \cdot \vec{v}_2 \stackrel{!}{=} 0 \Rightarrow 4v_{21} - iv_{22} = 0$$

$$v_2 = a \cdot \begin{pmatrix} 0, 25i \\ 1 \end{pmatrix} \quad a \in \mathbb{R}$$

DGL 1. Ordnung



$$L \cdot \frac{di}{dt} + Ri = U_{in}$$

$$\text{y} \xrightarrow{\text{L} \downarrow} \text{y}'$$

$$DGL: \frac{di}{dt} + \frac{R}{L} i = \frac{1}{L} U_{in}$$

$$\text{Ansatz } i(t) = i_h(t) + i_p(t)$$

homogene Lsg.  $U_{in} \doteq 0$

$$i_{inh}(t) = K \cdot e^{\lambda t}$$

$$K \cdot \lambda \cdot e^{\lambda t} = -\frac{R}{L} \cdot K \cdot e^{\lambda t}$$

$$\lambda = -\frac{R}{L}$$

$$i_{inh}(t) = K \cdot e^{-\frac{R}{L}t}$$

$$i_p(t) = K(t) \cdot e^{-\frac{R}{L}t}$$

$$K(t) \cdot e^{-\frac{R}{L}t} + K(t) \cdot (-\frac{R}{L}) \cdot e^{-\frac{R}{L}t}$$

$$= -\frac{R}{L} K(t) \cdot e^{-\frac{R}{L}t} + \frac{1}{L} U_{in}$$

$$K(t) e^{-\frac{R}{L}t} = \frac{1}{L} U_{in}$$

$$K(t) = \frac{1}{L} e^{\frac{R}{L}t} \cdot U_{in}$$

$$K(t) = \int_0^t \frac{1}{L} e^{\frac{R}{L}\tau} \cdot U_{in}(\tau) d\tau$$

$$i(t) = \underbrace{K \cdot e^{-\frac{R}{L}t}}_{\text{Eigenbewegung}} + \underbrace{\int_0^t \frac{1}{L} e^{\frac{R}{L}(\tau-t)} \cdot U_{in}(\tau) d\tau}_{\text{Erzwungene Bewegung}}$$

$$i(0) = 0 \rightarrow K = 0$$

$$x(\tilde{t}), u(t) \text{ für } t \geq \tilde{t}$$

$\Rightarrow$  bekannt

$y(t)$  für  $t \geq \tilde{t}$  eindeutig berechnen

$$\dot{x}_1 = z \quad x_2 = \dot{z} \quad x_3 = \ddot{z}$$

$$\dot{x}_1 = x_2$$

$$\dot{x}_2 = x_3$$

$$\dot{x}_3 = -\frac{\varsigma}{\sqrt{2}} x_3 + \frac{1}{\sqrt{2}} x_1 - \frac{2}{\sqrt{2}} u$$

$$\dot{\underline{x}}_1 = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ \frac{1}{\sqrt{2}} & 0 & -\frac{\varsigma}{\sqrt{2}} \end{pmatrix} \underline{x} + \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ -\frac{2}{\sqrt{2}} \end{pmatrix} u$$

$$\underline{x} = \begin{pmatrix} u \\ i \\ c \end{pmatrix} \quad u = U_e$$

$$L \cdot \frac{di}{dt} + R \cdot i + U_c = U_e$$

$$C \cdot \frac{dU_c}{dt} = i \Rightarrow \frac{dU_c}{dt} = \frac{1}{C} \cdot i$$

$$\dot{\underline{x}} = \begin{pmatrix} 0 & \frac{1}{C} \\ \frac{1}{L} & -\frac{R}{L} \end{pmatrix} \underline{x} + \begin{pmatrix} 0 \\ \frac{1}{L} \end{pmatrix} u$$

$$\underline{y}_1 = (1 \ 0) \underline{x}$$

$$\underline{y}_2 = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & R \end{pmatrix} \underline{x}$$

$$\widetilde{\underline{x}} = \widetilde{A} \cdot \widetilde{\underline{x}} + \widetilde{B} u$$

$$\underline{Y} = \widetilde{C}^T \widetilde{\underline{x}} + D u$$

$$\widetilde{A} = \text{diag } \lambda_i = V^{-1} \cdot A \cdot V$$

$$\underline{V} = (\underline{v}_1, \underline{v}_2, \dots, \underline{v}_n)$$

$$\widetilde{B} = V^{-1} \cdot B$$

$$\tilde{C} = C \cdot V$$

$$\tilde{x} = V^{-1} x(t)$$

$$1) \det(A - \lambda I) \stackrel{!}{=} 0$$

$$\det \begin{pmatrix} -3-\lambda & 1 \\ 6 & 2-\lambda \end{pmatrix} \stackrel{!}{=} 0 \Rightarrow (-3-\lambda)(2-\lambda) - 6 = 0$$

$$\lambda^2 + \lambda - 12 = 0 \Rightarrow \lambda_1 = -4 \quad \lambda_2 = 3$$

2) EV  $\lambda_1$

$$\begin{pmatrix} 1 & 1 \\ 6 & 6 \end{pmatrix} \cdot \underline{v}_1 = 0 \Rightarrow v_1 = \begin{pmatrix} 1 \\ -1 \end{pmatrix}$$

EV  $\lambda_2$

$$\begin{pmatrix} -6 & 1 \\ 6 & -1 \end{pmatrix} \cdot \underline{v}_2 = 0 \Rightarrow v_2 = \begin{pmatrix} -\frac{1}{6} \\ -1 \end{pmatrix}$$

$$V = \begin{pmatrix} 1 & -\frac{1}{6} \\ -1 & -1 \end{pmatrix}$$

$$V^{-1} = -\frac{6}{7} \begin{pmatrix} -1 & \frac{1}{6} \\ 1 & 1 \end{pmatrix}$$

$$\tilde{B} = -\frac{6}{7} \cdot \begin{pmatrix} -1 & \frac{1}{6} \\ 1 & 1 \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} 2 \\ 0 \end{pmatrix} = -\frac{6}{7} \begin{pmatrix} -2 \\ 2 \end{pmatrix}$$

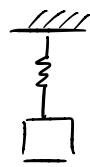
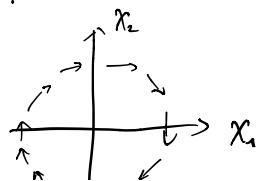
$$\tilde{C} = (0 \ 1) \cdot \begin{pmatrix} 1 & -\frac{1}{6} \\ -1 & -1 \end{pmatrix} = (-1 \ -1)$$

$$\dot{\tilde{x}} = \begin{pmatrix} -4 & 0 \\ 0 & 3 \end{pmatrix} \tilde{x} + \left(-\frac{6}{7}\right) \cdot \begin{pmatrix} -2 \\ 2 \end{pmatrix} u$$

$$y = (-1 \ -1) \tilde{x}$$

25.04.2019

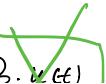
Phasoraum



Autonomes

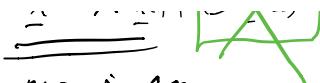
$$\dot{x} = \begin{bmatrix} -4 & 0 \\ 3 & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

System -  $\dot{x} = A x(t) + D(t)$





Ruhelage:  $\dot{x} = 0$



nur  $\dot{x} = A \cdot x$ ,  
ohne Eingangsgröße

$$-4x_{R_1} = 0 \quad x_{R_1} = 0$$

$$3x_{R_1} - x_{R_2} = 0 \Rightarrow x_{R_2} = 0 \Rightarrow x_R = (0, 0)$$

$$\det(A - \lambda I) \stackrel{!}{=} 0$$

$$\Rightarrow \det \begin{pmatrix} -4-\lambda & 0 \\ 3 & -1-\lambda \end{pmatrix} \stackrel{!}{=} 0 \Rightarrow \begin{cases} \lambda_1 = -4 \\ \lambda_2 = -1 \end{cases}$$

$\operatorname{Re}(\lambda_1) < 0 \rightarrow \text{asym. stabil}$

$\operatorname{Re}(\lambda_2) \leq 0 \rightarrow \text{stabil}$

$$\lambda_1 \rightarrow V_1 = \begin{pmatrix} 1 \\ -1 \end{pmatrix} \quad \lambda_2 \rightarrow V_2 = \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix}$$

$$V_1 = \begin{pmatrix} 1 \\ -1 \end{pmatrix} \rightarrow \lambda_1 = -4$$

$$V_2 = \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix} \rightarrow \lambda_2 = -1 \quad \hookrightarrow \text{dominierend}$$

$$\begin{pmatrix} 3 \\ 0 \end{pmatrix} \rightarrow \begin{pmatrix} -12 \\ 9 \end{pmatrix}$$

$$\begin{pmatrix} -3 \\ 0 \end{pmatrix} \rightarrow \begin{pmatrix} 12 \\ -9 \end{pmatrix}$$

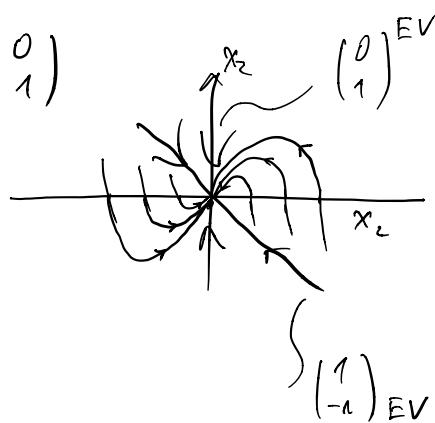
$$\dot{x} = \begin{pmatrix} -0,5 & 0 \\ 3,5 & -4 \end{pmatrix} \cdot x$$

$$\det(A - \lambda I) \neq 0 \Rightarrow x_R = (0, 0)$$

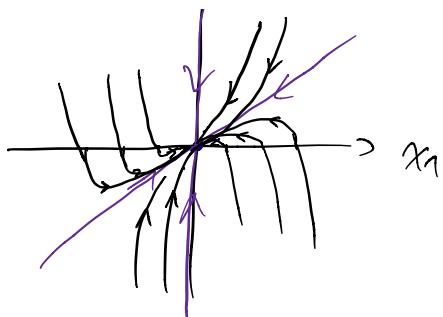
$$\lambda_1 = -0,5 \quad \lambda_2 = -4$$

$\hookrightarrow$  dominierend  $\Rightarrow \operatorname{Re}(\lambda) < 0 \Rightarrow \text{asymp. stabil}$

$$\lambda_1 \rightarrow V_1 = \begin{pmatrix} 1 \\ 1 \end{pmatrix} \quad \lambda_2 \rightarrow V_2 = \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix}$$



D 11.11.



• Kurve

$\leftarrow v_1$

$\downarrow v_2$

[MatLab please setup]

## Linearisierung

$$\dot{x}_1 = (2x_1 - 4x_2 - 2)x_2$$

$$\dot{x}_2 = (x_1 - 5) \cdot x_1$$

$$\dot{x}_1 = f_1(x_1, x_2) = (2x_1 - 4x_2 - 2)x_2$$

$$\dot{x}_2 = f_2(x_1, x_2) = (x_1 - 5) \cdot x_1$$

$$\text{Ruhelage} = (0, 0); (5, 0); (5, 2); (0, -0.5)$$

3 4 个点, 最后一个  $(0, -0.5)$   
stabil

Gesucht:

- Linearisiertes Modell um den Arbeitspunkt  $x_R = (0, -0.5)^T$

Jacobimatrix

$$\frac{\partial f}{\partial x} = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial f_1}{\partial x_n} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \frac{\partial f_n}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial f_n}{\partial x_n} \end{bmatrix}$$

$$\frac{\partial f}{\partial x} = \begin{bmatrix} 2x_2 & -4x_2 + 2x_1 - 4x_2 - 2 \\ x_1 + x_2 - 5 & 0 \end{bmatrix} \Rightarrow \frac{\partial f}{\partial x} = \begin{bmatrix} 2x_2 & 2x_1 - 8x_2 - 2 \\ 2x_1 - 5 & 0 \end{bmatrix}$$

$$x_R = (0, -0.5)^T$$

$$T \quad T^{-1} \quad 2 \ 7 \quad \rightarrow \ni \quad | -1 \quad 2 \ 1$$

$$U|_{(1,0,-0,5)} = \begin{pmatrix} & & \\ & -5 & 0 \\ & \underbrace{\phantom{-5}}_A & \end{pmatrix} \Rightarrow x = \begin{pmatrix} & \\ -5 & 0 \end{pmatrix} \cdot x$$

$$\det(A) = 10 \neq 0 \longrightarrow \lambda_1 = 10, 0 \quad ?$$

$$\det \begin{pmatrix} -1-\lambda & 2 \\ -5 & -\lambda \end{pmatrix} \stackrel{!}{=} 0 \quad \begin{array}{l} \lambda(\lambda+1) + 10 = 0 \\ \hookrightarrow \lambda^2 + 2\lambda + 10 = 0 \end{array} \Rightarrow \lambda_{1,2} = \frac{-2 \pm \sqrt{4-40}}{2}$$

$$\dot{x} = \begin{pmatrix} -1 & 2 \\ -5 & 0 \end{pmatrix} x$$

Gesucht = EW, Pole, Übergangsfunktionsmatrix

$$\dot{x} = \begin{pmatrix} -1 & 5 \\ 2 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & -1 \end{pmatrix} u \quad \left. \begin{array}{l} \\ \end{array} \right\} \text{Gegeben}$$

$$y = [1 \ 0] \cdot \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

EW:  $\det(A - \lambda I) \stackrel{!}{=} 0$

$$\det \begin{pmatrix} -1-\lambda & 5 \\ 2 & 1-\lambda \end{pmatrix} \stackrel{!}{=} 0 \Rightarrow \begin{array}{l} (\lambda-1)(\lambda+1) - 10 \stackrel{!}{=} 0 \\ \Rightarrow \lambda_1 = \sqrt{11} \quad \lambda_2 = -\sqrt{11} \end{array}$$

Übergangsfunktionsmatrix:

$$G(s) = C \cdot (s \cdot I - A)^{-1} \cdot B + D$$

$$G(s) = [1 \ 0] \cdot \begin{pmatrix} s+1 & -5 \\ -2 & s-1 \end{pmatrix}^{-1} \cdot \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & -1 \end{pmatrix} + 0$$

$$= \frac{1}{(s+1)(s-1) - 10} \cdot [1 \ 0] \cdot \begin{pmatrix} s-1 & 5 \\ 2 & s+1 \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & -1 \end{pmatrix}$$

$$, 1 \ 0 \ ,$$

$$= \frac{1}{s^2 - 11} \cdot (s-1 \quad -5) \cdot \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & -1 \end{pmatrix}$$

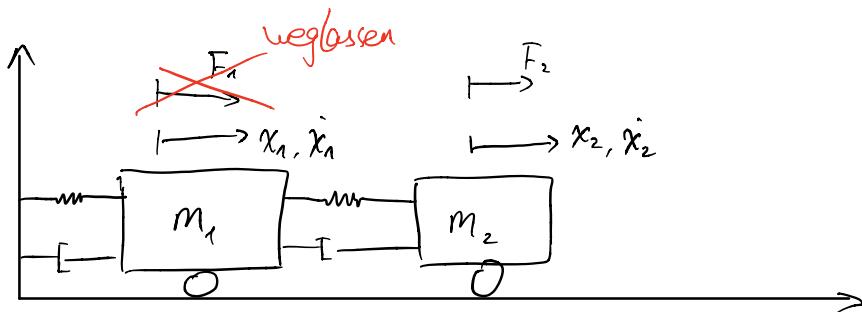
$$= \frac{1}{s^2 - 11} \cdot (s-1 \quad -5)$$

$$= \left( \frac{s-1}{s^2 - 11} \quad \frac{-5}{s^2 - 11} \right)$$

$$\Rightarrow s^2 - 11 = 0 \quad s_{1,2} = \pm \sqrt{11}$$


---

09.05.2019



$$S_s = [B \quad AB \quad A^2B \quad \dots \quad A^{n-1}B] \quad \left. \begin{array}{l} \\ \\ \end{array} \right\} \Rightarrow \text{Vollständig steuerbar}$$

$$\text{Rang}(S_s) = n$$

$$A \rightarrow 2 \times 2$$

$$S_s = (B \quad AB)$$

$$S_B = \begin{pmatrix} C \\ CA \\ CA^2 \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{pmatrix} \quad \left. \begin{array}{l} \\ \\ \end{array} \right\} \text{Vollständig beobachtbar}$$

$$\text{Rang}(S_B) = n$$

$$z.B. \quad \dot{x} = \begin{bmatrix} -9 & 0 \\ 3 & -1 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} u$$

EW

$$\det(A - \lambda I) = 0$$

$$(-4 - \lambda)(-1 - \lambda) = 0$$

$$\lambda_1 = -4 \quad \lambda_2 = -1$$

$$G(s) = C \cdot (sI - A)^{-1}B + D = 0 \quad \text{Wir haben kein Eingang gegeben.}$$

$$= [1 \ 0] \cdot \begin{pmatrix} s+4 & 0 \\ -3 & s+1 \end{pmatrix}^{-1} \cdot \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix}$$

$$= \frac{1}{(s+4)(s+1)} \cdot [1 \ 0] \cdot \begin{pmatrix} s+1 & 0 \\ 3 & s+4 \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix}$$

$$= \frac{1}{(s+4)(s+1)} \cdot [1 \ 0] \cdot \begin{pmatrix} s+1 \\ 3 \end{pmatrix}$$

$$= \frac{s+1}{(s+4)(s+1)} = \frac{1}{s+4}$$

$$S_s = (B \ AB) = \begin{pmatrix} 1 & -4 \\ 0 & 3 \end{pmatrix} \quad \text{Rang}(S_s) = 2$$

$$\det(S_s) = 3 \neq 0 \Rightarrow \text{voll Rang hat.}$$

$$\text{Rang}(S_s) = 2 = n \Rightarrow \text{vollständig steuerbar}$$

$$S_B = \begin{pmatrix} C \\ CA \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ -4 & 0 \end{pmatrix} \quad \text{Rang}(S_B) = 1$$

$$\det(S_B) = 0 \Rightarrow \text{nicht voll Rang hat}$$

$$\text{Rang}(S_B) = 1 \neq n \Rightarrow \text{nicht vollständig beobachtbar}$$

System 3. Ordnung

$$G(s) = \frac{s^2 + 8s + 4}{s^3 + 4s^2 - 4s - 16} \Rightarrow \text{vollständig } \begin{cases} \text{steuerbar} \\ \text{beobachtbar} \end{cases}$$

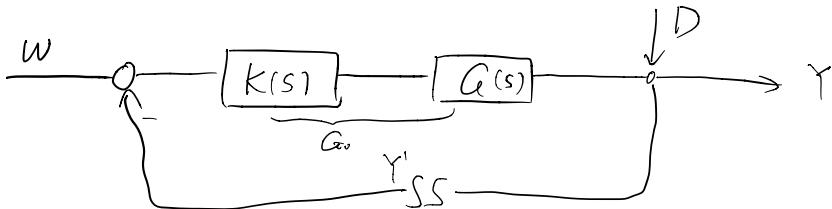
23.05.2019

Nyquistkriterium

Nyquist:

Voraussetzung:

- offene Kette nicht sprungfähig
- Pole der offenen Kette liegen nicht auf Imag. Achse.



$$Y(s) = G_w(s) \cdot W(s) + G_d(s) \cdot D(s)$$

$$G_w(s) = \frac{G_o(s)}{1 + G_o(s)}$$

$$G_d(s) = \frac{1}{1 + G_o(s)} \quad \text{mit } G_o(s) = G(s)K(s)$$

Rückführdifferenzfkt.

$$F(s) = \frac{Y - Y'}{Y'} = 1 + G_o(s)$$

F(s) Nullstelle sind Polstellen des geschl. Kreises.

$$G_o(s) = \frac{Z_o(s)}{N_o(s)}$$

$$F(s) = 1 + G_o(s) = \frac{N_o(s) + Z_o(s)}{N_o(s)}$$

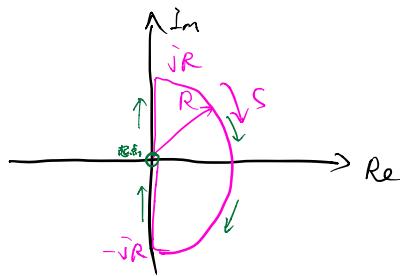
Pole der offenen Kette aus N\_o(s)

$$\checkmark F(s) = k \cdot \frac{\prod_{i=1}^n (s - \bar{s}_i)}{\prod_{i=1}^m (s - s_i)}$$

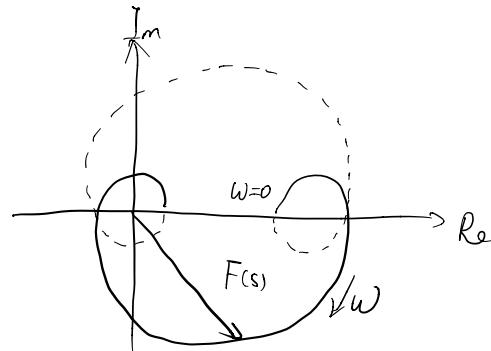
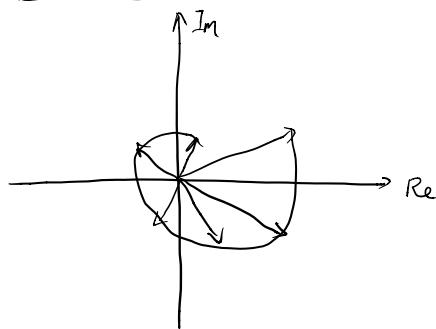
$\bar{s}_i$  – Polstelle der geschl. Kette

$s_i$  – Polstelle der offene Kette

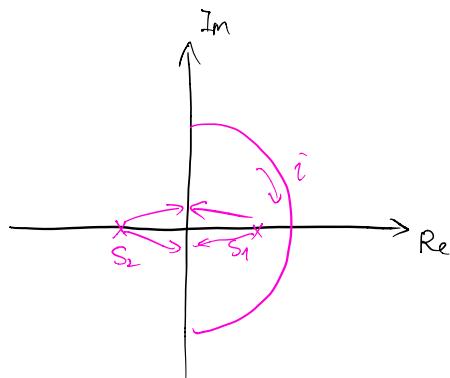
Nyquist Kurve D



Ortskurve



$$\text{Def. } \Delta \arg F(s) = \phi_F(-j0) - \phi_F(+j0)$$



Pole links der Kurve

$$\phi_F(-j0) = \phi_F(+j0) = 0$$

$$\Delta \arg (s - s_1) = 0 \quad \text{I}$$

Pole rechts

$$\Delta \arg (s - s_2) = 2\pi \quad \text{II}$$

$$\Delta \arg F(s) = \Delta \arg K + \sum_{i=1}^n \Delta \arg (s - \bar{s}_i) - \sum_{i=1}^n \Delta \arg (s - s_i)$$

$$\Delta \arg F(s) = \sum_{i=1}^n \Delta \arg (s - \bar{s}_i) - \sum_{i=1}^n \Delta \arg (s - s_i) \quad \text{III}$$

$\bar{n}^+$  — Anzahl der Pole des geschl. Kreises mit positiven Real

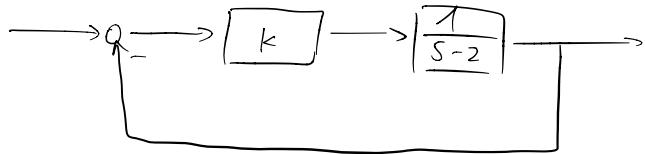
$n^+$  — Anzahl der Pole .. offenen ..

$$\Delta \arg F(s) = 2(\bar{n}^+ - n^+) \pi$$

alle Pole des geschl. Kreises sind stabil, wenn  $\bar{n}^+ = 0$

$$\text{SISO} \quad \Delta \arg F(s) \stackrel{!}{=} -2n^+ \pi$$

Für welche  $k$  ist der Regelkreis stabil?



① Stabilität über Pole

$$G(s) = \frac{G_o(s)}{1+G_o(s)} = \frac{\frac{k}{s-2}}{1 + \frac{k}{s-2}} = \frac{k}{s-2+k}$$

für  $k > 2$  ist das System E/A stabil.

② Nachweis mit Nyquist

Pole des offenen Kreises:

$$\text{Si} = 2 \rightarrow n^+ = 1$$

$$\Delta \arg F(s) = 2\pi \text{ (Gegen Uhrzeiger)}$$

$$F(s) = 1 + G_o(s)$$

$$\Delta \arg F(s) = 2\pi \rightarrow \text{stabil}$$

## Beispiel 2

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} -0,333 & 0 \\ 2 & -2 \end{bmatrix}x + \begin{bmatrix} 0,333 \\ 0 \end{bmatrix}u$$

$$y = x \quad u = -(-5 - 0,375)x$$

$$G = C(sI - A)^{-1}B = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} s+0,333 & 0 \\ -2 & s+2 \end{pmatrix}^{-1} \cdot \begin{pmatrix} 0,333 \\ 0 \end{pmatrix}$$

$$= \frac{1}{(s+0,333)(s+2)} \cdot \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} s+2 & 0 \\ 2 & s+0,333 \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} 0,333 \\ 0 \end{pmatrix}$$

$$= \begin{pmatrix} \frac{0,333}{s+0,333} \\ \frac{0,667}{(s+0,333)(s+2)} \end{pmatrix}$$

$$G_o = G \cdot k = G \cdot (5 - 0,375)$$

$$= \begin{pmatrix} \frac{1,665}{s+0,333} & \frac{-0,1244}{s+0,333} \\ \frac{3,33}{(s+0,333)(s+2)} & \frac{-0,2498}{(s+0,333)(s+2)} \end{pmatrix}$$

Pole von  $G_o$

$$\zeta_1 = -0,333 \quad \zeta_2 = -2$$

$$\hookrightarrow n^+ = 0$$

$$\Rightarrow \Delta \arg F(s) \stackrel{!}{=} 0$$

$$F(s) = 1 + G_o$$

Das System ist E/A stabil.

① offene Kette stabil?

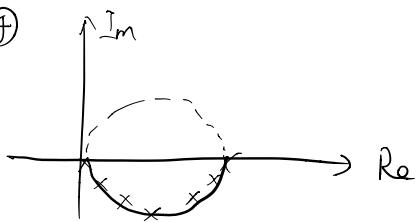
$$\hookrightarrow \text{stabil} \rightarrow n^+ = 0$$

②  $\Delta \arg F(s) \stackrel{!}{=} 0$

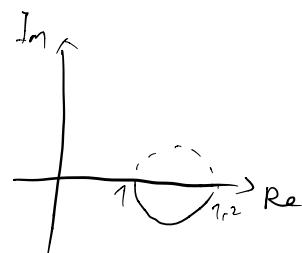
③ Messwerte

$\omega$	$G_o(j\omega)$	$\varphi = \frac{\Delta t}{2\pi} \cdot 360 \cdot \omega$
0	0,2	0
2	0,19	-22
5	0,14	-45
20	0,05	-80
100	0,01	-88

④



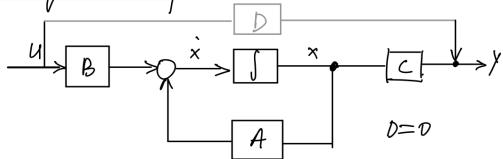
$$F(s) = 1 + G_o(s)$$



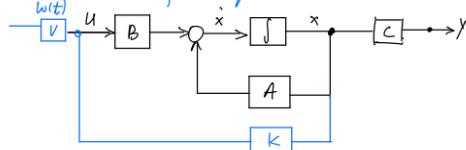
$\Rightarrow$  Das System ist E/A stabil.

06.06.2019

1. Reglerentwurf



ZRF: Zustandsrückführung



Zustandsraumdarstellung:

$$\dot{x} = Ax + Bu$$

$$y = Cx \quad \text{mit} \quad D = 0$$

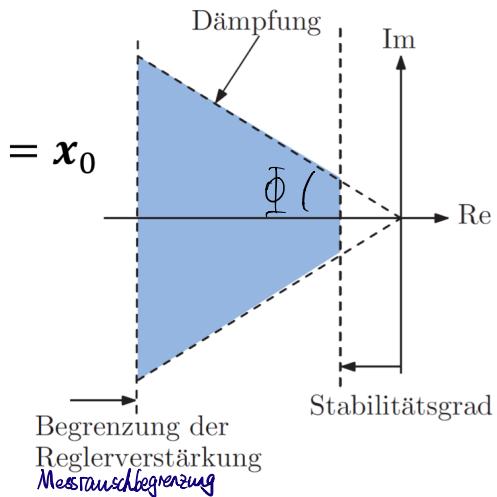
Zustandsrückführung

$$u = -kx + v \cdot w(t)$$

$$\dot{x} = (A - Bk)x + Bv \cdot w(t)$$

$$y = Cx$$

k beeinflusst A  $\rightarrow \lambda_i \rightarrow$  Stabilität



Ziel:

besser D.L nach links platzieren

$\phi \downarrow \rightarrow$  größer Dämpfung

$\rightarrow$  Überschwingzeit

Regelungsnormalform

$$k_p^T = (\bar{a}_0, \bar{a}_1, \bar{a}_2, \dots, \bar{a}_{n-1}) - (a_0, a_1, a_2, \dots, a_{n-1}) \quad ?$$

Für die Reglerparameter folgt

$$P(\bar{\lambda}) = \bar{\lambda}^n + \bar{a}_{n-1}\bar{\lambda}^{n-1} + \dots + \bar{a}_1\bar{\lambda} + \bar{a}_0$$

$$T_R = \begin{pmatrix} S_R^T \\ S_R^T \cdot A \\ \vdots \\ S_R^T \cdot A^{n-1} \end{pmatrix}$$

$$S_R^T = (0, 0, \dots, 1) S_s^{-1} \quad 9(\bar{\lambda}_s = 0 \rightarrow 2)(\bar{\lambda} - 4) = 0$$

$\rightarrow$  letzte Zeile der Inversen der Steuerbarkeitsmatrix

$$\rightarrow T_R^T \cdot A^{n-1} + D$$

$\hookrightarrow$  Transformationsmatrix

$$\hookrightarrow \underline{u} = -k^T \underline{x}(t) \quad \underline{u} = -k \underline{x}$$

$$k^T = k_e^T \cdot T_R^{-1}$$

~~TRANSFORMATIONS~~

Berechnung eines Theorems

$$\boxed{k^T} = (\bar{a}_0, \bar{a}_1, \bar{a}_2, \dots, \bar{a}_{n-1}, 1) \begin{pmatrix} S_k^T \\ S_k^T \cdot A \\ \vdots \\ S_k^T \cdot A^{n-1} \end{pmatrix} \rightsquigarrow \text{Ackermann-Formel}$$

*place*

Aus Nener Matrix

$$\text{mit } P(\bar{x}) = \bar{x}^n + \bar{a}_{n-1}\bar{x}^{n-1} + \dots + \bar{a}_1\bar{x} + \bar{a}_0$$

Beispiel

## Polzuweisung durch Zustandsrückführung

➤ Für das System



$$\dot{\underline{x}} = \begin{bmatrix} -1 & 8 \\ 0 & 3 \end{bmatrix} \underline{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

soll einen Regler entworfen werden, sodass folgende Anforderungen erfüllt sind:

- Asymptotische Stabilität
- Kein Überschwingen
- Stationäre Genauigkeit (Übung ☺)

①  $\lambda_1 = -1 ; \lambda_2 = 3 \rightarrow$  Regelstrecke chara. Polynom:  $(\lambda+1)(\lambda-3) = 0$

② kein Überschwingen  
z.B.  $\bar{\lambda}_1 = -4 \quad \bar{\lambda}_2 = -6 \quad (\text{Auswählen - Wisselwert}) ?$

Bedingung:

— eine Stellgröße  $m=1$  ✓

— Nach Kalman:  $\text{Rang}(S_s) \stackrel{!}{=} n$

$$S_s = [B \ AB] = \begin{bmatrix} 0 & 8 \\ 1 & 3 \end{bmatrix} \quad \text{Rang}(S_s) = 2 = n$$

$\det(S_s) = -8 \neq 0 \quad \downarrow \text{voller Rang} \rightarrow \text{vollst. steuerbar}$   
 $\downarrow$   
Steuerbarkeitsmatrix

Variante 1

→ geschlossener Regelkreis

?  $P(\bar{\lambda}) = (\bar{\lambda}+4)(\bar{\lambda}+6) = \bar{\lambda}^2 + 10\bar{\lambda} + 24$

?  $\downarrow \alpha_0 = 24 ; \alpha_1 = 10$

letzte Zeile der Inverse

$$S_R^T = (0 \ 1) S_s^{-1} \quad S_s^{-1} = -\frac{1}{8} \begin{bmatrix} 3 & -8 \\ -1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$\downarrow \quad S_R^T = \begin{bmatrix} \frac{1}{8} & 0 \end{bmatrix}$$

$$S_R^T A = \begin{bmatrix} -\frac{1}{8} & 1 \end{bmatrix}$$

$$S_R^T A^2 = \begin{bmatrix} \frac{1}{8} & -2 \end{bmatrix}$$

$$\downarrow k^T = (24 \ 10 \ 1) \begin{bmatrix} \frac{1}{8} & 0 \\ -\frac{1}{8} & 1 \\ \frac{1}{8} & -2 \end{bmatrix} = \left( \frac{15}{8} \ 12 \right)$$

überprüfen

$$\tilde{A} = A - BK^T = \begin{pmatrix} -1 & 8 \\ 0 & 3 \end{pmatrix} - \begin{pmatrix} 0 & 0 \\ \frac{15}{8} & 12 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -1 & 8 \\ -\frac{15}{8} & -9 \end{pmatrix}$$

$$P(\bar{\lambda}) = (-1 - \bar{\lambda})(-9 - \bar{\lambda}) + 15 = \bar{\lambda}^2 + 10\bar{\lambda} + 24$$

$$\begin{cases} \text{ZRF: } u = -kx, \quad y = cx \\ \text{ARF: } u = -k_y y = -k_y c x \quad (x \text{ nicht inner messbar}) \end{cases}$$

## Variante 2

**Ersetzen einer ZRF durch eine äquivalente ARF**

➤ Beispiel

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 & 8 \\ 0 & 3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$y = x_1$$

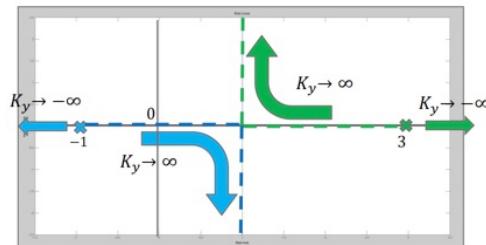
- Aufgabe: System so regeln, dass die Eigenwerte des geregelten Systems bei -4 und -6 liegen.
- Lösung 1: (Alle Zustände messbar) ZRF mit  $K = [1,875 \ 12]$
- Lösung 2: (nur  $x_1$  ist messbar) → ARF?

$$\bar{A} = \underline{A} - \underline{B} k_y \cdot \underline{C}$$

$$P(\bar{\lambda}) = \bar{\lambda}^2 - 2\bar{\lambda} - 3 + 8k_y \quad \lambda_{1,2} = 1 \pm 2\sqrt{1-2k_y}$$

$$\begin{cases} k_y = 0 \longrightarrow \lambda_1 = -1, \lambda_2 = 3 \\ k_y \rightarrow \infty \longrightarrow \lambda_1 = 1-i \\ \lambda_2 = 1+i \end{cases}$$

$$k_y \rightarrow -\infty \longrightarrow \begin{cases} \lambda_1 = -\infty \\ \lambda_2 = +\infty \end{cases}$$



EW können nicht beliebig platzierbar.

→ Das System ist nicht vollständig steuerbar.

## Variante 3 Äquivalent

## Variante 4

Näherung einer ZRF durch eine ARF

Zusammenfassung

ZRF  $\xrightarrow{\text{messbar?}}$  ARF → Näherung einer ZRF durch eine ARF

ZRF - andere Methode [代替 Ackermann - Formel]

$$p(\bar{\lambda}) = \bar{\lambda}^2 + 10\bar{\lambda} + 24 \quad (\star)$$

$$\bar{A} = A - B \cdot k^T$$

$$= \begin{pmatrix} -1 & 8 \\ 0 & 3 \end{pmatrix} - \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix} (k_1 \quad k_2) = \begin{pmatrix} -1 & 8 \\ -k_1 & 3-k_2 \end{pmatrix}$$

$$p(\bar{\lambda}) = \det(\bar{A} - \bar{\lambda}I) = \det \begin{pmatrix} -1-\bar{\lambda} & 8 \\ -k_1 & 3-k_2-\bar{\lambda} \end{pmatrix}$$

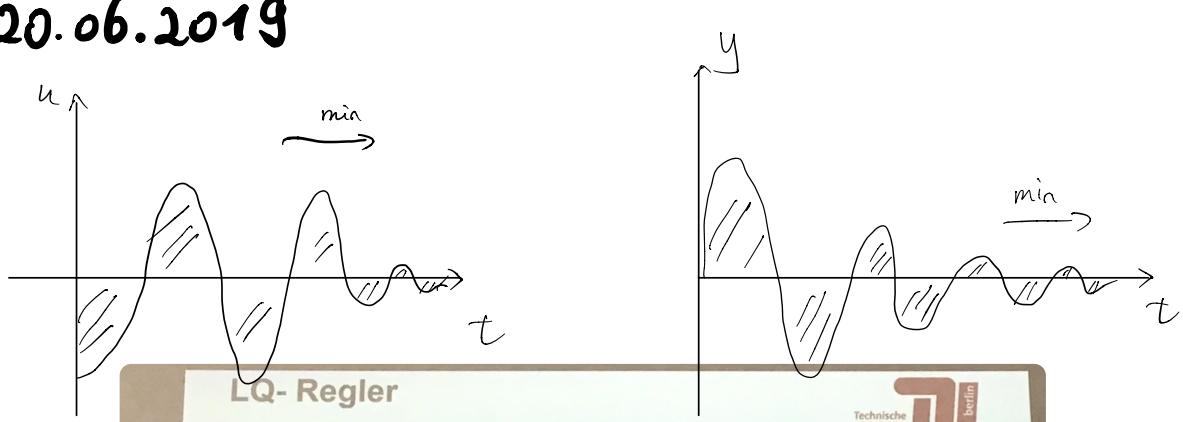
$$= \bar{\lambda}^2 + k_2 \bar{\lambda} - 3\bar{\lambda} + \bar{\lambda} + k_2 - 3 + 8k_1$$

$$= \bar{\lambda}^2 + (k_2 - 2)\bar{\lambda} + 8k_1 + k_2 - 3 \stackrel{!}{=} (\star)$$

$$\rightarrow \begin{cases} k_2 - 2 = 10 \\ 8k_1 + k_2 - 3 = 24 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} k_1 = \frac{15}{8} \\ k_2 = 12 \end{cases}$$

Matlab - Code

20.06.2019



### LQ-Regler



➤ Gegeben sei das System

$$\dot{x}(t) = 2x(t) + u(t)$$

- Beurteilen Sie die Stabilität des Systems
- Ermitteln Sie den linearen zeitinvarianten Regelgesetz (LQ-Regler), welches das Kostenfunktional:

$$J = \int_0^{\infty} (10x^2(t) + u(t)^2) dt$$

minimiert.

- Ist das geregelte System asymptotisch stabil?

$$a) \dot{x}(t) = 2x(t) + u(t)$$

$$\underline{A} = [2], \Rightarrow \lambda = 2 > 0, \text{ nicht stabil}$$

$$b) J = \int_0^{\infty} (10\dot{x}(t) + u(t)^2) dt \quad \text{um } K^* = R^{-1} B^T P \text{ zu bekommen}$$

$$\underline{R} = 1 \quad B = 1$$

$$P? \Rightarrow Q = 10$$

$$\Rightarrow \underline{A}^T \underline{P} + \underline{P} \underline{A} - \underline{P} B R^{-1} B^T \underline{P} + \underline{Q} = \underline{0}$$

$$2P + P \cdot 2 - P \cdot 1 \cdot 1 \cdot 1 \cdot P + 10 = 0$$

$$4P - P^2 + 10 = 0$$

$$P_{1,2} = 2 \pm \sqrt{4 + 10} = 2 \pm \sqrt{14}$$

$$P_1 \approx 5,74 \quad P_2 \approx -1,74$$

P ist dabei die **symmetrische, positive, definierte Lösung** ...

$$K^* = R^{-1} \cdot B^T \cdot P$$

$$= 1 \cdot 1 \cdot 5,74 = 5,74$$

$$A_K = A - B \cdot K^* = 2 - 1 \cdot 5,74 = -3,74 < 0$$

So ist das System asymptotisch stabil.

## LQ-Regler

Gegeben sei das System

$$\dot{x} = Ax + Bu = \begin{bmatrix} 3 & 1 \\ 0 & -4 \end{bmatrix}x + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}u$$

Lässt sich mit der folgenden Wahl von Q und R ein garantierst stabiler LQ-Regler entwerfen? Begründen!

a)  $Q = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}; R = 0$

b)  $Q = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}; R = 1$

Gegeben sei das System

$$\dot{x} = Ax + Bu = \begin{bmatrix} -3 & 0 \\ 1 & -5 \end{bmatrix}x + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}u$$

und das Kostenfunktional

$$J = \int_0^{\infty} (x^T \begin{bmatrix} 16 & -3 \\ -3 & 30 \end{bmatrix} x + u^2) dt$$

a) Zeigen Sie, dass die Lösung der Matrix-Riccati-Gleichung

$$P = \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 3 \end{bmatrix}$$

lautet.

b) Bestimmen Sie den Regler  $u = -Kx$ , der das Kostenfunktional minimiert.

$$A = \begin{bmatrix} -3 & 0 \\ 1 & -5 \end{bmatrix}$$

$$B = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$Q = \begin{bmatrix} 16 & -3 \\ -3 & 30 \end{bmatrix}$$

$$R = 1 \quad P = \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 3 \end{bmatrix}$$

$$A^T P + P A - \underbrace{P B R^{-1} B^T}_\text{Rückkopplung} P + Q = 0$$

$$\begin{bmatrix} -3 & 1 \\ 0 & -5 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 3 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} -3 & 0 \\ 1 & -5 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 3 \end{bmatrix}$$

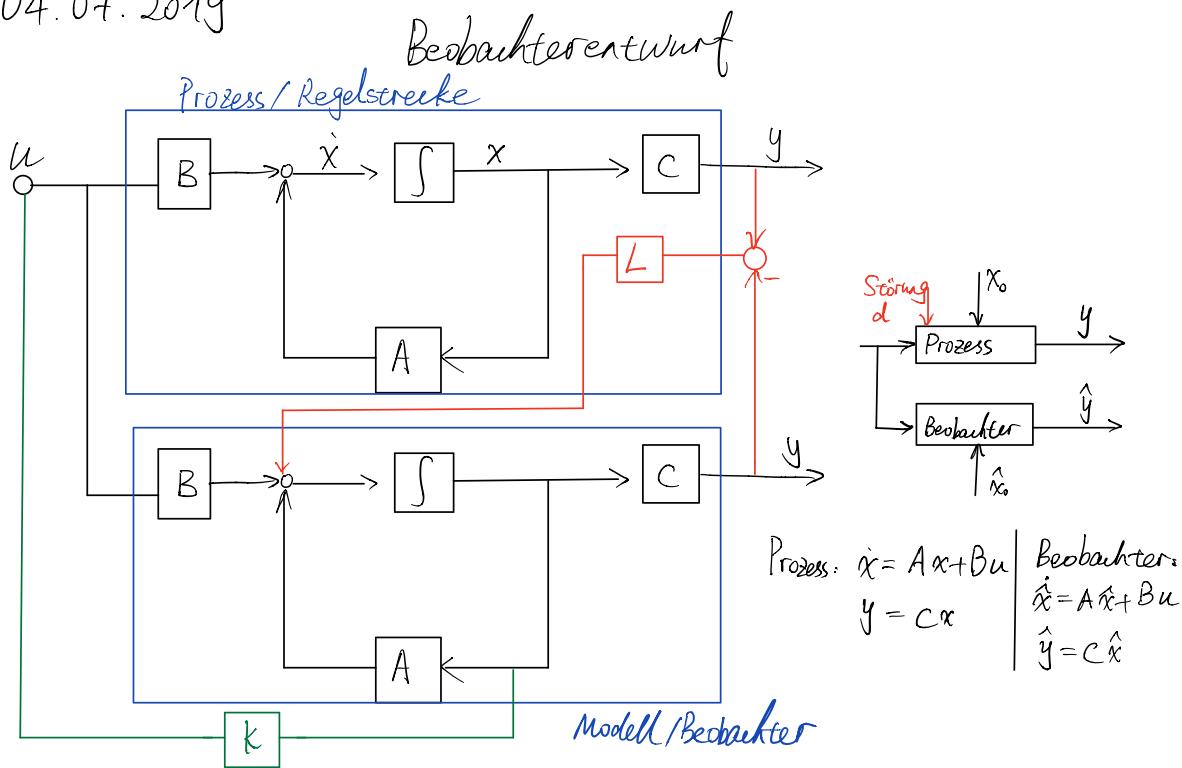
$$+ \begin{bmatrix} 16 & -3 \\ -3 & 30 \end{bmatrix}$$

$$= \begin{bmatrix} -6 & 3 \\ 0 & -15 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} -6 & 0 \\ 3 & -15 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 16 & -3 \\ -3 & 30 \end{bmatrix}$$

$$= \begin{bmatrix} -12 & 3 \\ 3 & -30 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 4 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 16 & -3 \\ -3 & 30 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \quad \checkmark$$

$$K^* = R^{-1} B^T P = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 2 & 0 \end{bmatrix}$$

04.07.2019



Beobachtungsfehler

$$e = x - \hat{x}$$

Fehlerdynamik

$$\begin{aligned}\dot{e} &= \dot{x} - \dot{\hat{x}} = Ax + Bu - A\hat{x} - Bu \\ &= A(x - \hat{x}) = A \cdot e\end{aligned}$$

Differenz:  $y(t) - \hat{y}(t)$

d.h. Luenberger Beobachter:

$$\begin{aligned}\dot{\hat{x}} &= A\hat{x} + Bu + L \cdot (y - \hat{y}) \\ &= A\hat{x} + Bu + L \cdot C \cdot (x - \hat{x}) \\ \dot{e} &= A \cdot (x - \hat{x}) - L \cdot C \cdot (x - \hat{x}) = \underline{(A - LC)} \cdot (x - \hat{x})\end{aligned}$$

$e \rightarrow 0$  muss  $(A - LC)$  stabil sein

d.h.  $\lambda_i$  haben nur neg. Realteile.

Erinnerung: Polzuweisung

$$\dot{x} = Ax + Bu \quad u = -kx$$

$$\dot{x} = (A - BK)x$$

durch Wahl von  $K$  beliebig  $\lambda$  setzen

EW von  $A - LC$  sind gleich der EW von  $(A - LC)^T$

$$(A - LC)^T = A^T - C^T L^T \quad *$$

$$(A - BK) \quad *$$

\*  $\Rightarrow$  mathematisch duale Systeme ist  $(A, C)$  beobachtbar, kann mit Wahl von  $L$  die EW von  $(A - LC)$  beliebig platziert werden.

## Beispiel

**Beobachterentwurf**  
Beispiel

➤ Gegeben sei das System

$$\dot{x} = \begin{pmatrix} -5 & 1 \\ 0 & -2 \end{pmatrix}x + \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix}u$$
$$y = (1 \ 0)x$$

a) Ermitteln Sie die Eigenwerte des Systems  
b) Entwerfen Sie einen Beobachter für das System

TU Berlin  
Technische Universität Berlin

$$\dot{x} = \begin{pmatrix} -5 & 1 \\ 0 & -2 \end{pmatrix}x + \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix}u$$

$$y = (1 \ 0)x$$

a) EW:  $\lambda_1 = -5 \quad \lambda_2 = -2$

b) Beobachter - EW:  $\tilde{\lambda}_1 = 4\lambda_1 = -20$   
 $\tilde{\lambda}_2 = 4\lambda_2 = -8$

? Warum 4?  
加一个正数就行.

Beobachtbarkeit nach Kalman

$$S_B = \begin{pmatrix} C \\ CA \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ -5 & 1 \end{pmatrix}$$

$$\text{Rang } (S_B) \stackrel{!}{=} n = 2$$

$\det(S_B) = 1 \neq 0 \longrightarrow$  vollständig beobachtbar.

$$\text{die rang } S_B = 2 = n$$

1. Methode: Ackermann - Formel mit

$$A^T \text{ und } C^T$$

2. Methode: Direkte Berechnung

$$\begin{aligned} A - LC &= \begin{pmatrix} -5 & 1 \\ 0 & -2 \end{pmatrix} - \begin{pmatrix} L_1 & 1 \\ L_2 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 1 & 0 \end{pmatrix} \\ &= \begin{pmatrix} -5 - L_1 & 1 \\ -L_2 & -2 \end{pmatrix} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} P(\bar{\lambda}) &= \det(A - L(\lambda I)) \\ &= \det \begin{pmatrix} 5 - L_1 - \bar{\lambda} & 1 \\ -L_2 & -2 - \bar{\lambda} \end{pmatrix} \end{aligned}$$

$$0 = \bar{\lambda}^2 + 2\bar{\lambda} + L_1\bar{\lambda} + 2L_1 + 5\bar{\lambda} + 10 + L_2$$

$$* = \bar{\lambda}^2 + (7 + L_1)\bar{\lambda} + (10 + 2L_1 + L_2)$$

$$\text{aus EW: } (\bar{\lambda} + 20)(\bar{\lambda} + 8) = 0$$

$$0 = \bar{\lambda}^2 + 28\bar{\lambda} + 160$$

$$\text{aus } *: 7 + L_1 \stackrel{!}{=} -28 \rightarrow L_1 = -21$$

$$10 + 2 \cdot L_1 + L_2 \stackrel{!}{=} -160 \rightarrow L_2 = -108$$

$$L = \begin{pmatrix} 21 \\ -108 \end{pmatrix}_{\parallel}$$

#### 4. HA

2) Entwurf Optimalregler

$$x(t) = x(t) + 3u(t)$$

$$A=1 \quad B=3$$

a) Das System ist instabil, da  $\lambda=1$ .

Somit  $\operatorname{Re}(\lambda) > 0$ .

$$b) Q = 10 \quad R = 2$$

$$J = \int_0^\infty (10x^2 + 2u^2) dt$$

$$A^T \cdot P + PA - PBR^{-1}B^T P + Q = 0$$

$$P + P - P \cdot 3 \cdot \frac{1}{2} \cdot 3 \cdot P + 10 = 0 \Rightarrow -\frac{9}{2}P^2 + 2P + 10 = 0$$

$$P^2 - \frac{4}{9}P - \frac{20}{9} = 0$$

$$P_{1,2} = \frac{2}{9} \pm \sqrt{\frac{4}{81} + \frac{20}{9}}$$

$$P_1 = 1,729 \quad P_2 = -1,285$$

$$K = R^{-1} B^T P = \frac{1}{2} \cdot 3 \cdot 1,729 = 2,59$$

$$c) C = 1$$

$$A - G = A - BK = -6,72$$

$$\lambda = -6,77 \Rightarrow \operatorname{Re}(\lambda) < 0 \rightarrow \text{asy. stabil}$$

$$V = -[C(A - BK)^{-1} \cdot B]^{-1} = 2,257$$


---

11.07.2019

#### 5. HA

2. Aufgabe

$$a) A = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 2 & 5 \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} \quad C = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \quad K = \begin{bmatrix} 10 & 27 \end{bmatrix}$$

$$A - G = A - BK$$

$$= \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 2 & 5 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 10 & 27 \end{bmatrix}$$

$$= \begin{pmatrix} -10 & -28 \\ 2 & 5 \end{pmatrix}$$

$$\det(A - \lambda I) = \det \begin{pmatrix} -10-\lambda & -28 \\ 2 & 5-\lambda \end{pmatrix}$$

$$= \lambda^2 + 5\lambda + 6$$

$$\lambda_{1,2} = -\frac{5}{2} \pm \sqrt{\frac{25}{4} - \frac{24}{4}} = -\frac{5}{2} \pm \frac{1}{2}$$

$$\Rightarrow \lambda_1 = -3 \quad \lambda_2 = -2$$

$$b) A - LC = \begin{pmatrix} 0 & -1 \\ 2 & 5 \end{pmatrix} - \begin{pmatrix} L_1 \\ L_2 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 0 & 1 \end{pmatrix}$$

$$= \begin{pmatrix} 0 & -1-L_1 \\ 2 & 5-L_2 \end{pmatrix}$$

$$\det(A - L(-\lambda I)) = \begin{pmatrix} -\lambda & -1-L_1 \\ 2 & 5-L_2-\lambda \end{pmatrix}$$

$$= \lambda^2 + \lambda(L_2 - 5) + (2 + 2L_1)$$

$$\bar{\lambda}_1 = -6 \quad \bar{\lambda}_2 = -8$$

$$P(\bar{\lambda}) = (\bar{\lambda} + 6) \cdot (\bar{\lambda} + 8) = \bar{\lambda}^2 + 14\bar{\lambda} + 48$$

Koeffiz-Vergleich:

$$14 = L_2 - 5 \Rightarrow L_2 = 19$$

$$48 = 2 + 2L_1 \Rightarrow L_1 = 23$$

$$L = \begin{pmatrix} 23 \\ 19 \end{pmatrix}$$