

# Grundlagen der Robotik

## 10. Beobachter

**Prof. Sven Behnke**

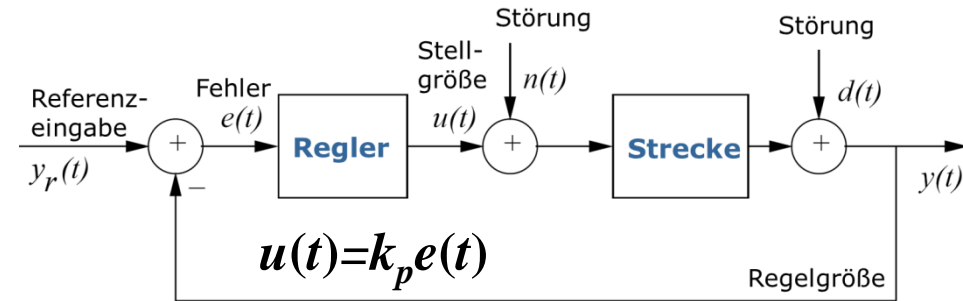


# Letzte Vorlesung

## ■ Steuerbarkeit

- Jeder Zustand durch Kontrolleingabe erreichbar
- Test: Hat Steuerbarkeitsmatrix  $W_r = [B \ AB \ A^2B \ \dots \ A^{n-1}B]$  vollen Rang?

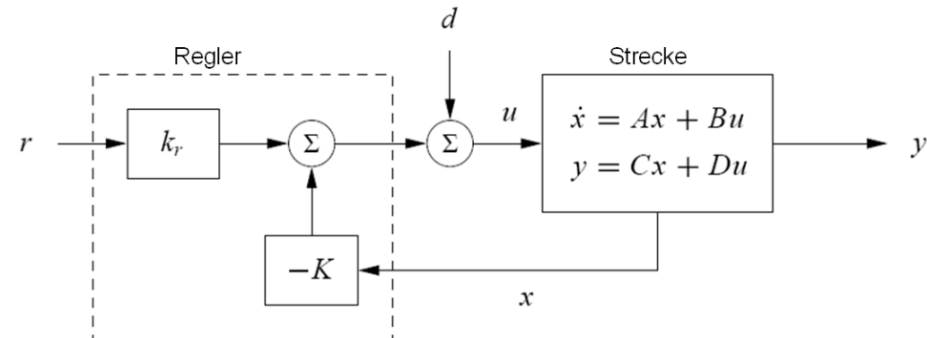
## ■ Proportional (P)-Regler



## ■ Zustandsrückführung

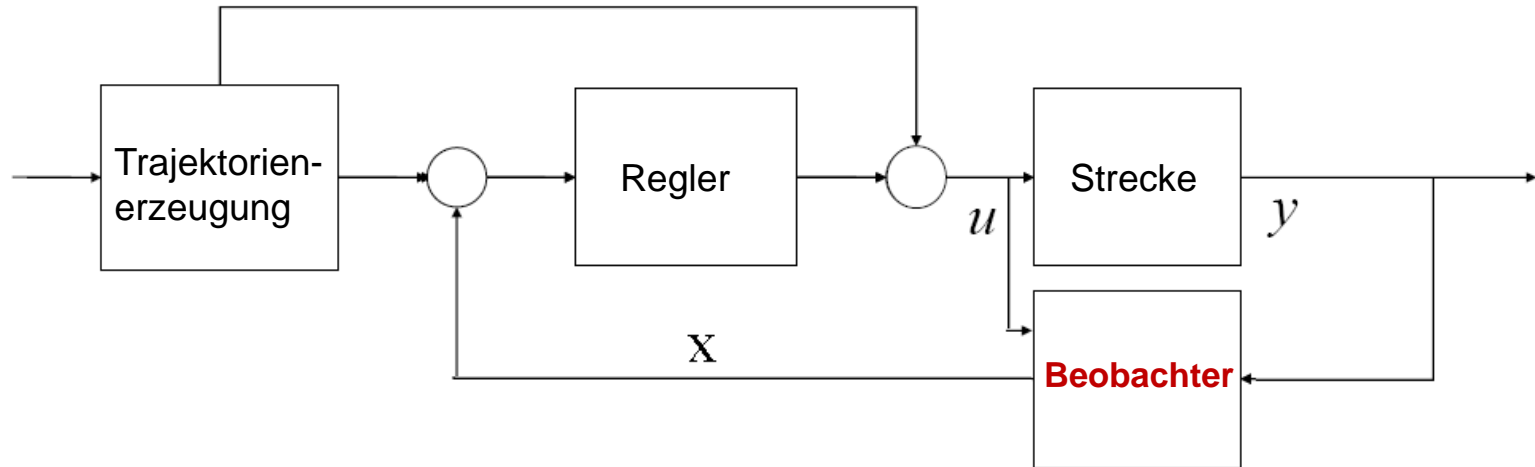
$$u = -Kx + k_r r$$

$$\frac{dx}{dt} = (A - BK)x + Bk_r r$$



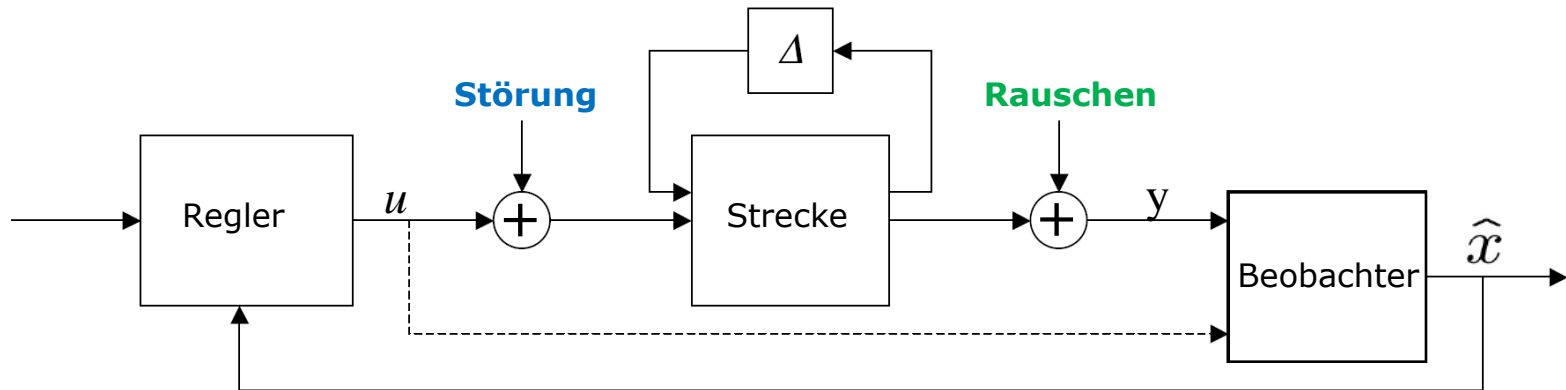
- Stabilität hängt vom Realteil der Eigenwerte von  $(A-BK)$  ab
- Zuweisung von Eigenwerten möglich  $\Rightarrow$  Performanz
- PI-Regler: Integriere Fehler  $\frac{d}{dt} \begin{bmatrix} x \\ z \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Ax + Bu \\ y - r \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Ax + Bu \\ Cx - r \end{bmatrix}$

# Design von Regelungssystemen



- Bislang: Regelung durch Zustandsrückführung:  
$$u = -K \hat{x} + k_r r$$
- Problem: Zustand  $\hat{x}$  kann häufig nicht vollständig / direkt / genau gemessen werden
- Idee: **Schätzung des Zustands**
  - Wie können wir aus den gegebenen Messungen den Zustand bestimmen, der für Zustandsrückführung benötigt wird?
  - Zustandsschätzung auch ohne Regelung nützlich (z.B. für Sensorfusion)
  - Wir müssen Rauschen berücksichtigen

# Problem der Zustandsschätzung



## ■ Problemstellung:

- Gegeben ein dynamisches System mit Rauschen und Unsicherheit

- Ziel: Schätze den Zustand  $x$

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

$$y = Cx + Du + \underline{Gw}$$

### Dynamik der Schätzung

$$\dot{\hat{x}} = \alpha(\hat{x}, y, u) \text{ so, dass}$$

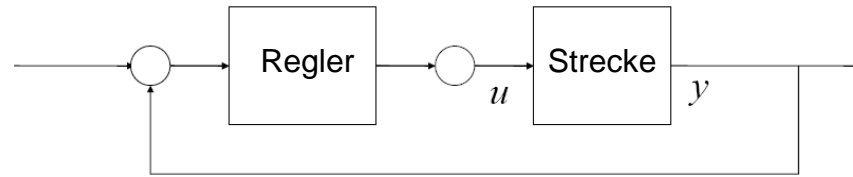
$$\hat{x}(t) \rightarrow x(t) \text{ wenn } t \rightarrow \infty$$

- Notation für Schätzwert des Zustands:  $\hat{x}$

## ■ Bemerkungen:

- Verschiedene Quellen für Unsicherheit: Rauschen, Störungen, Strecke, Startwert
- Unsicherheiten sind nur durch Effekt auf gemessene Ausgabe sichtbar
- Frage: Kann man den Zustand überhaupt schätzen?

# Erinnerung



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

- Kann die Eingabe  $u$  die Systemdynamik beeinflussen?

$$\dot{x}_1 = x_1 + u$$

$$\dot{x}_2 = x_2$$

=>  $u$  kann  $x_2$  nicht ändern

Entspricht der Frage, ob man durch geeignete Wahl von  $u$  jeden Punkt des Zustandsraums erreichen kann

=> **Steuerbarkeit** linearer Systeme hängt von  $A$  und  $B$  ab

=> Wichtig für **Regelung** durch Zustandsrückführung

- Enthält die Messung  $y$  genug Information über das System?

$$\dot{x}_1 = x_1 \quad y = x_1$$

$$\dot{x}_2 = x_2$$

=> man kann  $x_2$  nicht aus  $y$  bestimmen

=> **Beobachtbarkeit** linearer Systeme hängt von  $A$  und  $C$  ab

=> Trivial wenn  $C$  invertierbar

=> Wichtig für die Auslegung von **Beobachtern**, die den Zustand aus Messungen schätzen

# Beobachtbarkeit

- Definition: Ein dynamisches System  $\dot{x} = f(x, u)$   
 $y = h(x, u)$

ist beobachtbar, wenn es für jedes  $T > 0$  möglich ist, den Zustand des Systems  $x(T)$  aus den Messungen von  $y(t)$  und  $u(t)$  im Intervall  $[0, T]$  zu bestimmen.

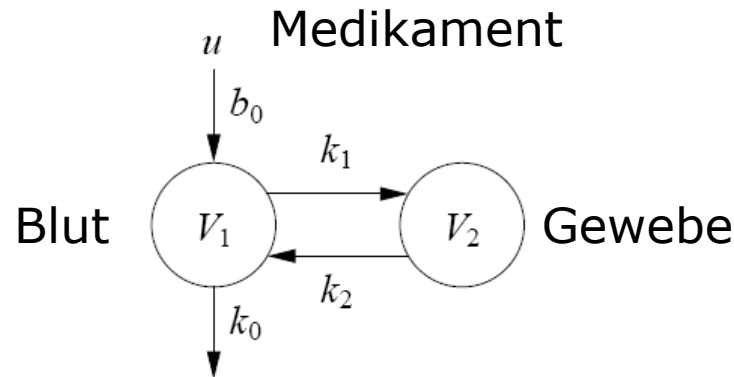
- Bemerkungen
  - Kausalität erlaubt keine Verwendung von Messungen aus der Zukunft
  - Jeder Startzustand muss eindeutige Ausgabe  $y$  erzeugen
  - Zunächst ignorieren wir Rauschen, Störungen  
 $\Rightarrow$  Exakte Schätzung des Zustands
  - Einfacher Test für Beobachtbarkeit bei linearen Systemen (Taylorentwicklung):

$$\begin{aligned}
 \dot{x} &= Ax + Bu & y &= \underline{Cx} \\
 y &= Cx & \dot{y} &= C\dot{x} = \underline{CAx} + CBu \\
 & & \ddot{y} &= \underline{CA^2x} + CABu + CB\dot{u} \\
 & & & \vdots
 \end{aligned}$$

$$W_o = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ CA^2 \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix}$$

- Ein lineares System ist beobachtbar, wenn die Beobachtbarkeitsmatrix  $W_o$  vollen Rang hat.

# Beispiel für Beobachtbarkeit



$$x = [V_1, V_2]$$

- Lineares System:

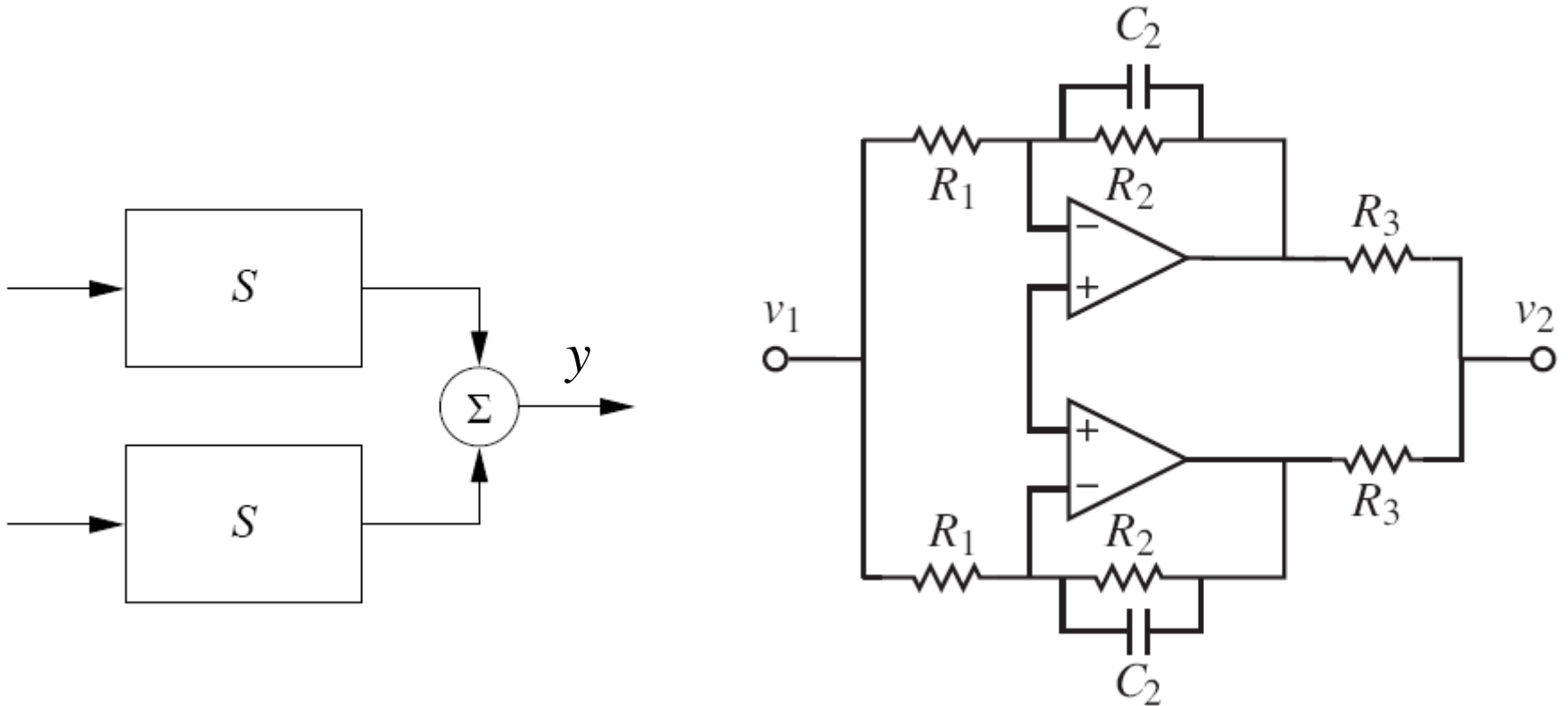
$$\frac{dx}{dt} = \underbrace{\begin{bmatrix} -k_0 - k_1 & k_2 \\ k_1 & -k_2 \end{bmatrix}}_A x + \underbrace{\begin{bmatrix} b_0 \\ 0 \end{bmatrix}}_B u, \quad y = \underbrace{\begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}}_C x$$

- Nur die Konzentration im Blut kann gemessen werden
- Beobachtbarkeitsmatrix:

$$W_o = \begin{bmatrix} C \\ C A \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ -k_0 - k_1 & k_2 \end{bmatrix}$$

- Voller Rang, wenn  $k_2 \neq 0$   
 $\Rightarrow$  System beobachtbar!

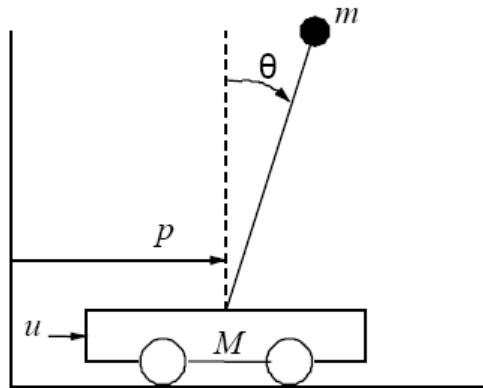
# Ein nicht beobachtbares System



- Zustand der einzelnen Subsysteme kann nicht aus Ausgabe bestimmt werden



# Beispiel: Stab auf Wagen



■ Zustand:  $(p, \theta, \dot{p}, \dot{\theta})$

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & \frac{m^2 \ell^2 g}{\mu} & 0 & 0 \\ 0 & \frac{M_t m g \ell}{\mu} & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

■ Positionsmessung

$$C = [1 \ 0 \ 0 \ 0]$$

$$W_o = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & \frac{m^2 \ell^2 g}{\mu} & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \frac{m^2 \ell^2 g}{\mu} \end{bmatrix} \begin{matrix} C \\ CA \\ CA^2 \\ CA^3 \end{matrix}$$

=> beobachtbar

■ Winkelmessung

$$C = [0 \ 1 \ 0 \ 0]$$

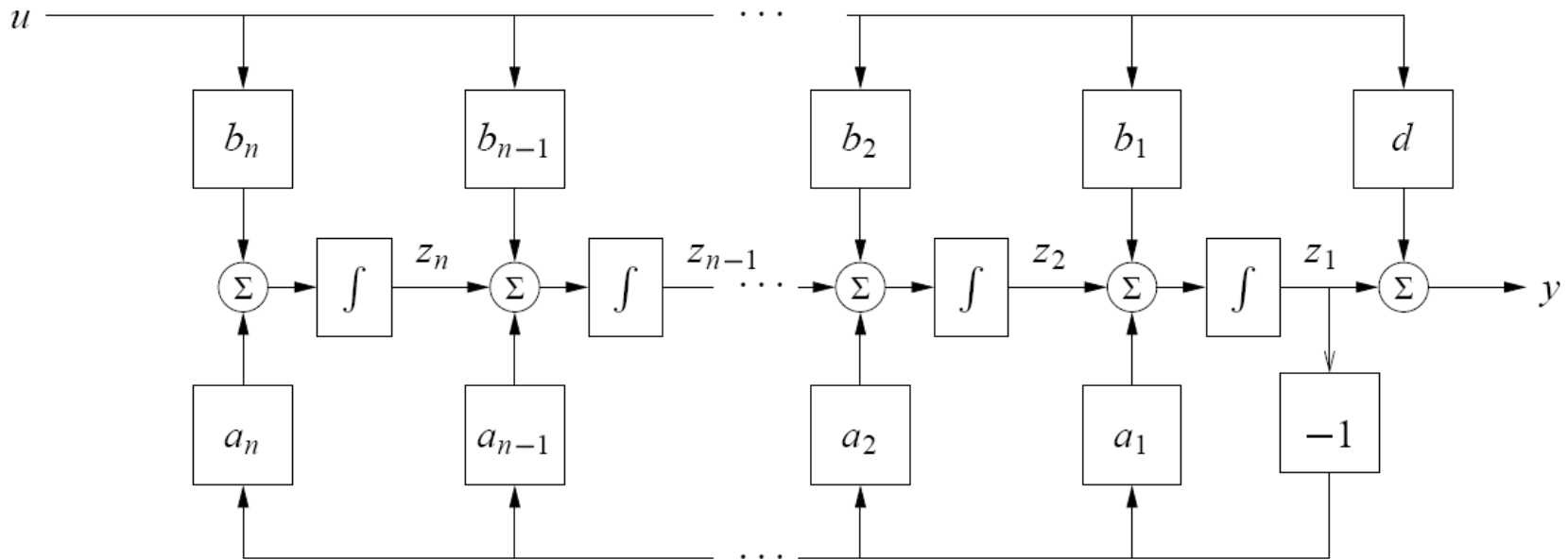
$$W_o = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & \frac{M_t m g \ell}{\mu} & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \frac{M_t m g \ell}{\mu} \end{bmatrix}$$

=> nicht beobachtbar

# Normalform zur Beobachtung

$$\frac{dz}{dt} = \begin{bmatrix} -a_1 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ -a_2 & 0 & 1 & & 0 \\ \vdots & & & \ddots & \\ -a_{n-1} & 0 & 0 & & 1 \\ -a_n & 0 & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix} z + \begin{bmatrix} b_1 \\ b_2 \\ \vdots \\ b_{n-1} \\ b_n \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix} z + Du.$$



$$z_2 = \dot{z}_1 + a_1 z_1 - b_1 u$$

# Normalform zur Beobachtung II

$$\frac{dz}{dt} = \begin{bmatrix} -a_1 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ -a_2 & 0 & 1 & & 0 \\ \vdots & & & \ddots & \\ -a_{n-1} & 0 & 0 & & 1 \\ -a_n & 0 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix} z + \begin{bmatrix} b_1 \\ b_2 \\ \vdots \\ b_{n-1} \\ b_n \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix} z + Du.$$

- Charakteristisches Polynom:

$$\lambda(s) = s^n + a_1 s^{n-1} + \cdots + a_{n-1} s + a_n$$

- Beobachtbarkeitsmatrix:

$$W_o = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & \cdots & 0 \\ -a_1 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ -a_1^2 & -a_1 a_2 & -a_1 & 1 & 0 \\ \vdots & \vdots & & \ddots & \vdots \\ * & * & & \cdots & 1 \end{bmatrix} \quad W_o^{-1} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & \cdots & 0 \\ a_1 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ a_2 & a_1 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & & \ddots & \vdots \\ a_{n-1} & a_{n-2} & a_{n-3} & \cdots & 1 \end{bmatrix}$$

- Jedes beobachtbare lineare System kann in Normalform gebracht werden

# Design von Beobachtern

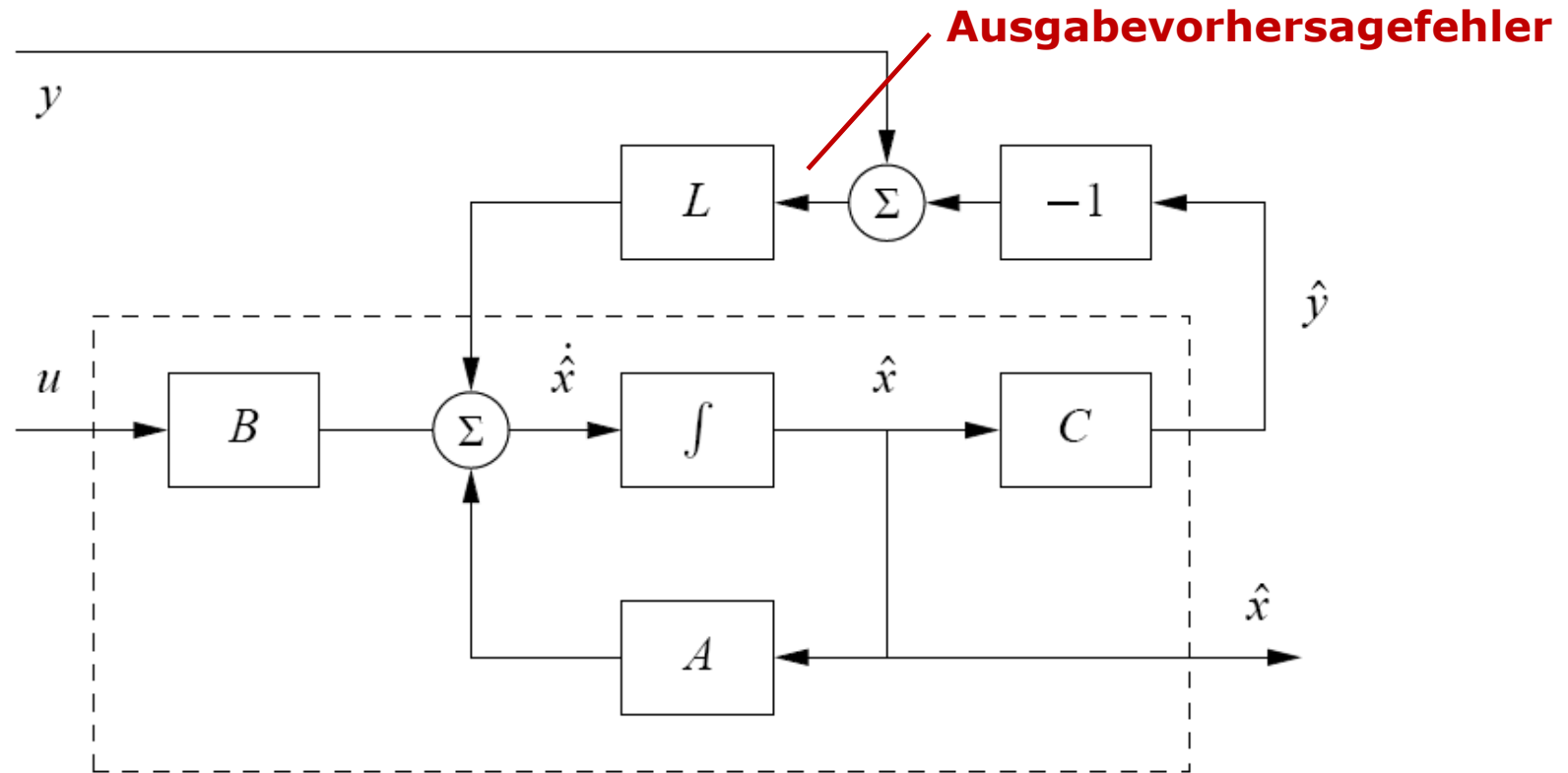
- Wie können wir für ein beobachtbares System den Zustand schätzen?
- **Idee**: Wenn die aktuelle Schätzung korrekt ist, müssen wir nur der Systemdynamik folgen

$$\begin{aligned}\dot{x} &= Ax + Bu \\ y &= Cx\end{aligned}\quad \quad \quad \dot{\hat{x}} = \underbrace{A\hat{x} + Bu}_{\text{Zustandsvorhersage}} + L(y - C\hat{x})$$

Korrektur durch Ausgabefehler

- Modifiziere die Schätzung anhand Ausgabefehler durch linearen Regler
- **$L$  ist Gain-Matrix des Beobachters**, beschreibt Änderung der Zustandsschätzung aufgrund von Ausgabe-Vorhersagefehlern

# Blockdiagramm eines Beobachters



$$\frac{d\hat{x}}{dt} = A\hat{x} + Bu + L(y - C\hat{x})$$

- Der Beobachter enthält eine Kopie des Systemmodells, das durch den Ausgabevorhersagefehler über die Gainmatrix  $L$  getrieben wird

# Auslegung von Beobachtern

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

$$y = Cx$$

$$\dot{\hat{x}} = \underbrace{A\hat{x} + Bu}_{\text{Zustandsvorhersage}} + L(y - C\hat{x})$$

Korrektur  
durch  
Ausgabefehler

- **$L$  ist Gain-Matrix des Beobachters**, beschreibt Änderung der Zustandsschätzung aufgrund von Ausgabe-Vorhersagefehlern
- Betrachte Fehlerdynamik  $\tilde{x} = x - \hat{x}$  um  $L$  zu bestimmen:  
$$\dot{\tilde{x}} = \dot{x} - \dot{\hat{x}} = Ax + Bu - (A\hat{x} + Bu + LC(x - \hat{x})) = (A - LC)\tilde{x}$$
- Satz: Wenn  $(A, C)$  beobachtbar ist ( $W_o$  hat vollen Rang), können wir die Eigenwerte von  $(A - LC)$  durch geeignete Wahl von  $L$  beliebig wählen
- Beweis: Transponierte von  $(A - LC)$  ist  $(A^T - C^T L^T)$ . Diese Form entspricht Zustandsrückführung, für welche Wahl der Eigenwerte möglich ist.

# Beispiel für Beobachter

- Doppel-Integrator:  $\ddot{z} = u$

$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= x_2 \\ \dot{x}_2 &= u \\ y &= x_1 \end{aligned} \quad \begin{aligned} A &= \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \\ C &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \end{aligned} \quad W_o = \begin{bmatrix} C \\ CA \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

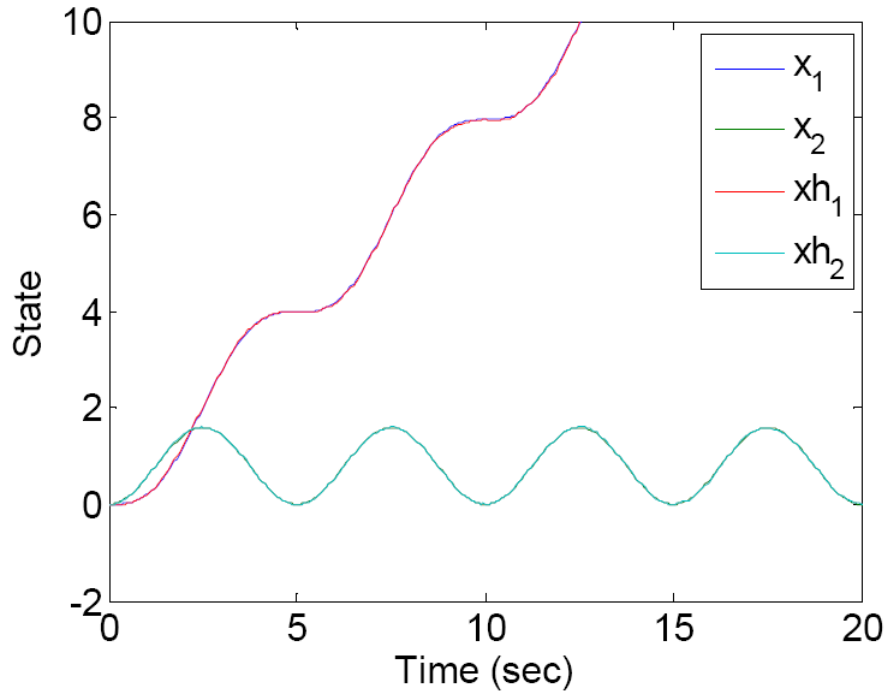
- Schätze ganzen Zustand (inklusive Geschwindigkeit) aus Positionsmessungen
- Naiv:  $\hat{x}_1 = y, \hat{x}_2 = \dot{y}$
- Beobachter:

$$\dot{\hat{x}} = A\hat{x} - L(Cx - C\hat{x}) + Bu$$

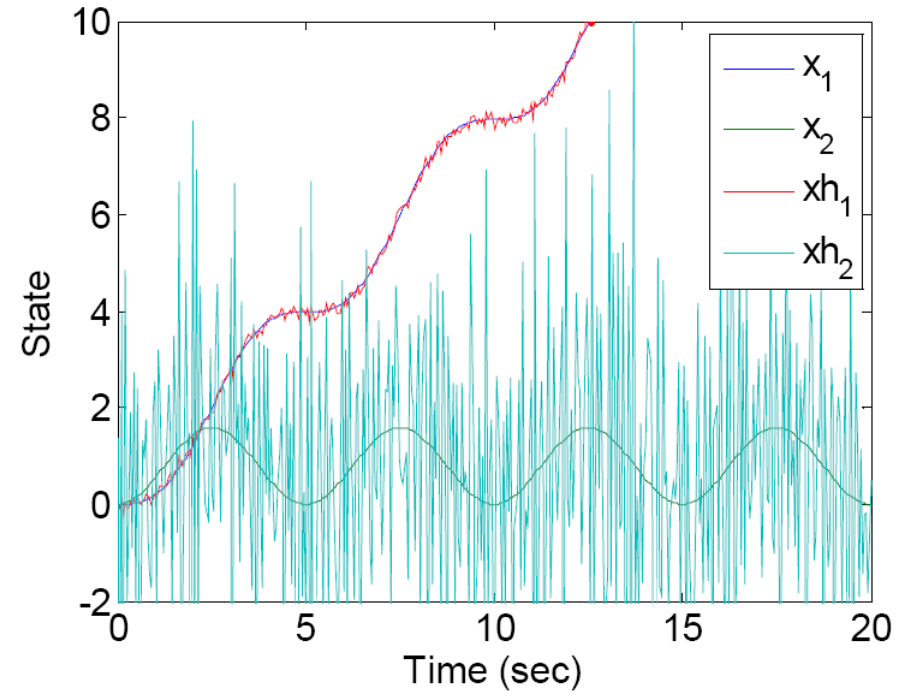
$$L = \text{place}(A', C', [-1; -1]) = \begin{bmatrix} 2 & 1 \end{bmatrix}; \quad \begin{array}{l} // \text{ Matlab Control Toolbox} \\ // [\text{Kautsky et al. 1985}] \end{array}$$

$$A - LC = \begin{bmatrix} -2 & 1 \\ -1 & 0 \end{bmatrix} \quad \begin{aligned} \dot{\hat{x}}_1 &= -2\hat{x}_1 + \hat{x}_2 + 2y \\ \dot{\hat{x}}_2 &= -\hat{x}_1 + y + u \end{aligned}$$

# Vergleich beider Beobachter



$$\dot{\hat{x}} = A\hat{x} - L(Cx - C\hat{x}) + Bu$$



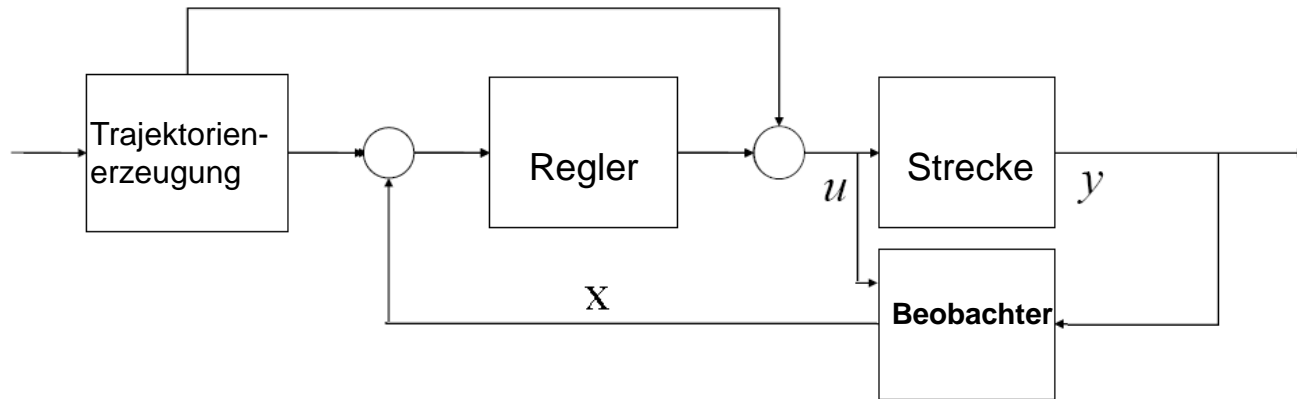
$$\hat{x}_1 = y, \quad \hat{x}_2 = \dot{y}$$



# Vergleich mit Steuerbarkeit und Regelung durch Zustandsrückführung

- $(A, C)$  beobachtbar  $\Leftrightarrow (A^T, C^T)$  steuerbar
- Systemdynamik mit Feedback-Gain  $K$  ist  $(A - BK)$   
Dynamik des Beobachterfehlers mit Gain  $L$  ist  $(A - LC)$
- Eigenwerte von  $(A - LC)$  können frei gewählt werden  $\Leftrightarrow$   
Eigenwerte von  $(A^T - C^T L^T)$  können frei gewählt werden
  - In Matlab Control System Toolbox: `place(A^T, C^T, λ)`
  - Stabilität und Performanz hängen von  $Re(\lambda)$  ab
- Wenn  $(A, B)$  steuerbar, können wir System in Normalform zur Steuerung bringen.  
Wenn  $(A, C)$  beobachtbar, können wir System in Normalform zur Beobachtung bringen  
(Steuerbarkeit und Beobachtbarkeit sind Eigenschaften des Systems, d.h. hängen nicht von gewähltem Zustandsraum ab)
- Auslegung von Beobachtern ist **dual** zu Auslegung von Reglern mit Zustandsrückführung

# Separationsprinzip



- Was passiert, wenn wir Zustandsrückführung auf der Grundlage der Zustandsschätzung durchführen?
- Wir hatten für die Analyse des Reglers angenommen, der Zustand  $x$  wäre direkt messbar. Aber: Dynamik der Zustandsschätzung könnte Gesamtsystem instabil machen.
- Wenn  $K$  ein stabiler Regler für  $(A, B)$  ist und  $L$  ein stabiler Beobachter für  $(A, C)$ , dann ist der Regler  $u = -K(\hat{x} - x_d) + u_d$  stabil (wenn  $x_d, u_d$  ein Fixpunkt)
- Dies ist ein Beispiel für das **Separationsprinzip**:  
Lege Regler und Beobachter getrennt stabil aus, kombiniere beide und das Gesamtsystem ist stabil.

# Beweis des Separationstheorems

- Systemdynamik für das Gesamtsystem (o.B.d.A.  $x_d = 0$ ):

$$\dot{x} = Ax + Bu \qquad \dot{\hat{x}} = A\hat{x} + Bu + L(y - C\hat{x})$$

$$y = Cx \qquad u = -K\hat{x} + u_d$$

- Betrachte Fehlerdynamik  $\tilde{x} = x - \hat{x}$   
und kombinierten Zustand  $x, \tilde{x}$

$$\dot{\tilde{x}} = (A - LC)\tilde{x} \qquad \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} x \\ \tilde{x} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A - BK & BK \\ 0 & A - LC \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ \tilde{x} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} u_d \\ 0 \end{bmatrix}$$

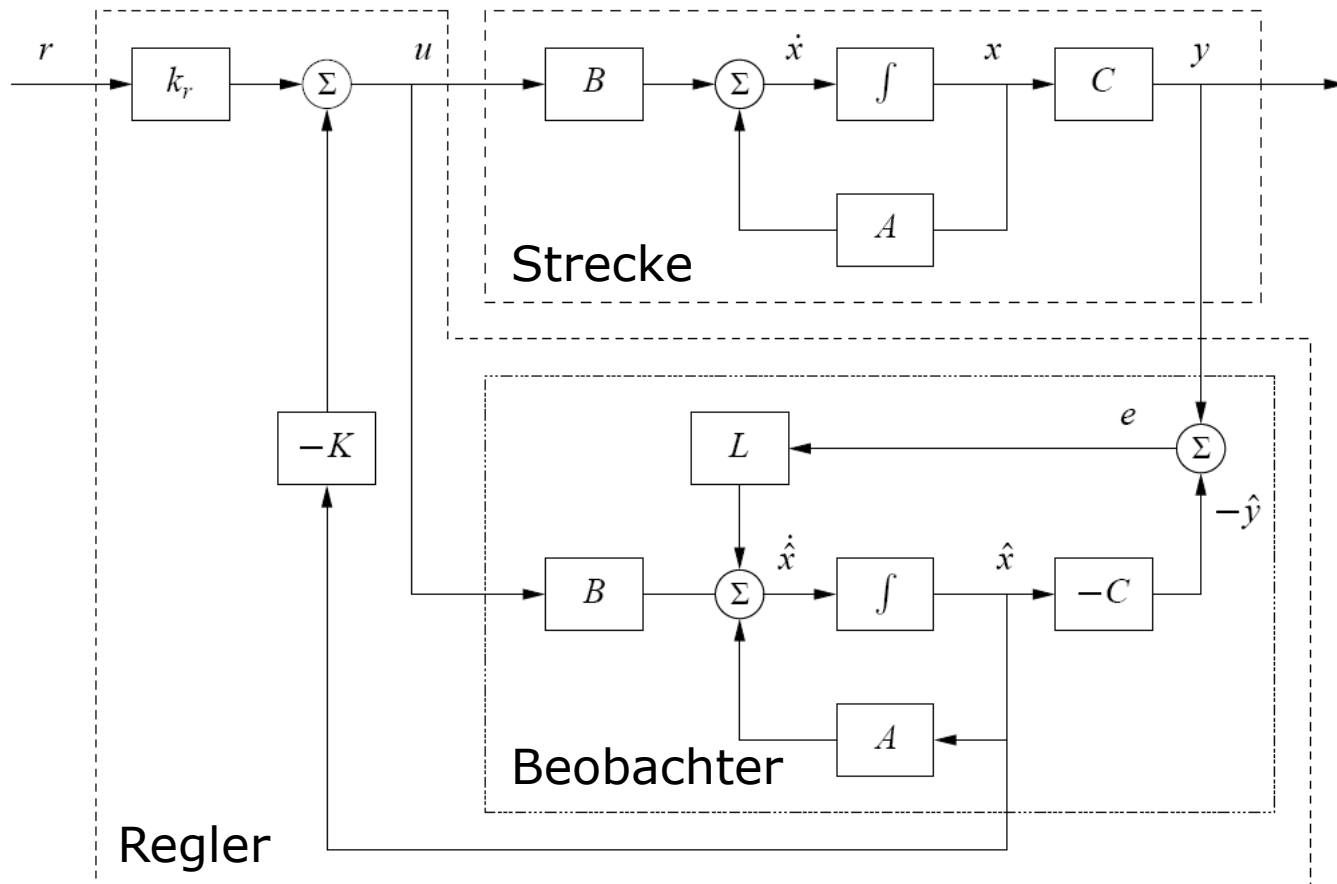
- Charakteristisches Polynom des Gesamtsystems:

$$\det(sI - A + BK) \det(sI - A + LC).$$

- Dies ist ein Produkt aus zwei Polynomen, die dem Regler und dem Beobachter entsprechen.

=> Wenn beide stabil, dann auch Gesamtsystem.

# Beobachter-basierter Regler



- Beobachter schätzt Zustand auf der Grundlage der gemessenen Ausgabe  $y$  und der Eingabe  $u$
- Diese Schätzung  $\hat{x}$  wird für Regler mit Zustandsrückführung genutzt.
- **Der Regler beinhaltet ein Modell des geregelten Prozesses**

# Beispiel: Fahrzeuglenkung

- Linearisierte seitliche Dynamik:

$$\frac{dx}{dt} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} \gamma \\ 1 \end{bmatrix} u, \quad y = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} x$$

$x_1 \dots$  seitliche Position  
 $x_2 \dots$  seitliche Geschwindigkeit

- Beobachtbarkeitsmatrix:  $W_o = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$

- Charakteristisches Polynom des Beobachters  $A - LC = \begin{bmatrix} -l_1 & 1 \\ -l_2 & 0 \end{bmatrix}$ :

$$\det(sI - A + LC) = \det \begin{bmatrix} s + l_1 & -1 \\ l_2 & s \end{bmatrix} = s^2 + l_1 s + l_2$$

- Gewünschtes charakteristisches Polynom:

$$s^2 + p_1 s + p_2 = s^2 + 2\zeta_o \omega_o s + \omega_o^2$$

- Beobachter-Gain:

$$l_1 = p_1 = 2\zeta_o \omega_o, \quad l_2 = p_2 = \omega_o^2$$

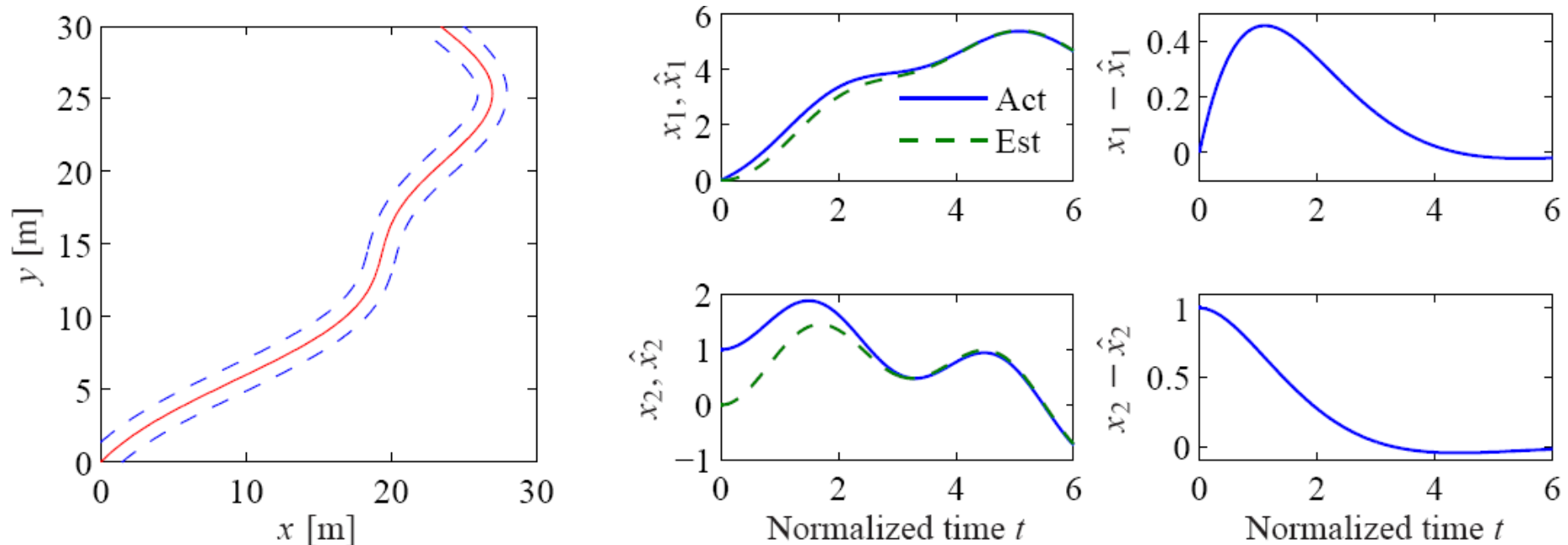
- Beobachter:

$$\frac{d\hat{x}}{dt} = A\hat{x} + Bu + L(y - C\hat{x}) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \hat{x} + \begin{bmatrix} \gamma \\ 1 \end{bmatrix} u + \begin{bmatrix} l_1 \\ l_2 \end{bmatrix} (y - \hat{x}_1)$$

# Fahrzeuglenkung: Beobachter

- Kurvige Straße
- Initialer Geschwindigkeitsfehler

$$\frac{d\hat{x}}{dt} = A\hat{x} + Bu + L(y - C\hat{x}) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \hat{x} + \begin{bmatrix} \gamma \\ 1 \end{bmatrix} u + \begin{bmatrix} l_1 \\ l_2 \end{bmatrix} (y - \hat{x}_1)$$



# Beobachter-basierte Lenkung

- Dynamik, die Lenkwinkel  $u$  zur seitlichen Abweichung  $y$  macht:

$$\frac{d\hat{x}}{dt} = A\hat{x} + Bu + L(y - C\hat{x}) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \hat{x} + \begin{bmatrix} \gamma \\ 1 \end{bmatrix} u + \begin{bmatrix} l_1 \\ l_2 \end{bmatrix} (y - \hat{x}_1)$$

$$u = -K\hat{x} + k_r r = k_1(r - \hat{x}_1) - k_2 \hat{x}_2$$

- $u$  einsetzen:  $\frac{d\hat{x}}{dt} = (A - BK - LC)\hat{x} + Ly + Bk_r r$

$$= \begin{bmatrix} -l_1 - \gamma k_1 & 1 - \gamma k_2 \\ -k_1 - l_2 & -k_2 \end{bmatrix} \hat{x} + \begin{bmatrix} l_1 \\ l_2 \end{bmatrix} y + \begin{bmatrix} \gamma \\ 1 \end{bmatrix} k_1 r$$

