

2 Optimale Zustandsregler und -beobachter

In dieser Übung soll der Entwurf von linearen Zustandsreglern und -beobachtern am Beispiel eines Doppelpendels studiert werden. Die Regelungs- und Beobachterkonzepte werden in der Simulation ausgelegt und anschließend am realen Laborversuch implementiert.

Studieren Sie als Vorbereitung auf die vorliegende Übung zumindest folgende Skripten

- Skriptum zur VU Regelungssysteme (WS 2024/2025) [1]
 - Kapitel 2 und 3
- Skriptum zur VU Fachvertiefung Automatisierungs- u. Regelungstechnik (WS 2024/2025) [2]
 - Kapitel 2 und 3



Die im Folgenden angegebenen MAPLE- und MATLAB-Dateien stehen auf der Homepage der Lehrveranstaltung im zip-Archiv `uebung2.zip` zur Verfügung.



Bei Fragen oder Anregungen zu dieser Übung wenden Sie sich bitte an

- Kaspar Schmerling <schmerling@acin.tuwien.ac.at> oder
- Petar Vulicevic <petar.vulicevic@tuwien.ac.at>.

2.1 Modellbildung und -analyse

Im Folgenden wird der Laborversuch Doppelpendel erläutert und hierfür ein mathematisches Modell entworfen.

2.1.1 Aufbau des Laborversuchs Doppelpendel

An einem Schlitten der Masse m ist ein inneres Pendel 1 drehbar befestigt, an dessen äußeren Ende sich ein weiteres drehbar gelagertes Pendel 2 befindet. Das innere bzw. äußere Pendel besitzt jeweils die Masse m_1 bzw. m_2 , die Trägheitsmomente bzgl. des entsprechenden Schwerpunktes J_1 bzw. J_2 und jeweils die Länge l_1 bzw. l_2 . Die Lage des jeweiligen Massenmittelpunktes befindet sich im Abstand a_1 bzw. a_2 vom jeweiligen Aufhängepunkt. Es wird angenommen, dass der Schlitten reibungsfrei auf einer horizontalen

Schiene gleitet. Der Schlitten wird über einen Zahnriemen und ein Zahnrad mit dem Radius R von einem Motor mit dem Antriebsdrehmoment M angetrieben. In Abbildung 2.1 ist der beschriebene Aufbau skizziert. Mithilfe von Drehwinkelgebern in den Gelenken und am Motor lassen sich die Auslenkung φ_1 und φ_2 der Pendel sowie die Wagenposition s messen. Der Motor ist drehzahlregelt, so dass sich die Schlittengeschwindigkeit hinreichend schnell einstellt.

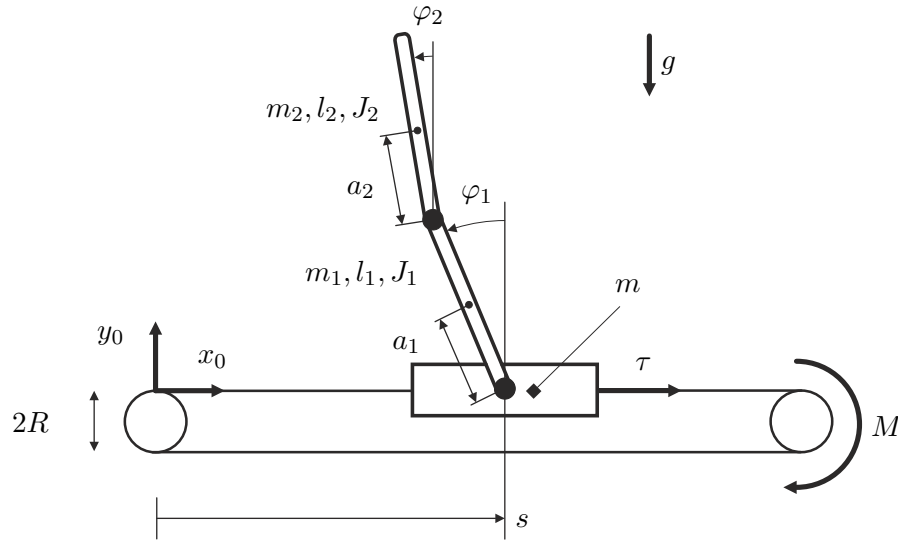


Abbildung 2.1: Prinzipskizze des Versuchsaufbaus Doppelpendel.

2.1.2 Modellbildung

Das Doppelpendel besitzt unter Berücksichtigung von holonomen Bindungen in der Ebene $n = 3$ Freiheitsgrade und soll daher als System von drei Starrkörpern modelliert werden. Für die Wahl der generalisierten Koordinaten q_1, q_2 und q_3 bieten sich die Winkel der Pendel gegenüber der Vertikalen $q_1 = \varphi_1$ und $q_2 = \varphi_2$ und die Position des Schlittens $q_3 = s$ an.

Das Aufstellen der Bewegungsgleichungen für ein System mit n mechanischen Freiheitsgraden erfolgt nach dem *Lagrange-Formalismus*

$$\frac{d}{dt} \frac{\partial}{\partial \dot{q}_i} \mathcal{L} - \frac{\partial}{\partial q_i} \mathcal{L} = \tau_i - \frac{\partial}{\partial \dot{q}_i} \mathcal{R} \quad \text{für } i = 1, \dots, n. \quad (2.1)$$

Dabei bezeichnet $\mathcal{L} = \mathcal{T} - \mathcal{V}$ die *Lagrangefunktion*. Die *Rayleighschen Dissipationsfunktion* $\mathcal{R}$ berücksichtigt die geschwindigkeitsproportionalen Reibungskräfte. Mit der generalisierten Kraft τ_i gehen, in Richtung der zugehörigen generalisierten Koordinate q_i , die extern angreifenden Kräfte und Drehmomente ein. Die absoluten Positionen $\mathbf{p}_{c1}$ und $\mathbf{p}_{c2}$ der

Größe	Wert	
l_1	0.419	m
l_2	0.484	m
m_1	0.9363	kg
m_2	0.5505	kg
a_1	0.2687	m
a_2	0.2256	m
J_1	0.0243	kg m ²
J_2	0.0183	kg m ²
d_1	0.0042	N m s
d_2	0.0003	N m s
m	0.2	kg

Tabelle 2.1: Modellparameter des Versuchsaufbaus Doppelpendel.

Massenmittelpunkte der Pendel im inertialen Koordinatensystem ergeben sich zu

$$\mathbf{p}_{c1} = \begin{bmatrix} s - a_1 \sin \varphi_1 & a_1 \cos \varphi_1 & 0 \end{bmatrix}^T, \quad (2.2a)$$

$$\mathbf{p}_{c2} = \begin{bmatrix} s - l_1 \sin \varphi_1 - a_2 \sin \varphi_2 & l_1 \cos \varphi_1 + a_2 \cos \varphi_2 & 0 \end{bmatrix}^T, \quad (2.2b)$$

und die entsprechenden zeitlichen Ableitungen lauten mit $\omega_1 = \dot{\varphi}_1$ und $\omega_2 = \dot{\varphi}_2$

$$\dot{\mathbf{p}}_{c1} = \begin{bmatrix} \dot{s} - a_1 \omega_1 \cos \varphi_1 & -a_1 \omega_1 \sin \varphi_1 & 0 \end{bmatrix}^T, \quad (2.3a)$$

$$\dot{\mathbf{p}}_{c2} = \begin{bmatrix} \dot{s} - l_1 \omega_1 \cos \varphi_1 - a_2 \omega_2 \cos \varphi_2 & -l_1 \omega_1 \sin \varphi_1 - a_2 \omega_2 \sin \varphi_2 & 0 \end{bmatrix}^T. \quad (2.3b)$$

Die kinetische Energie $\mathcal{T}$ und die potentielle Energie $\mathcal{V}$ des Systems bestimmen sich zu

$$\mathcal{T} = \frac{1}{2} m \dot{s}^2 + \frac{1}{2} m_1 \left((\dot{s} - a_1 \omega_1 \cos \varphi_1)^2 + a_1^2 \omega_1^2 \sin^2 \varphi_1 \right) + \frac{1}{2} J_1 \omega_1^2 + \frac{1}{2} J_2 \omega_2^2 \quad (2.4a)$$

$$+ \frac{1}{2} m_2 \left((\dot{s} - l_1 \omega_1 \cos \varphi_1 - a_2 \omega_2 \cos \varphi_2)^2 + (-l_1 \omega_1 \sin \varphi_1 - a_2 \omega_2 \sin \varphi_2)^2 \right) \quad (2.4b)$$

$$\mathcal{V} = m_1 g a_1 \cos \varphi_1 + m_2 g (l_1 \cos \varphi_1 + a_2 \cos \varphi_2). \quad (2.4c)$$

Die Reibung in den Pendelgelenken wird als proportional zur Drehwinkelgeschwindigkeit angenommen. Mit den Reibbeiwerten d_1 bzw. d_2 lautet die *Rayleighsche Dissipationsfunktion* somit

$$\mathcal{R} = \frac{1}{2} d_1 \omega_1^2 + \frac{1}{2} d_2 (\omega_2 - \omega_1)^2. \quad (2.5)$$

Als externe Kraft wirkt lediglich das Motormoment bzw. die daraus resultierende Umfangskraft auf den Zahnriemen:

$$\boldsymbol{\tau} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \frac{M}{R} \end{bmatrix}^T \quad (2.6)$$

Die Bewegungsgleichungen ergeben sich, indem die Gleichungen (2.4), (2.5) und (2.6) in (2.1) eingesetzt werden. In kompakter Weise können sie mit dem Vektor der generalisierten Koordinaten

$$\mathbf{q} = \begin{bmatrix} \varphi_1 & \varphi_2 & s \end{bmatrix}^T \quad (2.7)$$

in der vektoriellen Form

$$\mathbf{D}(\mathbf{q})\ddot{\mathbf{q}} + \mathbf{C}(\mathbf{q}, \dot{\mathbf{q}})\dot{\mathbf{q}} + \mathbf{G}\dot{\mathbf{q}} + \mathbf{g}(\mathbf{q}) = \boldsymbol{\tau}, \quad (2.8)$$

mit den Matrizen bzw. dem Vektor

$$\mathbf{D}(\mathbf{q}) = \begin{bmatrix} J_1 + m_2 l_1^2 + a_1^2 m_1 & m_2 l_1 a_2 \cos(\varphi_1 - \varphi_2) & -(m_2 l_1 + m_1 a_1) \cos \varphi_1 \\ m_2 l_1 a_2 \cos(\varphi_1 - \varphi_2) & m_2 a_2^2 + J_2 & -m_2 a_2 \cos \varphi_2 \\ -(m_2 l_1 + m_1 a_1) \cos \varphi_1 & -m_2 a_2 \cos \varphi_2 & m + m_1 + m_2 \end{bmatrix}, \quad (2.9a)$$

$$\mathbf{C}(\mathbf{q}, \dot{\mathbf{q}}) = \begin{bmatrix} 0 & m_2 l_1 a_2 \sin(\varphi_1 - \varphi_2) \omega_2 & 0 \\ -m_2 l_1 a_2 \sin(\varphi_1 - \varphi_2) \omega_1 & 0 & 0 \\ (m_1 a_1 + m_2 l_1) \sin \varphi_1 \omega_1 & m_2 a_2 \sin \varphi_2 \omega_2 & 0 \end{bmatrix}, \quad (2.9b)$$

$$\mathbf{G} = \begin{bmatrix} d_2 + d_1 & -d_2 & 0 \\ -d_2 & d_2 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}, \quad (2.9c)$$

$$\mathbf{g}(\mathbf{q}) = \begin{bmatrix} -(m_1 a_1 + m_2 l_1) g \sin \varphi_1 \\ -m_2 a_2 g \sin \varphi_2 \\ 0 \end{bmatrix} \quad (2.9d)$$

angegeben werden.

Aufgabe 2.1 (Modellierung).

1. Vollziehen Sie die Modellbildung in der MAPLE-Datei `Doppelpendel.mw` nach.
2. Bestimmen Sie die Ruhelagen des Doppelpendels aus der Bewegungsgleichung (2.8) für $\boldsymbol{\tau}_R = \mathbf{0}$.

Der Motor zum Verfahren des Schlittens des Versuchsaufbaus ist drehzahl geregelt, weshalb im überlagerten Regelkreis direkt die Schlittengeschwindigkeit $\dot{s}$ vorgegeben werden kann. Die Dynamik des Schlittens und die Rückwirkung der Pendel auf diesen sollen daher vernachlässigt werden. Da sich aber die Schlittenbeschleunigung aufgrund des Termes $\mathbf{D}(\mathbf{q})\ddot{\mathbf{q}}$ in (2.8) auch auf die Pendeldynamik auswirkt, wird die Schlittenbeschleunigung $\ddot{s}$ als neuer Stelleingang u verwendet, vgl. Abbildung 2.2. Die letzte Zeile des Gleichungssystems (2.8) vereinfacht¹ sich dadurch zu

$$\ddot{s} = u. \quad (2.10)$$

¹Durch diese Vereinfachung ändern sich folglich die Starrkörpermatrizen $\mathbf{D}(\mathbf{q})$ und $\mathbf{C}(\mathbf{q}, \dot{\mathbf{q}})$.

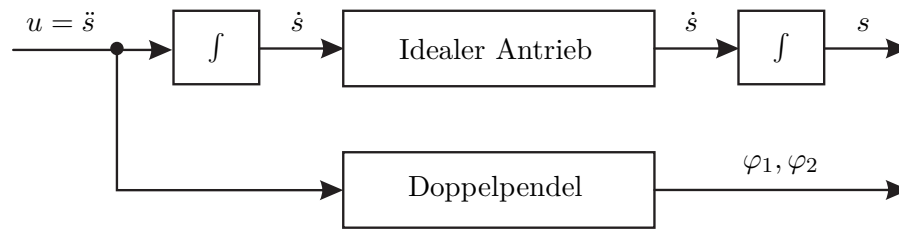


Abbildung 2.2: Blockschaltbild des idealisierten Doppelpendelmodells.

Aufgabe 2.2 (Linearisierung).

- Bestimmen Sie das nichtlineare Modell des Doppelpendels mit vernachlässigter Schlittendynamik in der Form

$$\begin{aligned}\dot{\mathbf{x}} &= \mathbf{f}(\mathbf{x}, u), & \mathbf{x}(0) &= \mathbf{x}_0, \\ y &= \mathbf{c}^T \mathbf{x},\end{aligned}\tag{2.11}$$

mit dem Zustandsvektor $\mathbf{x} = [\varphi_1 \ \omega_1 \ \varphi_2 \ \omega_2 \ s \ \dot{s}]^T$, dem Eingang $u = \ddot{s}$ und der Schlittenposition s als Ausgang.

- Bestimmen Sie für kleine Auslenkungen ($\Delta \mathbf{x}, \Delta u$) um eine allgemeine Ruhelage ($\mathbf{x}_R, u_R$), d.h. für $\mathbf{x} = \mathbf{x}_R + \Delta \mathbf{x}$, $u = u_R + \Delta u$ und $y = y_R + \Delta y$, das linearisierte Modell in der Form

$$\begin{aligned}\Delta \dot{\mathbf{x}} &= \mathbf{A} \Delta \mathbf{x} + \mathbf{b} \Delta u, & \Delta \mathbf{x}(0) &= \Delta \mathbf{x}_0, \\ \Delta y &= \mathbf{c}^T \Delta \mathbf{x},\end{aligned}\tag{2.12}$$

mit dem Zustandsvektor $\Delta \mathbf{x} = [\Delta \varphi_1, \Delta \omega_1, \Delta \varphi_2, \Delta \omega_2, \Delta s, \Delta \dot{s}]^T$, dem Eingang $\Delta u = \ddot{s}$ und dem Ausgang $\Delta s = s - s_R$. Diskretisieren Sie das linearisierte Modell (2.12) mit einer Abtastzeit von $T_a = 1 \text{ ms}$ und geben Sie es in der Form

$$\begin{aligned}\Delta \mathbf{x}_{k+1} &= \mathbf{\Phi} \Delta \mathbf{x}_k + \mathbf{\Gamma} \Delta u_k, & \Delta \mathbf{x}(0) &= \Delta \mathbf{x}_0 \\ \Delta y_k &= \mathbf{c}^T \Delta \mathbf{x}_k\end{aligned}\tag{2.13}$$

an.

Hinweis: Rechnen Sie $\mathbf{\Phi}$ und $\mathbf{\Gamma}$ nicht explizit in MAPLE aus, sondern in MATLAB aus dem ausgewerteten LTI-System.

Schreiben Sie dazu eine MATLAB-Funktion

```
function [sysk,sysd] = DP_System(parDP),
```

welche die Parameterstruktur **parDP** als Übergabewert erhält und ein LTI-Objekt **sysk** der kontinuierlichen Zustandsdarstellung (2.12) und ein LTI-Objekt **sysd** der diskreten Zustandsdarstellung (2.13) zurück gibt. Zur Überprüfung Ihrer Ergebnisse sei an dieser Stelle die Dynamikmatrix und der Eingangsvektor des um die untere Ruhelage $\mathbf{x}_R = [\pi \ 0 \ \pi \ 0 \ 0 \ 0]^T$, $\boldsymbol{\tau}_R = \mathbf{0}$ linearisierten Modells (2.12)

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ -36.4 & -0.04 & 10.5 & 0.005 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 40.9 & 0.05 & -38.1 & -0.01 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}, \quad \mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 \\ -2.6 \\ 0 \\ 0.3 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \quad (2.14)$$

mit den Modellparametern nach Tabelle 2.1 angegeben.

3. Berechnen Sie die Eigenwerte und Nullstellen des linearisierten Systems für die untere Ruhelage $\mathbf{x}_R = [\pi \ 0 \ \pi \ 0 \ 0 \ 0]^T$ und obere Ruhelage $\mathbf{x}_R = [0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0]^T$. Verwenden Sie dazu die MATLAB-Befehle **pole()** und **zero()**. Charakterisieren Sie die Lage der Pol- und Nullstellen in beiden Ruhelagen.
4. Überprüfen Sie die Erreichbarkeit des diskreten, linearisierten Systems.

2.2 Stabilisierung der oberen Ruhelage

Für das linearisierte und vereinfachte Modell (2.13) des Doppelpendels soll im Folgenden ein Zustandsregler zur Stabilisierung der oberen Ruhelage $\mathbf{x}_R = [0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0]^T$, $\boldsymbol{\tau}_R = \mathbf{0}$ entworfen werden. Um konstante Störungen und Parameterschwankungen stationär unterdrücken zu können, wird der Zustandsregler um einen entsprechenden Integralanteil erweitert. Der Regler hat somit die Form

$$\Delta x_{I,k+1} = \Delta x_{I,k} + (\Delta r_k - \mathbf{c}^T \Delta \mathbf{x}_k), \quad (2.15a)$$

$$\Delta u_k = \begin{bmatrix} \mathbf{k}_x^T & k_I \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta \mathbf{x}_k \\ \Delta x_{I,k} \end{bmatrix}. \quad (2.15b)$$

Dabei kann mit Δr_k die Sollposition vorgegeben werden.

Aufgabe 2.3 (Stabilisierung). Die folgenden Teilaufgaben sollen in einer MATLAB-Funktion ausgeführt werden.

1. Erweitern Sie das Pendelmodell (2.13) um einen Integrator in der Form

$$\begin{bmatrix} \Delta \mathbf{x}_{k+1} \\ \Delta x_{I,k+1} \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} \Phi & \mathbf{0} \\ -\mathbf{c}^T & 1 \end{bmatrix}}_{\Phi_I} \begin{bmatrix} \Delta \mathbf{x}_k \\ \Delta x_{I,k} \end{bmatrix} + \underbrace{\begin{bmatrix} \Gamma \\ 0 \end{bmatrix}}_{\Gamma_I} \Delta u_k + \underbrace{\begin{bmatrix} \mathbf{0} \\ 1 \end{bmatrix}}_{\Gamma_{r,I}} \Delta r_k, \quad \begin{bmatrix} \Delta \mathbf{x}(0) \\ \Delta x_I(0) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \Delta \mathbf{x}_0 \\ \Delta x_{I,0} \end{bmatrix},$$

$$\Delta y_k = \mathbf{c}^T \Delta \mathbf{x}_k. \quad (2.16)$$

2. Suchen Sie in der MATLAB-Hilfe nach dem Befehl `dlqr()`. Berechnen Sie den Rückführvektor

$$\mathbf{k}^T = \begin{bmatrix} \mathbf{k}_x^T & k_I \end{bmatrix} \quad (2.17)$$

als optimale Zustandsrückführung mithilfe des `dlqr()`-Befehls. Beachten Sie die Vorzeichenkonvention des MATLAB-Befehls. Wählen Sie dabei die Gewichtungsmatrizen als Diagonalform

$$\mathbf{Q} = \text{diag}(\alpha_1 \quad \alpha_2 \quad \alpha_1 \quad \alpha_2 \quad \alpha_3 \quad \alpha_4 \quad \alpha_5), \quad (2.18a)$$

$$\mathbf{R} = \gamma, \quad (2.18b)$$

mit den positiven Konstanten $\alpha_1, \alpha_2, \alpha_3, \alpha_4, \alpha_5, \gamma$ und dem Gewichtungsvektor $\mathbf{N}$ als Nullvektor. Schreiben Sie hierzu eine MATLAB-Funktion

```
function [parLQR] = LQR_Entwurf(sysd,parLQR).
```

Als Übergabewert soll die MATLAB-Funktion die Parameterstruktur `parLQR`, welche die Gewichtungsmatrizen enthält, und das LTI-Objekt `sysd` der diskreten Zustandsdarstellung nach (2.13) erhalten. Rückgabewert ist die Parameterstruktur `parLQR`, mit den Einträgen `parLQR.kx` und `parLQR.kI` nach (2.17).

Hinweis: Im MATLAB/SIMULINK-Modell `Doppelpendel_LQR.slx` steht Ihnen das nichtlineare Modell des Doppelpendels als p-Code S-Funktion zur Verfügung. Tragen Sie außerdem bitte alle Tuningparameter (Abtastzeit `parLQR.Ta` und Gewichtungsmatrizen `parLQR.Q`, `parLQR.R` und `parLQR.N`) im m-File `Tuning_Parameter.m` ein.

Aufgabe 2.4 (Zustandsregler mit Integralanteil).

1. Öffnen Sie das MATLAB/SIMULINK-Modell `Doppelpendel_LQR.slx` und implementieren Sie den Zustandsregler mit Integralanteil in der Embedded MATLAB-Funktion `LQR`. Beachten Sie, dass der Regler basierend auf dem linearisierten Modell entworfen wurde und Sie daher auch die Zustandsgrößen des linearisierten Modells $\Delta \mathbf{x}$ zurückführen müssen. Die Umrechnung der Zustandsgrößen $\mathbf{x}$ in die Zustandsgrößen des linearen Modells soll im Submodell „Ruhela-

gen+Quantisierung“ durchgeführt werden.

Hinweis: Beachten Sie für die Implementierung des Regelgesetzes die Vorgabe zur Benennung der Variablen in Aufgabe 2.3 und benützen Sie darüber hinaus keine weiteren Übergabevariablen.

2. Stellen Sie ihren Regler simulativ so ein, dass er eine Anfangsstörung $\mathbf{x}(0) = \mathbf{x}_0 = [0.1 \text{ rad} \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0]^T$ in ca. 5 s ausregelt und dabei die Beschränkungen von $|y| \leq 0.7 \text{ m}$, $|\dot{y}| \leq 1 \text{ m/s}$ und $|\ddot{y}| \leq 20 \text{ m/s}^2$ einhält. Testen Sie dabei Ihren Regler auch mit Quantisierungsrauschen.
3. Durch entsprechende Vorgabe der Führungsgröße $\Delta r_k \neq 0$ kann die Position des Schlittens vorgegeben und somit ein Ruhelagenwechsel nach $\mathbf{x}_R = [0 \ 0 \ 0 \ 0 \ \Delta r_k \ 0]^T$ durchgeführt werden. Testen Sie Ihren Regler anhand einer Positionssollvorgabe durch einen Sprung von $\Delta r_k = 0 \text{ m}$ nach $\Delta r_k = 0.1 \text{ m}$. Achten Sie darauf, dass Ihr Regler die Stellgrößenbeschränkungen einhält.
4. Charakterisieren Sie die Lage der Pol- und Nullstellen des geschlossenen Kreises. Was fällt im Vergleich zu Aufgabe 2.2 auf?

2.3 Flachheitsbasierte Vorsteuerung auf Basis des linearisierten Modells

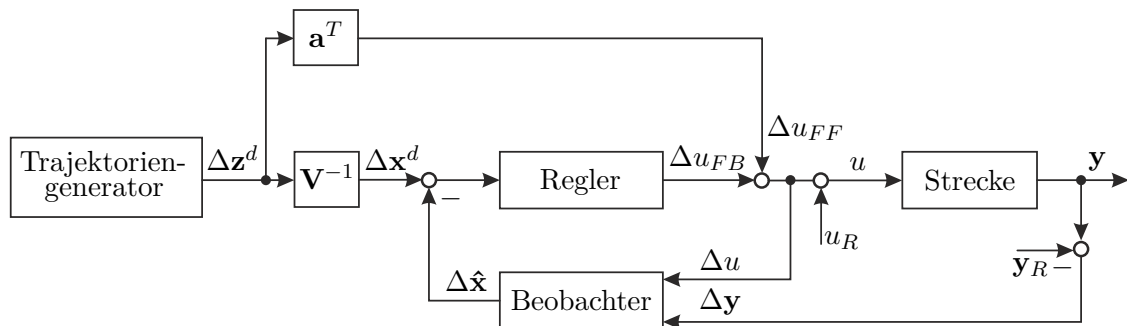


Abbildung 2.3: Allgemeines Blockschaltbild der flachheitsbasierten Regelungsstrategie.

Nachdem die Schlittenposition s keinen flachen Ausgang für das nichtlineare Modell des Doppelpendels darstellt, soll an dieser Stelle eine flachheitsbasierte Vorsteuerung basierend auf dem linearisierten Modell entworfen werden, vgl. Abbildung 2.3. Hierbei wird das um die untere Ruhelage linearisierte Modell betrachtet, wofür im Folgenden der flache Ausgang z berechnet und eine Solltrajektorie für diesen geplant wird. Anschließend kann eine Steuerung u_{FF} entworfen werden, die zusätzlich zu dem Regleranteil u_{FB} der Strecke aufgeschaltet wird. Zur Stabilisierung der Fehlerdynamik soll ein zeitinvarianter

LQR-Zustandsregler entworfen werden. Die nicht messbaren Zustandsgrößen sollen hierbei mittels eines stationären Kalman-Filters geschätzt werden.

Aufgabe 2.5 (Flachheit).

1. Zeigen Sie, dass die Schlittenposition s kein flacher Ausgang für das nichtlineare Modell des Doppelpendels (2.11) ist.
2. Welche Bedingung muss das linearisierte Modell des Doppelpendels erfüllen, so dass eine flachheitsbasierte Vorsteuerung entworfen werden kann?

2.3.1 Vorsteuerungsentwurf

Für den Vorsteuerungsentwurf (Für die Herleitung des Entwurfes sei auf die Arbeit [3] verwiesen.) muss das linearisierte Modell des Doppelpendels zunächst auf Regelungsnormalform transformiert und damit ein flacher Ausgang des Systems bestimmt werden. Mittels der umkehrbar eindeutigen Zustandstransformation $\Delta \xi = \mathbf{V} \Delta \mathbf{x}$ mit

$$\mathbf{V} = \begin{bmatrix} \mathbf{v}_1^T \\ \mathbf{v}_1^T \mathbf{A} \\ \vdots \\ \mathbf{v}_1^T \mathbf{A}^{n-1} \end{bmatrix}$$

und $\mathbf{v}_1^T = \mathbf{e}_n^T \mathcal{R}(\mathbf{A}, \mathbf{b})^{-1}$ als letzte Zeile der inversen Erreichbarkeitsmatrix $\mathcal{R}(\mathbf{A}, \mathbf{b})$, erhält man das System in Regelungsnormalform

$$\Delta \dot{\xi} = \tilde{\mathbf{A}} \Delta \xi + \tilde{\mathbf{b}} \Delta u \quad \text{mit} \quad \tilde{\mathbf{A}} = \mathbf{V} \mathbf{A} \mathbf{V}^{-1} \quad \text{und} \quad \tilde{\mathbf{b}} = \mathbf{V} \mathbf{b} = \mathbf{e}_n. \quad (2.19)$$

In Regelungsnormalform ist $\Delta \xi_1 = \Delta z$ der flache Ausgang des Systems und die transformierten Zustandsgrößen lassen sich durch

$$\Delta \xi_1 = \Delta z, \quad \Delta \xi_2 = \Delta \dot{z}, \quad \dots, \quad \Delta \xi_6 = \Delta z^{(5)} \quad (2.20)$$

parametrieren. Die Vorsteuerung ergibt sich aus der letzten Zeile der Systemgleichung zu

$$\Delta u_{FF} = \mathbf{a}^T \Delta \mathbf{z} \quad (2.21)$$

mit den Vektoren

$$\mathbf{a} = \begin{bmatrix} a_0 & a_1 & \dots & a_5 & 1 \end{bmatrix}^T, \quad (2.22a)$$

$$\Delta \mathbf{z} = \begin{bmatrix} \Delta z & \Delta \dot{z} & \Delta \ddot{z} & \dots & \Delta z^{(6)} \end{bmatrix}^T, \quad (2.22b)$$

wobei die Parameter a_i die Koeffizienten des charakteristischen Polynoms der Systemmatrix $\mathbf{A}$ sind.

Aufgabe 2.6 (Vorsteuerungsentwurf).

1. Schreiben Sie eine MATLAB-Funktion

```
function [parFF] = Vorsteuerung_Entwurf(sysk,parFF),
```

in welcher das kontinuierliche, lineare Modell des Doppelpendels auf Regelungsnormalform transformiert und der Koeffizientenvektor $\mathbf{a}$ berechnet wird. Als Übergabewert soll die MATLAB-Funktion das LTI-Objekt `sysk` der kontinuierlichen Zustandsdarstellung nach (2.12) erhalten. Rückgabewerte sind die Parameterstruktur `parFF`, mit den Koeffizientenvektor `parFF.aa` nach (2.22a), und die inverse Transformationmatrix `parFF.VWinv` nach (2.19).

2.3.2 Trajektorienplanung

Um einen Arbeitspunktwechsel $(\Delta u_0, \Delta \xi_0, \Delta z_0) \rightarrow (\Delta u_T, \Delta \xi_T, \Delta z_T)$ im Zeitintervall $t \in [0, T]$ mit

$$\Delta u(0) = \Delta u_0, \quad \mathbf{0} = \tilde{\mathbf{A}}\Delta \xi_0 + \tilde{\mathbf{b}}\Delta u_0, \quad \Delta z(0) = \Delta z_0, \quad (2.23a)$$

$$\Delta u(T) = \Delta u_T, \quad \mathbf{0} = \tilde{\mathbf{A}}\Delta \xi_T + \tilde{\mathbf{b}}\Delta u_T, \quad \Delta z(T) = \Delta z_T \quad (2.23b)$$

durchzuführen, muss eine n -fach stetig differenzierbare Solltrajektorie Δz^d für den flachen Ausgang Δz vorgegeben werden. Im Folgenden soll ein Polynom 13. Grades

$$\Delta z^d(t) = \Delta z_0 + (\Delta z_T - \Delta z_0) \sum_{i=n+1}^{2n+1} \beta_i \left(\frac{t}{T}\right)^i, \quad t \in [0, T] \quad (2.24)$$

für die Solltrajektorie angesetzt werden. Basierend auf der Solltrajektorie $\Delta z^d = \Delta \xi_1^d$ kann durch Umkehrung der Zustandstransformation $\Delta \xi = \mathbf{V}\Delta \mathbf{x}$ direkt $\Delta \mathbf{x}^d$ berechnet werden.

Aufgabe 2.7 (Trajektorienplanung).

1. Geben Sie die $2(n+1)$ Randbedingungen für die Solltrajektorie (2.24) an.
2. Berechnen Sie die Koeffizienten β_i der Solltrajektorie (2.24) in MAPLE.
3. Schreiben Sie eine MATLAB-Funktion

```
function [] = Vorsteuerung_Plotten(parFF),
```

in welcher die Solltrajektorie und deren Zeitableitungen für den Schlittenversatz $s_0 = 0$ m, $s_T = 0.5$ m und eine Übergangszeit von $T = 3$ s gezeichnet werden. Überlegen Sie sich hierzu, wie Sie von der Schlittenposition s auf die Anfangs- und Endbedingung Δz_0 und Δz_T schließen können. Zeichnen Sie ebenso die sich ergebenden Zustandstrajektorien.

4. Öffnen Sie das Modell `Doppelpendel_LQG.slx` und fügen Sie im Submodell „Ruhelagen+Quantisierung“ die Umrechnung zwischen den Zustandsgrößen $\mathbf{x}$ und den Zustandsgrößen des linearisierten Modells $\Delta\mathbf{x}$ ein.
5. Öffnen Sie die Embedded MATLAB-Funktion `Trajektorienplanung` und ergänzen Sie den Code.

2.3.3 Stabilisierung des Fehlersystems mittels eines LQR-Reglers

Analog zum Reglerentwurf für die Stabilisierung der oberen Ruhelage in Kapitel 2.2 soll nun die Abweichung um die Solltrajektorie $\Delta\mathbf{x}^d$ stabilisiert werden.

Aufgabe 2.8 (Stabilisierung des Fehlersystems).

1. Geben Sie das Fehlersystem bzgl. des Zustandes $\Delta\mathbf{e}_k = \Delta\mathbf{x}_k - \Delta\mathbf{x}_k^d$ an. Zur Stabilisierung des Fehlersystems wird wiederum ein Zustandsregler mit Integralanteil der Form

$$\Delta e_{I,k+1} = \Delta e_{I,k} + \left(\Delta y_k^d - \underbrace{\mathbf{c}^T \Delta \mathbf{x}_k}_{\Delta y_k} \right), \quad (2.25a)$$

$$\Delta u_{FB,k} = \begin{bmatrix} \mathbf{k}_x^T & k_I \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta \mathbf{e}_k \\ \Delta e_{I,k} \end{bmatrix} \quad (2.25b)$$

verwendet. Wie sieht die zugehörige Dynamikmatrix des um den Integrator erweiterten Systems aus?

2. Öffnen Sie die Embedded MATLAB-Funktion `LQG` und kopieren Sie ihren LQR-Regler aus Aufgabe 2.4 in das M-file. Editieren Sie den LQR-Regler so, dass er lediglich das Fehlersystem regelt. Die Stellgröße am Ausgang der Embedded MATLAB-Funktion `LQG` soll dabei bereits die Summe der Anteile von Vorsteuerung und Zustandsregler darstellen.
3. Entwerfen Sie den betrachteten Zustandsregler für die untere Ruhelage mithilfe der Funktion

```
function [parLQR] = LQR_Entwurf(sysd,parLQR)
```

aus dem Aufgabenteil 2.3.

2.3.4 Beobachterentwurf

Im Folgenden soll davon ausgegangen werden, dass lediglich die Schlittenposition s und der innere Winkel φ_1 als Messgrößen zur Verfügung stehen. Die nicht messbaren Zustandsgrößen sollen mittels eines stationären Kalman-Filters geschätzt werden.

Aufgabe 2.9 (Beobachterentwurf für die untere Ruhelage).

1. Geben Sie die Ausgangsmatrix $\mathbf{C}$ für diese Messgrößen an.
2. Suchen Sie in der MATLAB-Hilfe nach dem Befehl `kalmd()`. Programmieren Sie eine MATLAB-Funktion

```
function [parKAL] = Kalman_Entwurf(sysk,sysd,parKAL).
```

Beachten Sie die Vorzeichenkonvention des MATLAB-Befehls. Als Übergabewert soll die MATLAB-Funktion die LTI-Objekte `sysk` und `sysd` der kontinuierlichen und diskreten Zustandsdarstellung nach (2.12) und (2.13) erhalten. Rückgabewerte sind die Verstärkungsmatrix `parKAL.KK` sowie die diskreten Systemmatrizen `parKAL.Asysd`, `parKAL.bsysd`.

Gehen Sie bei der Wahl der Matrizen $\mathbf{H}_n$ und $\mathbf{G}_n$ davon aus, dass das Prozessrauschen $\mathbf{w}$ nicht auf die Messgrößen wirkt und nehmen Sie ferner an, dass das Prozessrauschen $\mathbf{w}$ nicht gekoppelt auf den Prozess wirkt. Wählen Sie zudem die Kovarianzmatrizen $\mathbf{Q}_n$ und $\mathbf{R}_n$ als Diagonalmatrizen.

3. Ergänzen Sie den Zustandsregler mit Integralanteil in der Embedded MATLAB-Funktion `LQG` um ihren entworfenen Beobachter.
4. Stellen Sie die Kovarianzmatrizen so ein, dass der Beobachter eine hinreichend gute Schätzung liefert.
5. Führen Sie die geschätzten Zustände dem Zustandsregler zurück.
6. Beaufschlagen Sie die Messung mit einem Rauschprozess und testen Sie Ihren Entwurf. Im Submodell „Einstellungen“ können Sie hierzu einen Schalter „Quantisierung ein/aus (1-0)“ umschalten.

Hinweis: Tragen Sie bitte alle Tuningparameter (Kovarianzmatrizen `parLQR.Qn` und `parLQR.Rn`) im m-File `Tuning_Parameter.m` ein.

Aufgabe 2.10 (Beobachterentwurf für die obere Ruhelage). Entwerfen Sie ein stationäres Kalman-Filter für die obere Ruhelage um anschließend den von Ihnen entworfenen LQR-Regler aus Aufgabe 2.8 mittels Rückführung der geschätzten Zustände zu testen. Weshalb wird das Gesamtsystem beim Ruhelagenwechsel mit großen Verfahrwegen der Schlittenposition s bzw. bei großen Anfangsstörungen $\mathbf{x}_0$ instabil?

2.4 Literatur

- [1] W. Kemmetmüller und A. Kugi, *Skriptum zur VO Regelungssysteme (WS 2024/2025)*, Institut für Automatisierungs- und Regelungstechnik, TU Wien, 2024. Adresse: <https://www.acin.tuwien.ac.at/master/regelungssysteme/>
- [2] C. Hartl-Nesic und A. Kugi, *Skriptum zur VU Fachvertiefung Automatisierungs- und Regelungstechnik (WS 2024/2025)*, Institut für Automatisierungs- und Regelungstechnik, TU Wien, 2024. Adresse: <https://www.acin.tuwien.ac.at/bachelor/fachvertiefung-automatisierungs-und-regelungstechnik/>
- [3] M. Zeitz, „Differenzielle Flachheit: eine nützliche Methodik auch für lineare SISO-Systeme,“ *Automatisierungstechnik*, Jg. 58, Nr. 1, S. 5–13, 2010.