Kapitel 1

Reglerentwurf für das Balancieren auf einer Ecke

Nachdem im vorherigen Kapitel ein Modell des Systems entwickelt wurde muss nun für dieses ein Regler entworfen werden. Hierfür wird zunächst die kontinuierliche Zustandsraumdarstellung in eine diskrete überführt. Anschließend wird diese in eine Kalman-Dekomposition transformiert, um das System auf eine Minimalrealisierung zu reduzieren. Diese besteht lediglich aus steuer- und beobachtbaren Zuständen und kann somit als Ausgangspunkt für den Reglerentwurf genutzt werden. Für die Bestimmung des Reglers wird ebenfalls das LQR-Verfahren verwendet. Der Regler wird im nächsten Schritt an Hand einer Simulation überprüft, wobei der Verlauf der nicht steuerbar bzw. beobachtbaren Zustände untersucht wird. Des weiteren wird mittels der Simulation die Direktionalitätsproblematik des Mehrgrößensystems analysiert, welche durch die Stellgrößenbeschränkungen verursacht wird. Der resultierende Regle wird im Anschluss auf die reelle Strecke übertragen und dort empirisch optimiert.

1.1 Modell basierter Reglerentwurf

Aus dem letzten Kapitel ist die Zustandsgleichung

$$\dot{\boldsymbol{x}} = \underbrace{\begin{bmatrix} \boldsymbol{0}^{3\times3} & \Delta \Phi & \boldsymbol{0}^{3\times3} \\ \boldsymbol{I}_{K}^{-1} \cdot \Delta \boldsymbol{T}_{G} & -C_{\psi} \cdot \boldsymbol{I}_{K}^{-1} & C_{\psi} \cdot \boldsymbol{I}_{K}^{-1} \\ \boldsymbol{0}^{3\times3} & C_{\psi} \cdot \boldsymbol{I}_{R}^{-1} & -C_{\psi} \cdot \boldsymbol{I}_{R}^{-1} \end{bmatrix}}_{=\boldsymbol{A}_{c}} \cdot \underbrace{\begin{bmatrix} \boldsymbol{\overline{\varphi}} \\ \boldsymbol{u}_{K} \\ \boldsymbol{u}_{R} \end{bmatrix}}_{=\boldsymbol{x}} + \underbrace{\begin{bmatrix} \boldsymbol{0}^{3\times3} \\ -\boldsymbol{I}_{K}^{-1} \\ \boldsymbol{I}_{R}^{-1} \end{bmatrix}}_{=\boldsymbol{B}_{c}} \cdot \underbrace{\begin{bmatrix} T_{M1} \\ T_{M2} \\ T_{M3} \end{bmatrix}}_{=\boldsymbol{u}}$$
(1.1)

hervorgegangen. Der Ausgangsvektor $y \in \mathbb{R}^8$ enhält alle Zustandsgrößen bis auf den Winkel φ_1 , da dieser nicht aus den Sensordaten ermittelt werden kann.

$$y = \underbrace{\begin{bmatrix} \mathbf{0}^8 & \mathbf{I}^{8 \times 8} \end{bmatrix}}_{=\mathbf{C}_a} \cdot \mathbf{x} \tag{1.2}$$

Im nächsten Schritt wird das kontinuierliche System $\mathfrak{S}(A_c, B_c, C_c)$ in das diskrete System $\mathfrak{D}(A, B, C)$ überführt. Hierfür wird die Abtastrate $f_a = 50Hz$ verwendet. Anschließend wird das System mittels der Kalmankriterien auf Steuer- und Beobachtbarkeit geprüft. Hieraus folgt, dass das System sowohl einen nicht steuerbaren als auch einen nicht beobachtbaren Zustand besitzt. Eine Voraussetzung für den Entwurf eines Zustandreglers besteht darin, dass das System vollständig steuer- und beobachtbar ist. Deshalb kann das System $\mathfrak{D}(A,B,C)$ nicht direkt für den Reglerentwurf verwendet werden. Zunächst muss eine Minimalrealisierung $\mathfrak{D}(A_M,B_M,C_M)$ gefunden werden, welche nur den steuer- und beobachtbaren Unterraum des Systems enthält. Um eine Minimalrealisierung des Systems zu erhalten wird es in eine so genannte Kalman-Dekomposition $\mathfrak{D}(A_K,B_K,C_K)$ überführt. Die hierfür nötige Transformationsmatrix T_K wird mittels der Matlab-Funktion minreal() bestimmt.

$$\boldsymbol{x}_K = \boldsymbol{T}_K^{-1} \cdot \boldsymbol{x}$$
 $\boldsymbol{A}_K = \boldsymbol{T}_K^{-1} \cdot \boldsymbol{A} \cdot \boldsymbol{T}_K$ $\boldsymbol{B}_K = \boldsymbol{T}_K^{-1} \cdot \boldsymbol{B}$ $\boldsymbol{C}_K = \boldsymbol{C} \cdot \boldsymbol{T}_K$ (1.3)

$$\underbrace{\begin{bmatrix} \boldsymbol{x}_{M} \\ \boldsymbol{x}_{\overline{S}} \\ \boldsymbol{x}_{\overline{B}} \end{bmatrix}}_{=\boldsymbol{x}_{K}} (k+1) = \underbrace{\begin{bmatrix} \boldsymbol{A}_{M} & \boldsymbol{a}_{M/\overline{S}} & 0 \\ \boldsymbol{0}^{1\times7} & a_{\overline{S}} & 0 \\ \boldsymbol{a}_{\overline{B}/M} & a_{\overline{B}/\overline{S}} & a_{\overline{B}} \end{bmatrix}}_{=\boldsymbol{A}_{K}} \cdot \begin{bmatrix} \boldsymbol{x}_{M} \\ \boldsymbol{x}_{\overline{S}} \\ \boldsymbol{x}_{\overline{B}} \end{bmatrix} (k) + \underbrace{\begin{bmatrix} \boldsymbol{B}_{M} \\ \boldsymbol{0}^{1\times3} \\ \boldsymbol{b}_{\overline{B}}^{T} \end{bmatrix}}_{=\boldsymbol{B}_{K}} \cdot \boldsymbol{u}(k) \tag{1.4}$$

$$\mathbf{y}(k) = \underbrace{\begin{bmatrix} \mathbf{C}_{M} & \mathbf{c}_{\overline{S}} & \mathbf{0}^{8} \end{bmatrix}}_{=\mathbf{C}_{K}} \cdot \mathbf{x}_{K}(k)$$
(1.5)

Die Kalman-Dekomposition $\mathfrak{D}_K(\boldsymbol{A}_K,\boldsymbol{B}_K,\boldsymbol{C}_K)$ setzt sich aus der Minimalrealisierung $\mathfrak{D}_M(\boldsymbol{A}_M,\boldsymbol{B}_M,\boldsymbol{C}_M)$ dem nicht steuerbaren Teilsystem $\mathfrak{D}_{\overline{S}}(a_{\overline{S}},\boldsymbol{0}^{3\times 1},\boldsymbol{c}_{\overline{S}})$ und dem nicht beobachtbaren Teilsystem $\mathfrak{D}_{\overline{B}}(a_{\overline{B}},\boldsymbol{b}_{\overline{B}}^T,\boldsymbol{0}^{8\times 1})$ zusammen. Prinzipiell kann nun für das System \mathfrak{D}_M ein Zustandsregler entwickelt werden, der zu einem asymptotischen System führt. Allerdings ist dabei zu beachten, dass die Teilsysteme \mathfrak{D}_M , $\mathfrak{D}_{\overline{S}}$ und $\mathfrak{D}_{\overline{B}}$ nicht voneinander entkoppelt sind. Die Abhängigkeiten zwischen den Teilsystemen werden von den den Größen $\boldsymbol{a}_{M/\overline{S}}$, $\boldsymbol{a}_{\overline{B}}/M$ und $a_{\overline{B}/\overline{S}}$ beschrieben. Da der Zustandsregler lediglich die Eigenwerte des Teilsystem \mathfrak{D}_M beeinflussen kann, muss

¹Die hier gezeigt Dekomposition stellt nicht den allgemein gültigen Fall dar, der ein weiteres Teilsystem weder steuer- noch beobachtbaren Zustände enthält [Lunze RT2, S.108ff]

zusätzlich die Stabilität der Teilsysteme $\mathfrak{D}_{\overline{S}}$ und $\mathfrak{D}_{\overline{B}}$ geprüft werden. In diesem Kontext wird der Begriff der Stabilisierbarkeit verwendet, wobei ein System stabilisierbar heißt wenn all seine Eigenvorgänge, die nicht Teil seines vollständig steuer- und beobachtbaren Unterraums sind, asymptotisch stabil sind. In diesem Anwendungsfall handelt es sich bei $\mathfrak{D}_{\overline{S}}$ und $\mathfrak{D}_{\overline{B}}$ um Systeme erster Ordnung, derer Eigenwert $\lambda_{\overline{S}}$ bzw. $\lambda_{\overline{B}}$ auf dem Einheitskreis liegt.

$$\lambda_{\overline{S}} = \lambda_{\overline{B}} = 1 \tag{1.6}$$

Somit sind die beiden Teilsysteme grenzstabil. Um den Verlauf und Einfluss der Zustände $x_{\overline{S}}$ und $x_{\overline{B}}$ nachzuvollziehen wird zunächst ein Regler für die Minimalrealisierung \mathfrak{D}_M entworfen und in einer Simulation erprobt. Für die Bestimmung der Reglermatrix K_M wird das LQR-Verfahren angewandt, wobei die Gewichtungsmatrizen Q und R in Diagonalform gewählt werden. Als Diagonalelemente werden die Kehrwerte der maximal zulässigen Zustandsgrößen im Quadrat verwendet. Hierbei ist zu beachten, dass der Reglerentwurf für das System \mathfrak{D}_M durchgeführt wird. Deshalb muss der maximale Zustandsvektor x_{max} in dessen Darstellung transformiert werden. Hierfür wird mit der Transformationsmatrix T_K^{-1} und einer nicht regulären Reduktionsmatrix multipliziert.

$$\boldsymbol{x}_{M,max} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{I}^{7\times7} & \boldsymbol{0}^{7\times2} \end{bmatrix} \cdot \boldsymbol{T}_{K}^{-1} \cdot \boldsymbol{x}_{max}$$
 (1.7)

$$Q = diag(\mathbf{x}_{M,max})^{-2} \qquad \mathbf{R} = diag(\mathbf{u}_{max})^{-2}$$
(1.8)

In der Simulation wird für die Regelstrecke das kontinuierliche System $\mathfrak{S}_C(A_C, B_C, C_C)$ verwendet. Für die Implementierung des Reglers ist ebenfalls in ([?]) beschriebene Transformation nötig.

$$\boldsymbol{u}(k) = -\underbrace{\boldsymbol{K}_{M} \cdot \begin{bmatrix} \boldsymbol{I}^{7 \times 7} & \boldsymbol{0}^{7 \times 2} \end{bmatrix} \cdot \boldsymbol{T}_{K}^{-1}}_{\equiv \boldsymbol{K}} \cdot \boldsymbol{x}(k)$$

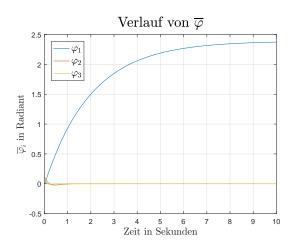
$$(1.9)$$

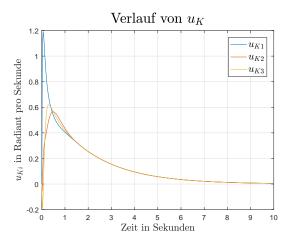
Die folgenden Abbildungen zeigen den Verlauf der Zustandsgrößen $\overline{\varphi}$, u_K und u_R sowie der Stellgrößen T_M bei dem Anfangszustand

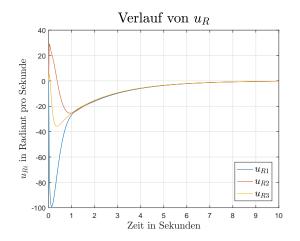
$$\boldsymbol{x}(0) = \begin{bmatrix} 0\\0.11\\0.08\\\mathbf{0}^{6\times 1} \end{bmatrix}. \tag{1.10}$$

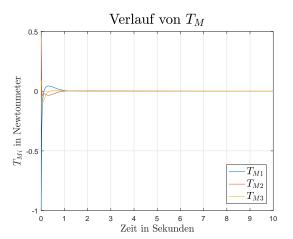
Die Simulation zeigt, dass alle Zustandsgrößen bis auf den Winkel φ_1 gegen null konvergieren. Folglich ist anzunehmen, dass der Zustand φ_1 nicht teil der Minimalrealisierung \mathfrak{D}_M ist. Diese Vermutung lässt sich mittels der Matrizen C_C und A_C bestätigen. Die erste Spalte der Matrix C_C ist ein Nullvektor und somit beeinflusst φ_1 den Ausgangsvektor y nicht. Eine solche Zustandsvariable wird auch als nicht ausgangsverbunden bezeichnet. Des weiteren hat der Zustand φ_1 keine Auswirkung auf die Systemdynamik. Dies ist auf die erste Spalte der Systemmatrix A_C

$$\boldsymbol{A}_{C}(:,1) = \begin{bmatrix} \boldsymbol{0}^{3\times1} \\ \left[\boldsymbol{I}_{K}^{-1} \cdot \Delta \boldsymbol{T}_{G}\right](:,1) \\ \boldsymbol{0}^{3\times1} \end{bmatrix} = \boldsymbol{0}^{9\times1}$$
(1.11)









zurückzuführen, welche ebenfalls ein Nullvektor ist. Hieraus lässt sich schließen, dass es sich bei dem Winkel φ_1 um den nicht beobachtbaren Zustand $x_{\overline{B}}$ handelt. Dies wird auch von der Struktur der inversen Transformationsmatrix

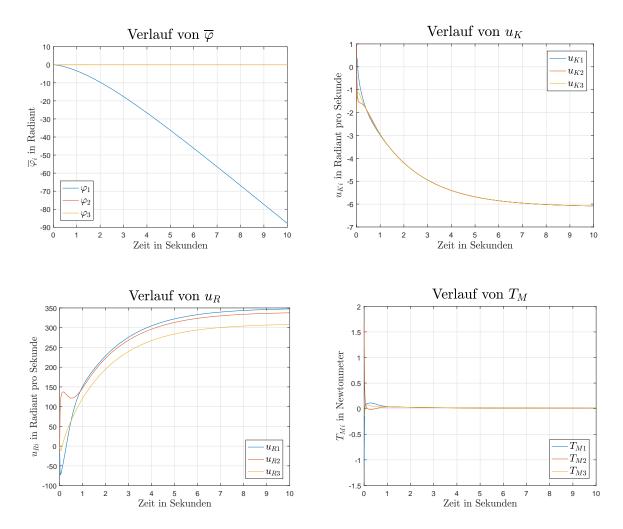
$$T_K^{-1} = \begin{bmatrix} \mathbf{0}^{8 \times 1} & T_K^{-1}(2:9,2:9) \\ 1 & \mathbf{0}^{1 \times 8} \end{bmatrix}$$
 (1.12)

bestätigt, welche φ_1 in $x_{\overline{B}}$ abbildet.

Mit Hilfe der Matrix T_K^{-1} kann auch der nicht steuerbare Zustand $x_{\overline{S}}$ interpretiert werden. Die zugehörige Zeile

$$T_K^{-1}(8,:) \approx \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 0, 5 & 0, 5 & 0, 7 & 0, 01 & 0, 01 & 0, 01 \end{bmatrix}$$
 (1.13)

bildet den Zustandsvektor \boldsymbol{x} in die Variable $x_{\overline{S}}$ ab. Diese ist somit eine Linearkombination der Geschwindigkeiten \boldsymbol{u}_K und \boldsymbol{u}_R . Dieser Umstand erklärt auch das asymptotische Verhalten des Zustandvektors in der vorherigen Simulation. Da $\boldsymbol{u}_K(0) = \boldsymbol{u}_R(0) = \boldsymbol{0}$ und somit $x_{\overline{S}}(0) = 0$ galt, kam die Grenzstabilität des nicht steuerbaren Zustandes nicht zum Tragen. Wird der Anfangszustand $\boldsymbol{x}(0)$ so angepasst, dass $x_{\overline{S}}(0) \neq \boldsymbol{0}$ gilt, ergibt sich das folgende Simulationsergebnis.



Die Simulation zeigt, dass die Winkel φ_2 und φ_3 nach wie vor asymptotisch stabil sind. Allerdings konvergieren die Winkelgeschwindigkeiten u_K gegen den gleichen Endwert $u_{Ke} \neq 0$. Mittels der Winkelgeschwindigkeit

$${}^{A}\boldsymbol{\omega}^{K} = \begin{pmatrix} u_{K1} \\ u_{K2} \\ u_{K3} \end{pmatrix} \tag{1.14}$$

bedeutet der Endwert u_{Ke} , dass der Würfel mit einer konstanten Winkelgeschwindigkeit um seine Hauptdiagonale rotiert. Ebenso konvergieren die Geschwindigkeiten der Schwungmasse u_R und die Stellgrößen gegen einen von Null verschiedenen Endwert. Dieser Umstand kann an Hand des Systems \mathfrak{D}_K erklärt werden. Der Unterraum \mathfrak{D}_M ist im geschlossenen Regelkreis asymptotisch stabil. Allerdings wirkt der nicht steuerbare Zustand $x_{\overline{S}}$ proportional zu dem Vektor $a_{M/\overline{S}}$ auf x_M ein.

$$\boldsymbol{x}_{M}(k+1) = (\boldsymbol{A}_{M} - \boldsymbol{B}_{M} \cdot \boldsymbol{K}_{M}) \cdot \boldsymbol{x}_{M}(k) + \boldsymbol{a}_{M/\overline{S}} \cdot \boldsymbol{\sigma}(t) \cdot \boldsymbol{x}_{\overline{S}}(0)$$
(1.15)

Mit Hilfe des Endwertsatzes kann das Konvergenzverhalten bestimmt werden.

$$z \cdot \boldsymbol{X}_{M}(z) = (\boldsymbol{A}_{M} - \boldsymbol{B}_{M} \cdot \boldsymbol{K}_{M}) \cdot \boldsymbol{X}_{M}(z) + \boldsymbol{a}_{M/\overline{S}} \cdot \boldsymbol{X}_{\overline{S}}(z)$$

$$\leftrightarrow \boldsymbol{X}_{M}(z) = [z \cdot \boldsymbol{I} - (\boldsymbol{A}_{M} - \boldsymbol{B}_{M} \cdot \boldsymbol{K}_{M})]^{-1} \cdot \boldsymbol{a}_{M/\overline{S}} \cdot \underbrace{\boldsymbol{X}_{\overline{S}}(z)}_{=\frac{z}{z-1} \cdot x_{\overline{S}}(t=0)}$$

$$(1.16)$$

$$\lim_{k \to \infty} \boldsymbol{x}_M(k) = \lim_{z \to 1} (z - 1) \boldsymbol{X}_M(z) \equiv \boldsymbol{x}_{M,end}$$
(1.17)

Wird der Zustandsvektor $x_{K,end}$ aus den Endwerten der Teilsysteme zusammengesetzt kann dieser in den ursprünglichen Zustandsraum transformiert werden.

$$\begin{aligned} \boldsymbol{x}_{end} &= \boldsymbol{T}_{K} \cdot \begin{bmatrix} \boldsymbol{x}_{M,end} \\ x_{\overline{S}} \\ x_{\overline{B}} \end{bmatrix} \\ &= \begin{bmatrix} \varphi_{1} & 0 & 0 & 5,4x_{\overline{S}} & 5,4x_{\overline{S}} & 5,4x_{\overline{S}} & -306,9x_{\overline{S}} & -298,2x_{\overline{S}} & -272,1x_{\overline{S}} \end{bmatrix}^{T} \end{aligned}$$

$$(1.18)$$

Dieses Ergebnis besagt, dass das System des Würfels ein Ruhelagenkontinuum besitzt. Die Winkel $\overline{\varphi}_2$ und $\overline{\varphi}_3$ konvergieren stets gegen null, was der aufrechten Position des Würfels auf einer Ecke entspricht. Allerdings rotiert der Würfel dabei mit einer konstanten, von $x_{\overline{S}}$ abhängigen Geschwindigkeit um seine Raumdiagonale. Des weiteren rotieren die drei Schwungmassen mit einer konstanten Endgeschwindigkeit, welche ebenfalls von $x_{\overline{S}}$ abhängt. In diesem Zusammenhang kann auch die nicht Steuerbarkeit des Zustandes $x_{\overline{S}}$ erklärt werden. Angenommen der Würfel rotiert in einer Ruhelage des Kontinuums mit einer konstanten Winkelgeschwindigkeit

$${}^{A}\boldsymbol{\omega}^{K} = \begin{pmatrix} u_{end} \\ u_{end} \\ u_{end} \end{pmatrix} . \tag{1.19}$$

Nun ist es zwar möglich diese Rotation durch ein parallel gerichtetes Motormoment

$$\boldsymbol{T}_{M} = \begin{pmatrix} T \\ T \\ T \end{pmatrix} \tag{1.20}$$

zu beeinflussen, allerdings werden dadurch zwangsläufig die Winkelgeschwindigkeiten u_R der Schwungmassen beeinflusst. Somit ist es nicht möglich die Rotation des Würfels um seine Raumdiagonale unabhängig von der Bewegung der Schwungmassen zu beeinflussen, was wiederum gegen die Forderung der vollständigen Steuerbarkeit eines Systems verstößt. Dieses Ergebnis ist kritisch zu betrachtet, da hier lediglich ein linearisiertes System untersucht wurde. Um eine finale Aussage über die Steuerbarkeit des Systems zu treffen, müssen dessen nicht lineare Bewegungsgleichung auf geprüft werden. Da es sich bei dem Würfel um ein eingangslineares System handelt ist dessen Prüfung auf Steuerbarkeit analytisch möglich [Adamy, S.155ff]. Diese Untersuchung wird in dieser Arbeit allerdings nicht durchgeführt, da an der realen Regelstrecke lediglich Anfangszustände mit

$$\overline{\varphi} \neq \mathbf{0} \qquad \mathbf{u}_K \approx \mathbf{0} \qquad \mathbf{u}_R \approx \mathbf{0}$$
 (1.21)

untersucht werden und der nicht steuerbare Zustand $x_{\overline{S}}$ somit nicht besonders ins Gewicht fällt.