

Praktikum Regelungstechnik Versuch 3

Dirk Barbendererde (321 836) Boris Henckell (325 779)

3. Juli 2012

Gruppe: G1 Di 12-14

Betreuer: Markus Valtin

Inhaltsverzeichnis

1	Reglerentwurf	1
	1.1 PID-Regler	1
	1.2 Padé-Approximation	2
	1.3 Reglerentwurf für die Strecke \hat{G}	
		3
2	Simulation	3
	2.1 Stabilität mit steigender Totzeit	3
	2.2 Regelkreis mit PID-Regler	5
	2.3 Smith-Prädiktor	
	2.4 Padé-Approximation	
	2.5 Führungsverhalten beim Störfall	7
3	Durchführung	8
	3.1 Arbeitspunkttemperatur	8
	3.2 Führungssprung des PID-Reglers	8
	3.3 Führungssprung mit Smith-Prädiktor	8
	3.4 Regler auf Approximationsbasis	
	3.5 Vergleich der Messergebnisse	
4	Auswertung	8
5	Scilabcode	8

1 Reglerentwurf

1.1 PID-Regler

Aufgabe:

Entwerfen Sie für das totzeitfreie System

$$\tilde{G}(s) = \frac{V_0}{(s - s_{\infty 1})(s - s_{\infty 2})}$$

einen (realen) PID-Regler K_{PID} , indem sie beide Polstellen der Strecke kürzen. Die übrigen Parameter sollen so bestimmt werden, dass die Dynamik des Führungsverhaltens des resultierenden Regelkreises mit dem des folgenden Polpaares übereinstimmt:

$$P(s) = \frac{1}{s^2\omega^2 + s\frac{2d}{\omega} + 1}$$

Der Regelkreis soll also relativ schnell sein, jedoch ohne dass dabei Überschwingen auftritt.

Zu Beginn des Reglerentwurfs definieren wir die uns vorgegebene linearisierte Stecke \tilde{G} .

Anschließend erstellen wir folgendermaßen unseren PID-Regler:

$$\tilde{K} = K_{PID} \frac{1}{1 + Ts} \frac{1}{s} (s^2 T_d T_i + T_i s + 1)$$

mit

$$T_i = \frac{-(s_1 + s_2)}{s_1 s_2}$$
$$T_d = \frac{1}{-(s_1 + s_2)}$$

In diesem Fall stellen die beiden Variablen s_1 und s_2 die Polstellen der Strecke \tilde{G} dar. Auf diese Weise kürzen wir diese schon mal durch den Regeler. Verbleiben noch die Position des Realisierbarkeitspols sowie die Verstärkung des Reglers als Parameter um die Dynamik des Führungsverhaltens des Reglers zu beeinflussen.

Als Vergleich erstellen wir die Führungssprungantwort des gegebenen Polpaars.

Mit einer Versärkung von $K_{PID}=1.6$ und einem Realisierbarkeitspol bei -20 erhalten wir folgende Führungssprünge:

1

Abb. 1: Führungssprungantwort

1.2 Padé-Approximation

Aufgabe:

Approximieren Sie den Term e^{-sT_d} , welcher für die Totzeit verantwortlich ist, mithilfe einer Padé-Approximation erster Ordnung durch eine gebrochen-rationale Funktion und stellen Sie das approximierte Streckenmodell \tilde{G} auf, indem Sie die Totzeit in G durch ihre Approximation ersetzen.

Als nächstes haben wir die Totzeit mit einer Padé-Approximation erster Ordnung durch eine gebrochen-rationale Funktion ersetzt und multiplizieren sie an unsere Strecke. Für diese Näherung des Systems (\hat{G}) entwerfen wir nun einen Regler.

Die Approximation lautet:

$$p_1(s) = \frac{1 - \frac{\tau}{2}s}{1 + \frac{\tau}{2}s}$$

1.3 Reglerentwurf für die Strecke \hat{G}

Aufgabe:

Es soll ein Regler für das approximierte Streckenmodell \tilde{G} mittels Polvorgabe entworfen werden, der folgende Eigenschaften des geschlossenen Kreises ermöglicht:

- kein Überschwingen der Regelgröße bei sprungförmigen Führungs- oder Störsignalen
- ungefähr gleiche Anstiegszeit der Regelgröße wie bei der Verwendung des PID-Regler aus 1.1
- Regelfehler ightarrow 0 für t $ightarrow \infty$ unter sprungförmigen Referenzen

- 1. Stellen Sie den Regleransatz mit kleinstmöglicher Nennerordnung und Integratoranteil auf. Wie viele Pole müssen Sie vorgeben?
- 2. Stellen Sie das Sollpolpolynom auf; verwenden sie hierzu die Pole des Polpaares aus Aufgabe 1.1 und die Pole der Strecke G, wählen sie einen weiteren Pol bei $(s_{\infty} = -2)$.
- Stellen Sie die Sylvester Matrix durch Koeffizientenvergleich des Polpolynoms des geschlossenen Kreises mit Ihrem Sollpolpolynom auf und berechnen sie die Reglerparameter mithilfe von Scilab.

Das approximierte Streckenmodell \tilde{G} allein hat die Ordnung n=3. Da der Regler einen Integratoranteil besitzen soll und wir den Reglerentwurf wählen bei dem dieser Integrator im nachhinein an einen Regler multipliziert wird, der für die Strecke K

Mit dem Regleransatz

$$K(s) = \frac{\beta_0 + \beta_1 s + \beta_2 s^2 + \beta_3 s^3}{s(\alpha_0 + \alpha_1 s + s^2)}$$

haben wir den folgenden Regler entworfen:

TODO:

Regler

1.4 Smith-Prädiktor

Aufgabe:

Entwerfen Sie für die totzeitbehaftete Strecke einen Smith-Prädiktor unter Verwendung des Reglers aus 1.1

Der Smith-Prädiktor für die totzeitbehaftete Strecke einen unter Verwendung des Reglers aus 1.1 ergab sich wie folgt:

TODO:

scicos-Ding

2 Simulation

2.1 Stabilität mit steigender Totzeit

Aufgabe:

Simulieren Sie den PID Regler zunächst ohne Totzeit mit einem Führungssprung der Amplitude $+30^{\circ}C$ mit dem idealen PT2-Modell! Fügen Sie dem Modell solange größer werdende Totzeiten ($T_d=0.4,0.8,...$) hinzu, bis der Regelkreis instabil wird!

Beschreiben Sie kurz, welchen Einfluss die Totzeit auf das Regelkreisverhalten hat!

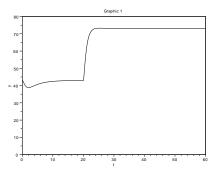


Abb. 2: Sprungantwort PID Regler lin. Modell Totzeit T_d = 0

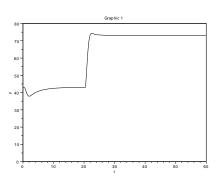


Abb. 3: Sprungantwort PID Regler lin. Modell Tot

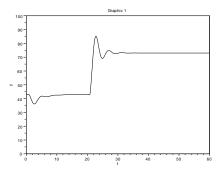


Abb. 4: Sprungantwort PID Regler lin. Modell Totzeit $T_d=0.8$

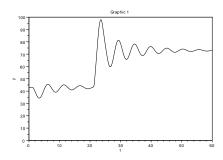


Abb. 5: Sprungantwort PID Regler lin. Modell Tot

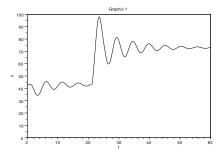


Abb. 6: Sprungantwort PID Regler lin. Modell Totzeit $T_d=1.6$

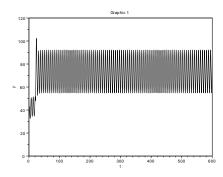


Abb. 7: Sprungantwort PID Regler lin. Modell Totzei

Anhand der 5 Simulationen mit steigender Totzeit lässt sich erkennen, dass die Sprungantwort zunehmend überschwingt. Bei dieser Simulation hat der Regler keine Ahnung von der Totzeit und erwartet eine sofortige Reaktion auf seine Reglung. Da diese jedoch erst verspätet bei dem Regler ankommt übersteuert er. Je größer die Totzeit ist umso mehr fällt dieser Effekt auf. In unserem Fall schafft es der Reg-

ler für eine Totzeit von $1.6\ s$ nicht mehr, aus dem Überwingen rauszukommen und wir instabil.

2.2 Regelkreis mit PID-Regler

Aufgabe:

Simulieren Sie den Regelkreis mit PID-Regler (ab hier immer mit Totzeit und dem vorgegebenen Scicos- Modell von der Webseite) unter einer sprungförmigen Referenz der Amplitude $+30^{\circ}C$! Kommentieren Sie kurz Ihre Beobachtungen!

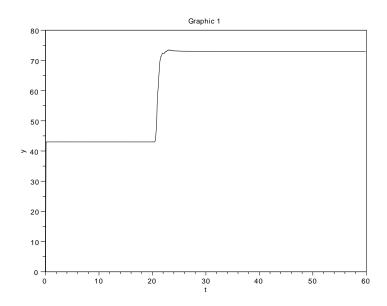


Abb. 8: Sprungantwort PID Regler nicht-lin. Modell Totzeit $T_d=0.4$

2.3 Smith-Prädiktor

Aufgabe:

Implementieren Sie ihren Smith-Prädiktor und simulieren Sie erneut! Was ändert sich, was bleibt gleich?

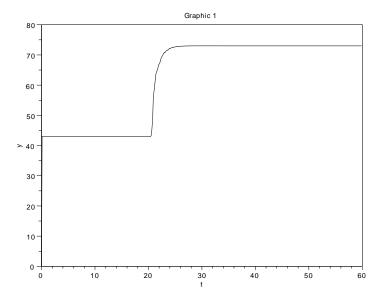


Abb. 9: Sprungantwort PID Regler nicht-lin. Modell Smith-Prädiktor Totzeit $T_d=0.4\,$

2.4 Padé-Approximation

Aufgabe:

Implementieren Sie nun auch den Regler auf Basis der Padé-Approximation und simulieren Sie einen Führungssprung $+30^{\circ}C$! Wie ist die Regelgüte im Vergleich zum PID-Regler mit Smith-Prädiktor?

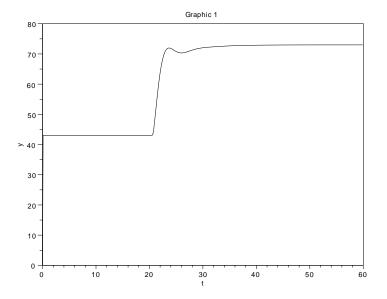


Abb. 10: Sprungantwort PID Regler Pade (Kposl) nicht-lin. Modell Smith-Prädiktor Totzeit $T_d=0.4$

2.5 Führungsverhalten beim Störfall

Aufgabe:

Erproben sie nun einen Störfall: Erhöhen Sie die Totzeit (nur die des Modells, die Regler bleiben die gleichen) auf $T_d=0.7s$ und simulieren Sie erneut das Führungsverhalten beider Regelkreise! Kommentieren Sie kurz das Ergebnis!

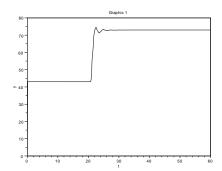


Abb. 11: Sprungantwort PID Regler(KposI) lin. Modell Totzeit Strecke $T_d=0.7\,$

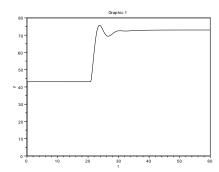


Abb. 12: Sprungantwort PID Regler lin. Modell To $T_d=0.7\,$

3 Durchführung

3.1 Arbeitspunkttemperatur

Aufgabe:

Ermitteln Sie die Temperatur, die sich bei einer Heizleistung von 10 einstellt und verwenden Sie diese als Arbeitspunkttemperatur!

3.2 Führungssprung des PID-Reglers

Augabe:

Implementieren Sie den PID-Regler (zunächst ohne Smith-Prädiktor) am Versuchsstand und führen Sie einen Führungssprung um $+30^{\circ}C$ aus! Die Stellgrößen als auch die Temperatur sind jeweils für jeden Versuch aufzuzeichen.

3.3 Führungssprung mit Smith-Prädiktor

Aufgabe:

Fügen Sie nun den Smith-Prädiktor hinzu und starten Sie wiederum das Experiment!

3.4 Regler auf Approximationsbasis

Aufgabe:

Erproben Sie ebenfalls den Regler auf Approximationsbasis!

3.5 Vergleich der Messergebnisse

Aufgabe:

Vergleichen Sie ihre Messergebnisse untereinander und mit den Simulationen!

4 Auswertung

5 Scilabcode