Formelsammlung MRT + A

Michi Fallegger, Mario Felder

12. Oktober 2014

Inhaltsverzeichnis

1	\mathbf{Reg}	gelung im Zustandsraum	5
	1.1	Grundlagen von Matrizen	5
	1.2	Rang	6
		1.2.1 Rang von Vektoren	6
		1.2.2 Rang einer Matrix	7
	1.3	Eigenwerte und Eigenvektoren	7
		1.3.1 Eigenwerte	7
	1.4	Zustandsvariabel	8
2	Dig	itale Regelung	1
	2.1	Schematische Darstellung	11
	2.2	Direkter/Indirekter Regler	12
	2.3	Digitaler PID	12
		2.3.1 I Anteil	12
		2.3.2 D Anteil	12
		2.3.3 Antireset-Windup	13
	2.4	z-Transformation	13
		2.4.1 Antworten	13

Kapitel 1

Regelung im Zustandsraum

Grundlagen von Matrizen

Matrize

$$A = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & a_{13} & a_{1n} \\ a_{21} & a_{22} & a_{23} & a_{2n} \\ a_{31} & a_{32} & a_{33} & a_{3n} \\ a_{m1} & a_{m2} & a_{m3} & a_{mn} \end{bmatrix}$$

A = [Spalten, Zeilen]

Transponierte

$$A = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & a_{13} & a_{1n} \\ a_{21} & a_{22} & a_{23} & a_{2n} \\ a_{31} & a_{32} & a_{33} & a_{3n} \\ a_{m1} & a_{m2} & a_{m3} & a_{mn} \end{bmatrix}^{T} = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{21} & a_{31} & a_{n1} \\ a_{12} & a_{22} & a_{32} & a_{n2} \\ a_{13} & a_{23} & a_{33} & a_{n3} \\ a_{1n} & a_{2m} & a_{3m} & a_{nm} \end{bmatrix}$$

$$\underline{\mathbf{A}}^*\underline{\mathbf{B}} = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{21} \\ a_{12} & a_{22} \end{bmatrix} * \begin{bmatrix} b_{11} & b_{21} \\ b_{12} & b_{22} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} a_{11}*b_{11} + a_{21}*b_{12} & a_{11}*b_{21} + a_{21}*b_{22} \\ a_{12}*b_{11} + a_{22}*b_{12} & a_{12}*b_{21} + a_{22}*b_{22} \end{bmatrix}$$

Orthogonal

Vektor $\underline{\mathbf{a}}$ ist zum Vektor $\underline{\mathbf{b}}$ orthogonal, wenn das Skalarprodukt $\underline{\mathbf{a}} * \underline{\mathbf{b}} = 0$ ist. Dann ist auch $\underline{\mathbf{b}}$ orthogonal zu $\underline{\mathbf{a}}$ und wir sprechen daher von zwei orthogonalen Vektoren a und b.

Zwei orthogonale Nichtnullvektoren sind aufeinander senkrecht ($\cos(\alpha) = 0, \alpha = \frac{\pi}{2}$).

Determinante

$$det(A) = \begin{bmatrix} a & b \\ c & d \end{bmatrix} = a \cdot d - b \cdot c$$

1.2 Rang

1.2.1 Rang von Vektoren

Beschreibt die lineare Abhängigkeit und Unabhängigkeit von Vektoren. Eine Menge von m
 Vektoren $a_1,a_2,...,a_n$ (mit derselben Anzahl von Komponenten) bildet die folgende lineare Kombination:

$$c_1a_1 + c_2a_2 + ... + c_ma_m$$

Daraus folgt:

$$c_1a_1 + c_2a_2 + ... + c_ma_m = 0$$

Falls die einzige Möglichkeit darin besteht, c= um die Gleichung zu erfüllen, sind die Vektoren linear unabhängig.

Zwei Vektoren in der Ebene sind <u>linear abhängig</u>, wenn sie parallel sind.

$$\underline{a} - c * \underline{b} = 0 = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

Drei Vektoren in Anschauungsraum (3D) sind <u>linear abhängig</u>, wenn sie in einer Ebene liegen.

$$c_1 \cdot a + c_2 \cdot b + c_3 \cdot c = 0$$

1.2.2 Rang einer Matrix

Die maximale Zahl der linear unabhängigen Zeilenvektoren einer Matrix A heisst Rang. Es gilt:

$$r = Rang(A) \le m, n$$

$$\begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & a_{13} \\ a_{21} & a_{22} & a_{23} \\ a_{31} & a_{32} & a_{33} \end{bmatrix} = Rang \begin{pmatrix} a_{11} & a_{12} & a_{13} \\ a_{21} & a_{22} & a_{23} \\ a_{31} & a_{32} & a_{33} \end{pmatrix}$$

Vorgehen (Horizontal):

- -1. Erste Zeile (oder die mit der tiefsten Zahlen) stehen lassen.
- -2. Dieser Schritt für alle Zeilen machen:

$$c_1 \cdot a_{11} + a_{21} = 0 \qquad \qquad c \begin{bmatrix} a_{21} & a_{22} & a_{23} \end{bmatrix}$$

-3. Entstehen in der Matrix horizontale gleiche Vektoren, so sind diese linear abhängig.

1.3 Eigenwerte und Eigenvektoren

1.3.1 Eigenwerte

$$A\underline{v} = \lambda \underline{v}$$

Derjenige Wert λ für welchen die obige Gleichung eine Lösung $x \neq 0$ hat heisst der Eigenwert der Matrix $\underline{\mathbf{A}}$.

Die korrespondierende Lösung $\underline{\mathbf{x}} \neq 0$ heisst der Eigenvektor der Matrix A.

$$A \cdot x = \lambda \cdot x$$

$$\begin{bmatrix} a & b \\ c & d \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} = \lambda \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

Homogenes, lineares Gleichungssystem

$$(A - \lambda \cdot I)x = 0$$

Lösung nach Cramer: Eigenwert bestimmen

$$D(\lambda) = det(A - \lambda I) = 0$$
 $\lambda I = \begin{bmatrix} \lambda & 0 \\ 0 & \lambda \end{bmatrix}$

$$\lambda_{1,2} = \frac{-b \pm \sqrt{b^2 - 4ac}}{2a} \qquad a\lambda^2 + b\lambda + c = 0$$

Eigenvektor

$$\underline{v} = A - \lambda \cdot I$$

1.4 Zustandsvariabel

Es gibt allgemeine Untersuchungen über das Systemverhalten, beispielsweise über die Steuerbarkeit und Beobachtbarkeit von Systemen, die sich nur im Zeitbereich durchführen lassen.

Aus diesem Grund ist es angebracht im Zeitbereich zu bleiben. Es ist zweckmässig, die auftretende Differentialgleichung durch Einführen von Zwischengrössen in Systeme von Differentialgleichungen erster Ordnung zu verwandeln.

$$a_n \cdot y^n + a_{n-1} \cdot y^{n-1} + \dots + a_2 \ddot{y} + a_1 \dot{y} + a_0 y = b_0 u$$
 $a_n \neq 0$

Dann kann man als Zwischengrössen $x_1, x_2, ..., x_n$ die Ausgangsgrösse y und ihre Ableitungen nehmen:

$$x_1 = y$$
, $x_2 = \dot{y}$, $x_3 = \ddot{y}$,..., $x_{n-1} = y^{n-2}$ $x_n = y^{n-1}$

Aus der Definition folgen die einfachen Differentialgleichungen.:

$$\dot{x}_1 = x_2, \qquad \dot{x}_2 = x_3, \dots, \dots,$$

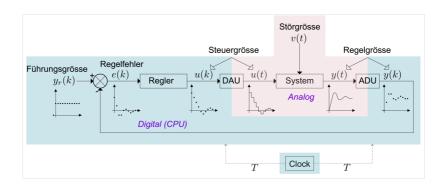
$$\dot{x}_2 = x_2$$

$$\dot{x}_{n-1} = x_n$$

Kapitel 2

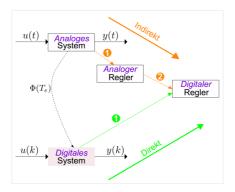
Digitale Regelung

2.1 Schematische Darstellung



$$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)}$$
 \rightarrow $H(z) = \frac{Y(z)}{U(z)}$

2.2 Direkter/Indirekter Regler



2.3 Digitaler PID

Wir haben:

$$u(t) = u_{k,a}(e(t)) + u_{i,a}(e(t)) + u_{d,a}(e(t))$$

Wir wollen:

$$u(k) = u_{k,a}(e(k)) + u_{i,a}(e(k)) + u_{d,a}(e(k))$$

2.3.1 I Anteil

Implementierbare Differenzgleichungen für I-Anteil: Rückwärts-Rechteckregel:

$$u_{i,d,r}(e(k))) = u_{i,d,r}(e(k-1)) + \frac{K_a}{T_{i,a}}e(k) \cdot T$$

Trapezregel:

$$u_{i,d,r}(e(k))) = u_{i,d,r}(e(k-1)) + \frac{K_a}{T_{i,a}} \cdot \frac{e(k) + e(k-1)}{2} \cdot T$$

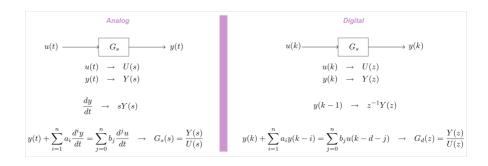
2.3.2 D Anteil

$$u_{d,d}(e(k)) = K_a T_{d,a} \cdot \frac{e(k) - e(k-1)}{T}$$

2.3.3 Antireset-Windup

$$\begin{split} u_{nosat}(k) &= u_p(k) + u_i(k-1) + u(d) \\ if(u_{nosat}(k) > u_{sat,max}) & u(k) = u_{sat,max} \\ elseif(u_{nosat}(k) < u_{sat,min}) \\ u(k) &= u_{sat,min} \\ u_i(k) &= u_i(k-1) + K_a \frac{T}{Ti} \cdot \frac{e(k) + e(k-1)}{2} + \frac{T}{T_r} (u(k) - u(k)_{nosat}) \end{split}$$

2.4 z-Transformation



2.4.1 Antworten

Impulsantwort:

$$Z\{I_i(k)\} = z^{-l}$$

$$\begin{cases} 1 & 1 \text{ if k } 0 \text{ 1} \\ 2 & 0 \text{ if k } \neq 1 \end{cases}$$

Sprungantwort:

$$Z\{I_i(k)\} = \sum_{i=1}^{\infty} z^{-i} = u^{-l} \frac{z}{z-1} \qquad \begin{cases} 1 & 1 \text{ if } k \ge l \\ 2 & 0 \text{ if } k < l \end{cases}$$