

12. サーボシステム

(学習内容)

- ・ サーボシステムの構成を理解する
- ・ サーボシステムの設計法を学ぶ

12.1 サーボシステムの構成

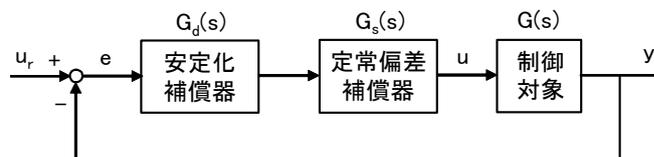
- ・ レギュレータ：平衡点からずれた状態変数を元に戻す制御システム
- ・ サーボシステム：システムの出力を目標入力に追従させる制御システム

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{b}u(t) \\ y(t) = \mathbf{c}^T \mathbf{x}(t) \end{cases}$$

に対し、 $u_r(t)$ ：目標入力、 $y(t)$ ：追従出力

サーボシステムに要求される条件

- ・ 定常偏差がゼロあるいは小さくなること → $G_s(s)$ ：定常偏差補償器
- ・ 閉ループシステムが漸近安定であること → $G_d(s)$ ：安定化補償器



出力と目標入力との偏差 $e(t) = u_r(t) - y(t)$ を制御用信号とする

偏差 $e(t)$ のラプラス変換は

$$E(s) = U_r(s) - Y(s), \quad Y(s) = G(s)E(s) \quad \text{より} \quad (1 + G(s))E(s) = U_r(s)$$

$$E(s) = \frac{1}{1 + G(s)} U_r(s)$$

$$t^i \rightarrow \frac{i!}{s^{i+1}}$$

目標入力を

$$u_r^i(t) = \frac{a}{i!} t^i \quad (t \geq 0)$$

とする。(i=0 の場合： $u(t)=a$ ステップ関数、i=1 の場合： $u(t)=at$ ランプ関数)

ラプラス変換すると

$$U_r^i(s) = \frac{a}{s^{i+1}}$$

よって、目標入力 $u_r^i(t)$ に対する偏差 $e^i(t)$ のラプラス変換は

$$E^i(s) = \frac{1}{1 + G(s)} \cdot \frac{a}{s^{i+1}}$$

最終値の定理より、定常偏差は

$$\lim_{t \rightarrow \infty} e^i(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s E^i(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{1+G(s)} \cdot \frac{a}{s^i} = \begin{cases} \frac{a}{1+K_0} & (i=0) \\ \frac{a}{K_i} & (i \geq 1) \end{cases}$$

ただし $K_i = \lim_{s \rightarrow 0} s^i G(s)$

これより、 K_i が大きいほど定常偏差 $e^i(\infty)$ を小さくすることができる

$$G(s) = \frac{N(s)}{s^l D(s)} \quad (N(0) \neq 0, D(0) \neq 0)$$

とすると、 l の数によって定常偏差を分類できる。 l のとき l 型伝達関数という。

$G(s)$ が 0 型の場合 :	$K_0=N(0)/D(0)$	$\rightarrow e^0(\infty)=a/(1+K_0)$	一定の定常偏差
	$K_1=0$	$\rightarrow e^1(\infty)=\infty$	追従せず
$G(s)$ が 1 型の場合 :	$K_0=\infty$	$\rightarrow e^0(\infty)=0$	定常偏差なく追従 (0($l-1$)次まで)
	$K_1=N(0)/D(0)$	$\rightarrow e^1(\infty)=a/K_1$	一定の定常偏差
	$K_2=0$	$\rightarrow e^2(\infty)=\infty$	追従せず
$G(s)$ が 2 型の場合 :	$K_0=K_1=\infty$	$\rightarrow e^0(\infty)=e^1(\infty)=0$	定常偏差なく追従 (1($l-1$)次まで)
	$K_2=N(0)/D(0)$	$\rightarrow e^2(\infty)=a/K_2$	一定の定常偏差
	$K_3=0$	$\rightarrow e^3(\infty)=\infty$	追従せず

このことから、 $G(s)$ の型数が大きいほど、高次の目標入力に定常偏差なしで追従できる

$G(s)$ が目標入力より大きい型の伝達関数の場合は定常偏差が残らない

$\rightarrow G_s(s)$ として複数個の積分器を用いることで、 $G(s)$ の型数を任意に大きくできる

$G_d(s)$ は型数を減らさずに制御系を安定化させる

12.2 サーボシステムの設計法

可制御な系

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{b}u(t) \\ y(t) = \mathbf{c}^T \mathbf{x}(t) \end{cases}$$

・定常偏差補償器

与えられた制御対象の型数を求め、定常偏差なく目標入力に追従するために必要な積分器 $1/s$ を付加する

・安定化補償器

定常偏差補償器を含めた系について、状態フィードバックや状態観測器によって安定化を図る

(具体例)

次式で与えられるサーボシステムを、ステップ入力に定常偏差なく追従するように設計する。

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -2 & -3 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \quad y = [1 \ 0] \mathbf{x}$$

(設計法)

伝達関数 $G(s)$ を求めると

$$G(s) = \mathbf{c}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1} \mathbf{b} = [1 \ 0] \begin{bmatrix} s & -1 \\ 2 & s+3 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \frac{1}{(s+1)(s+2)}$$

このシステムは 0 型。

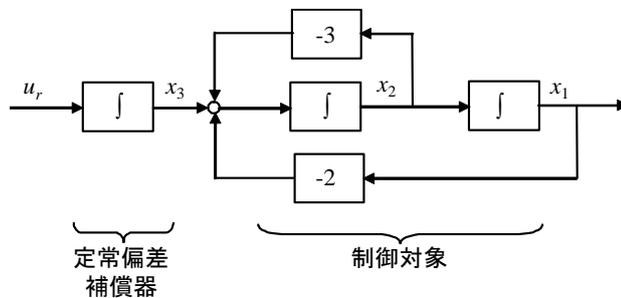
ステップ入力 $u(t)=1$ のラプラス変換は $U(s)=1/s$

$$E(s) = \frac{1}{1+G(s)} U(s) = \frac{(s+1)(s+2)}{(s+1)(s+2)+1} \cdot \frac{1}{s} \quad e(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} sE(s) = \frac{2}{3}$$

よって定常偏差が残る

定常偏差補償器としては、 $1/s$ を付加する

定常偏差補償器を含む系は



状態方程式は、

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ -2 & -3 & 1 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u_r \quad y = [1 \ 0 \ 0] \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix}$$

定常偏差補償器を含む系を安定化させる

x_1, x_2, x_3 を測定可能とし、状態フィードバックにより固有値を例えば $-4, -3 \pm j3$ に設定

$$\mathbf{V} = [\mathbf{b} \ \mathbf{Ab} \ \mathbf{A}^2\mathbf{b}] = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & -3 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

$|\mathbf{V}| = -1 \neq 0$ rank $\mathbf{V} = 3$ より可制御

特性方程式は $|s\mathbf{I} - \mathbf{A}| = s^3 + 3s^2 + 2s = 0$ 係数は $a_1=0, a_2=2, a_3=3$

よって、可制御標準系への変換行列 \mathbf{P} は

$$\mathbf{P} = \mathbf{V} \begin{bmatrix} 2 & 3 & 1 \\ 3 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & -3 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 2 & 3 & 1 \\ 3 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 2 & 3 & 1 \end{bmatrix}$$

状態フィードバック系の特性方程式は

$$s^3 + (3 + \bar{k}_3)s^2 + (2 + \bar{k}_2)s + \bar{k}_1 = 0$$

一方、希望固有値が $-4, -3 \pm j3$ を持つ特性方程式は

$$(s+4)(s+3-j3)(s+3+j3)=s^3+10s^2+42s+72=0$$

よって

$$\bar{k}_1 = 72, \quad \bar{k}_2 = 40, \quad \bar{k}_3 = 7$$

これより状態フィードバック係数行列は

$$\mathbf{k} = \bar{\mathbf{k}} \mathbf{P}^{-1} = [72 \quad 40 \quad 7] \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ -2 & -3 & 1 \end{bmatrix} = [58 \quad 19 \quad 7]$$