

制御工学I 第10回
安定性
ラウス, フルビッツの安定判別

平成26年6月16日

授業の予定

- 制御工学概論(1回)
 - 制御技術は現在様々な工学分野において重要な基本技術となっている。工学における制御工学の位置づけと歴史について説明する。さらに、制御システムの基本構成と種類を紹介する。
- ラプラス変換(1回)
 - 制御工学、特に古典制御ではラプラス変換が重要な役割を果たしている。ラプラス変換と逆ラプラス変換の定義を紹介し、微分方程式のラプラス変換について解説する。
- 制御システムのモデリングと伝達関数(3回)
 - システムの相似性について概説し、システムの入出力特性を表す手法である伝達関数について詳述する。システムの図的表現であるブロック線図とその等価変換について解説する。
- 過渡特性(3回)
 - システムの過渡状態を評価する方法であるインパルス応答とインディシャル応答について解説する。システムの速応性や安定性の指標である整定時間、立ち上がり量、行き過ぎ量について述べる。
- 安定性(2回)
 - システムの安定性の概念を述べ、安定性を判定する代数的方法であるラウス-フルビッツの方法について説明する。
- 周波数特性(4回)
 - 周波数領域におけるシステムの特性を周波数特性という。周波数特性と伝達関数との関係を説明し、ベクトル軌跡とボード線図の作成方法を説明する。

内部安定性

- 零入力応答で評価 $x(t) = x_0 e^{kt}$ 高次のシステムはこの和となる
 - 入力が零で, 初期条件のみに対する応答
 - 初期状態 $x(0) = x_0$
- 内部安定(漸近安定:リアプノフの安定性)
 - どのような初期状態 x_0 に対しても,
 $t \rightarrow \infty$ で $x(t) = 0$ となる
- システムが内部安定となる必要十分条件
 - 特性方程式の根の実部が全て負 \Leftrightarrow 漸近安定

外部安定性

- 零状態応答で評価
 - 初期状態が零で, 入力のみに対する応答
- 有界な入力 $u(t)$ に対する零状態応答
 - 有界な入力: 下式を満たす適当な正数 k_1 が存在
 - $|u(t)| \leq k_1 < \infty, 0 \leq t < \infty$
- システムが外部安定・入出力安定・有界入力有界出力(BIBO: Bounded Input Bounded Output)安定
 - 有界な出力 $y(t)$: 下式を満たす適当な正数 k_2 が存在

2014/06/16 • $|y(t)| \leq k_2 < \infty, 0 \leq t < \infty$

BIBO安定

- システムのBIBO安定と等価な条件

- 伝達関数の全ての極(特性方程式の根)が負の実部を持つ。 → 漸近安定

- インパルス応答 $g(t)$ に対して, 次式を満たす正数 k が存在

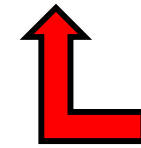
$$\int_0^{\infty} |g(t)| dt \leq k < \infty$$

- 有界入力 $u(t)$ に対する出力の応答の上限

$$|y(t)| = \left| \int_0^t g(t-\tau)u(\tau) d\tau \right| \leq \int_0^t |g(t-\tau)| |u(\tau)| d\tau$$

$$\leq k_1 \int_0^t |g(t-\tau)| d\tau \leq k_1 k < \infty$$

任意の t に対して有界



$$|u(t)| \leq k_1$$

BIBO安定とならない場合

- インパルス応答 $g(t)$ が有界でない
 - 有界な入力 $u(\tau)$

$$\begin{cases} u(\tau) = 1 & \text{for } g(t-\tau) \geq 0 \\ u(\tau) = -1 & \text{for } g(t-\tau) < 0 \end{cases}$$

- 出力 $y(t)$ は有界ではない

$$y(t) = \int_0^t g(t-\tau)u(\tau)d\tau = \int_0^t |g(t-\tau)|d\tau$$

- 変数変換 $\sigma = t - \tau$ $d\sigma = -d\tau$

$$y(t) = \int_{-t}^0 |g(\sigma)| - d\sigma = \int_0^t |g(\sigma)| d\sigma$$

制御システムの安定性判別方法

- 特性方程式の特性根を求めて調べる
 - 特性方程式を解く
 - 根軌跡による方法
- 特性方程式の係数を用いて調べる
 - ラウス-フルビッツの方法
- ベクトル軌跡による方法
 - ナイキストの方法
- ボード線図を用いた方法
 - ゲイン余裕, 位相余裕

閉ループ伝達関数

- 線形な閉ループシステムの伝達関数

- $$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{b_0 + b_1s + \dots + b_{m-1}s^{m-1} + b_ms^m}{a_0 + a_1s + \dots + a_{n-1}s^{n-1} + a_ns^n} = \frac{N(s)}{D(s)}$$

- 分母多項式 (特性多項式)

- $$D(s) = a_0 + a_1s + \dots + a_{n-1}s^{n-1} + a_ns^n$$

- 分子多項式

- $$N(s) = b_0 + b_1s + \dots + b_{m-1}s^{m-1} + b_ms^m$$

- $m \leq n$

特性方程式の係数を用いた 安定判別法

- 伝達関数の特性方程式の根の実部
 - 高次の方程式の求解(因数分解)は困難
 - 根の実部の正負判別で十分
 - 方程式を解かない(因数分解しない)で安定判別
- 特性方程式の解(因数分解)

$$\begin{aligned} 0 &= a_0 + a_1 s + \cdots + a_{n-1} s^{n-1} + a_n s^n \\ &= \prod_{j=1}^{n-2\mu} (s + p_j) \prod_{i=1}^{\mu} \left\{ (s + \sigma_i)^2 + \omega_i^2 \right\} \quad \mu \leq \frac{n}{2} \end{aligned}$$

– p_j : 実数根, σ_i : 複素根実部, ω_i : 複素根虚部

特性方程式の係数を用いた 安定判別法

- 全ての根の実部が負

$$p_j > 0 (j = 1 \cdots n - 2\mu), \sigma_i > 0 (i = 1 \cdots \mu)$$

$$0 = \prod_{j=1}^{n-2\mu} (s + p_j) \prod_{i=1}^{\mu} \left\{ (s + \sigma_i)^2 + \omega_i^2 \right\}$$

$$= \prod_{j=1}^{n-2\mu} (s + p_j) \prod_{i=1}^{\mu} \left\{ s^2 + 2s\sigma_i + \sigma_i^2 + \omega_i^2 \right\}$$

- s^k の係数は全て正  $p_j > 0, 2\sigma_i > 0, \sigma_i^2 + \omega_i^2 > 0$
 - 全ての根の実部が負となる必要条件

$$a_k > 0 (k = 0 \cdots n - 1)$$

十分条件は？

ラウスの安定判別法

- 特性多項式の係数からラウス表を作成

- $a_0 + a_1s + \dots + a_{n-1}s^{n-1} + a_n s^n$

- 係数を変換
$$\left\{ \begin{array}{l} \alpha_0^0 = a_n \\ \alpha_1^0 = a_{n-2} \\ \alpha_2^0 = a_{n-4} \\ \vdots \end{array} \right. \left\{ \begin{array}{l} \alpha_0^1 = a_{n-1} \\ \alpha_1^1 = a_{n-3} \\ \alpha_2^1 = a_{n-5} \\ \vdots \end{array} \right.$$

- 変換した係数の変換

$$\alpha_i^{k+2} = \frac{\alpha_0^{k+1} \alpha_{i+1}^k - \alpha_0^k \alpha_{i+1}^{k+1}}{\alpha_0^{k+1}} = \alpha_{i+1}^k - \gamma_{k+1} \alpha_{i+1}^{k+1}$$

\uparrow \uparrow
 2つ左の 1つ左の
 1つ下 1つ下

ただし $\gamma_{k+1} = \frac{\alpha_0^k}{\alpha_0^{k+1}}$

\nearrow
 1つ左の 11
 1番上

ラウスの安定判別法

- ラウス表

s^n	α_0^0	α_1^0	α_2^0	\cdots	α_{m-2}^0	α_{m-1}^0	α_m^0
s^{n-1}	α_0^1	α_1^1	α_2^1	\cdots	α_{m-2}^1	α_{m-1}^1	
s^{n-2}	α_0^2	α_1^2	α_2^2	\cdots	α_{m-2}^2	α_{m-1}^2	
s^{n-3}	α_0^3	α_1^3	α_2^3	\cdots	α_{m-2}^3		
\vdots	\vdots	\vdots					
s^2	α_0^{n-2}	α_1^{n-2}					
s^1	α_0^{n-1}						
s^0	α_0^n						



符号の反転した数が、正の実部を持つ根の数

– 安定判別法(根の実部が全て負となる必要十分条件)

$$\alpha_0^i > 0 (i = 0, 1, \dots, n) \quad \text{または} \quad \gamma_k > 0 (k = 1, 2, \dots, n)$$

ラウスの安定判別法

- 例題1 $a_3s^3 + a_2s^2 + a_1s + a_0 = 0$ が安定となる条件

$$\begin{array}{l} s^3 \\ s^2 \\ s^1 \\ s^0 \end{array} \left| \begin{array}{ccc} & a_3 & a_1 \\ & a_2 & a_0 \\ \frac{a_2 a_1 - a_3 a_0}{a_2} = a_1 - \frac{a_3}{a_2} a_0 & & \\ a_0 - \frac{a_2}{a_1 - \frac{a_3}{a_2} a_0} \cdot 0 = a_0 & & \end{array} \right.$$

a_3, a_2, a_1, a_0 が同符号

$$a_2 a_1 - a_3 a_0 > 0$$

ラウスの安定判別法

- 例題2 $s^4 + 2s^3 + 3s^2 + 4s + 5 = 0$

$$\begin{array}{l|l} s^4 & 1 \qquad \qquad \qquad 3 \qquad \qquad \qquad 5 \\ s^3 & 2 \qquad \qquad \qquad 4 \\ s^2 & \frac{2 \cdot 3 - 1 \cdot 4}{2} = 1 \qquad \frac{2 \cdot 5 - 1 \cdot 0}{2} = 5 \\ s^1 & \frac{1 \cdot 4 - 2 \cdot 5}{1} = -6 \\ s^0 & \frac{-6 \cdot 5 - 1 \cdot 0}{-6} = 5 \end{array}$$

符号が2回反転
→実部が正の根が二つある

ラウスの安定判別法

- 例題3(特殊) $s^3 + 2s^2 + s + 2 = (s + j)(s - j)(s + 2) = 0$

$$\begin{array}{l|ll} s^3 & 1 & 1 \\ s^2 & 2 & 2 \\ s^1 & \frac{2 \cdot 1 - 1 \cdot 2}{2} = 0 \approx \varepsilon & \\ s^0 & \frac{\varepsilon \cdot 2 - 2 \cdot 0}{\varepsilon} = 2 & \end{array}$$

0がある
→虚根の対がある

ラウスの安定判別法

- 例題4(特殊) $s^3 - 3s + 2 = (s-1)^2(s+2) = 0$

s^3	1	-3	
s^2	$0 \approx \varepsilon$	2	
s^1	$\frac{\varepsilon \cdot (-3) - 1 \cdot 2}{\varepsilon} = -3 - \frac{2}{\varepsilon}$		← 負
s^0	$\frac{\left(-3 - \frac{2}{\varepsilon}\right) \cdot 2 - \varepsilon \cdot 0}{-3 - \frac{2}{\varepsilon}} = 2$		

符号が2回反転
→実部が正の根が二つある