

「制御工学」第11回

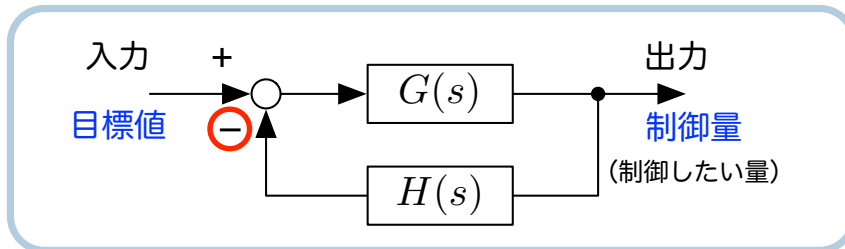
フィードバックの意義
 フィードバックの有無による伝達関数の違い
 安定性
 ラウスの安定判別法
 ラウスの安定判別法：例題
 (2016-07-01)

フィードバックの意義

フィードバック制御系の伝達関数（復習）
 フィードバック制御系の典型例（教科書p.74）
 制御系に対する一般的な要求

フィードバック制御系の伝達関数（復習）

〈フィードバック制御系〉

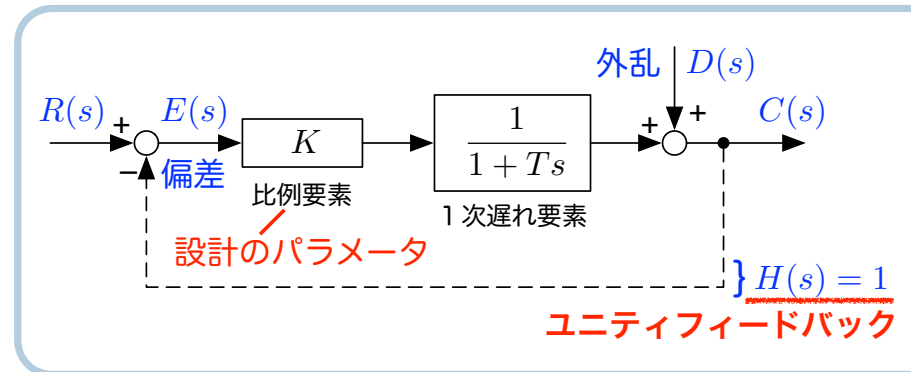


$$\text{(全体の伝達関数)} = \frac{G(s)}{1 + G(s)H(s)}$$

$$\text{(全体の伝達関数)} = \frac{\text{(前向き経路伝達関数)}}{1 \oplus \text{(一巡伝達関数)}}$$

フィードバック制御系の典型例（教科書p.74）

〈図5.1：比例要素＋1次遅れ要素〉



外乱 $D(s)$ …… 入力的一种、制御を乱す。
 ※基本的に人間が関与できない。

制御系に対する一般的な要求

- ★ 目標値に速やかに到達する …… 応答性
- 目標値に精度よく到達する …… 定常偏差
- 制御対象の特性変化に強い …… 感度
製造時のばらつき, 経年変化, 環境変化 (温度など)
- ★ 外乱の影響を受けにくい …… 感度

フィードバック制御によって達成可能
=フィードバック制御の意義 (使用理由)

52

フィードバックの有無による 伝達関数の違い

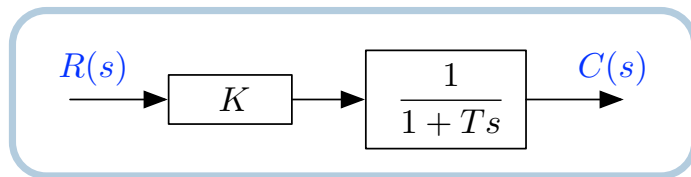
- i) 目標値に対する伝達関数 (開ループ)
 - ii) 目標値に対する伝達関数 (閉ループ)
 - iii) 外乱に対する伝達関数 (開ループ)
 - iv) 外乱に対する伝達関数 (閉ループ)
- フィードバックの効果 (まとめ)

53

i) 目標値に対する伝達関数 (開ループ)

$$D(s) = 0 \quad \text{フィードバックなし}$$

〈ブロック線図〉



〈伝達関数〉

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{K}{1+Ts}$$

直流ゲイン

時定数

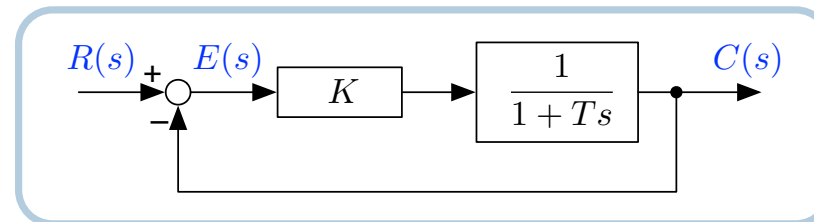
線形システムの出力は、
各入力に対する出力の
重ね合わせ

54

ii) 目標値に対する伝達関数 (閉ループ)

$$D(s) = 0 \quad \text{フィードバックあり}$$

〈ブロック線図〉



〈伝達関数〉

$$\begin{aligned} \frac{C(s)}{R(s)} &= \frac{K}{1 + \frac{K}{1+Ts}} = \frac{K}{1 + K + Ts} \\ &= \frac{K}{1+K} \cdot \frac{1}{1 + \frac{T}{1+K}s} \end{aligned}$$

直流ゲイン

※時定数の変化

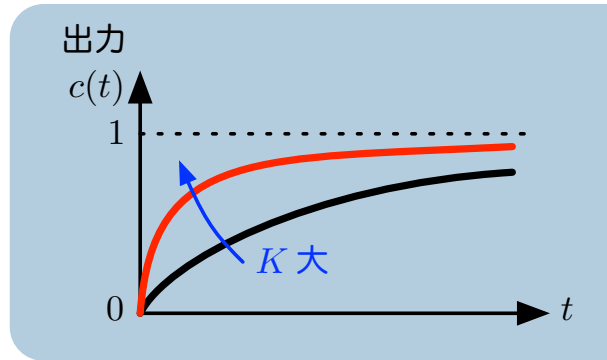
$$T \rightarrow \frac{T}{1+K}$$

↑ 第10回 55

ii) 目標値に対する伝達関数 (閉ループ)

ステップ応答

入力
 $r(t) = u(t)$
 $R(s) = \frac{1}{s}$



※フィードバックにより，制御系の応答性が改善

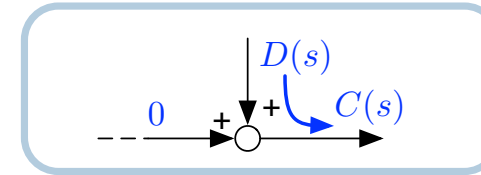
56

iii) 外乱に対する伝達関数 (開ループ)

$$R(s) = 0$$

フィードバックなし

〈ブロック線図〉



〈外乱の寄与分〉

$$C(s) = D(s) \quad \dots \text{伝達関数} \quad 1$$

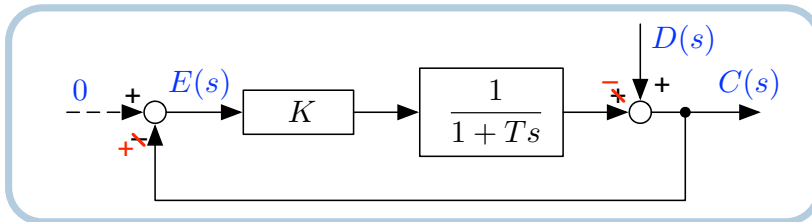
57

ii) 目標値に対する伝達関数 (閉ループ)

$$R(s) = 0$$

フィードバックあり

〈ブロック線図〉



〈伝達関数〉

$$\frac{C(s)}{D(s)} = \frac{1}{1 + \frac{K}{1+Ts}}$$

※フィードバックにより，外乱が抑圧される。

〈外乱の寄与分〉 感度関数

$$\begin{aligned} C(s) &= \frac{1}{1 + \frac{K}{1+Ts}} D(s) \\ &= \frac{1}{1+K} \cdot \frac{1+Ts}{1 + \frac{T}{1+K}s} D(s) \end{aligned}$$

58

フィードバックの効果 (まとめ)

ゲイン K を大きくすると...

フィードバックの利点

- 入力に対する**応答性**が改善
- (制御の精度が向上：定常偏差)
- (特性変化の影響が低減：感度)
- 外乱に対する**感度**が低減

欠点

- 一般的な傾向として，**安定性が悪化**

遠心调速機のハンチング現象

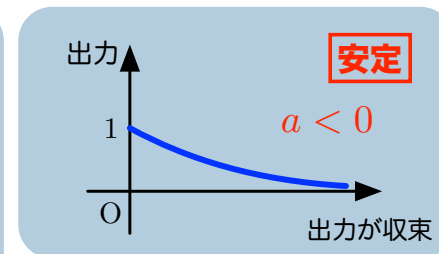
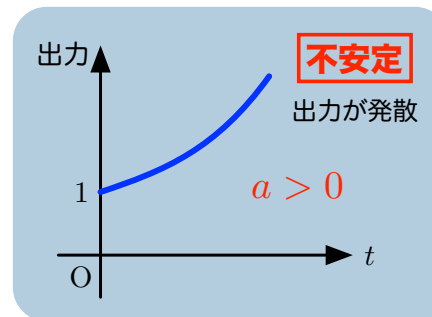
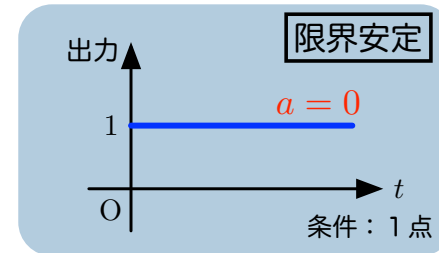
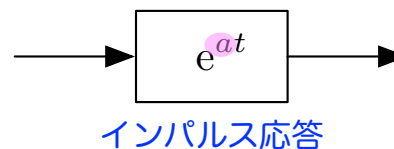
59

安定性

安定と不安定
伝達関数から見た安定と不安定
安定判別法

安定と不安定

〈線形システム〉

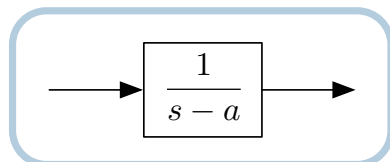


※制御系が目的を果たすためには、 $a < 0$ と同じ状況が必要。 ⁶¹

伝達関数から見た安定と不安定

〈伝達関数〉

$$\mathcal{L}\{e^{at}\} = \frac{1}{s-a}$$



実際のシステム … s の有理多項式

$$\frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \dots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0} \quad (n > m)$$

教科書p.19
式(2・47)

↓ 部分分数展開

$$\frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \dots + b_1 s + b_0}{(s-p_1)(s-p_2)\dots(s-p_n)} = \frac{A_1}{s-p_1} + \frac{A_2}{s-p_2} + \dots + \frac{A_n}{s-p_n}$$

伝達関数の極: $s = p_1, p_2, \dots, p_n$

伝達関数から見た安定と不安定

1つでも発散すると不安定になるから、安定であるためには、

$$\begin{aligned} \operatorname{Re}\{p_1\} &< 0 \\ \operatorname{Re}\{p_2\} &< 0 \\ &\vdots \\ \operatorname{Re}\{p_n\} &< 0 \end{aligned}$$

↑
特性方程式の実根, 複素共役根

まとめ

制御系が安定であるためには、

伝達関数のすべての極について、

$$\operatorname{Re}\{p_k\} < 0$$

||

伝達関数のすべての極が左半平面に存在する

安定判別法

具体的に極を求めることなく、安定かどうかの判定を行う。

- ★ (1)ラウスの安定判別法
 - ・特性方程式
 - ・ラウスの数表 (ラウス表) を作成
 - (2)フルビッツの安定判別法
 - ・特性方程式
 - ・行列式 (首座小行列式) の計算
 - ★ (3)ナイキストの安定判別法
 - ・一巡伝達関数
 - ・ナイキスト線図を作図
- 数学的に同等
- 図的手法

64

ラウスの安定判別法

特性方程式
安定であるための条件
ラウスの数表
ラウスの数表の計算 (3行目以降)

65

特性方程式

特性方程式 …… この解 (特性方程式の根 = 特性根) が、伝達関数の極

〈定義〉

$$(\text{伝達関数の分母}) = 0$$



フィードバック制御系では

$$1 + (\text{一巡伝達関数}) = 0$$

〈特性方程式〉

$$a_0 s^n + a_1 s^{n-1} + a_2 s^{n-2} + \dots + a_{n-1} s + a_n = 0 \quad (a_0 \neq 0)$$

※これまでの説明とは、係数のつけ方が異なる。

66

安定であるための条件

〈特性方程式〉

$$a_0 s^n + a_1 s^{n-1} + a_2 s^{n-2} + \dots + a_{n-1} s + a_n = 0 \quad (a_0 \neq 0)$$

係数

(1)係数がすべて存在し、すべて同符号であること。
0ではない

必要条件

- ・クイック判定
- ・条件を満たさない場合 → 不安定
- ・条件を満たす場合 → 判定できない

(2)係数からラウスの数表を作り、表の第1列の符号が等しいこと。

最左列

正か負 (0は別扱い)

必要十分条件

67

ラウスの数表

〈特性方程式〉

$$a_0 s^n + a_1 s^{n-1} + a_2 s^{n-2} + \dots + a_{n-1} s + a_n = 0 \quad (a_0 \neq 0)$$

係数

s^n	a_0	a_2	a_4	...	a_n
s^{n-1}	a_1	a_3	a_5	...	0
s^{n-2}	$\frac{a_1 \times a_2 - a_0 \times a_3}{a_1}$	$\frac{a_1 \times a_4 - a_0 \times a_5}{a_1}$
⋮
s^1
s^0	a_n

第1列 ← 定数項に一致

※表の外側は0で埋まっている。

ラウスの数表の計算 (3行目以降)

s^{k+1}	⋮	⋮	⋮	⋮	⋮
s^k	A	B	B'	B''	...
s^{k-1}	C	D	D'	D''	...
s^{k-2}	$\frac{C \times B - A \times D}{C}$	$\frac{C \times B' - A \times D'}{C}$	$\frac{C \times B'' - A \times D''}{C}$
s^{k-3}	⋮	⋮	⋮	⋮	⋮

s^{k+1}	⋮	⋮	⋮	⋮	⋮
s^k	A	B	B'	B''	...
s^{k-1}	C	D	D'	D''	...
s^{k-2}	$\frac{C \times B - A \times D}{C}$	$\frac{C \times B' - A \times D'}{C}$	$\frac{C \times B'' - A \times D''}{C}$
s^{k-3}	⋮	⋮	⋮	⋮	⋮

ラウスの安定判別法：例題

- 例題 (教科書p.80)
- 例題 (教科書pp.80--81)
- 例題 (教科書p.82)

例題 (教科書p.80)

〈特性方程式〉

$$5s^3 + 6s^2 + 6s + 2 = 0$$

〈安定判別〉

- i) クイック判定の条件 (必要条件) を満たす。
→ 安定性に関しては何も言えない。
- ii) ラウスの数表

s^3	5	6	0
s^2	6	2	0
s^1	$\frac{6 \times 6 - 5 \times 2}{6} = \frac{13}{3}$	$\frac{6 \times 0 - 5 \times 0}{6} = 0$	
s^0	$\frac{\frac{13}{3} \times 2 - 6 \times 0}{\frac{13}{3}} = 2$		

第1列 (最左列) は、すべて同符号
→ 安定

例題 (教科書pp.80--81)

〈特性方程式〉

$$\underline{s^4} + \underline{s^3} + \underline{s^2} + \underline{6s} + \underline{12} = 0$$

〈安定判別〉

- i) クイック判定の条件 (必要条件) を満たす.
- ii) ラウスの数表

s^4	1	1	12	0
s^3	1	6	0	0
s^2	$\frac{1 \times 1 - 1 \times 6}{1} = -5$	$\frac{1 \times 12 - 1 \times 0}{1} = 12$	0	
s^1	$\frac{-5 \times 6 - 1 \times 12}{-5} = \frac{42}{5}$	0		
s^0	$\frac{\frac{42}{5} \times 12 - 5 \times 0}{\frac{42}{5}} = 12$			

第1列に異
符号のもの
を含む

→ **不安定**

不安定根の
 $\text{Re}\{a\} > 0$
個数は2個
符号変化の回数

72

例題 (教科書p.82)

〈一巡伝達関数〉

$$G(s)H(s) = \frac{K}{s(s^2 + 2s + 4)}$$

〈全体の伝達関数〉

$$\frac{G(s)}{1 + G(s)H(s)} = \frac{G(s)}{1 + \frac{K}{s(s^2 + 2s + 4)}}$$

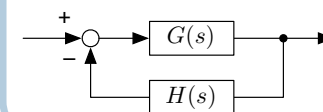
〈特性方程式〉

$$1 + \frac{K}{s(s^2 + 2s + 4)} = 0$$

$$\underline{s^3} + \underline{2s^2} + \underline{4s} + \underline{K} = 0 \rightarrow$$

K : 制御のパラメータ
※安定になるように
 K を選択する.

ブロック線図の一例



安定判別は各自で

73