

フィードバック制御

2019年度 3Q

担当教員: 藤田政之 教授 (S5-303B)

第2回講義

9月30日(月) 13:20~15:50, S224講義室

第4章：フィードバック制御系の特性

4.1 感度特性 (pp. 67～71)

キーワード：感度, 感度関数

4.2 定常特性 (pp. 71～75)

キーワード：開ループ伝達関数(一巡伝達関数),
定常偏差, I 型の制御系

学習目標: フィードバック制御系における感度関数について説明できる. 定常偏差や偏差定数について理解し, フィードバック制御系の型について説明できる.

4.1 感度特性

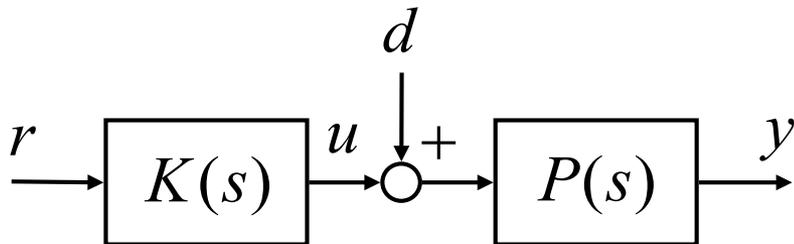
パラメータの変化に対する感度

フィードフォワード vs フィードバック

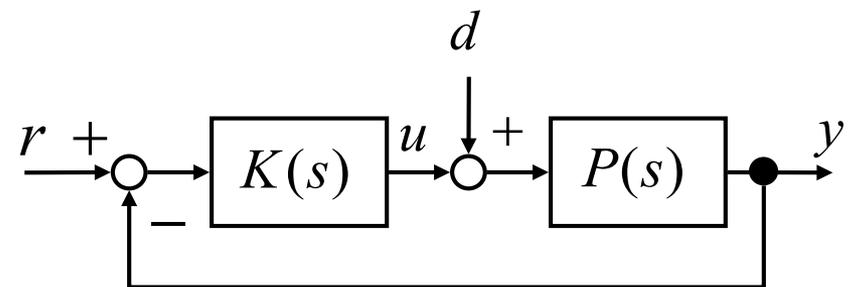
外乱なし ($d = 0$)

制御対象
(1次系) $P(s) = \frac{A}{\tau s + 1}$

コントローラ
(ゲイン) $K(s) = K$



(a) フィードフォワード制御系

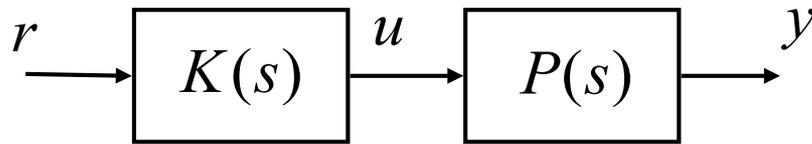


(b) フィードバック制御系

図 4.1 フィードフォワード制御系とフィードバック制御系

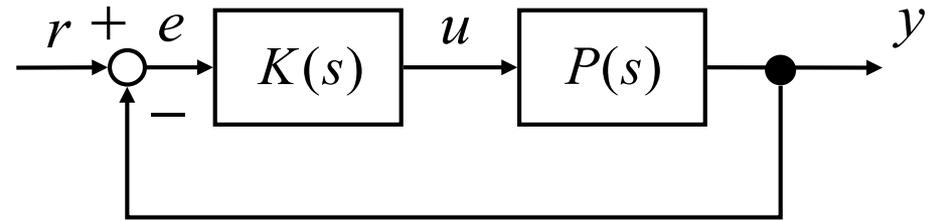
$r \rightarrow y$ への伝達関数

フィードフォワード



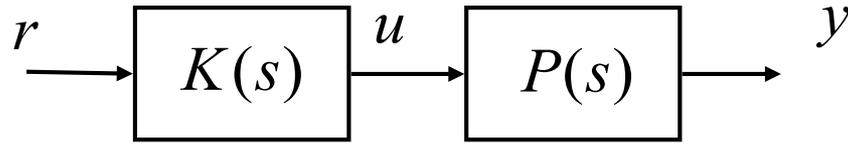
$$\begin{aligned} y(s) &= P(s)K(s)r(s) \\ &= \frac{A}{\tau s + 1} \cdot K \cdot r(s) \\ &= \underline{\underline{\frac{AK}{\tau s + 1} r(s)}} \end{aligned}$$

フィードバック



$$\begin{cases} y(s) = P(s)K(s)e(s) \\ e(s) = r(s) - y(s) \end{cases}$$
$$\begin{aligned} (1 + P(s)K(s))y(s) &= P(s)K(s)r(s) \\ y(s) &= \frac{P(s)K(s)}{1 + P(s)K(s)} r(s) \\ &= \underline{\underline{\frac{AK}{\tau s + 1 + AK} r(s)}} \\ &\text{(閉ループ伝達関数)} \end{aligned}$$

フィードフォワード



ゲイン $K = \frac{1}{A}$ とすると

$$y(s) = \frac{AK}{\tau s + 1} r(s) = \frac{1}{\tau s + 1} r(s)$$

1次系のステップ応答 

$$y(t) \approx r(t) \quad (t \rightarrow \infty)$$

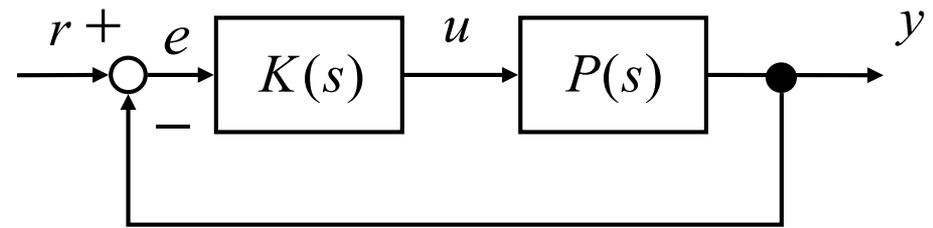
$\tilde{A} = 1.4A$ (特性変動)

40% 変化

$$\tilde{y}(s) = \frac{\tilde{A}K}{\tau s + 1} r(s) = \frac{1.4}{\tau s + 1} r(s)$$

$$\tilde{y}(t) \approx 1.4r(t) = (1.4y(t))$$

フィードバック



$$y(s) = \frac{AK}{\tau s + 1 + AK} r(s)$$

ゲイン $K \rightarrow \infty$ とすると

$$\frac{AK}{\tau s + 1 + AK} \approx \frac{AK}{AK} = 1$$

(A や τ に関係ない)

$$\therefore y(t) \approx r(t)$$

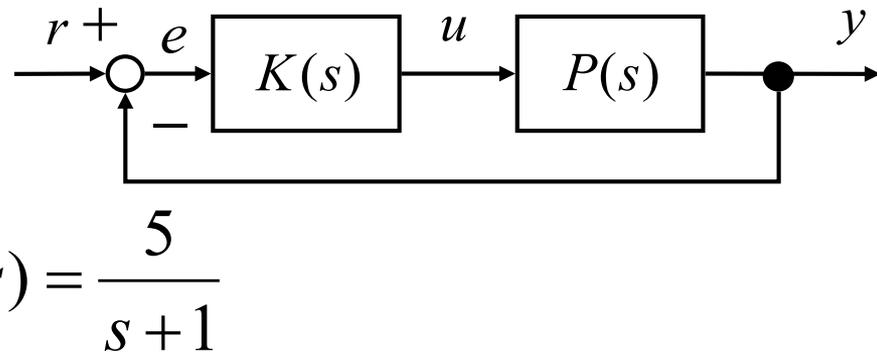
特性変動による影響の抑制

[例 4.1]

$$P(s) = \frac{A}{\tau s + 1}, \quad K(s) = K$$

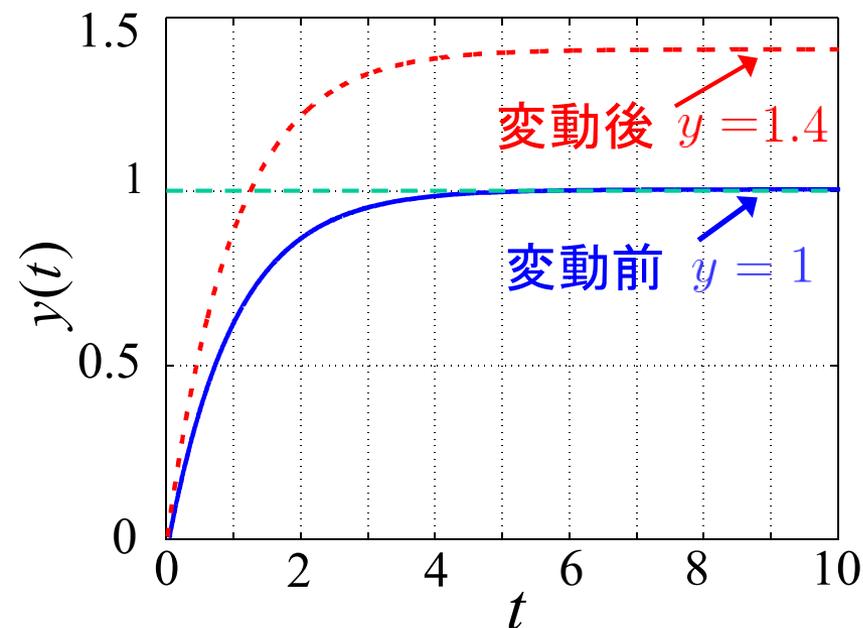
$$\tau = 1, \quad A = 5 \quad \text{とすると} \quad P(s) = \frac{5}{s + 1}$$

特性変化 $A \rightarrow \tilde{A} = 7$

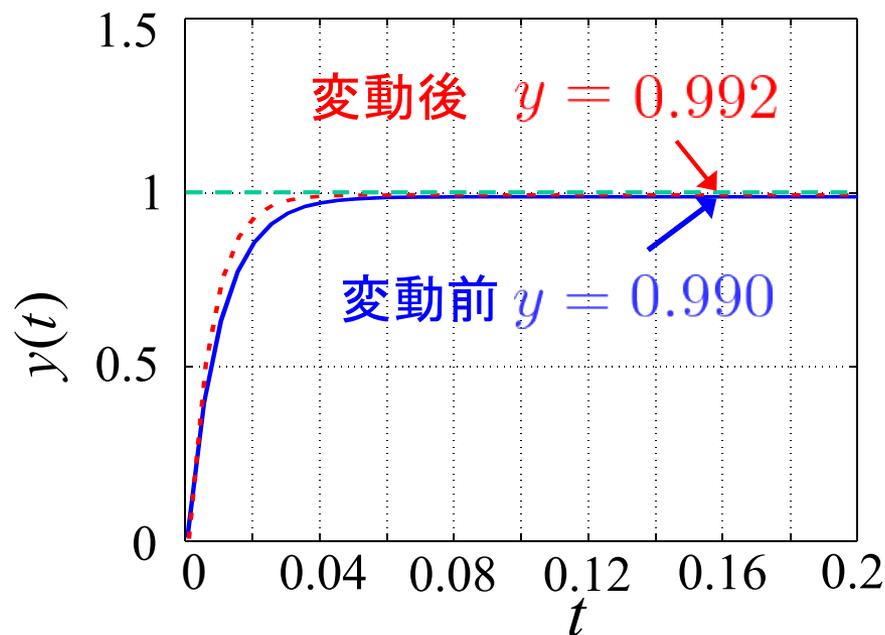


フィードフォワード: $K = \frac{1}{A} = 0.2$

フィードバック: $K = 20$



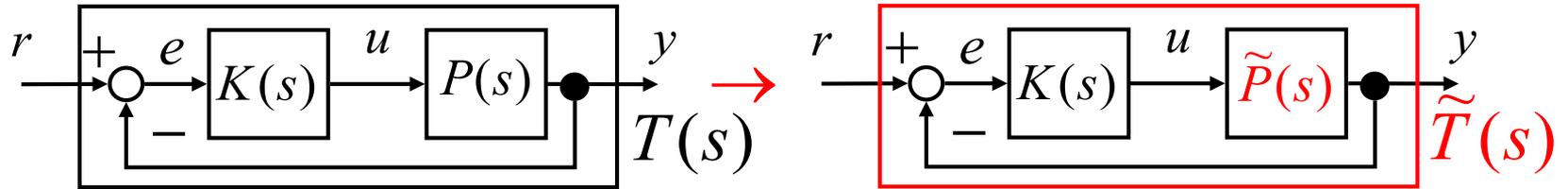
(a) フィードフォワード制御系



(b) フィードバック制御系

($t = 0.05$ で収束, 安定化(速応性)⁶)

感度



制御対象: $P(s) \rightarrow \tilde{P}(s)$ と変化

$$r \rightarrow y \text{ への閉ループ伝達関数 } T(s) = \frac{P(s)K(s)}{1 + P(s)K(s)} \rightarrow \tilde{T}(s) \text{ へと変化}$$

相対的な変動率

$$\Delta_P(s) = \frac{P(s) - \tilde{P}(s)}{\tilde{P}(s)}$$

$$\Delta_T(s) = \frac{T(s) - \tilde{T}(s)}{\tilde{T}(s)}$$

$$\Delta_T(s) = \frac{\frac{PK}{1+PK} - \frac{\tilde{P}K}{1+\tilde{P}K}}{\frac{\tilde{P}K}{1+\tilde{P}K}} = \frac{PK(1+\tilde{P}K) - \tilde{P}K(1+PK)}{\tilde{P}K(1+PK)}$$

$$\Delta_P(s)$$

$$= \frac{(P - \tilde{P})K}{\tilde{P}K(1+PK)} = \frac{1}{1 + P(s)K(s)} \Delta_P(s)$$

$$\Delta_T(s) = \frac{1}{1 + P(s)K(s)} \Delta_P(s)$$

開ループ系の変動が $\frac{1}{1 + P(s)K(s)}$ 倍になって

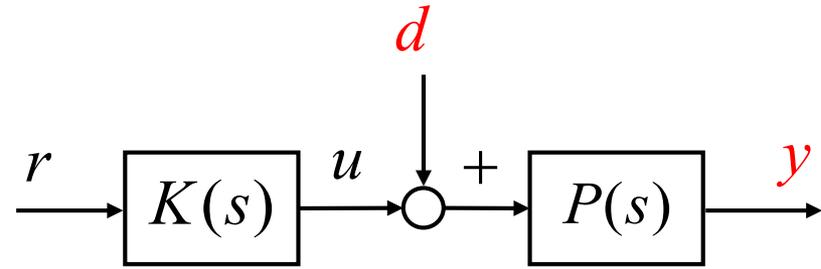
閉ループ系に影響する

$K(s)$ のゲイン大 \rightarrow 低感度

感度関数 $S(s) = \frac{1}{1 + P(s)K(s)}$

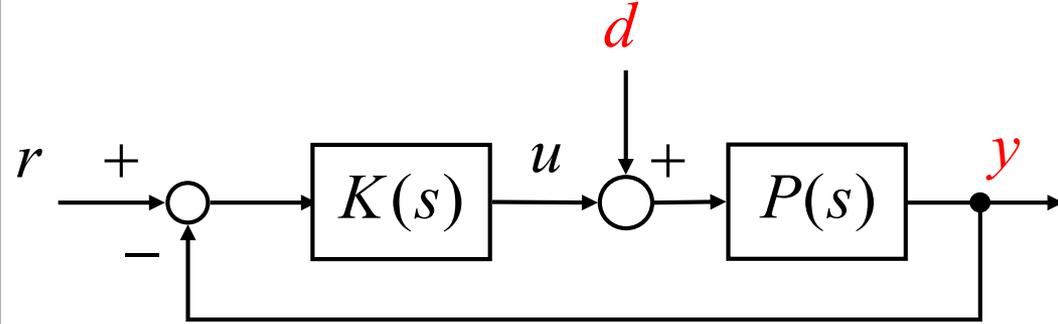
外乱に対する感度 (目標値 $r = 0$)

フィードフォワード



$$y(s) = P(s)d(s)$$

フィードバック



$$y(s) = \frac{P(s)}{1 + P(s)K(s)} d(s)$$

$$S(s) = \frac{1}{1 + P(s)K(s)} \text{ だけ低減}$$

外乱の影響の抑制

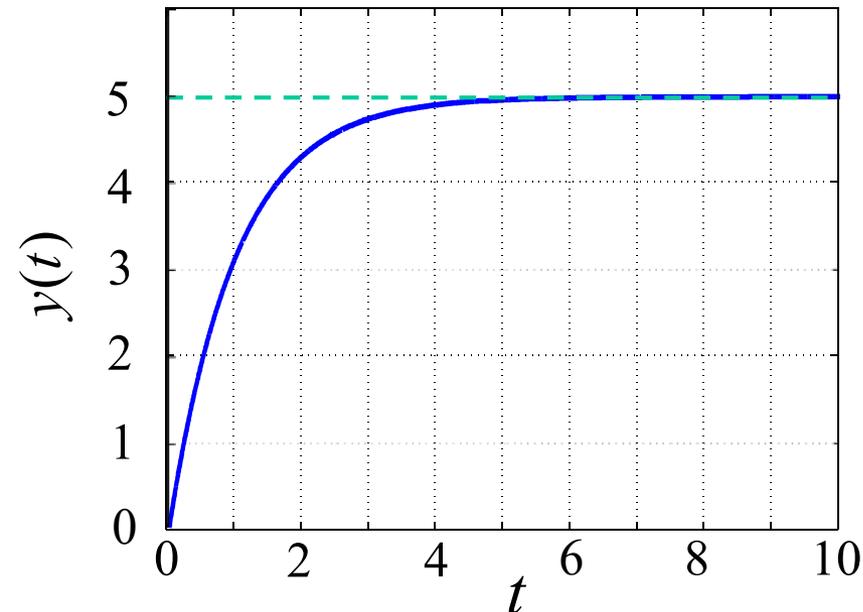
[例 4.1] ステップ外乱 $d(t) = 1$ (目標値 $r(t) = 0$)

$$P(s) = \frac{A}{\tau s + 1}, \quad K(s) = K$$

$$\tau = 1, \quad A = 5 \quad \text{とすると} \quad P(s) = \frac{5}{s + 1}$$

フィードフォワード:

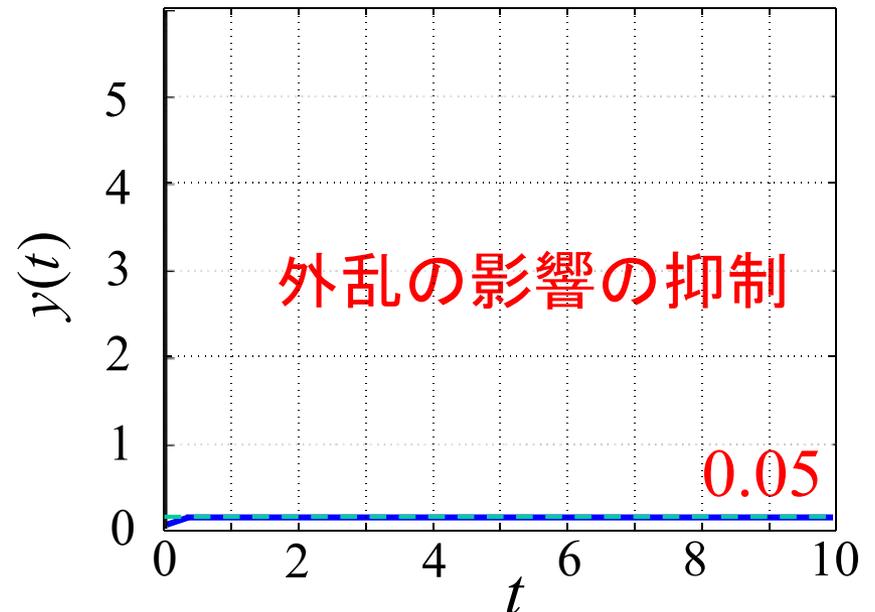
$$y(s) = P(s)d(s)$$



(a) フィードフォワード制御系

フィードバック: $K = 20$

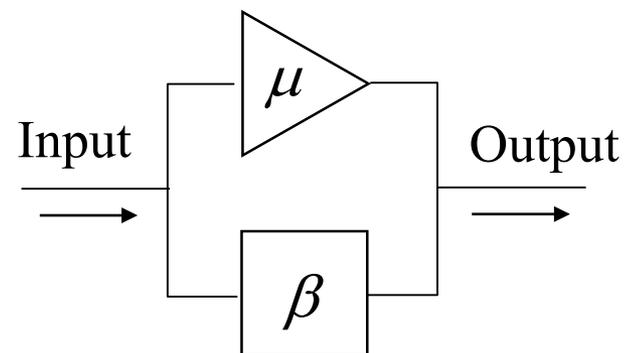
$$y(s) = \frac{P(s)}{1 + P(s)K(s)} d(s)$$



(b) フィードバック制御系

Harold Stephen Black (1898~1983)

1927年ベル研究所への出勤途中のハドソン川の渡河フェリー上で、増幅器におけるnegative feedbackの着想を得て、書き込むものが無いのでニューヨークタイムズ紙にメモをした。



$$\begin{aligned}\frac{\text{Output}}{\text{Input}} &= A_F = \frac{\mu}{1 - \beta\mu} \\ &= \frac{1}{-\beta} \left[1 - \frac{1}{1 - \mu\beta} \right]\end{aligned}$$

The New York Times
August 2, 1927

の紙面に描いた Black のメモ

負フィードバック増幅器
のブロック線図と式

IEEE CSS Video Clip Contest

2014 Winner

Click

<http://www.youtube.com/watch?v=XJLMW6I303g>

4.2 定常特性

目標値に対する定常偏差(外乱 $d = 0$)

[例 4.2]

制御対象: $P(s) = \frac{1}{s+1}$

コントローラ: $K(s) = K$

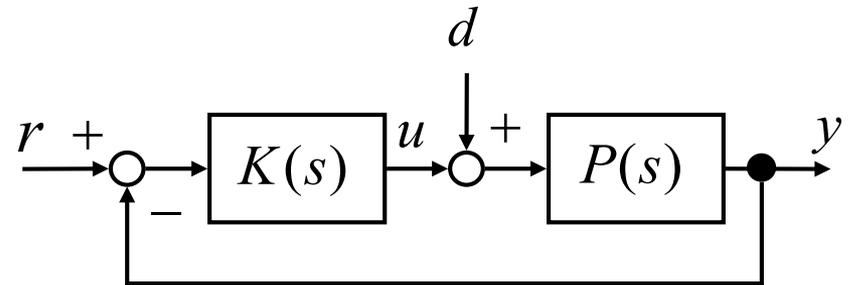


図4.1 (b) フィードバック制御系

$r \rightarrow y$ への閉ループ系の伝達関数

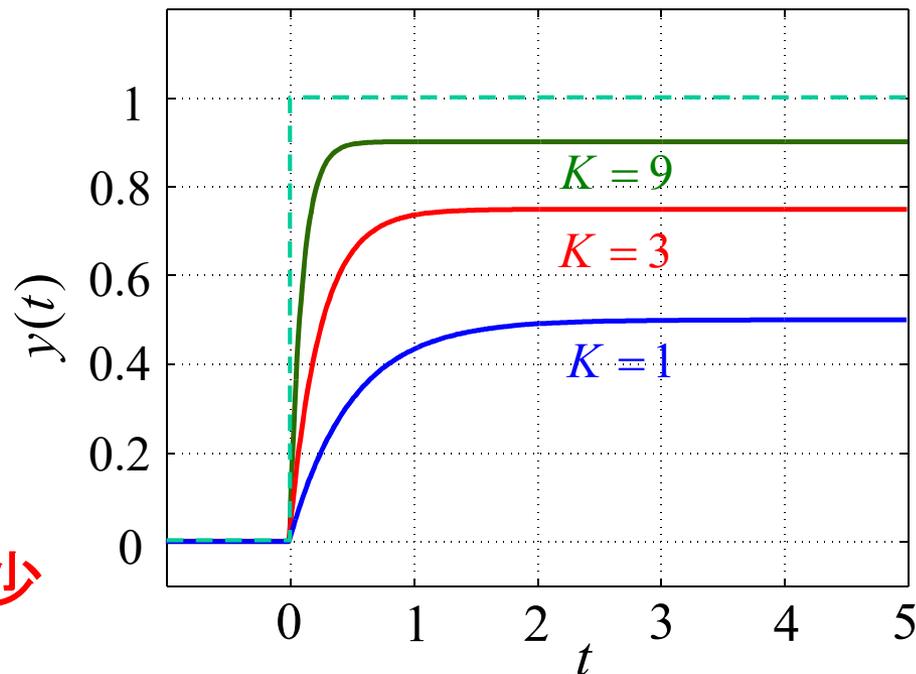
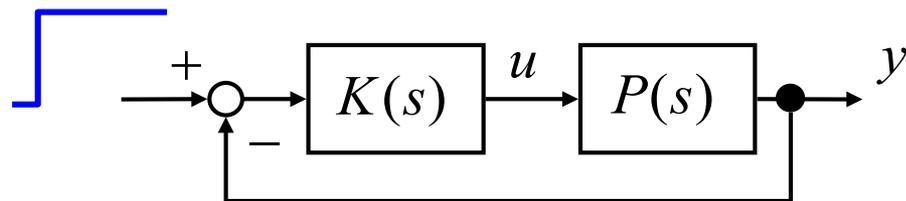
$$T(s) = \frac{P(s)K(s)}{1 + P(s)K(s)} = \frac{\frac{K}{s+1}}{1 + \frac{K}{s+1}} = \frac{K}{s + K + 1}$$

$$y(s) = T(s)r(s) \quad \left[\begin{array}{l} T(s) = \frac{K}{s + K + 1} \quad r(s) = \frac{1}{s} \quad (\text{ステップ入力}) \end{array} \right]$$

$$y(s) = \frac{K}{1 + K} \cdot \frac{K + 1}{s + (K + 1)} \cdot \frac{1}{s}$$

$$= \frac{K}{1 + K} \cdot \left(\frac{1}{s} - \frac{1}{s + (K + 1)} \right)$$

$$y(t) = \frac{K}{1 + K} \left(1 - e^{-(K+1)t} \right)$$



ゲイン:大 → (定常)偏差:減少

図4.3 ステップ応答例

偏差 $e(t) = r(t) - y(t)$

一巡伝達関数 $L(s) = P(s)K(s)$
 (開ループ伝達関数)

$$e(s) = r(s) - y(s)$$

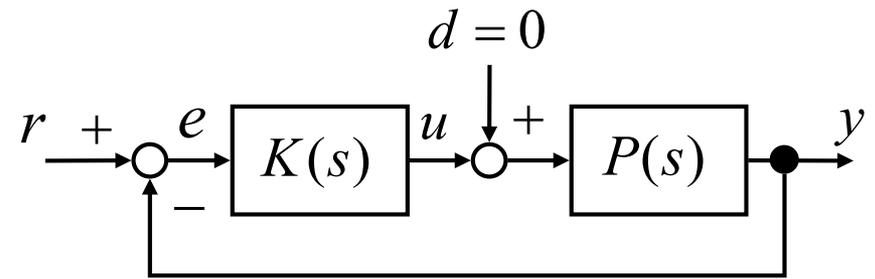
$$y(s) = L(s)e(s)$$



$$(1 + L(s))e(s) = r(s)$$

$$e(s) = \frac{1}{1 + L(s)} r(s)$$

(感度関数)



$$e(s) = r(s) - L(s)e(s)$$

定常偏差(安定なシステム)

$$e_s = \lim_{t \rightarrow \infty} e(t)$$

$$= \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot e(s)$$

$$= \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{1}{1 + L(s)} r(s)$$

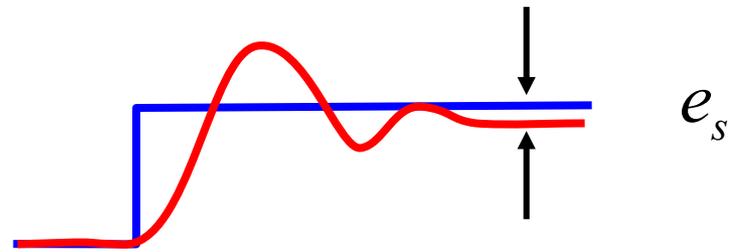
最終値定理(p. 190 付録(L7))

$$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s)$$

$$F(s) := \int_0^{\infty} f(t)e^{-st} dt$$

[A] ステップ入力

$$r(t) = 1 \quad \left(r(s) = \frac{1}{s} \right)$$

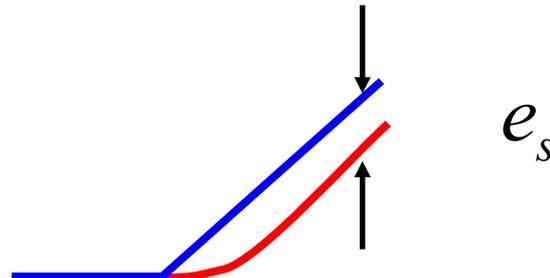


$$e_s = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{1}{1 + L(s)} \cdot \frac{1}{s} = \frac{1}{1 + \lim_{s \rightarrow 0} L(s)} \quad \text{定常位置偏差}$$

$$K_p = \lim_{s \rightarrow 0} L(s) = L(0) \quad \text{位置偏差定数}$$

[B] ランプ入力

$$r(t) = t \quad \left(r(s) = \frac{1}{s^2} \right)$$

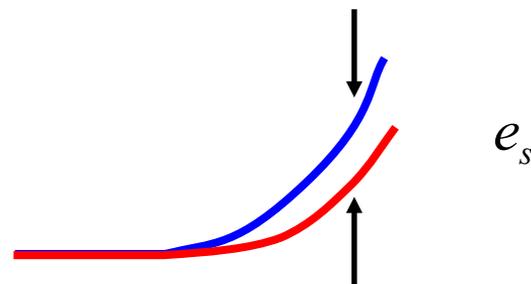


$$e_s = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{1}{1 + L(s)} \cdot \frac{1}{s^2} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{sL(s)} \quad \text{定常速度偏差}$$

$$K_v = \lim_{s \rightarrow 0} sL(s) \quad \text{速度偏差定数}$$

[C] 一定加速度入力

$$r(t) = \frac{1}{2}t^2 \quad \left(r(s) = \frac{1}{s^3} \right)$$



$$e_s = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{s^2 L(s)}$$

定常加速度偏差

$$K_a = \lim_{s \rightarrow 0} s^2 L(s)$$

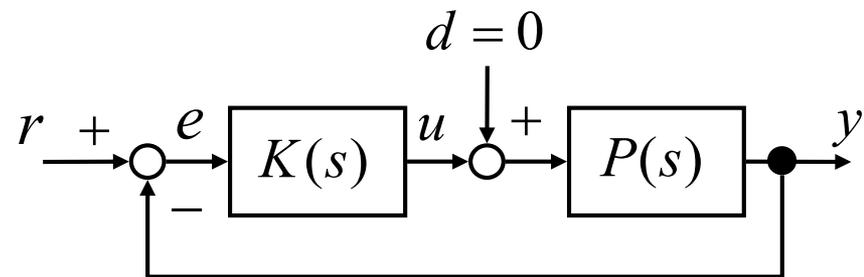
加速度偏差定数

偏差定数

$K_p (= L(0)), K_v, K_a$: 大 \rightarrow 定常偏差 : 小

[例 4.3]

$$P(s) = \frac{1}{s}, \quad K(s) = \frac{K_0}{s+1} \quad (K_0 > 0)$$



$$L(s) = P(s)K(s) = \frac{K_0}{s(s+1)}$$

位置偏差定数

$$K_p = L(0) = \infty$$

定常位置偏差

$$\begin{aligned} e_s &= \frac{1}{1 + \lim_{s \rightarrow 0} L(s)} \\ &= \frac{1}{1 + L(0)} = \frac{1}{1 + K_p} = 0 \end{aligned}$$

(K_0 の値に関係なく)

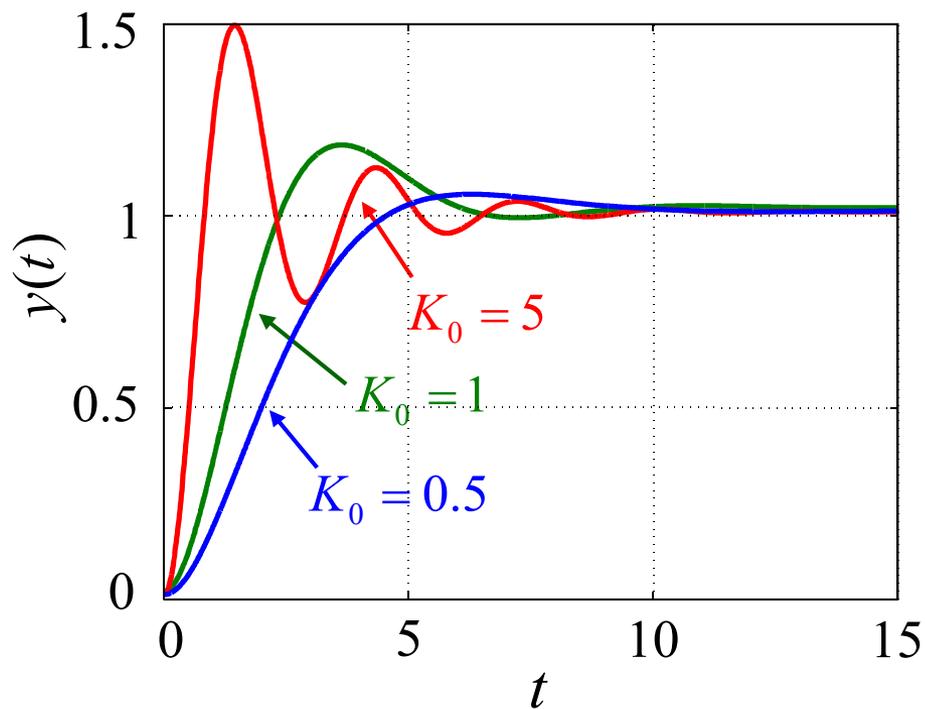


図4.4 (a) ステップ応答

$$L(s) = \frac{K_0}{s(s+1)}$$

速度偏差定数

$$K_v = \lim_{s \rightarrow 0} sL(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{K_0}{s(s+1)} = K_0$$

定常速度偏差

$$e_s = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{sL(s)} = \frac{1}{K_0}$$

加速度偏差定数

$$\begin{aligned} K_a &= \lim_{s \rightarrow 0} s^2 L(s) \\ &= \lim_{s \rightarrow 0} s^2 \cdot \frac{K_0}{s(s+1)} = 0 \end{aligned}$$

定常加速度偏差

$$e_s = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{s^2 L(s)} = \infty$$

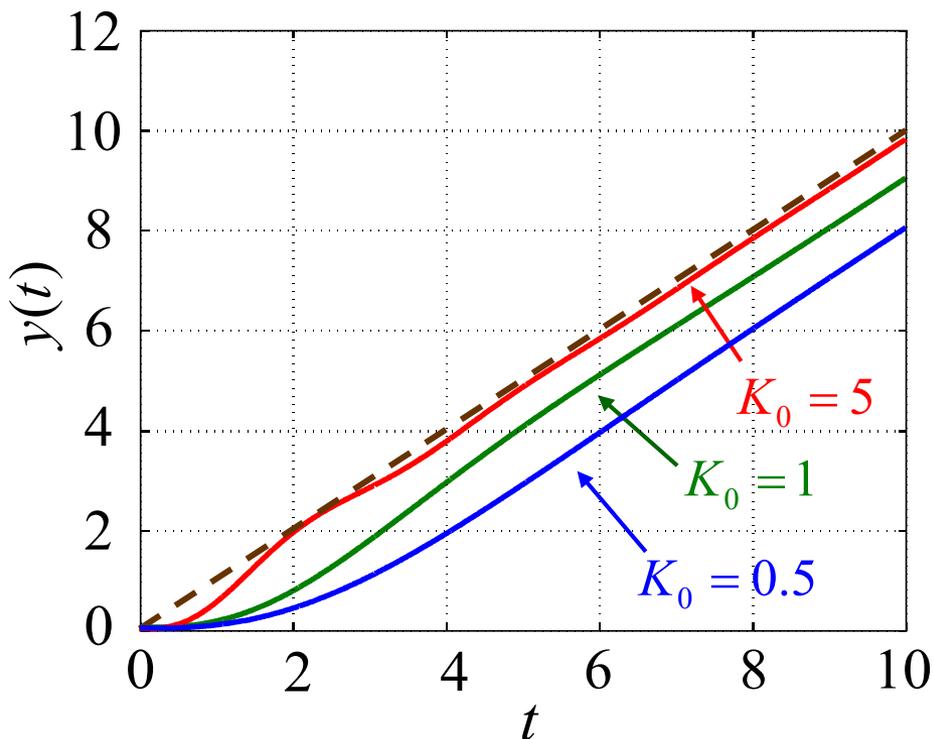
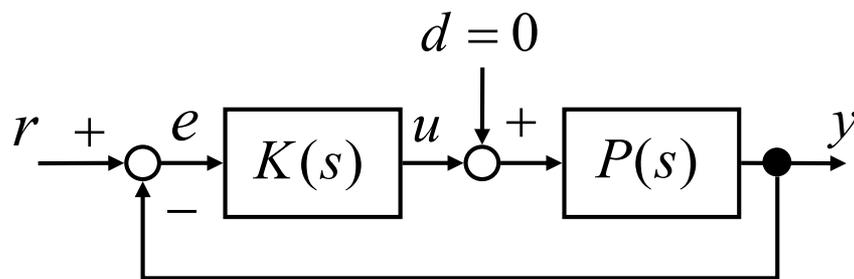


図4.4 (b) ランプ入力応答

(一般に)一巡伝達関数 $L(s) = \frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \dots + b_0}{s^l (s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_0)}$

$l=1$ のとき:

$L(s)$ は積分器 $\left(\frac{1}{s}\right)$ を 1 個含む

$$K_p = L(0) = \infty \Rightarrow \frac{1}{1 + K_p} = 0$$

$l=2$ のとき:

$$K_v = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot L(s) = \infty \Rightarrow \frac{1}{K_v} = 0$$

$l=3$ のとき:

$$K_a = \lim_{s \rightarrow 0} s^2 \cdot L(s) = \infty \Rightarrow \frac{1}{K_a} = 0$$

定常偏差をゼロにするためには

l 型(タイプ l)の制御系: $L(s)$ が l 個の積分器 $\left(\frac{1}{s}\right)^l$ をもつ

\Rightarrow (係数の値に関係なく)常に, 定常偏差 = 0

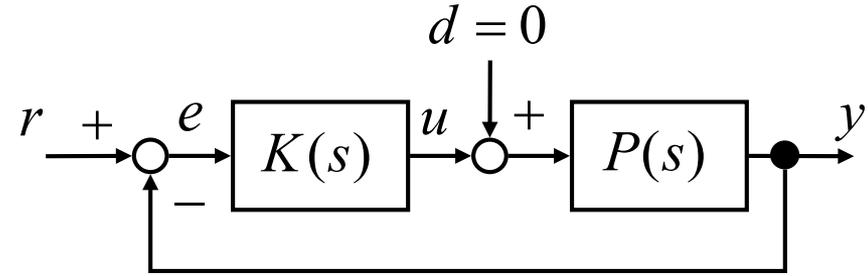
表4.1 制御系の型と定常偏差

| 制御系の型 | $r(t) = 1$ | $r(t) = t$ | $r(t) = \frac{t^2}{2}$ |
|-------|---------------------|-----------------|------------------------|
| 0 型 | $\frac{1}{1 + K_p}$ | ∞ | ∞ |
| 1 型 | 0 | $\frac{1}{K_v}$ | ∞ |
| 2 型 | 0 | 0 | $\frac{1}{K_a}$ |

[例 4.3] (再考)

$$P(s) = \frac{1}{s}, \quad K(s) = \frac{K_0}{s+1} \quad (K_0 > 0)$$

$$r(s) = \frac{1}{s}$$



$$L(s) = P(s)K(s) = \frac{K_0}{s(s+1)} \quad \text{1 型}$$

K_0 の値に関係なく定常位置偏差 = 0

$$L(0) = \infty \quad \left(\Leftrightarrow S(0) = \frac{1}{1+L(0)} = 0 \right)$$

目標値の周波数成分 ($\omega = 0$) に対して, ループゲインが無限大

第4章：フィードバック制御系の特性



4.1 感度特性 (pp. 67～71)

キーワード：感度, 感度関数



4.2 定常特性 (pp. 71～75)

キーワード：開ループ伝達関数(一巡伝達関数),
定常偏差, I 型の制御系

学習目標：フィードバック制御系における感度関数について説明できる。定常偏差や偏差定数について理解し、フィードバック制御系の型について説明できる。

Reading Assignment #3

第4章：フィードバック制御系の特性

4.2 定常特性 (pp. 75～76)

キーワード： 定常偏差

4.3 根軌跡 (pp. 76～84)

キーワード： 特性方程式, 特性根, 根軌跡

第5章：周波数応答

5.1 周波数応答と伝達関数 (pp. 87～90)

キーワード： 周波数伝達関数, ゲイン, 位相

学習目標： 定常偏差について説明できる. 根軌跡の基礎について説明できる. システムの周波数応答特性を説明できる.