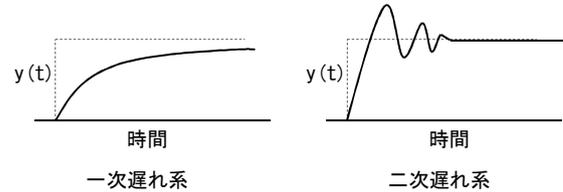


### (3) 一次遅れ系、二次遅れ系

### 制御対象の伝達関数

最適な自動制御システムを作るために、まず制御対象の応答を知る必要がある。

多くの制御対象の伝達関数は、一次遅れ系、二次遅れ系で近似することができる。



この二つの要素の特徴について詳しく調べる

### 一次遅れ系のステップ応答

一次遅れ系のステップ応答を調べる

$$x(t) = a \frac{dy(t)}{dt} + by(t)$$

ラプラス変換して

$$G(s) = \frac{K}{1+Ts} \quad K=1/b \text{ ゲイン定数} \\ T=a/b \text{ 時定数}$$

$G(s) = Y(s)/X(s)$ 、 $X(s) = 1/s$  より

$$Y(s) = \frac{K}{1+Ts} \frac{1}{s} = \frac{-KT}{1+Ts} + \frac{K}{s} = \frac{-K}{1/T+s} + \frac{K}{s}$$

### 一次遅れ系のステップ応答

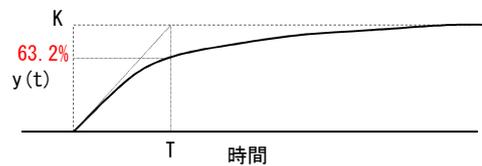
逆ラプラス変換して

$$y(t) = -K \cdot e^{-1/T \cdot t} + K = K(1 - e^{-t/T})$$

$t=0$ での接線の傾きは $K/T$

$t=T$ での $y$ は $0.632K$

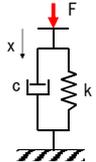
$t \rightarrow \infty$ で $K$ に収束



### 一次遅れ系の例

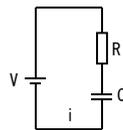
一次遅れ系の例

$$x(t) = a \frac{dy(t)}{dt} + by(t)$$



F: 力 (入力)  
x: 変位 (出力)  
 $c \cdot dx/dt + kx = F$

変位と力



V: 電圧 (入力)  
i: 電流 (出力)

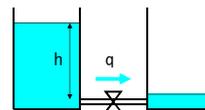
$$Ri + \frac{1}{C} \int i dt = V$$

流れる電流と電圧

### 一次遅れ系の例

一次遅れ系の例

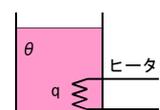
$$x(t) = a \frac{dy(t)}{dt} + by(t)$$



q: 流量 (入力)  
h: 水位 (出力)

$$C \cdot dh/dt + kh = q$$

タンクの流量と水位



q: 熱 (入力)  
 $\theta$ : 温度 (出力)

$$C \cdot d\theta/dt + k\theta = q$$

熱とタンク流体の温度

### 二次遅れ系のステップ応答

二次遅れ系のステップ応答を調べる

$$x(t) = a \frac{d^2y(t)}{dt^2} + b \frac{dy(t)}{dt} + c y(t)$$

$$G(s) = \frac{1}{as^2 + bs + c}$$

$G(s) = Y(s)/X(s)$ 、 $X(s) = 1/s$  より

$$Y(s) = \frac{1}{as^2 + bs + c} \frac{1}{s} = \frac{k_1}{s - \alpha} + \frac{k_2}{s - \beta} + \frac{k_3}{s}$$

$\alpha, \beta$  は  $as^2 + bs + c = 0$  の解  
 $k_1, k_2, k_3$  は定数

これを解いて  $y(t)$  を求める

### 二次遅れ系のステップ応答

逆ラプラス変換して

$$y(t) = k_1 e^{\alpha t} + k_2 e^{\beta t} + k_3$$

$$\alpha, \beta = \frac{-b \pm \sqrt{b^2 - 4ac}}{2a} = \frac{-b}{2a} \pm \sqrt{\left(\frac{b}{2a}\right)^2 - \left(\frac{c}{a}\right)}$$

ここで、 $b/2\sqrt{ac} = \zeta$  減衰比

$$\sqrt{c/a} = \omega_n \quad \text{固有角振動数}$$

とおくと

$$\alpha, \beta = -\zeta \omega_n \pm \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1}$$

### 二次遅れ系のステップ応答

$\alpha, \beta$  を  $y(t) = k_1 e^{\alpha t} + k_2 e^{\beta t} + k_3$  に代入すると

$$y(t) = k_1 e^{(-\zeta \omega_n + \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1})t} + k_2 e^{(-\zeta \omega_n - \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1})t} + k_3$$

ここで、

1)  $\zeta > 1$  のとき

$$-\zeta \omega_n + \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = -\omega_n (\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1}) < 0$$

$$-\zeta \omega_n - \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = -\omega_n (\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1}) < 0$$

より

$$y(t) = k_1 e^{-\omega_n (\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})t} + k_2 e^{-\omega_n (\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1})t} + k_3$$

よって、出力は振動せずに  $k_3$  に収束する (過減衰)。

### 二次遅れ系のステップ応答

2)  $\zeta = 1$  のとき

$$-\zeta \omega_n + \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = -\zeta \omega_n$$

$$-\zeta \omega_n - \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = -\zeta \omega_n$$

重解の場合、 $k_1 e^{(-\zeta \omega_n t)}$  の他に  $k_2 t e^{(-\zeta \omega_n t)}$  も解の一つになることから

$$y(t) = k_1 e^{(-\zeta \omega_n t)} + k_2 t e^{(-\zeta \omega_n t)} + k_3 = (k_1 + t k_2) e^{-\zeta \omega_n t} + k_3$$

よって、出力は振動せずに  $k_3$  に収束する (臨界減衰)。

### 二次遅れ系のステップ応答

3)  $0 < \zeta < 1$  のとき

$$-\zeta \omega_n + \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = -\zeta \omega_n + j \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}$$

$$-\zeta \omega_n - \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = -\zeta \omega_n - j \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}$$

ここで、 $\omega_d = \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}$  とおくと (減衰固有角振動数)

$$y(t) = k_1 e^{(-\zeta \omega_n + j \omega_d)t} + k_2 e^{(-\zeta \omega_n - j \omega_d)t} + k_3$$

$$= k_1 e^{-\zeta \omega_n t} (\cos(\omega_d t) + j \sin(\omega_d t))$$

$$+ k_2 e^{-\zeta \omega_n t} (\cos(\omega_d t) - j \sin(\omega_d t)) + k_3$$

= [省略]

$$= k e^{-\zeta \omega_n t} \sin(\omega_d t + \theta) + k_3$$

よって、出力は周波数  $\omega_d/2\pi$  で振動しながら  $k_3$  に収束する (減衰振動)

### 二次遅れ系のステップ応答

4)  $\zeta = 0$  のとき

$$-\zeta \omega_n + \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = j \omega_n$$

$$-\zeta \omega_n - \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = -j \omega_n$$

より

$$y(t) = k_1 e^{j \omega_n t} + k_2 e^{-j \omega_n t} + k_3$$

$$= k_1 (\cos(\omega_n t) + j \sin(\omega_n t))$$

$$+ k_2 (\cos(\omega_n t) - j \sin(\omega_n t)) + k_3$$

$$= (k_1 + k_2) \cos(\omega_n t + \theta) + k_3$$

よって、出力は周波数  $\omega_n/2\pi$  で振動し続ける (不減衰振動)。

### 二次遅れ系のステップ応答

5)  $-1 < \zeta < 0$  のとき

$$-\zeta \omega_n + \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = -\zeta \omega_n + j \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}$$

$$-\zeta \omega_n - \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = -\zeta \omega_n - j \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}$$

より

$$y(t) = k_1 e^{(-\zeta \omega_n + j \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2})t} + k_2 e^{(-\zeta \omega_n - j \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2})t} + k_3$$

$$= k_1 e^{-\zeta \omega_n t} (\cos(\omega_d t) + j \sin(\omega_d t)) + k_2 e^{-\zeta \omega_n t} (\cos(\omega_d t) - j \sin(\omega_d t)) + k_3$$

= [省略]

$$= k e^{-\zeta \omega_n t} \sin(\omega_d t + \theta) + k_3$$

$\zeta < 0$  より、出力は周波数  $\omega_d / 2\pi$  で振動しながら発散する。

### 二次遅れ系のステップ応答

6)  $\zeta = -1$  のとき

$$-\zeta \omega_n + \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = -\zeta \omega_n$$

$$-\zeta \omega_n - \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = -\zeta \omega_n$$

より

$$y(t) = k_1 e^{(-\zeta \omega_n t)} + k_2 e^{(-\zeta \omega_n t)} + k_3 = (k_1 + k_2) e^{-\zeta \omega_n t} + k_3$$

ここで  $\zeta < 0$  より出力は振動しないで発散する。  
(振動しない限界点)

### 二次遅れ系のステップ応答

7)  $\zeta < -1$  のとき

$$-\zeta \omega_n + \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = \omega_n (-\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1}) > 0$$

$$-\zeta \omega_n - \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} = \omega_n (-\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1}) > 0$$

より

$$y(t) = k_1 e^{\omega_n (-\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1})t} + k_2 e^{\omega_n (-\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})t} + k_3$$

よって、出力は振動しないで発散する。

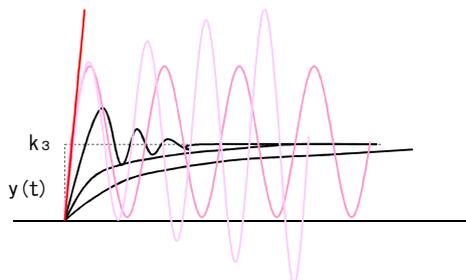
### 二次遅れ系のステップ応答

このように  $\zeta$  の値によって挙動が異なる

- $\zeta > 1$  振動せずに  $k_3$  に収束... 安定
- $\zeta = 1$  振動せずに  $k_3$  に収束... 安定 (非振動限界)
- $0 < \zeta < 1$  振動しながら  $k_3$  に収束... 安定
- $\zeta = 0$  振動し続ける... 不安定限界
- $-1 < \zeta < 0$  振動しながら発散... 不安定
- $\zeta = -1$  振動せずに発散... 不安定 (振動限界)
- $\zeta < -1$  振動せずに発散... 不安定

### 二次遅れ系のステップ応答

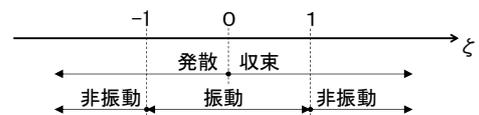
このように  $\zeta$  の値によって挙動が異なる



### 二次遅れ系のステップ応答

このとき  $\zeta > 0$   $K$  に収束  
 $\zeta = 0$  振幅  $K$  の振動  
 $\zeta < 0$  発散 (無限大)

また  $\zeta > 1, \zeta < -1$  実数解 (非振動)  
 $\zeta = 1$  重解 (非振動)  
 $-1 < \zeta < 1$  虚数解 (振動)



### 二次遅れ系の一般的な表現

一般的な二次遅れ系の伝達関数は

$$G(s) = \frac{1}{as^2 + bs + c} = K \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

$\zeta$ : 減衰比、 $\omega_n$ : 固有角振動数、 $K$ : ゲイン定数

で表すことが多い。

これは

$$G(s) = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

の出力が1に収束するためである。

一般的に、これをゲイン定数K倍した式で表している。

### 二次遅れ系の別の表現

二次遅れ系の別の式として、以下の様な式がある

$$x(t) = a \frac{dy(t)}{dt} + b y(t) + c \int y(t) dt$$

これをラプラス変換すると

$$X(s) = (as + b + c \frac{1}{s}) Y(s)$$

伝達関数は

$$G(s) = \frac{1}{as + b + c \cdot 1/s} = \frac{s/a}{s^2 + b/a s + c/a}$$

$$= \frac{\gamma}{s-\alpha} + \frac{\delta}{s-\beta} \quad \begin{matrix} \gamma + \delta = 1/a \\ \alpha\gamma + \beta\delta = 0 \end{matrix}$$

### 二次遅れ系の別の表現

よって、

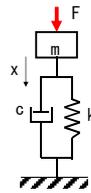
$$G(s) = \frac{1}{as^2 + bs + c}$$

と同じ結果になる。(比例定数が異なるだけ)

### 二次遅れ系の例

二次遅れ系の例

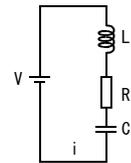
$$x(t) = a \frac{d^2y(t)}{dt^2} + b \frac{dy(t)}{dt} + cy(t)$$



F: 力 (入力)  
x: 変位 (出力)

$$m \cdot d^2x/dt^2 + c \cdot dx/dt + kx = F$$

変位と力



V: 電圧 (入力)  
i: 電流 (出力)

$$L \cdot di/dt + Ri + \frac{1}{C} \int i dt = V$$

流れる電流と電圧