

第3章：ダイナミカルシステムの 過渡応答と安定性

3.3 2次系の応答

キーワード： 2次系の応答

学習目標： 2次系の過渡応答特性について理解する。

3 ダイナミカルシステムの過渡応答と安定性

3.3 2次系の応答

2 次系 (2 次遅れ系)

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

ζ, ω_n, K : 正定数

$(0 \leq) \zeta < 1$ のとき

極: $s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2 = 0$

極 (pole): $D(s) = 0$ の根

$$G(s) = \frac{N(s)}{D(s)}$$

$$\begin{aligned} \Rightarrow & -\zeta\omega_n \pm \sqrt{\zeta^2\omega_n^2 - \omega_n^2} \\ & = \underbrace{-\zeta\omega_n}_{\sigma} \pm j \underbrace{\omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}}_{\omega_d} \end{aligned}$$

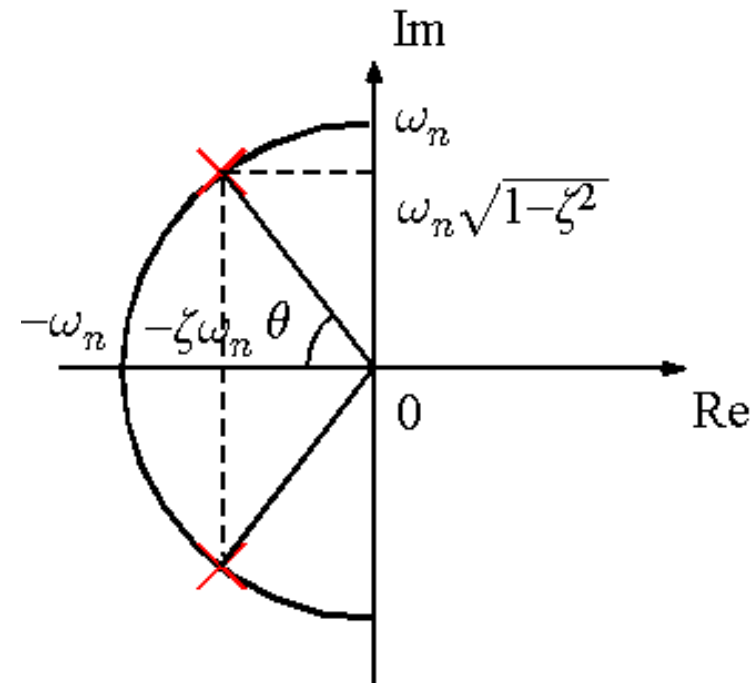


図 3.8 2次系の極の位置

複素共役根

$$p_1 = -\zeta\omega_n + j\omega_d$$

$$p_2 = -\zeta\omega_n - j\omega_d$$

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

インパルス応答

$$y(t) = \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{K\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} \right]$$

$$= \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{K\omega_n}{\sqrt{1 - \zeta^2} (s + \zeta\omega_n)^2 + \underbrace{(1 - \zeta^2)\omega_n^2}_{\omega_d^2}} \right]$$

$$= \frac{K\omega_n}{\sqrt{1 - \zeta^2}} \cdot e^{-\zeta\omega_n t} \sin(\omega_d t)$$

収束の速さ
振動の周波数

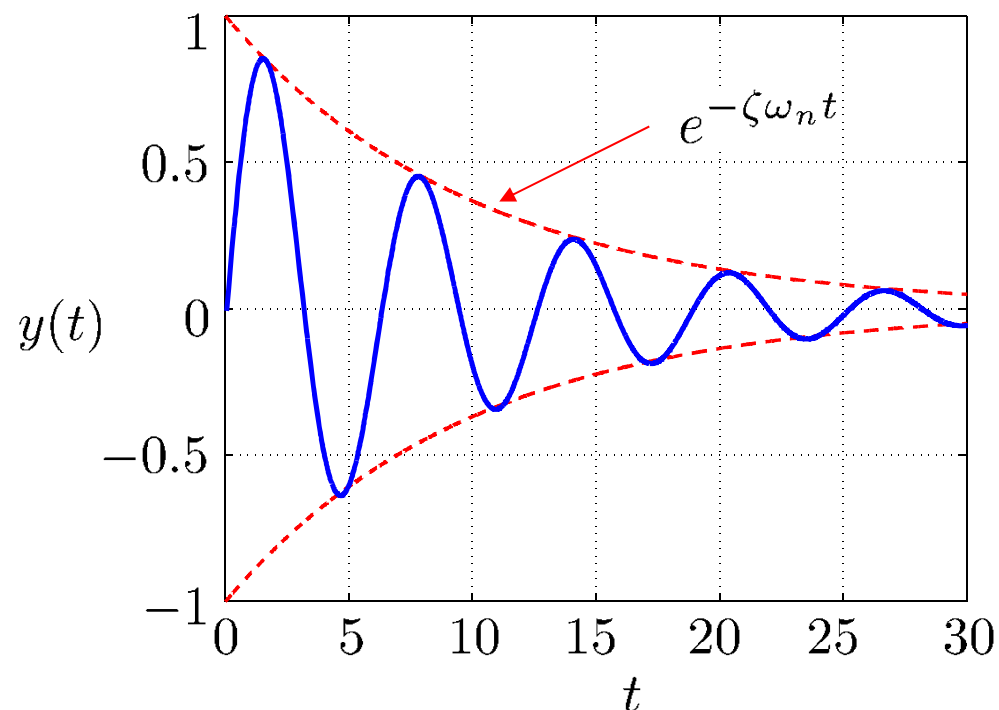


図 3.6 2次系のインパルス応答例

$$\left(\mathcal{L}^{-1} \left[\frac{\omega}{(s + a)^2 + \omega^2} \right] = e^{-at} \sin(\omega t) \right) \quad 3$$

ステップ応答

$$y(t) = \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{K\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} \cdot \frac{1}{s} \right]$$

部分分数展開

$$= \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{K}{s} - \frac{K(s + 2\zeta\omega_n)}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} \right]$$

$$= \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{K}{s} - \frac{K(s + \zeta\omega_n)}{(s + \zeta\omega_n)^2 + \omega_d^2} - \frac{K\zeta}{\sqrt{1 - \zeta^2}} \cdot \frac{\omega_d}{(s + \zeta\omega_n)^2 + \omega_d^2} \right]$$

$$= K \left\{ 1 - e^{-\zeta\omega_n t} \left(\cos(\omega_d t) + \frac{\zeta}{\sqrt{1 - \zeta^2}} \sin(\omega_d t) \right) \right\}$$

$$= K \left\{ 1 - \frac{e^{-\zeta\omega_n t}}{\sqrt{1 - \zeta^2}} \sin(\omega_d t + \theta) \right\} \quad \theta = \tan^{-1} \frac{\sqrt{1 - \zeta^2}}{\zeta}$$

$$\mathcal{L}^{-1} \left[\frac{s + a}{(s + a)^2 + \omega^2} \right] = e^{-at} \cos(\omega t)$$

$$a \cos(\omega t) + b \sin(\omega t)$$

$$= \sqrt{a^2 + b^2} \sin(\omega t + \phi)$$

$$\phi = \tan^{-1} \frac{a}{b}$$

$\zeta = 1$ のとき 重根 $-\zeta\omega_n$

ステップ応答

$$y(t) = K \{1 - e^{-\omega_n t} (1 + \omega_n t)\}$$

$\zeta > 1$ のとき 2 実根

ステップ応答

$$y(t) = K \left\{ 1 - \frac{e^{-\zeta\omega_n t}}{2\beta} \left((\zeta + \beta) e^{\omega_n\beta t} - (\zeta - \beta) e^{-\omega_n\beta t} \right) \right\}$$

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

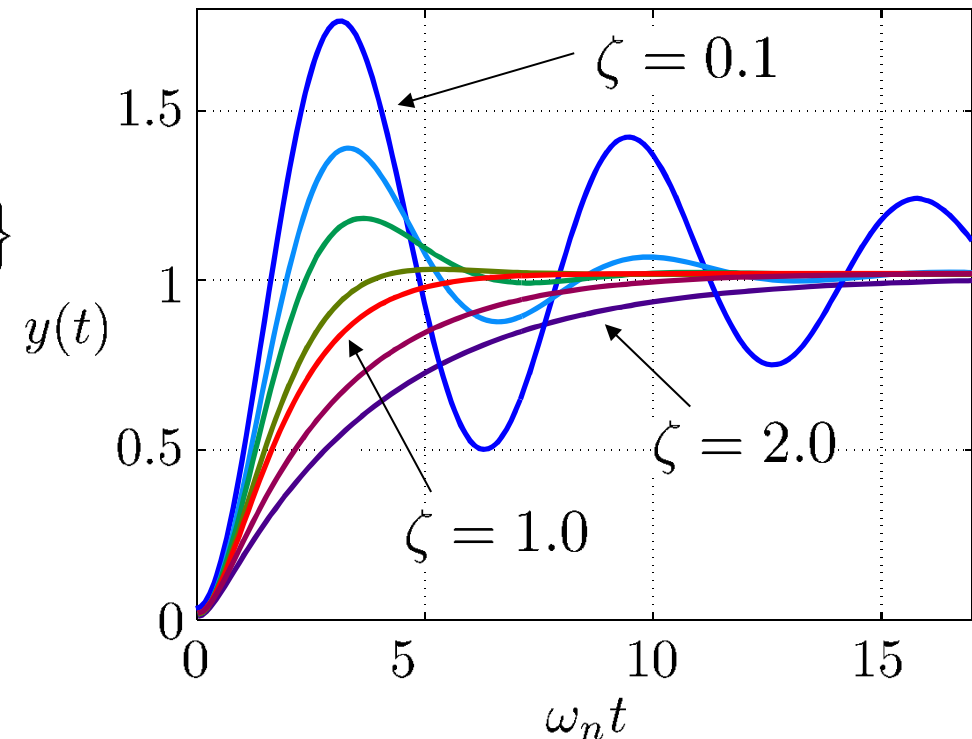


図 3.7 2次系のステップ応答

$\left[\begin{array}{l} \zeta < 1 \quad \text{不足制動} \\ \zeta = 1 \quad \text{臨界制動} \\ \zeta > 1 \quad \text{過制動} \end{array} \right. \quad \left. \begin{array}{l} \text{振動する} \\ \text{振動しない} \end{array} \right.$

極に虚部が存在すると振動する

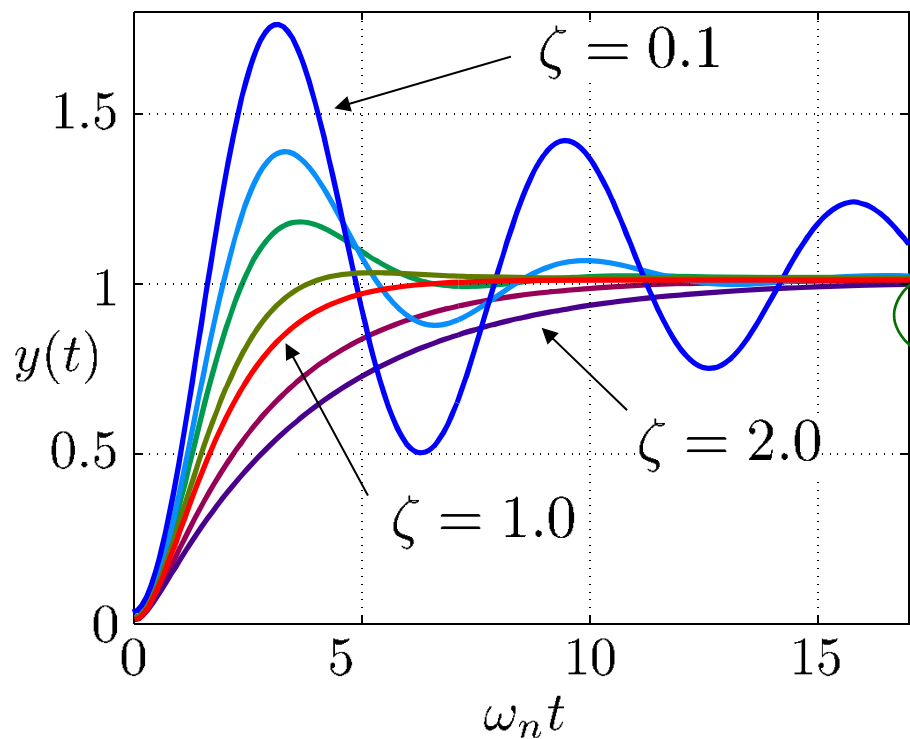


図 3.7 2次系のステップ応答

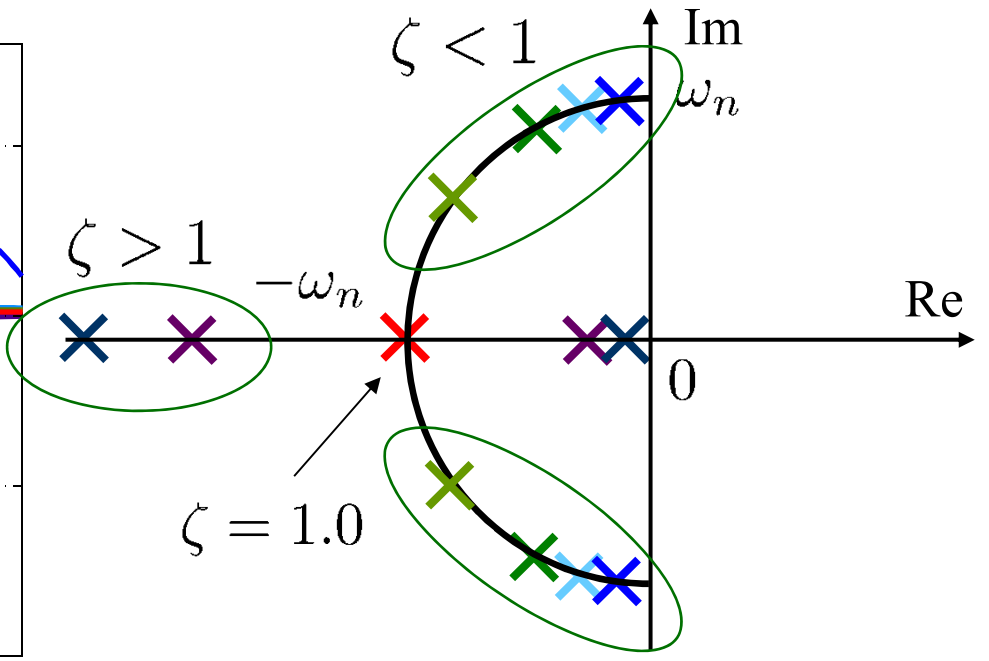


図 3.8 2次系の極の位置

横軸 $\omega_n t$

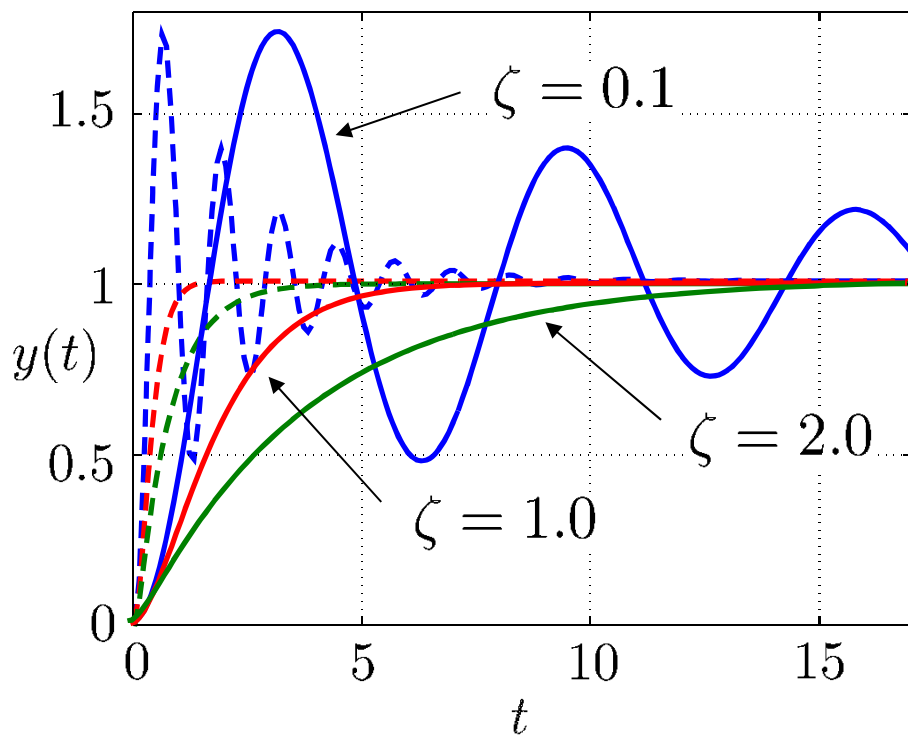
目盛り 10

$$\left\{ \begin{array}{ll} \omega_n = 1, t = 10 & \text{—} \\ \omega_n = 5, t = 2 & \text{---} \end{array} \right.$$

ω_n : 大

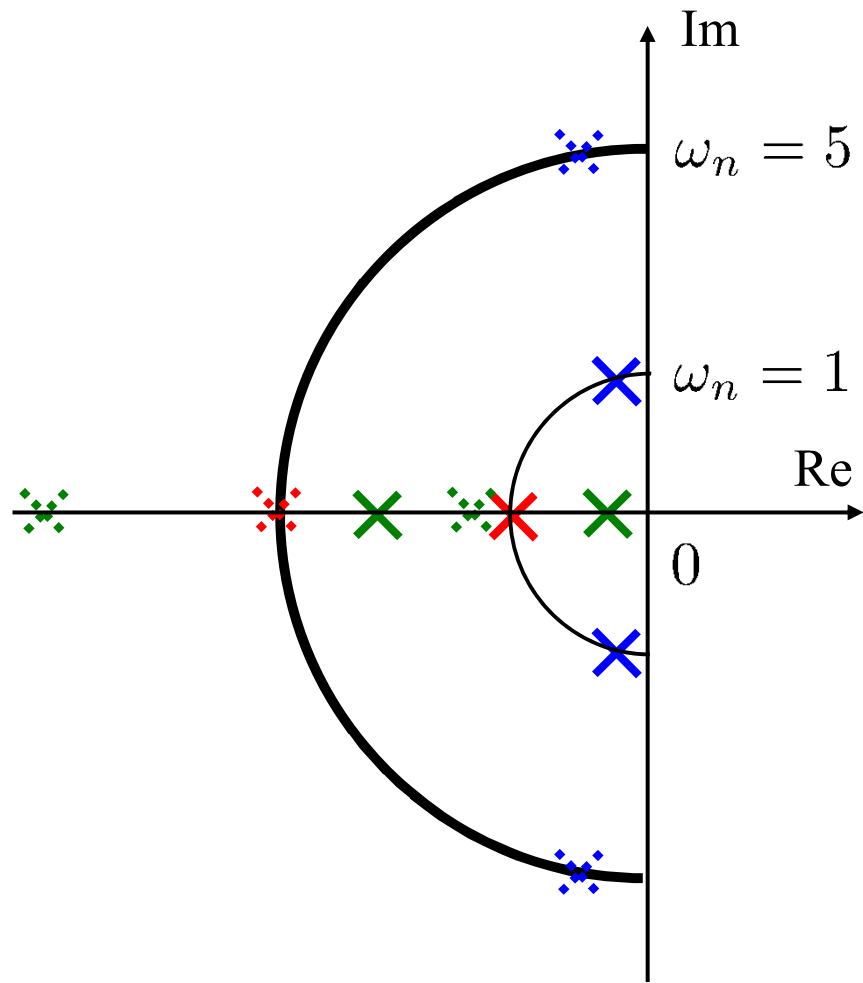


応答が速くなる



2次系のステップ応答

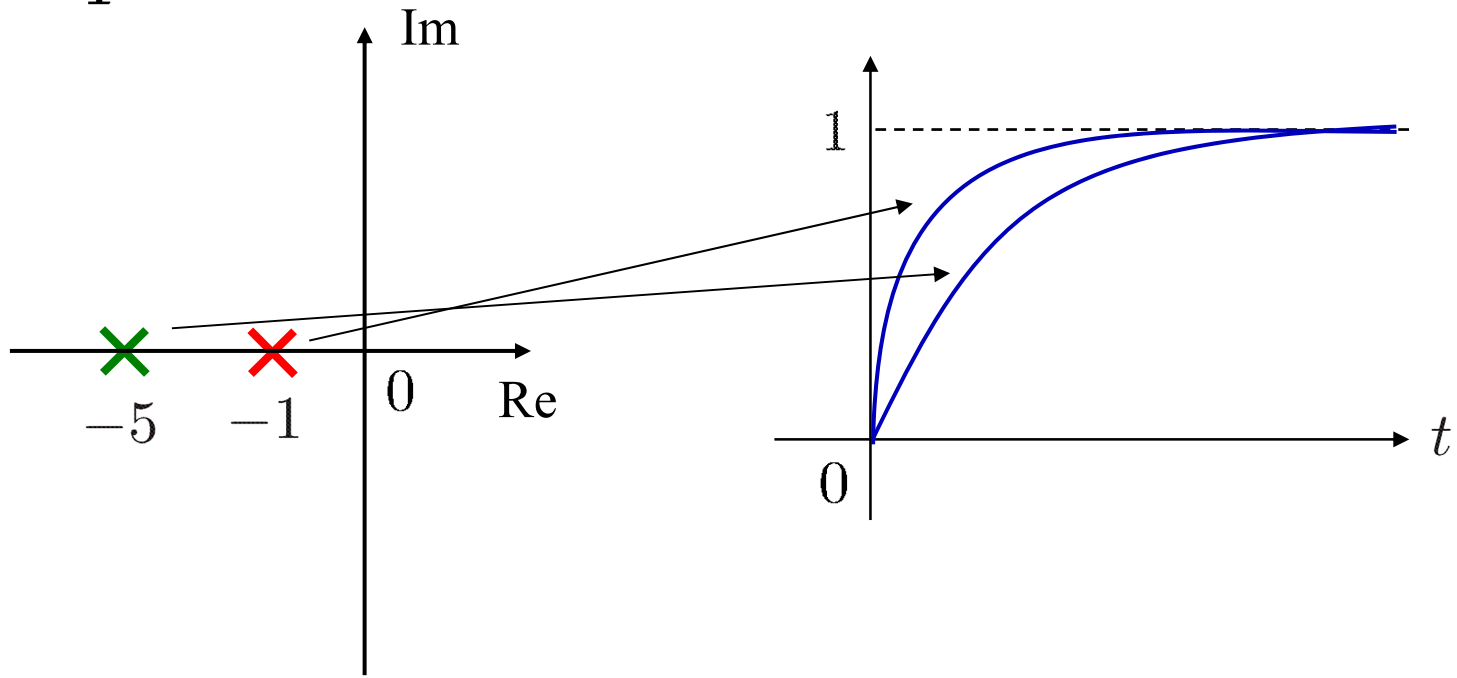
ω_n は原点からの距離



2次系の極の位置

[例]

$$\zeta = 1$$

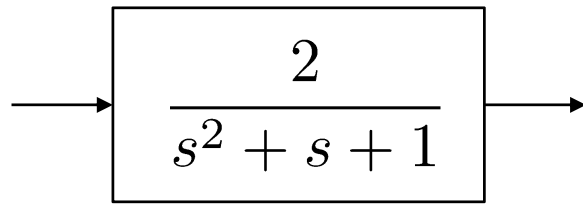


2次系(2次遅れ系)

$$G(s) = \frac{K\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} \quad \zeta, \omega_n, K : \text{正定数}$$

- ζ は振動減衰(ダンピング)の特性を定める; **減衰係数** ζ
- ω_n は速応性を定める; **自然角周波数**(固有角周波数) ω_n
- K は**ゲイン** $G(0) = K$ 定常値, DC ゲイン

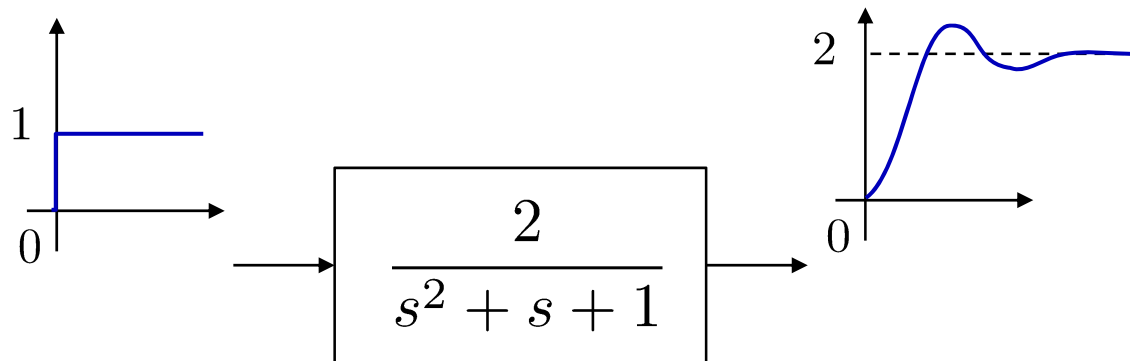
[例]



$$\omega_n^2 = 1 \quad \Rightarrow \quad \omega_n = 1 \quad \text{角周波数は 1}$$

$$K\omega_n^2 = 2 \quad \Rightarrow \quad K = 2 \quad \text{ゲインは 2}$$

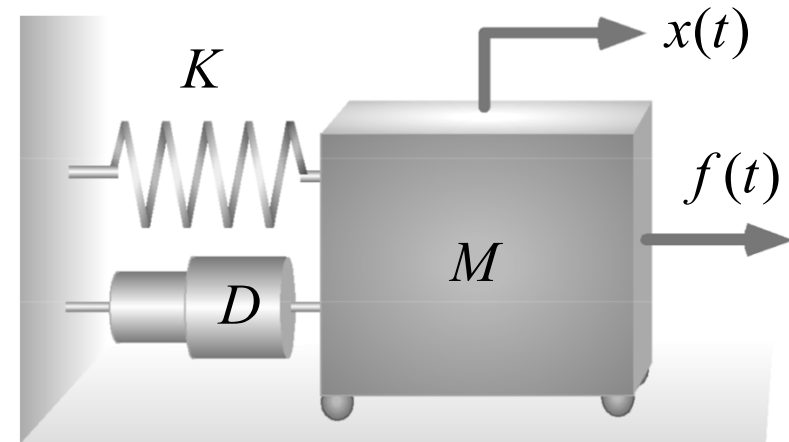
$$2\zeta\omega_n = 1 \quad \Rightarrow \quad \zeta = \frac{1}{2} \quad \text{振動する}$$



[例3.2] 質量—ばね—ダンパ系

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

$$G(s) = \frac{(1/M)}{s^2 + (D_s/M)s + (K_s/M)}$$



- 自然角周波数 ω_n が K_s に比例
- 減衰係数 ζ が D_s に比例

第3章：ダイナミカルシステムの 過渡応答と安定性

3.3 2次系の応答

キーワード： 2次系の応答

学習目標： 2次系の過渡応答特性について理解する。