

制御工学I 第10回  
周波数特性  
ナイキスト線図  
ニコルス線図  
過渡特性

平成21年6月22日

# ナイキスト線図6

- 一般化した伝達関数のナイキスト線図
  - 分子の次数が分母より低い( $n > m$ )

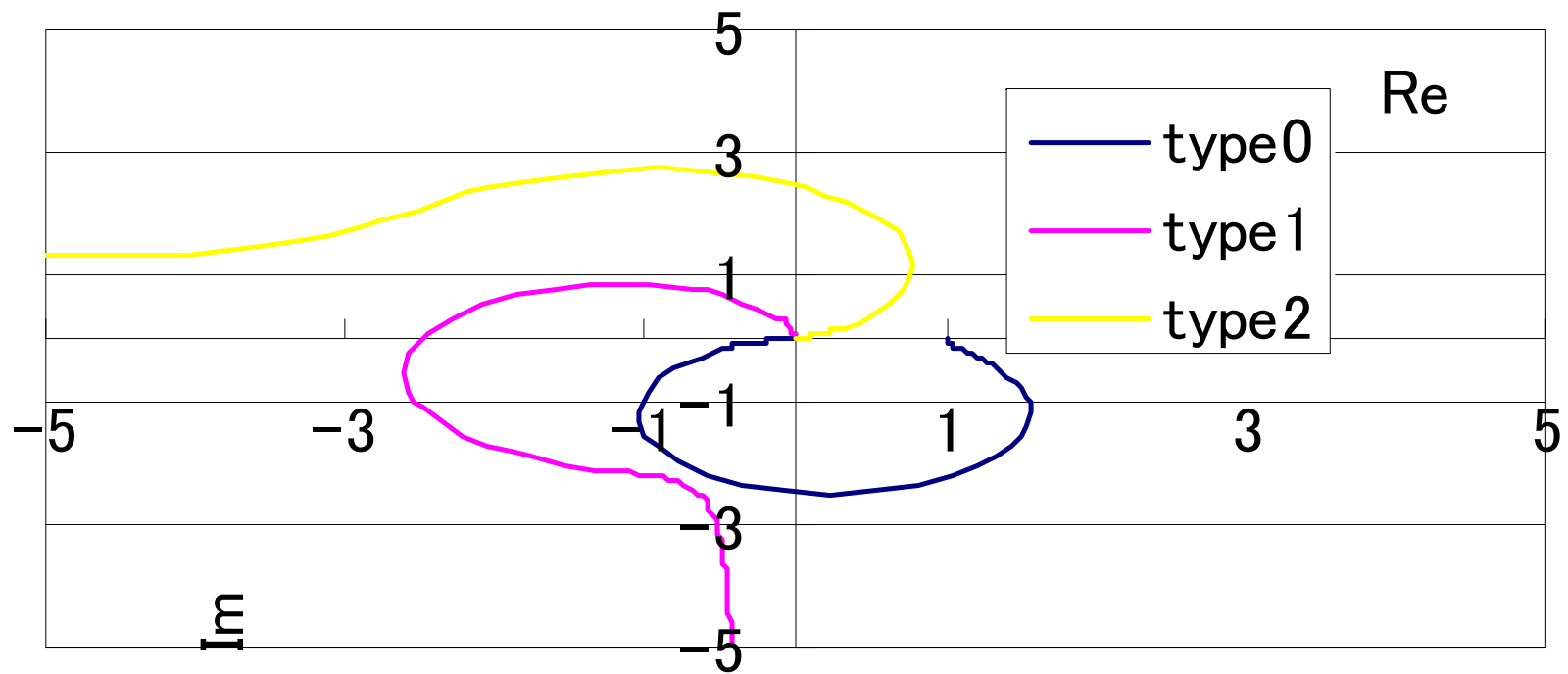
$$G(s) = \frac{K(1 + sT_{b1})(1 + sT_{b2}) \cdots (1 + sT_{bn-\lambda})}{s^\lambda (1 + sT_{a1})(1 + sT_{a2}) \cdots (1 + sT_{an-\lambda})} \quad \text{分母の零根次数 } \lambda$$

$$= \frac{b_0 + b_1s + \cdots b_ms^m}{a_0 + a_1s + \cdots a_ns^n}$$

$$G(j\omega) = \frac{K(1 + j\omega T_{b1})(1 + j\omega T_{b2}) \cdots (1 + j\omega T_{bn-\lambda})}{(j\omega)^\lambda (1 + j\omega T_{a1})(1 + j\omega T_{a2}) \cdots (1 + j\omega T_{an-\lambda})}$$

$$= \frac{b_0 + b_1(j\omega) + \cdots b_m(j\omega)^m}{a_0 + a_1(j\omega) + \cdots a_n(j\omega)^n}$$

# ナイキスト線図7



# ナイキスト線図8

- Type0(  $\lambda = 0$  )
  - 開始点( $\omega=0$ )実軸上の点。傾きは虚軸に平行
  - 終端点( $\omega=\infty$ )原点
- Type1(  $\lambda = 1$  )
  - 分母の  $j\omega$  が  $-90^\circ$  位相をずらす
  - 開始点: 振幅  $\infty$ , 位相  $-90^\circ$
  - 終端点( $\omega=\infty$ ): 振幅 0, 傾き: 軸に平行
- Type2(  $\lambda = 2$  )
  - 分母の  $(j\omega)^2$  が  $-180^\circ$  位相をずらす
  - 開始点: 振幅  $\infty$ , 位相  $-180^\circ$
  - 終端点( $\omega=\infty$ ): 振幅 0, 傾き: 実軸の負の部分に平行

# ニコルス線図

- 対数振幅(dB表示)-位相(位相余裕 $\Phi$ -(-180))
  - ボード線図は対数振幅と位相を別の線で表示
  - ニコルス線図は同時に表示
    - 閉ループシステムの安定性が分かる
    - 正弦波伝達関数の $G(j\omega)$ と $1/G(j\omega)$ は歪対称

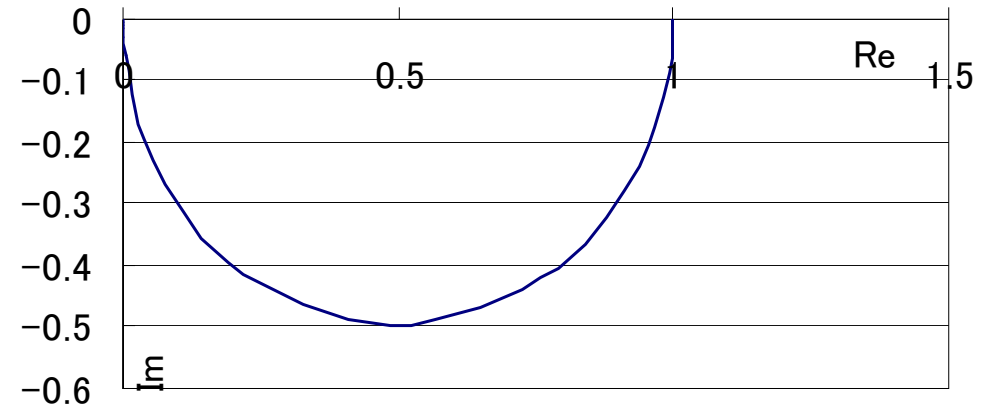
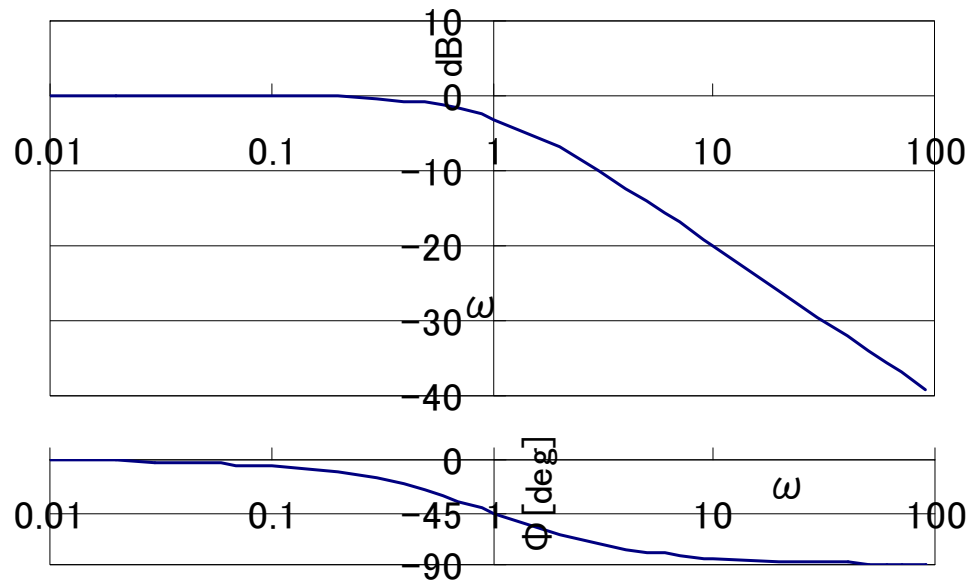
$$20\log\left|\frac{1}{G(j\omega)}\right| = -20\log|G(j\omega)|$$
$$\angle\frac{1}{G(j\omega)} = -\angle G(j\omega)$$

# ニコルス線図

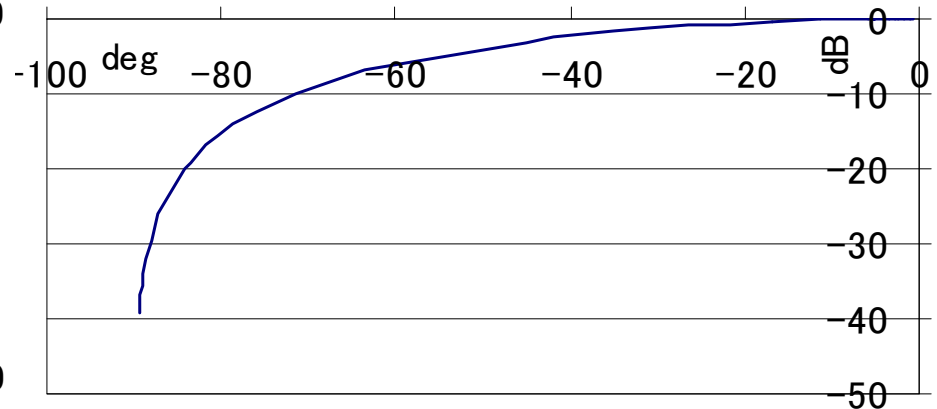
ナイキスト線図

$$\frac{1}{1 + j\omega T}$$

ボード線図



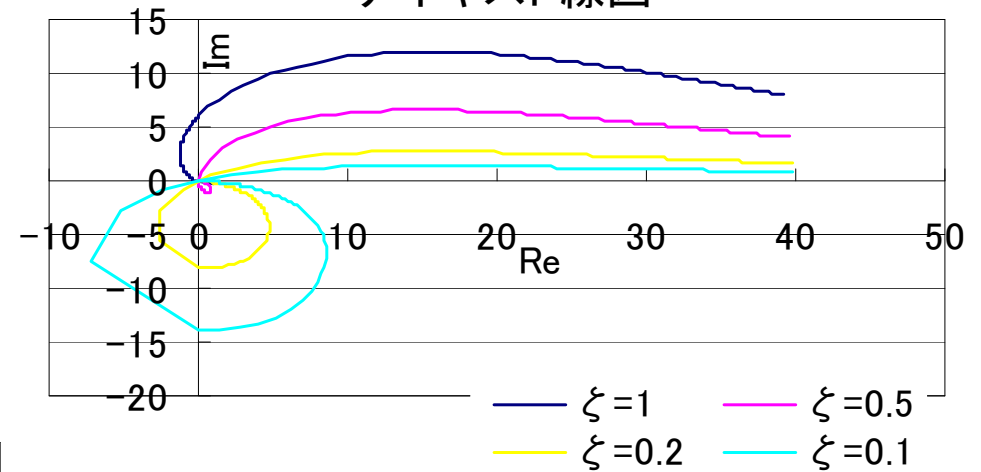
ニコルス線図



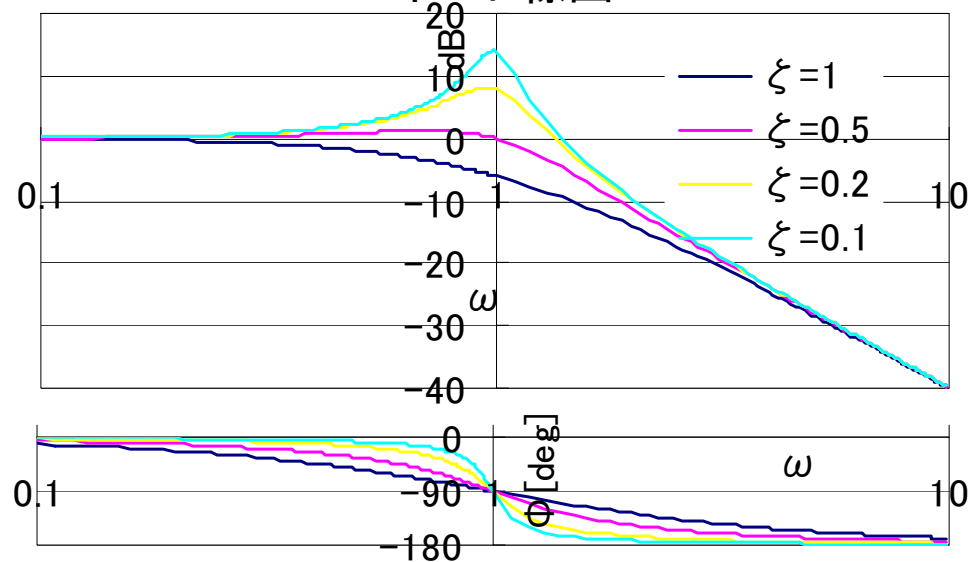
# ニコルス線図

$$G(j\omega) = \frac{1}{1 + 2\zeta \left( j \frac{\omega}{\omega_n} \right) + \left( j \frac{\omega}{\omega_n} \right)^2}$$

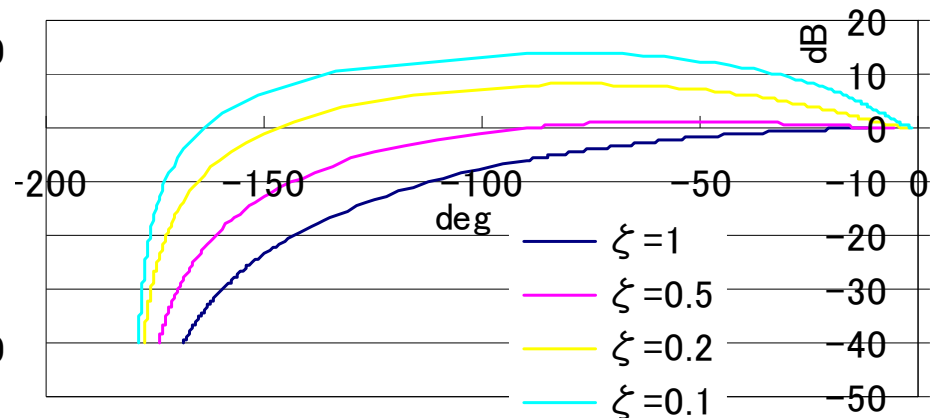
ナイキスト線図



ボード線図



ニコルス線図



# 過渡応答



# 過渡と定常状態

- 制御システムの時間応答

$$c(t) = c_{tr}(t) + c_{ss}(t)$$

- 過渡応答  $C_{tr}(t)$

- 初期状態から最終状態への遷移

- 定常状態  $C_{ss}(t)$

- 時間  $t$  が  $\infty$  となった時の値

- 出力の入力に対する依存性

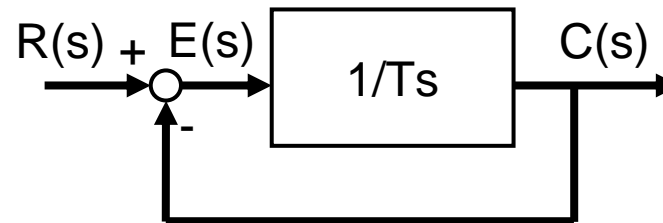
- ステップ入力

- インパルス入力

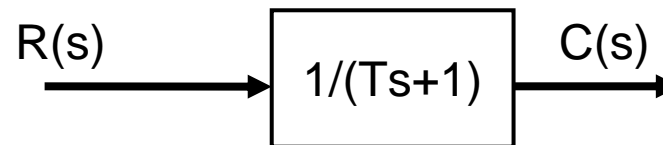
- ランプ入力などなど

# 一次のシステムの応答

- 一次のシステム
  - 具体的には
    - RC回路
    - 熱回路
  - 伝達関数



まとめると



$$\begin{cases} C(s) = \frac{1}{T_s} E(s) \\ E(s) = R(s) - C(s) \end{cases}$$

$$C(s) = \frac{1}{T_s} [R(s) - C(s)]$$

$$C(s) \left[ 1 + \frac{1}{T_s} \right] = \frac{1}{T_s} R(s) \quad \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{1}{T_s + 1}$$

# 一次のシステムの応答 単位ステップ入力1

- 入力 $R(s)$ が単位ステップ関数

- 伝達関数  $R(s) = \frac{1}{s}$

- 出力  $C(s) = \frac{1}{Ts + 1} \frac{1}{s}$

- 部分分数展開  $C(s) = \frac{1}{s} - \frac{T}{Ts + 1} = \frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{1}{T}}$

- ラプラス逆変換  $c(t) = 1 - e^{-\frac{t}{T}}, t \geq 0$

- 時定数 $T$

$$c(T) = 1 - e^{-1} = 0.632$$

# 一次のシステムの応答 単位ステップ入力2

- $t=0$ の接線の傾き

$$\left. \frac{dc(t)}{dt} \right|_{t=0} = \frac{1}{T} e^{-\frac{t}{T}} \bigg|_{t=0} = \frac{1}{T}$$

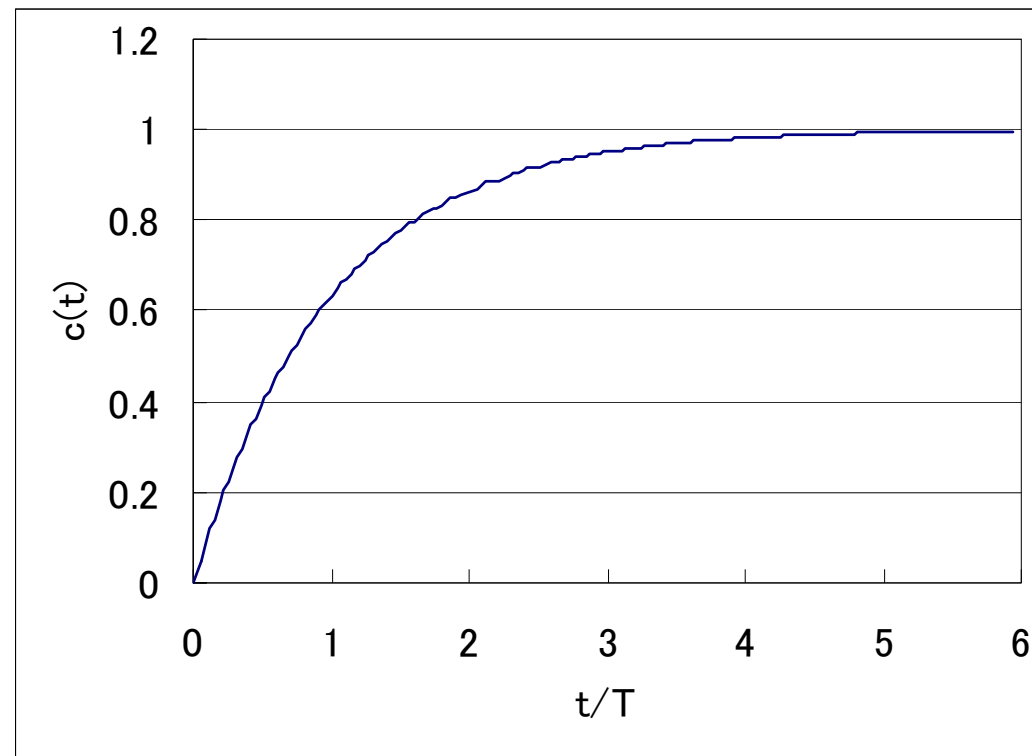
$$C(T) = 1 - e^{-1} = 0.632$$

$$C(2T) = 0.865$$

$$C(3T) = 0.95$$

$$C(4T) = 0.982$$

$$C(5T) = 0.993$$



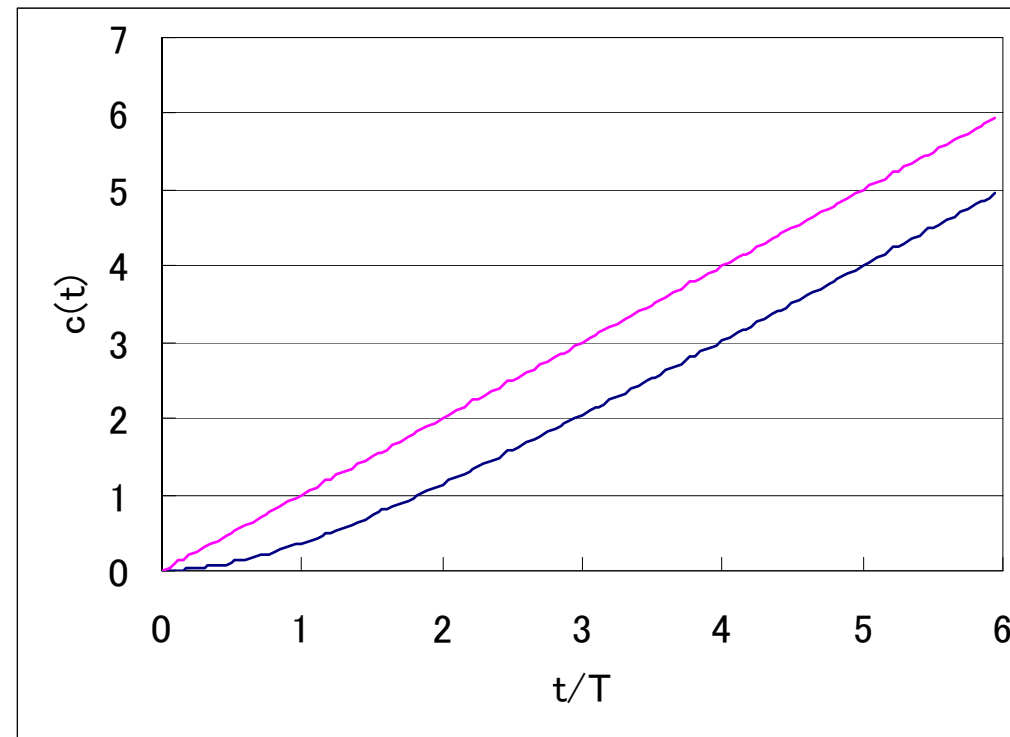
$t > 4T$ では最終値に2%未満の誤差に近づく

# 一次のシステムの応答 ランプ波入力1

- 単位ランプ波入力  $R(s)$   $L[t^n] = n!s^{-(n+1)}$ 
  - 伝達関数  $R(s) = \frac{1}{s^2}$
- 出力  $C(s) = \frac{1}{Ts+1} \frac{1}{s^2}$ 
  - 部分分数展開  $C(s) = \frac{1}{s^2} - \frac{T}{s} + \frac{T^2}{Ts+1} = \frac{1}{s^2} - \frac{T}{s} + \frac{T}{s + \frac{1}{T}}$
  - ラプラス逆変換  $c(t) = t - T + Te^{-\frac{t}{T}}, t \geq 0$ 
    - 誤差  $e(t) = r(t) - c(t) = t - \left\{ t - T + Te^{-\frac{t}{T}} \right\} = T \left( 1 - e^{-\frac{t}{T}} \right)$

# 一次のシステムの応答 ランプ波入力2

- 誤差 $e(t)$ 
  - $e^{-\frac{t}{T}}$  は  
 $t \rightarrow \infty$  で  $t=0$  となる
  - $e(\infty) = T$
  - 時定数が  
短いほど誤差小



# 一次のシステムの応答 インパルス入力1

- 単位インパルス波入力  $R(s)$

– 伝達関数

$$R(s) = 1$$

- 出力  $C(s) = \frac{1}{Ts + 1}$

– ラプラス逆変換

$$c(t) = \frac{1}{T} e^{-\frac{t}{T}}, t \geq 0$$

