

# 回路システム学第二(14)

## 総合演習

2019.7.29

担当教官 山尾 泰

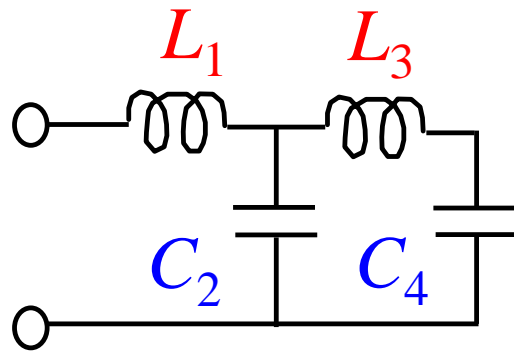
禁無断複製

# 第4回レポート 梯子型リアクタンス回路の設計

図3の梯子型回路が以下の特性となるように素子値を設計せよ

共振周波数(零点)  $\omega_1 = 1000$  (rad/sec)       $\omega_3 = 5000$  (rad/sec)

反共振周波数(極)                       $\omega_2 = 2000$  (rad/sec)



ただし 
$$Z(s) = \frac{H(s^2 + \omega_1^2)(s^2 + \omega_3^2)}{s(s^2 + \omega_2^2)}$$

において  $H=0.1$  とする。

図3

提出用紙は配布した解答用紙またはA4用紙(縦)を使用し、学籍番号と氏名を各ページの上部に必ず記入すること。

提出日; 次回の授業(7月22日)の冒頭で提出すること。

# 第4回レポートの解答

$$Z(s) = \frac{H(s^2 + \omega_1^2)(s^2 + \omega_3^2)}{s(s^2 + \omega_2^2)} \quad [-\infty, \infty] \text{型}$$

$$= H \cdot \frac{s^4 + (\omega_1^2 + \omega_3^2)s^2 + \omega_1^2 \cdot \omega_3^2}{s^3 + \omega_2^2 s}$$

商

分子の次数が1次高い

分子を分母で割ると

剰余は同じ形式で分子の次数減

$$Z(s) = Hs + H \cdot \frac{(\omega_1^2 + \omega_3^2 - \omega_2^2)s^2 + \omega_1^2 \cdot \omega_3^2}{s^3 + \omega_2^2 s}$$

$$\omega_1 = 1000 = 1 \times 10^3, \omega_2 = 2000 = 2 \times 10^3, \omega_3 = 5000 = 5 \times 10^3$$

を代入すると

$$Z(s) = Hs + H \cdot \frac{(22 \cdot 10^6)s^2 + 25 \cdot 10^{12}}{s^3 + 4 \cdot 10^6 s}$$

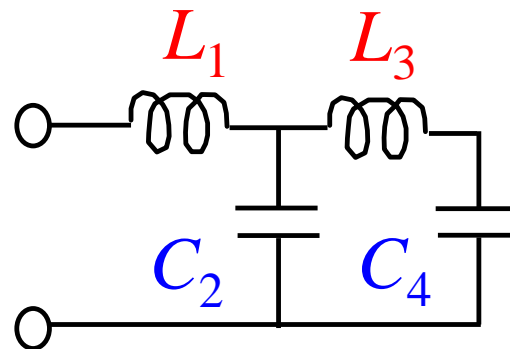
# 第4回レポートの解答

$$\begin{aligned}
 Z(s) &= Hs + \frac{H}{\frac{s^3 + 4 \cdot 10^6 s}{(22 \cdot 10^6)s^2 + 25 \cdot 10^{12}}} \\
 &= Hs + \frac{H}{\frac{1}{22 \cdot 10^6} s + \frac{(4 \cdot 10^6 - \frac{25 \cdot 10^{12}}{22 \cdot 10^6})s}{(22 \cdot 10^6)s^2 + 25 \cdot 10^{12}}} \\
 &= Hs + \frac{H}{\frac{1}{22 \cdot 10^6} s + \frac{63/22 \cdot 10^6 s}{(22 \cdot 10^6)s^2 + 25 \cdot 10^{12}}} \\
 &= Hs + \frac{H}{\frac{1}{22 \cdot 10^6} s + 1 / \left( \frac{22}{63/22} s + \frac{25 \cdot 10^6}{(63/22)s} \right)}
 \end{aligned}$$

# 第4回レポートの解答

$$Z(s) = Hs + \frac{H}{\frac{1}{22 \cdot 10^6} s + 1 / \left( \frac{484}{63} s + \frac{550 \cdot 10^6}{63s} \right)}$$

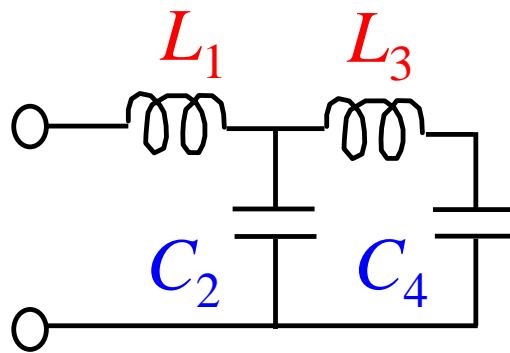
$$= \underbrace{Hs}_{sL_1} + \frac{H}{\underbrace{\frac{1}{22 \cdot 10^6} s + 1}_{sC_2} / \left( \underbrace{\frac{484}{63} s + 1}_{sL_3} / \underbrace{\frac{63}{550 \cdot 10^6} s}_{sC_4} \right)}$$



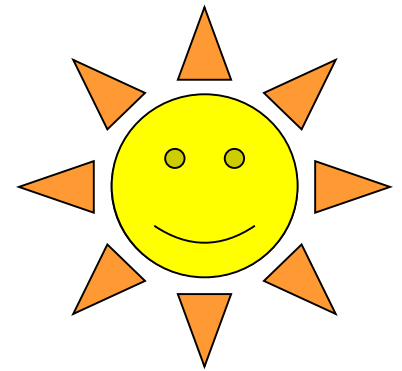
# 第4回レポートの解答(訂正)

$$Z(s) = \underset{sL_1}{\boxed{Hs}} + \frac{1}{\frac{1}{\underset{sC_2}{\boxed{22 \cdot 10^6 H}} s} + 1/\left(\frac{484}{63} \underset{sL_3}{\boxed{Hs}} + 1/\frac{63}{\underset{sC_4}{\boxed{550 \cdot 10^6 H}} s}\right)}$$

$$L_1 = H = 0.1 \text{ [H]} \quad L_3 = 48.4/63 = 0.768 \text{ [H]}$$



$$C_2 = 4.55 \times 10^{-7} \text{ [F]} \quad C_4 = 1.15 \times 10^{-6} \text{ [F]}$$



正解

# 前回の学習項目

---

## 1. 能動素子を含む回路の扱い

- 能動素子の等価回路表現

  - トランジスタ; H行列による表示

- トランジスタの高周波等価回路

- 回路の非線形性

  - 回路の大信号等価回路

## 2. アナログ回路解析シミュレータ(SPICE)

# 回路システム学 総合演習

- 1. 伝達関数
- 2. 伝達関数の零点と極
- 3. 極と零点を指定した1端子対回路の設計
- 4. 2端子対回路の接続計算



# 演習問題1. 一伝達関数

図1の回路の電圧伝達関数  $H(s)$  を回路素子の駆動点インピーダンスから求めよ。また振幅応答特性  $|H(j\omega)|$  を求めよ。

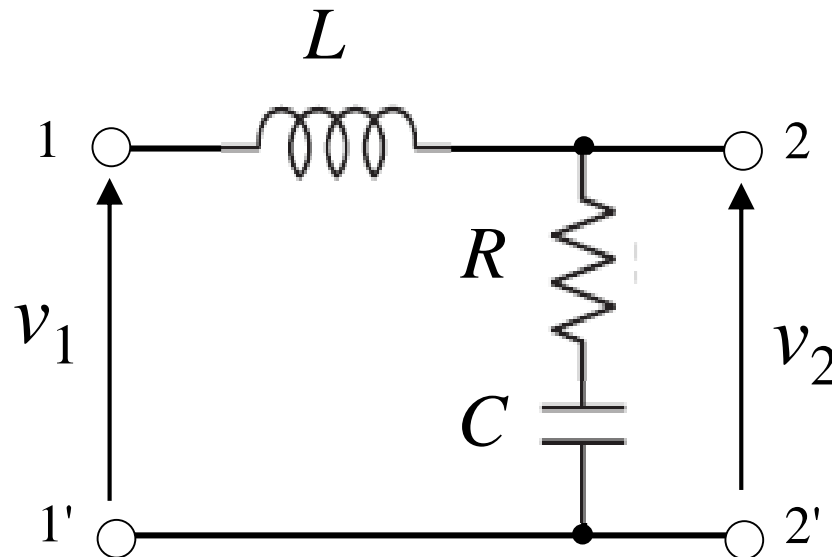
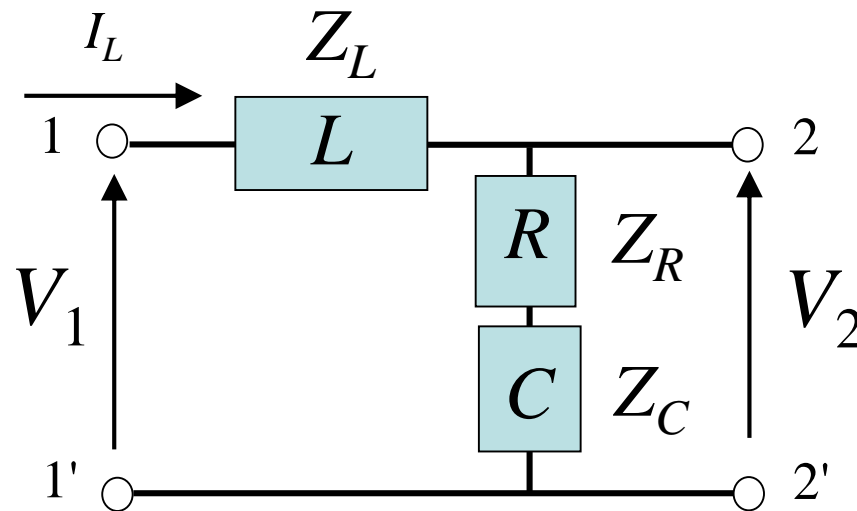


図1

# 演習問題1. (解答)

この回路を駆動点インピーダンスで考えると



$$V_2 = I_L (Z_R + Z_C) = \frac{V_1}{Z_L + Z_R + Z_C} (Z_R + Z_C)$$

$$\therefore H(s) = \frac{V_2}{V_1} = \frac{Z_R + Z_C}{Z_L + Z_R + Z_C}$$

(続き)

各回路素子の駆動点インピーダンスは

抵抗

$$Z_R(s) = R$$

コイル

$$Z_L(s) = Ls$$

コンデンサ

$$Z_C(s) = \frac{1}{Cs}$$

以上を代入すると

$$H(s) = \frac{Z_R + Z_C}{Z_L + Z_R + Z_C} = \frac{R + \frac{1}{Cs}}{sL + R + \frac{1}{Cs}}$$

これを  $s$  について整理して

$$H(s) = \frac{sCR + 1}{s^2LC + sCR + 1}$$

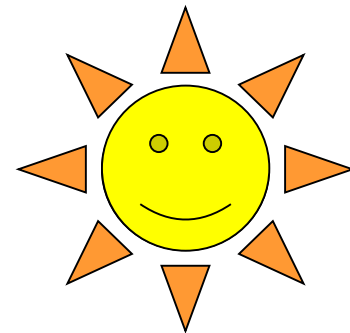
(解答続き)

 $H(j\omega)$ は $H(s)$ において $s = j\omega$ とにおいて

$$\begin{aligned}
 H(j\omega) &= \frac{j\omega CR + 1}{-\omega^2 LC + 1 + j\omega CR} \\
 &= \frac{(1 - \omega^2 LC - j\omega CR)(j\omega CR + 1)}{(1 - \omega^2 LC)^2 - \omega^2 C^2 R^2} \\
 &= \frac{(1 - \omega^2 LC + \omega^2 C^2 R^2) + j\omega^3 LRC^2}{(1 - \omega^2 LC)^2 - \omega^2 C^2 R^2}
 \end{aligned}$$

したがって

$$\begin{aligned}
 |H(j\omega)| &= \frac{1}{(1 - \omega^2 LC)^2 - \omega^2 C^2 R^2} \\
 &\quad \times \sqrt{(1 - \omega^2 LC + \omega^2 C^2 R^2)^2 + (\omega^3 LRC^2)^2}
 \end{aligned}$$



正解

## 演習問題2. 一伝達関数の零点と極

---

図1の回路において

(1)  $R = 1[\Omega]$ ,  $L = 1[H]$ ,  $C = 2[F]$ ,

(2)  $R = 2[\Omega]$ ,  $L = 1[H]$ ,  $C = 2[F]$ ,

としたそれぞれの場合の $H(s)$ の零点( $H(s)$ がゼロとなる)を与える $s$ および極( $H(s)$ が無大となる)を与える $s$ を求めよ。

## 演習問題2. (解答)

(1)  $R = 1[\Omega]$ ,  $L = 1[H]$ ,  $C = 2[F]$  を  $H(s)$  に代入

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

零点は 分子=0 とおいて

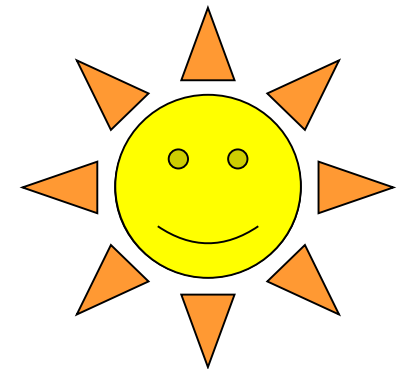
$$2s + 1 = 0 \quad \therefore s = -0.5$$

このとき分母=0ではないので明らかに零点である

極は 分母=0 とおいて

$$2s^2 + 2s + 1 = 0 \quad \therefore s = -0.5 \pm 0.5j$$

このとき分子=0ではないので明らかに極である



正解

## 演習問題2. (解答)

(2)  $R = 2[\Omega]$ ,  $L = 1[H]$ ,  $C = 2[F]$  を  $H(s)$  に代入

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

零点は 分子=0 とおいて

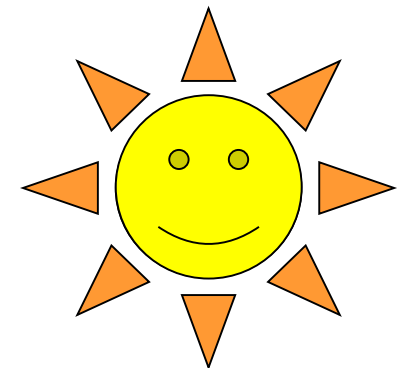
$$4s + 1 = 0 \quad \therefore s = -0.25$$

このとき分母=0ではないので明らかに零点である

極は 分母=0 とおいて

$$2s^2 + 4s + 1 = 0 \quad \therefore s = -1 \pm \frac{\sqrt{2}}{2}$$

このとき分子=0ではないので明らかに極である



正解

# 演習問題3. 1ポート回路の設計

図2の1ポート回路が以下の特性となるように素子値を設計せよ。  
また  $s=j\omega$  とした時の  $Z$  のリアクタンス分  $X$  の周波数特性を図示せよ。

共振周波数(零点)  $\omega_1 = 1000$  (rad/sec)       $\omega_3 = 5000$  (rad/sec)

反共振周波数(極)                       $\omega_2 = 2000$  (rad/sec)

ただし  $Z(s) = \frac{H(s^2 + \omega_1^2)(s^2 + \omega_3^2)}{s(s^2 + \omega_2^2)}$  において  $H=0.1$  とする。

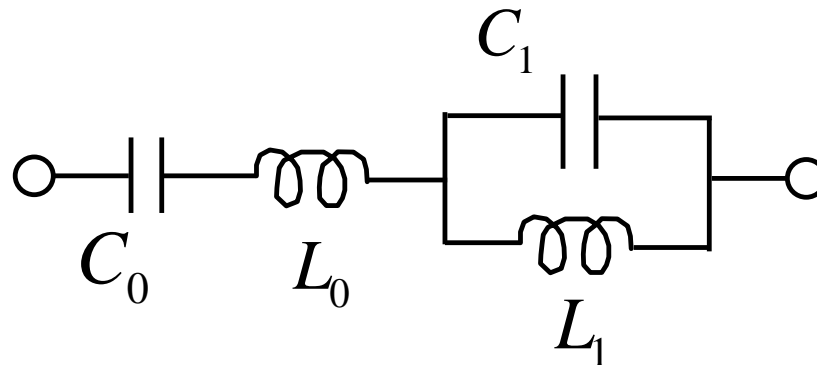


図2



# 係数を留数定理で求める

分子の次数が1次  
高いので、 $s$ で割って  
次数を同じにしてか  
ら因数分解する

$$\frac{Z(s)}{s} = \frac{H(s^2 + \omega_1^2)(s^2 + \omega_3^2)}{s^2(s^2 + \omega_2^2)} = \frac{A_0}{s^2} + \frac{A_2}{s^2 + \omega_2^2} + A_\infty$$

$$A_0 = \lim_{s^2 \rightarrow 0} s^2 \frac{Z(s)}{s} = \left. \frac{H(s^2 + \omega_1^2)(s^2 + \omega_3^2)}{(s^2 + \omega_2^2)} \right|_{s^2=0}$$

$$= \frac{H\omega_1^2\omega_3^2}{\omega_2^2} = 0.1 \frac{1000^2 \cdot 5000^2}{2000^2} = 6.25 \times 10^5$$

$$A_2 = \lim_{s^2 \rightarrow -\omega_2^2} (s^2 + \omega_2^2) \frac{Z(s)}{s} = \left. \frac{H(s^2 + \omega_1^2)(s^2 + \omega_3^2)}{s^2} \right|_{s^2=-\omega_2^2}$$

$$= \frac{H(\omega_1^2 - \omega_2^2)(\omega_3^2 - \omega_2^2)}{-\omega_2^2} = 0.1 \frac{3 \cdot 10^6 \cdot 21 \cdot 10^6}{2000^2} = 1.575 \times 10^6$$

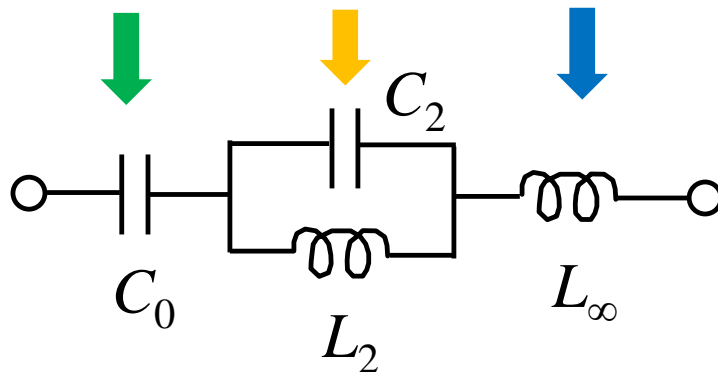
$$A_\infty = H = 0.1$$

# 係数から素子値を決定

$$\frac{Z(s)}{s} = \frac{H(s^2 + \omega_1^2)(s^2 + \omega_3^2)}{s^2(s^2 + \omega_2^2)} = \frac{A_0}{s^2} + \frac{A_2}{s^2 + \omega_2^2} + A_\infty$$

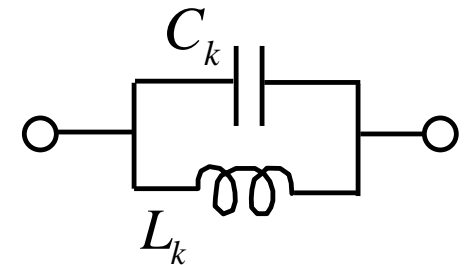
$$\therefore Z(s) = \frac{A_0}{s} + \frac{A_2 s}{s^2 + \omega_2^2} + A_\infty s$$

$$Z(j\omega) = \frac{1}{j\omega / A_0} + \frac{j\omega A_2}{\omega_2^2 - \omega^2} + j\omega A_\infty$$



LC並列回路の

$$C_k = \frac{1}{A_k}$$

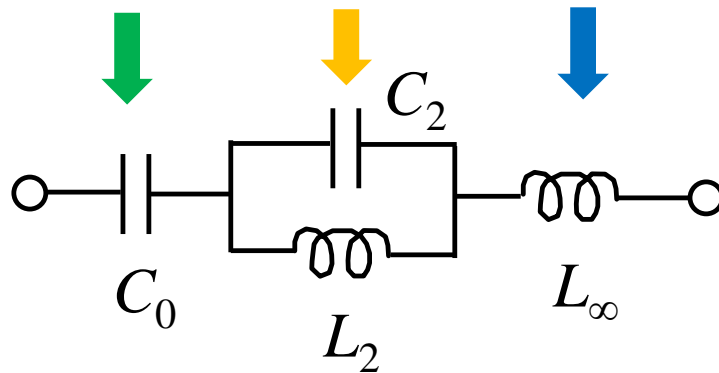


$$\omega_k = \frac{1}{\sqrt{L_k C_k}}$$

に $C_k$ を代入して  
 $L_k$ が求められる

# 係数から素子値を決定

$$Z(j\omega) = \frac{1}{j\omega / A_0} + \frac{j\omega A_2}{\omega_2^2 - \omega^2} + j\omega A_\infty$$



$$C_0 = \frac{1}{6.25 \times 10^5} = 1.6 \times 10^{-6} [F] \quad L_2 = \frac{1}{C_2 \omega_2^2} = \frac{1.575 \times 10^6}{2000^2} = 0.39375 [H]$$

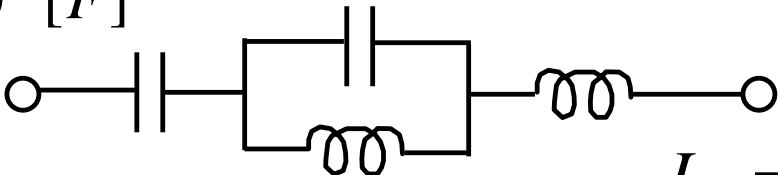
$$C_2 = \frac{1}{1.575 \times 10^6} = 0.6349 \times 10^{-6} [F] \quad L_\infty = H = 0.1 [H]$$

# 求めたリアクタンス回路のインピーダンス特性

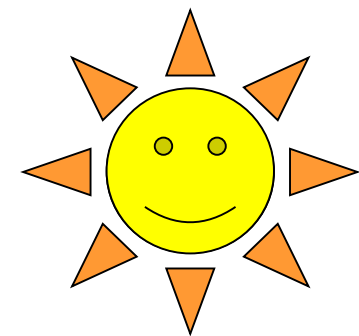
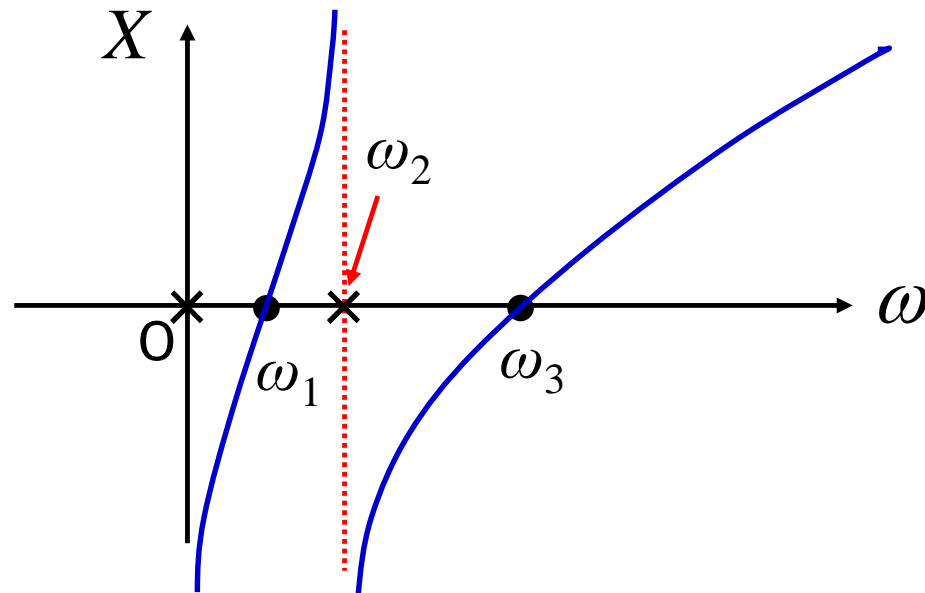
$$C_0 = 1.6 \times 10^{-6} [F]$$

$$C_2 = 0.6349 \times 10^{-6} [F]$$

$$L_2 = 0.39375 [H]$$

$$L_\infty = H = 0.1 [H]$$


Zのリアクタンス分Xの周波数特性はインピーダンス関数が $n=2$ の $[-\infty, \infty]$ 型なので以下のようなになる



正解

# 演習問題4. 2ポート回路

- (1) 図3のT型2ポート回路のZ行列を求め、その逆行列としてY行列を求めよ。
- (2) 図4のπ型2ポート回路のY行列を求め、図3と図4の2つの回路が等価となる(行列が等しくなる)ために、インピーダンス  $Z_1$ ,  $Z_2$ ,  $Z_3$  がそれぞれ満たすべき条件 ( $Z_a$ ,  $Z_b$ ,  $Z_c$  との関係) を求めよ。

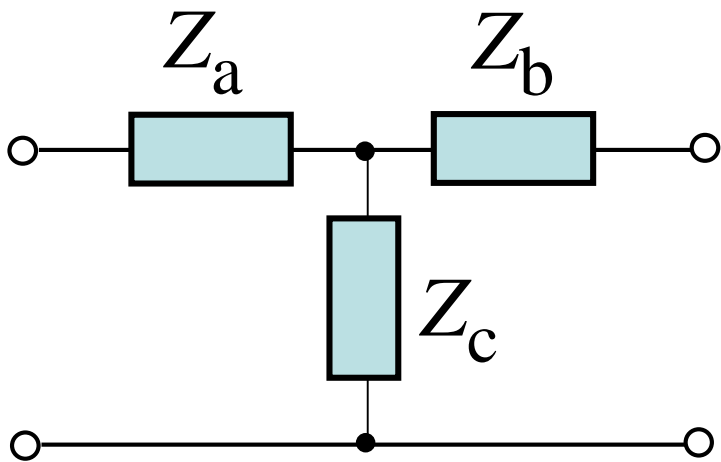


図3

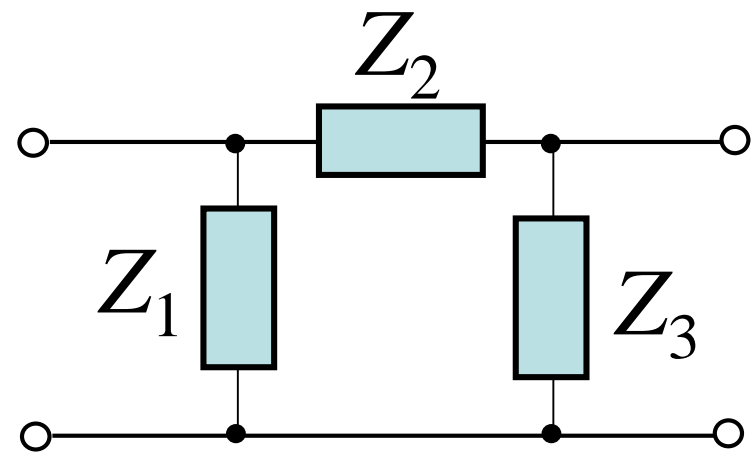


図4

(解答)

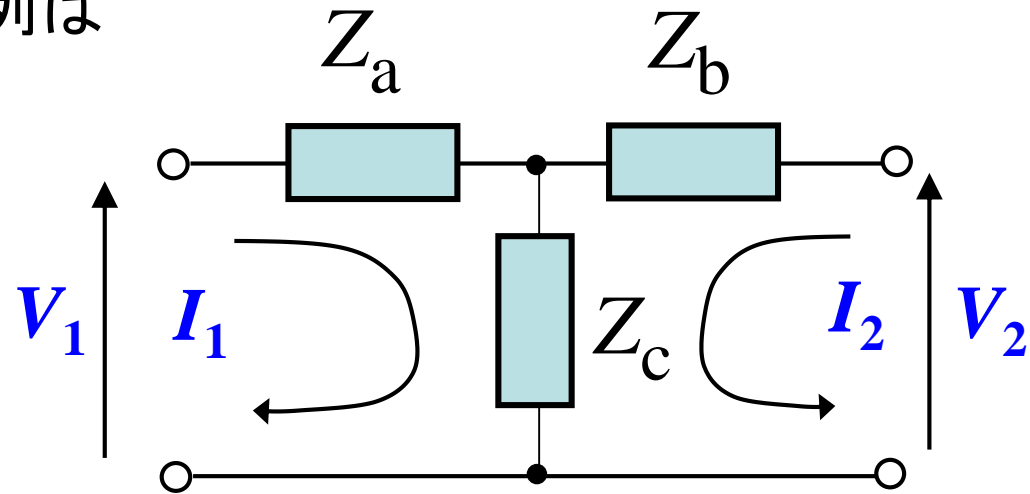
(1-a) 図3のT形回路のZ行列は

$$Z_{11} = \frac{V_1}{I_1} \Big|_{I_2=0} = Z_a + Z_c$$

$$Z_{22} = \frac{V_2}{I_2} \Big|_{I_1=0} = Z_b + Z_c$$

$$Z_{12} = \frac{V_1}{I_2} \Big|_{I_1=0} = Z_c$$

$$Z_{21} = \frac{V_2}{I_1} \Big|_{I_2=0} = Z_c$$



$$\therefore Z = \begin{bmatrix} Z_a + Z_c & Z_c \\ Z_c & Z_b + Z_c \end{bmatrix}$$

(解答続き)

(1-b) Z 行列から Y 行列を求める

$$Y = \frac{1}{\det Z} \begin{bmatrix} Z_{22} & -Z_{12} \\ -Z_{21} & Z_{11} \end{bmatrix} = \frac{1}{\det Z} \begin{bmatrix} Z_b + Z_c & -Z_c \\ -Z_c & Z_a + Z_c \end{bmatrix}$$

$$\begin{aligned} \det Z &= Z_{11}Z_{22} - Z_{12}Z_{21} \\ &= (Z_a + Z_c)(Z_b + Z_c) - Z_c^2 = Z_aZ_b + Z_bZ_c + Z_cZ_a \end{aligned}$$

$$\therefore Y = \frac{1}{Z_aZ_b + Z_bZ_c + Z_cZ_a} \begin{bmatrix} Z_b + Z_c & -Z_c \\ -Z_c & Z_a + Z_c \end{bmatrix}$$

(解答続き)

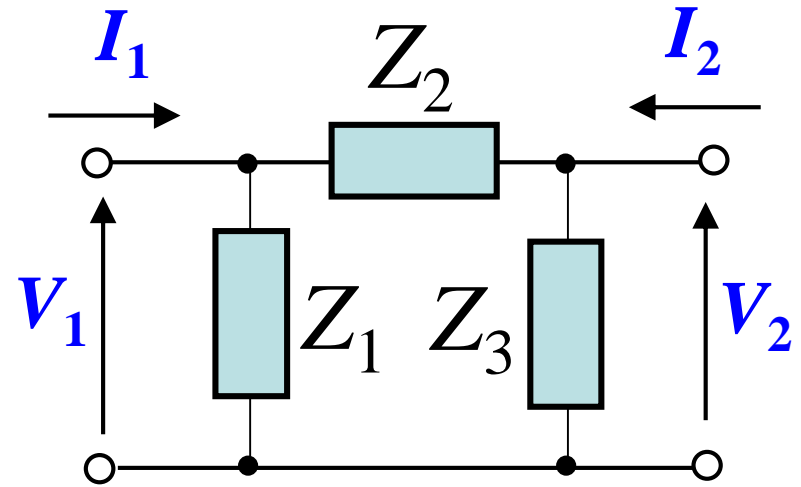
(2-a) 図4のπ形回路のY行列は

$$Y_{11} = \frac{I_1}{V_1} \Big|_{V_2=0} = \frac{1}{Z_1} + \frac{1}{Z_2}$$

$$Y_{22} = \frac{I_2}{V_2} \Big|_{V_1=0} = \frac{1}{Z_3} + \frac{1}{Z_2}$$

$$Y_{12} = \frac{I_1}{V_2} \Big|_{V_1=0} = -\frac{1}{Z_2}$$

$$Y_{21} = \frac{I_2}{V_1} \Big|_{V_2=0} = -\frac{1}{Z_2}$$



$$\therefore Y = \begin{bmatrix} \frac{1}{Z_1} + \frac{1}{Z_2} & -\frac{1}{Z_2} \\ -\frac{1}{Z_2} & \frac{1}{Z_3} + \frac{1}{Z_2} \end{bmatrix}$$



(解答続き)

(2-b) 図3のT形回路と図4の $\pi$ 形回路が等価である(行列パラメータが一致する)とき、Y行列が一致しなければならないから、

$$\frac{1}{Z_a Z_b + Z_b Z_c + Z_c Z_a} \begin{bmatrix} Z_b + Z_c & -Z_c \\ -Z_c & Z_a + Z_c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{Z_1} + \frac{1}{Z_2} & -\frac{1}{Z_2} \\ -\frac{1}{Z_2} & \frac{1}{Z_3} + \frac{1}{Z_2} \end{bmatrix}$$

(続き) まず  $Y_{12}$ ,  $Y_{21}$  に着目すると、 $Z_2$  は

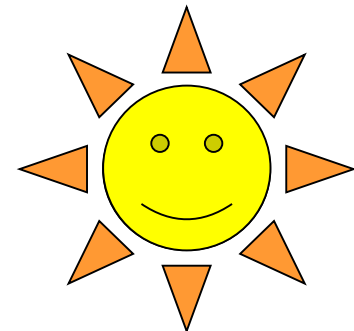
$$Z_2 = \frac{Z_a Z_b + Z_b Z_c + Z_c Z_a}{Z_c}$$

これを  $Y_{11}$ ,  $Y_{22}$  に代入すると

$$Z_1 = \frac{Z_a Z_b + Z_b Z_c + Z_c Z_a}{Z_b}$$

$$Z_3 = \frac{Z_a Z_b + Z_b Z_c + Z_c Z_a}{Z_a}$$

以上で  $Z_1$ ,  $Z_2$ ,  $Z_3$  が満たすべき条件がすべて求まった。



正解

# 前期試験のお知らせ

---

前期試験； 8月5日(月) 2限(10:40-12:10)

場所 東4-201 (着席位置は当日指定)

以上、間違いのないようにしてください。