

# 回路とシステム

## 第12回

### 2ポート回路

舟木 剛

2021年1月4日2限

# 講義計画

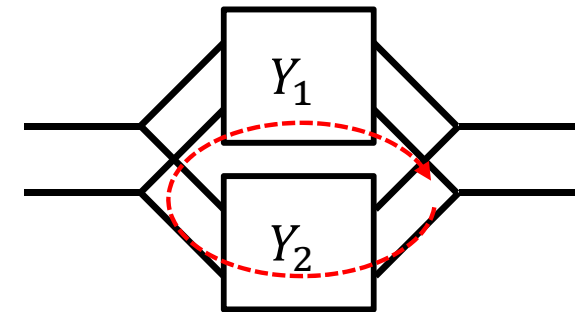
- 回路方程式 1回
  - 節点方程式と閉路方程式
- ラプラス変換による回路解析 1回
- 線形回路の応答 2回
  - 零入力応答(重ね合わせの理、零入力応答の時間応答、漸近安定性)
  - 零状態応答(伝達関数、重ね合わせの理、インパルス応答と合成積、安定伝達関数、周波数応答)
- 1ポート回路 3回
  - テブナン・ノートンの定理
  - 安定性と正実性(開放安定性、短絡安定性、正実関数)
- 2ポート回路 4回
  - 2ポート回路の行列表現
  - 相反2ポート回路
  - 相互接続
  - 分布定数回路の等価回路(T形等価回路、 $\pi$ 形等価回路)
- 状態方程式による回路解析 2回
  - 状態方程式の導出(状態変数、状態方程式、出力方程式)
  - 状態方程式の解(零入力応答、零状態応答)
- 三相交流 1回
  - 平衡三相回路

# 相互接続

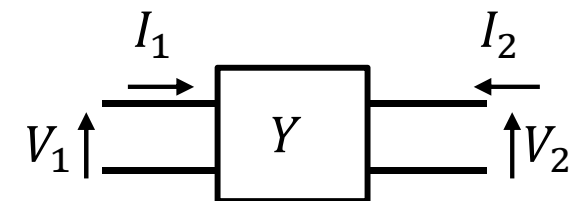
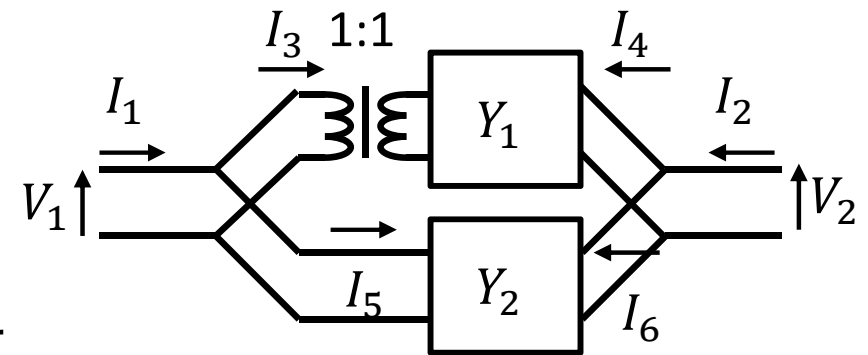
- 2つの2ポート回路
  - 並列接続
  - 直列接続
  - 直並列接続
  - 並直列接続
  - 縦続接続

# 並列接続

- アドミタンス行列表現
  - 合成回路 $Y$
  - 部分回路 $Y_1, Y_2$
- ポート条件を満たすため
  - 部分回路 $Y_1, Y_2$ 
    - 理想変成器を使用
      - 一次側, 二次側共に満たす
  - 部分回路が満たすため合成回路 $Y$ も満たす



ループ電流が流れる  
→ポート条件不成立



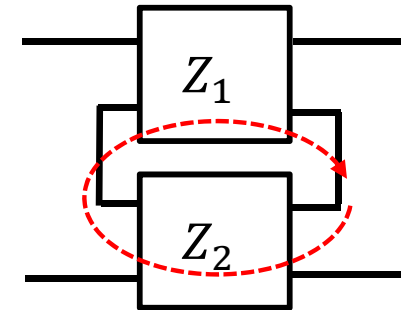
# 並列接続

- KCL
  - $I_1 = I_3 + I_5$
  - $I_2 = I_4 + I_6$
- アドミタンス行列
  - $\begin{bmatrix} I_3 \\ I_4 \end{bmatrix} = Y_1 \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$
  - $\begin{bmatrix} I_5 \\ I_6 \end{bmatrix} = Y_2 \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$
- 合成2ポート回路のアドミタンス行列
  - $\begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I_3 \\ I_4 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} I_5 \\ I_6 \end{bmatrix}$   
 $= Y_1 \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix} + Y_2 \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$   
 $= (Y_1 + Y_2) \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$
  - $Y = Y_1 + Y_2$

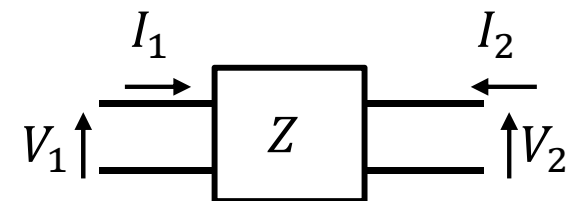
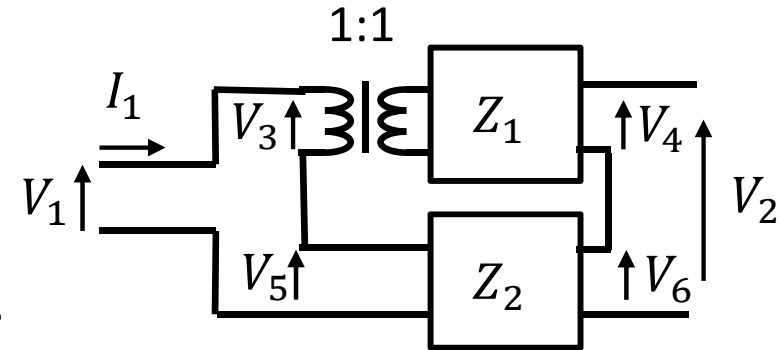
並列接続された合成2ポート回路のアドミタンス行列 $Y$ は部分回路のアドミタンス行列 $Y_1, Y_2$ の和となる

# 直列接続

- インピーダンス行列表現
  - 合成回路 $Z$
  - 部分回路 $Z_1, Z_2$
- ポート条件を満たすため
  - 部分回路 $Z_1, Z_2$ 
    - 理想変成器を使用
      - 一次側, 二次側共に満たす
  - 部分回路が満たすため  
合成回路 $Z$ も満たす



ループ電流が流れる  
→ポート条件不成立



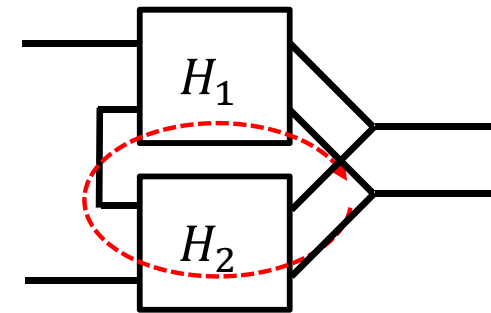
# 直列接続

- KVL
  - $V_1 = V_3 + V_5$
  - $V_2 = V_4 + V_6$
- インピーダンス行列
  - $\begin{bmatrix} V_3 \\ V_4 \end{bmatrix} = Z_1 \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$
  - $\begin{bmatrix} V_5 \\ V_6 \end{bmatrix} = Z_2 \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$
- 合成2ポート回路のインピーダンス行列
  - $\begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} V_3 \\ V_4 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} V_5 \\ V_6 \end{bmatrix}$   
 $= Z_1 \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix} + Z_2 \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$   
 $= (Z_1 + Z_2) \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$
  - $Z = Z_1 + Z_2$

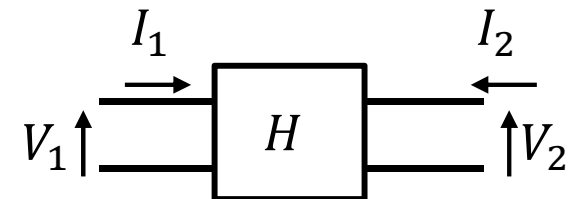
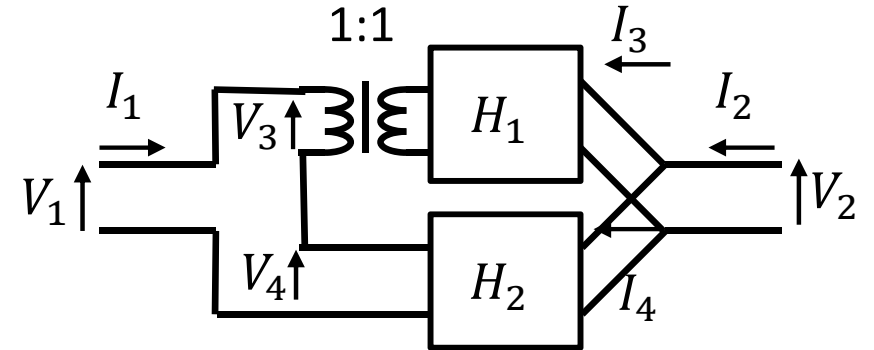
直列接続された合成2ポート回路のインピーダンス行列 $Z$ は部分回路のインピーダンスアドミタンス行列 $Y_1, Y_2$ の和となる

# 直並列接続

- ハイブリッド行列表現
  - 一次側直列接続
  - 二次側並列接続
  - 合成回路  $H$
  - 部分回路  $H_1, H_2$
- ポート条件を満たすため
  - 部分回路  $H_1, H_2$ 
    - 理想変成器を使用
      - 一次側, 二次側共に満たす
  - 部分回路が満たすため  
合成回路  $H$  も満たす



ループ電流が流れる  
→ポート条件不成立





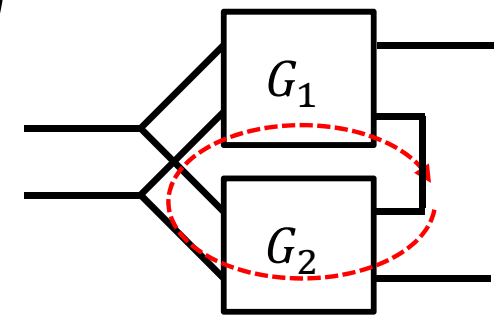
# 直並列接続

- KVL
  - $V_1 = V_3 + V_4$
- KCL
  - $I_2 = I_3 + I_4$
- ハイブリッド行列
  - $\begin{bmatrix} V_3 \\ I_3 \end{bmatrix} = H_1 \begin{bmatrix} I_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$
  - $\begin{bmatrix} V_4 \\ I_4 \end{bmatrix} = H_2 \begin{bmatrix} I_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$
- 合成2ポート回路のハイブリッド行列
  - $\begin{bmatrix} V_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} V_3 \\ I_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} V_4 \\ I_4 \end{bmatrix}$   
 $= H_1 \begin{bmatrix} I_1 \\ V_2 \end{bmatrix} + H_2 \begin{bmatrix} I_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$   
 $= (H_1 + H_2) \begin{bmatrix} I_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$
  - $H = H_1 + H_2$

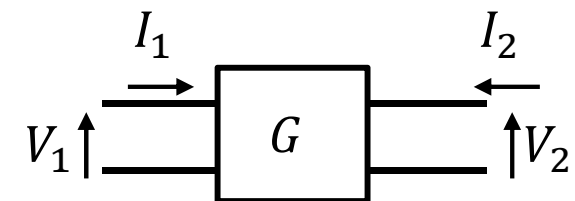
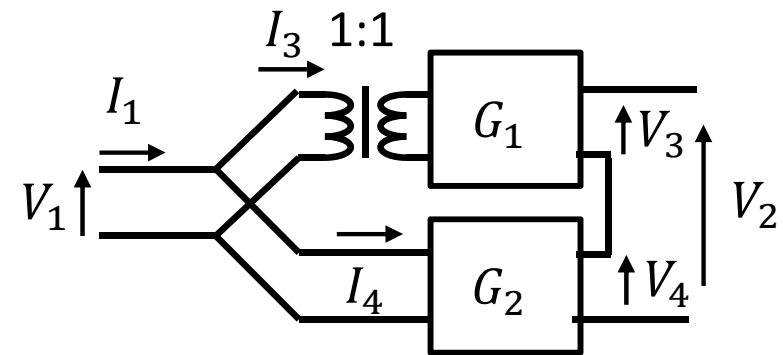
直並列接続された合成2ポート回路のハイブリッド行列 $H$ は部分回路のハイブリッド行列 $H_1, H_2$ の和となる

# 並直列接続

- 逆ハイブリッド行列表現
  - 一次側並列接続
  - 二次側直列接続
  - 合成回路 $G$
  - 部分回路 $G_1, G_2$
- ポート条件を満たすため
  - 部分回路 $G_1, G_2$ 
    - 理想変成器を使用
      - 一次側, 二次側共に満たす
  - 部分回路が満たすため合成回路 $G$ も満たす



ループ電流が流れる  
→ポート条件不成立



# 並直列接続

- KCL
  - $I_1 = I_3 + I_4$
- KVL
  - $V_2 = V_3 + V_4$
- 逆ハイブリッド行列
  - $\begin{bmatrix} I_3 \\ V_3 \end{bmatrix} = G_1 \begin{bmatrix} V_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$
  - $\begin{bmatrix} I_4 \\ V_4 \end{bmatrix} = G_2 \begin{bmatrix} V_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$
- 合成2ポート回路の逆ハイブリッド行列
  - $\begin{bmatrix} I_1 \\ V_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I_3 \\ V_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} I_4 \\ V_4 \end{bmatrix}$   
 $= G_1 \begin{bmatrix} V_1 \\ I_2 \end{bmatrix} + G_2 \begin{bmatrix} V_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$   
 $= (G_1 + G_2) \begin{bmatrix} V_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$
  - $G = G_1 + G_2$

並直列接続された合成2ポート回路の逆ハイブリッド行列 $G$ は部分回路のハイブリッド行列 $G_1, G_2$ の和となる

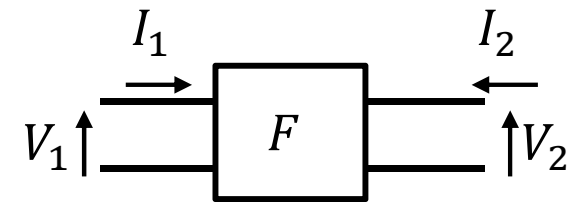
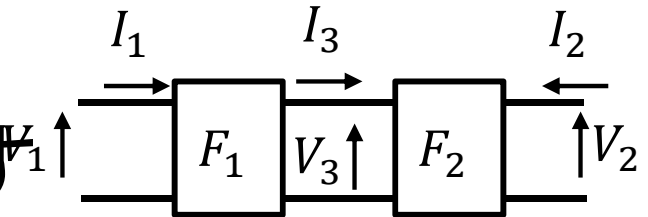
# 縦続接続

- 2ポート回路を鎖状に接続

- 縦続接続

- 部分回路がポート条件を満たす

- 理想変成器は不要



- $$\begin{bmatrix} V_3 \\ I_3 \end{bmatrix} = F_1 \begin{bmatrix} V_1 \\ I_1 \end{bmatrix}$$

- $$\begin{bmatrix} V_2 \\ -I_2 \end{bmatrix} = F_2 \begin{bmatrix} V_3 \\ I_3 \end{bmatrix} = F_2 F_1 \begin{bmatrix} V_1 \\ I_1 \end{bmatrix} = F \begin{bmatrix} V_1 \\ I_1 \end{bmatrix}$$

- $$F = F_1 F_2$$

縦続接続された合成2ポート回路の伝送行列  $F$  は部分回路の伝送行列  $F_1$ ,  $F_2$  の積となる

# 相互接続例

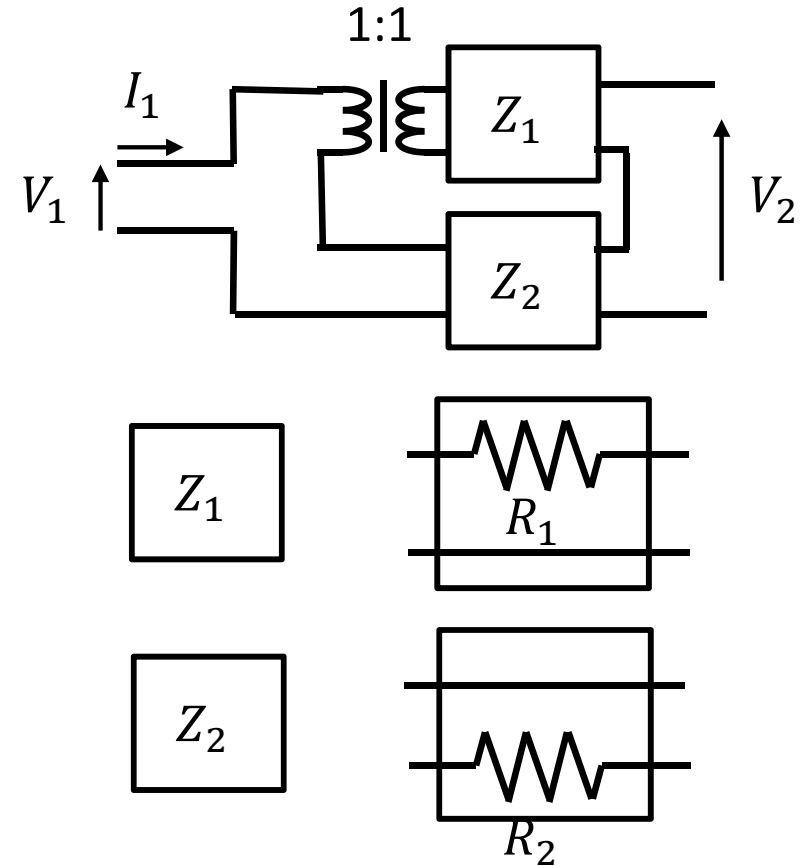
- アドミタンス行列

- $y_{1-11} = \frac{I_1}{V_1} \Big|_{V_2=0} = \frac{1}{R_1}$
- $y_{1-22} = \frac{I_2}{V_2} \Big|_{V_1=0} = \frac{1}{R_1}$
- $y_{1-21} = \frac{I_2}{V_1} \Big|_{V_2=0} = \frac{-1}{R_1}$
- $y_{1-12} = \frac{I_1}{V_2} \Big|_{V_1=0} = \frac{-1}{R_1}$
- $y_{2-11} = \frac{I_1}{V_1} \Big|_{V_2=0} = \frac{1}{R_2}$
- $y_{2-22} = \frac{I_2}{V_2} \Big|_{V_1=0} = \frac{1}{R_2}$
- $y_{2-21} = \frac{I_2}{V_1} \Big|_{V_2=0} = \frac{-1}{R_2}$
- $y_{2-12} = \frac{I_1}{V_2} \Big|_{V_1=0} = \frac{-1}{R_2}$

$$Y_1 = \begin{bmatrix} 1 & -1 \\ \frac{1}{R_1} & \frac{-1}{R_1} \\ -1 & 1 \\ \frac{1}{R_1} & \frac{-1}{R_1} \end{bmatrix}$$

$$Y_2 = \begin{bmatrix} 1 & -1 \\ \frac{1}{R_2} & \frac{-1}{R_2} \\ -1 & 1 \\ \frac{1}{R_2} & \frac{-1}{R_2} \end{bmatrix}$$

$$Y = Y_1 + Y_2$$



# 分布定数線路

- TEM波:電界 $E$ と磁界 $H$ が伝搬方向 $z$ に直角な横断面のみに存在 $E_z = H_z = 0$

- $E = i_x E_x + i_y E_y \equiv E_T$

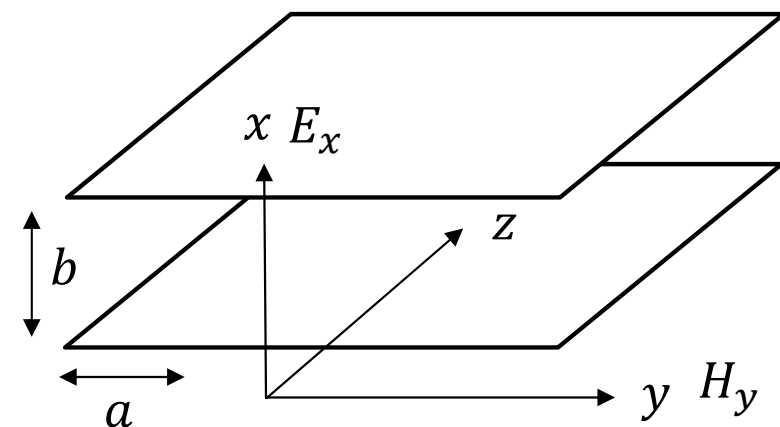
- $H = i_x H_x + i_y H_y \equiv H_T$

- Maxwell方程式

- $\nabla \times E_T = -\mu \frac{\partial H_T}{\partial t}$

- $\nabla \times H_T = \varepsilon \frac{\partial E_T}{\partial t}$

平行平板導体  
媒質の誘電率 $\varepsilon$ , 透磁率 $\mu$



# 分布定数線路

- $\nabla_T = i_x \frac{\partial}{\partial x} + i_y \frac{\partial}{\partial y}$  とすると  $\nabla = \nabla_T + i_z \frac{\partial}{\partial z}$ 
  - $\nabla_T \times \mathbf{E}_T = 0$        $\frac{\partial}{\partial z} (i_z \times \mathbf{E}_T) = -\mu \frac{\partial \mathbf{H}_T}{\partial t}$
  - $\nabla_T \times \mathbf{H}_T = 0$        $\frac{\partial}{\partial z} (i_z \times \mathbf{H}_T) = \varepsilon \frac{\partial \mathbf{E}_T}{\partial t}$
- 簡単のため
  - $\mathbf{E}_T = i_x E_x(z, t)$        $x$ 軸方向の電界成分のみ
  - $\mathbf{H}_T = i_y H_y(z, t)$        $y$ 軸方向の磁界成分のみ

# 分布定数線路

- $\frac{\partial E_x}{\partial z} = -\mu \frac{\partial H_y}{\partial t}$
- $\frac{\partial H_y}{\partial z} = -\varepsilon \frac{\partial E_x}{\partial t}$
- $x$ 方向に伝搬するTEMの波動方程式
  - $\frac{\partial^2 E_x}{\partial z^2} = -\mu \frac{\partial}{\partial z} \frac{\partial H_y}{\partial t} = -\mu \frac{\partial}{\partial t} \frac{\partial H_y}{\partial z} = \mu \varepsilon \frac{\partial^2 E_x}{\partial t^2}$
  - $\frac{\partial^2 H_y}{\partial z^2} = -\varepsilon \frac{\partial}{\partial z} \frac{\partial E_x}{\partial t} = -\varepsilon \frac{\partial}{\partial t} \frac{\partial E_x}{\partial z} = \mu \varepsilon \frac{\partial^2 H_y}{\partial t^2}$



# 分布定数線路

- 平行平板導体

- $x$ 方向で積分  $\frac{\partial}{\partial z} \int_0^b E_x dx = -\mu \frac{\partial}{\partial t} \int_0^b H_y dx$

- 導体間の電圧  $V = \int_0^b E_x dx$

- $z$ 方向単位長当たりの磁束  $\phi = LI = \mu \int_0^b H_y dx$

- $y$ 方向で積分  $\frac{\partial}{\partial z} \int_0^a H_y dy = -\varepsilon \frac{\partial}{\partial t} \int_0^a E_x dy$

- 導体上の面電流  $I = \int_0^a H_y dy$

- $z$ 方向単位長当たりの面電荷  $Q = CV = \varepsilon \int_0^a E_x dy$

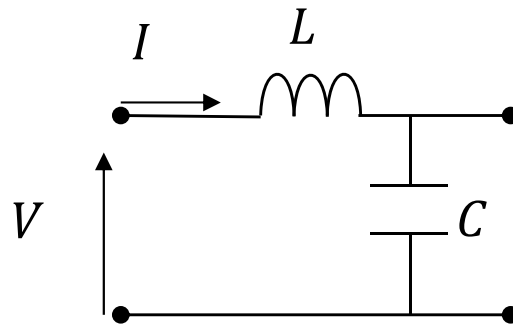
# 分布定数線路

- 電信方程式

- $\frac{\partial V}{\partial z} = -L \frac{\partial I}{\partial t}$        $\frac{\partial^2 V}{\partial z^2} = LC \frac{\partial^2 V}{\partial t^2}$

- $\frac{\partial I}{\partial z} = -C \frac{\partial V}{\partial t}$        $\frac{\partial^2 I}{\partial z^2} = LC \frac{\partial^2 I}{\partial t^2}$

- 速度 $\sqrt{LC}$ で $z$ 方向に伝搬する電圧 $V$ 電流 $I$ を表す



# 分布定数線路

- 系に損失がある場合
  - 導電率 $\sigma_d$ の不完全絶縁体に電界 $E_T$ によって流れる電流 $I_T$ 
    - $z$ 方向単位長当たりの漏れ電流 $I_T = \sigma_d \int_0^b E_x dy$
    - $z$ 方向単位長当たりの並列コンダクタンス $G = \frac{I_T}{V} = \frac{a}{b} \sigma_d$
  - 導電率 $\sigma$ の不完全導体平板の厚さ $\delta$ の表層内を一様な分布で電流が流れる
    - 単位長当たりの抵抗 $R = \frac{2}{a\sigma\delta}$
    - $z$ 方向単位長当たりの電圧降下 $RI$

# 分布定数線路

- 系に損失がある場合

- $$\frac{\partial V}{\partial z} = -RI - L \frac{\partial I}{\partial t}$$

- $$\frac{\partial I}{\partial z} = -GV - C \frac{\partial V}{\partial t}$$

- 角周波数 $\omega$ の正弦波電流 $I$ , 電圧 $V$ に対して

- $$\frac{dV}{dz} = -(R + j\omega L)I$$

- $$\frac{dI}{dz} = -(G + j\omega C)V$$

- 完全なTEM波とはならない

- 不完全絶縁体の場合 $z$ 方向の磁界が生じる
- 不完全導体の場合 $z$ 方向の電界が生じる

# 分布定数線路

- 2ポート回路表現
  - 波動方程式のラプラス変換表示

- $\frac{dV(s)}{dz} = -(R + sL)I(s)$

- $\frac{dI(s)}{dz} = -(G + sC)V(s)$

- $\frac{d^2V(s)}{dz^2} = -(R + sL) \frac{dI(s)}{dz} = (R + sL)(G + sC)V(s)$

- $\frac{d^2I(s)}{dz^2} = -(G + sC) \frac{dV(s)}{dz} = (R + sL)(G + sC)I(s)$

- $\gamma^2 = (R + sL)(G + sC)$

- $\frac{d^2V}{dz^2} = \gamma^2 V$        $\frac{d^2I}{dz^2} = \gamma^2 I$

# 分布定数線路

- $\frac{d^2V}{dz^2} = \gamma^2 V$  の一般解
  - $V = Ae^{-\gamma z} + Be^{\gamma z}$
  - $\frac{dV}{dz} = -\gamma Ae^{-\gamma z} + \gamma Be^{\gamma z} = -(R + sL)I$
  - $I = \frac{\gamma}{R+sL} (Ae^{-\gamma z} - Be^{\gamma z}) = \frac{1}{Z_0} (Ae^{-\gamma z} - Be^{\gamma z})$ 
    - $Z_0 = \sqrt{\frac{G+sC}{R+sL}}$  特性インピーダンス
    - $\gamma = \sqrt{(R + sL)(G + sC)} = \alpha + j\beta$ 
      - $\alpha (> 0)$ : 減衰定数,  $\beta (> 0)$ : 位相定数

# 分布定数線路

- 積分定数  $A, B$  を求める
  - 双曲線関数の性質
    - $e^x = \cosh x + \sinh x$
    - $e^{-x} = \cosh x - \sinh x$
    - $\cosh^2 x - \sinh^2 x = 1$
    - $\cosh x \cosh y \pm \sinh x \sinh y = \cosh(x \pm y)$
    - $\sinh x \cosh y \pm \cosh x \sinh y = \sinh(x \pm y)$

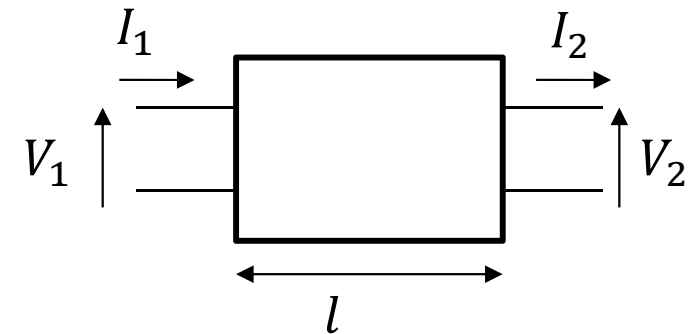
# 分布定数線路

- $V = Ae^{-\gamma z} + Be^{\gamma z}$ 
$$= A(\cosh \gamma z - \sinh \gamma z) + B(\cosh \gamma z + \sinh \gamma z)$$
$$= (A + B) \cosh \gamma z + (-A + B) \sinh \gamma z$$
$$= A' \cosh \gamma z + B' \sinh \gamma z$$
  - $A' = A + B \quad B' = -A + B$
- $I = \frac{1}{Z_0} (Ae^{-\gamma z} - Be^{\gamma z})$ 
$$= \frac{1}{Z_0} (A - B) \cosh \gamma z - \frac{1}{Z_0} (A + B) \sinh \gamma z$$
$$= \frac{-B'}{Z_0} \cosh \gamma z + \frac{-A'}{Z_0} \sinh \gamma z$$



# 分布定数線路

- 分布定数線路を2ポート回路として考える
  - $z = 0$ における電流 $I_1$ , 電圧 $V_1$
  - $z = l$ における電流 $I_2$ , 電圧 $V_2$
  - $V_2 = A' \cosh \gamma l + B' \sinh \gamma l$
  - $I_2 = \frac{-B'}{Z_0} \cosh \gamma l + \frac{-A'}{Z_0} \sinh \gamma l$ 
    - $-Z_0 I_2 = A' \sinh \gamma l + B' \cosh \gamma l$



# 分布定数線路

- $V_2 \sinh \gamma l = A' \sinh \gamma l \cosh \gamma l + B' \sinh^2 \gamma l$
- $-Z_0 I_2 \cosh \gamma l = A' \sinh \gamma l \cosh \gamma l + B' \cosh^2 \gamma l$ 
  - $V_2 \sinh \gamma l + Z_0 I_2 \cosh \gamma l = B' \sinh^2 \gamma l - B' \cosh^2 \gamma l = -B'$
  - $B' = -V_2 \sinh \gamma l - Z_0 I_2 \cosh \gamma l$
- $V_2 \cosh \gamma l = A' \cosh^2 \gamma l + B' \sinh \gamma l \cosh \gamma l$
- $-Z_0 I_2 \sinh \gamma l = A' \sinh^2 \gamma l + B' \sinh \gamma l \cosh \gamma l$ 
  - $V_2 \cosh \gamma l + Z_0 I_2 \sinh \gamma l = A' \cosh^2 \gamma l - A' \sinh^2 \gamma l = A'$
  - $A' = V_2 \cosh \gamma l + Z_0 I_2 \sinh \gamma l$

# 分布定数線路

- $V(z) = A' \cosh \gamma z + B' \sinh \gamma z$   
 $= (V_2 \cosh \gamma l + Z_0 I_2 \sinh \gamma l) \cosh \gamma z + (-V_2 \sinh \gamma l$   
 $= V_2 (\cosh \gamma l \cosh \gamma z - \sinh \gamma l \sinh \gamma z)$   
 $+ Z_0 I_2 (\sinh \gamma l \cosh \gamma z - \cosh \gamma l \sinh \gamma z)$   
 $= V_2 \cosh \gamma (l - z) + Z_0 I_2 \sinh \gamma (l - z)$
- $I(z)Z_0 = -B' \cosh \gamma z - A' \sinh \gamma z$   
 $= (V_2 \sinh \gamma l + Z_0 I_2 \cosh \gamma l) \cosh \gamma z - (V_2 \cosh \gamma l$   
 $= V_2 (\sinh \gamma l \cosh \gamma z - \cosh \gamma l \sinh \gamma z)$   
 $+ Z_0 I_2 (\cosh \gamma l \cosh \gamma z - \sinh \gamma l \sinh \gamma z)$   
 $= V_2 \sinh \gamma (l - z) + Z_0 I_2 \cosh \gamma (l - z)$ 
  - $I(z) = \frac{V_2}{Z_0} \sinh \gamma (l - z) + I_2 \cosh \gamma (l - z)$

# 分布定数線路

- $V(0) = V_1, I(0) = I_1$ 
  - $V_1 = V_2 \cosh \gamma l + Z_0 I_2 \sinh \gamma l$
  - $I_1 = \frac{V_2}{Z_0} \sinh \gamma l + I_2 \cosh \gamma l$
- 伝送行列
  - $$\begin{bmatrix} V_1 \\ I_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cosh \gamma l & Z_0 \sinh \gamma l \\ \frac{1}{Z_0} \sinh \gamma l & \cosh \gamma l \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_2 \\ I_2 \end{bmatrix}$$
  - $$\begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cosh \gamma l & Z_0 \sinh \gamma l \\ \frac{1}{Z_0} \sinh \gamma l & \cosh \gamma l \end{bmatrix}$$
  - $AD - BC = \cosh^2 \gamma l - \sinh^2 \gamma l = 1$  相反2ポート回路

# 分布定数線路

## • T型等価回路

$$\bullet \quad Z_{12} = Z_{21} = \frac{\det F}{C} = \frac{Z_0}{\sinh \gamma l}$$

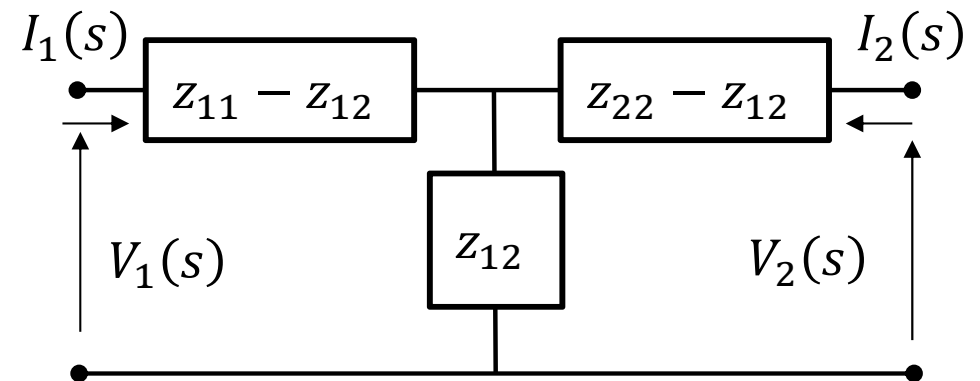
$$\bullet \quad Z_{11} - Z_{12} = \frac{A - \det F}{C} = \frac{Z_0}{\sinh \gamma l} (\cosh \gamma l - 1) = Z_0 \frac{\cosh \gamma l - 1}{\sinh \gamma l}$$

$$= Z_0 \frac{\cosh^2 \frac{\gamma l}{2} + \sinh^2 \frac{\gamma l}{2} - \cosh^2 \frac{\gamma l}{2} + \sinh^2 \frac{\gamma l}{2}}{2 \sinh \frac{\gamma l}{2} \cosh \frac{\gamma l}{2}} = Z_0 \frac{\sinh^2 \frac{\gamma l}{2}}{\sinh \frac{\gamma l}{2} \cosh \frac{\gamma l}{2}}$$

$$= Z_0 \frac{\sinh \frac{\gamma l}{2}}{\cosh \frac{\gamma l}{2}} = Z_0 \tanh \frac{\gamma l}{2}$$

$$\bullet \quad Z_{22} - Z_{12} = \frac{D - \det F}{C} = \frac{A - \det F}{C}$$

$$= Z_{11} - Z_{12}$$



# 分布定数線路

## • $\pi$ 型等価回路

$$\bullet \quad y_{12} = y_{21} = \frac{-\det F}{B} = \frac{1}{Z_0 \sinh \gamma l}$$

$$\begin{aligned} \bullet \quad y_{11} + y_{12} &= \frac{D + \det F}{B} = \frac{\cosh \gamma l + 1}{Z_0 \sinh \gamma l} \\ &= \frac{\cosh^2 \frac{\gamma l}{2} + \sinh^2 \frac{\gamma l}{2} + \cosh^2 \frac{\gamma l}{2} - \sinh^2 \frac{\gamma l}{2}}{Z_0 2 \sinh \frac{\gamma l}{2} \cosh \frac{\gamma l}{2}} = \frac{2 \cosh^2 \frac{\gamma l}{2}}{Z_0 2 \sinh \frac{\gamma l}{2} \cosh \frac{\gamma l}{2}} \\ &= \frac{\cosh \frac{\gamma l}{2}}{Z_0 \sinh \frac{\gamma l}{2}} = \frac{\coth \frac{\gamma l}{2}}{Z_0} \end{aligned}$$

$$\bullet \quad y_{22} + y_{12} = \frac{A + \det F}{B} = \frac{D + \det F}{B} = y_{11} + y_{12}$$

