

第3章 伝達関数とブロックダイア グラム

関数と行列による回路の表記

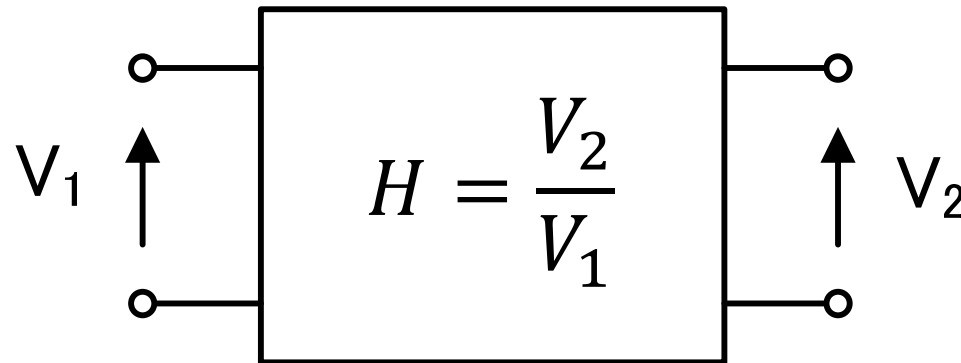
回路の関数表記

3.1 伝達関数

伝達関数 (Transfer function)

入力信号(電流または電圧)と出力信号(電流または電圧)の関係を伝達関数 H で表す。

$$V_2 = H \cdot V_1$$



- 入出力の比で表すと、回路の機能や特性が H だけで表され、回路をブロック化することができる。
- H は、時間変数の回路方程式(微分、積分方程式)からは求められない。しかし、 s または ω 変数の回路方程式に変換すると求めることができる。
- 実は、伝達関数が、信号処理内容(計算手順)を表している(詳しくは信号処理または制御理論の科目で学ぼう)。

周波数領域の伝達関数

- 回路方程式をラプラス変換すると入力-出力の関係を表すs変数の代数方程式として伝達関数 $H(s)$ を求めることができる
- $s = j\omega$ ($\sigma = 0$)とすると周波数領域の伝達関数 (Frequency domain transfer function) が求められる
 - 周波数領域の伝達関数は、単に周波数特性 (Frequency response) とも言う

伝達関数 (s変数)

$$H(s) = \frac{V_{OUT}(s)}{V_{IN}(s)}$$

s-平面上で定義される
(値は複素数)

$$\xrightarrow{s = j\omega (\sigma = 0)}$$

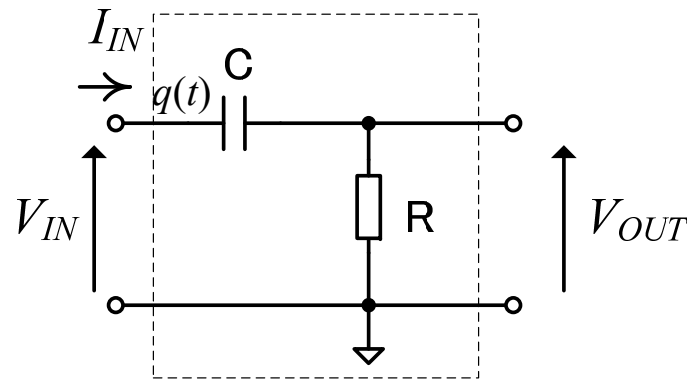
(注) ラプラス変換をせず、複素インピーダンスを用いた回路方程式から求めてもよい

周波数領域の伝達関数 (ω 変数)

$$H(j\omega) = \frac{V_{OUT}(j\omega)}{V_{IN}(j\omega)}$$

$j\omega$ 軸上で定義される
(値は複素数)

伝達関数と周波数領域の伝達関数の計算例



$$v_{in}(t) = \frac{1}{C} \int_0^{\infty} i_{in}(t) dt + R i_{in}(t)$$

$$v_{out}(t) = R i_{in}(t)$$

\mathcal{L} (初期値は、 $q(t=0) = 0$ と仮定)

$$V_{IN}(s) = \frac{1}{C} \left(\frac{I_{IN}(s)}{s} + \frac{q(t=0)}{s} \right) + R I_{IN}(s) = \left(\frac{1}{sC} + R \right) I_{IN}(s)$$

$$V_{OUT}(s) = R I_{IN}(s)$$

複素ベクトルの計算でも
同じ関数が得られる

$$H(s) = \frac{V_{OUT}(s)}{V_{IN}(s)} = \frac{R}{\frac{1}{sC} + R} = \frac{sRC}{1 + sRC} \xrightarrow{s=j\omega} H(j\omega) = \frac{V_{OUT}(j\omega)}{V_{IN}(j\omega)} = \frac{j\omega RC}{1 + j\omega RC}$$

分子、分母を $(1 \pm sX)$ や $(1 \pm j\omega X)$ の形に式変形するのがコツ(後述)

初期値の取り扱い

初期値が0ではない場合について考えてみよう。

$$\begin{cases} V_{IN}(s) = \frac{1}{C} \left(\frac{I_{IN}(s)}{s} + \frac{q(t=0)}{s} \right) + RI_{IN}(s) \\ V_{OUT}(s) = RI_{IN}(s) \end{cases}$$

$$I_{IN}(s) = \frac{V_{IN}(s)}{\frac{1}{sC} + R} - \frac{q(t=0)}{1 + sCR}$$

初期値により発生する項
(時間がたつと消える)

$$V_{OUT}(s) = \underbrace{\frac{R}{\frac{1}{sC} + R}}_{\text{伝達関数}} V_{IN}(s) - \underbrace{\frac{R}{1 + sCR}}_{\text{初期値項}} q(t=0)$$

伝達関数

入力信号とは関係がない項。初期値をゼロ(または後章で説明するバイアス点)とすると、この項が消えて伝達関数を求めることができる。 6

回路の周波数特性とボーデ線図

3.2 ポールとゼロ

ポールとゼロ (pole and zero)

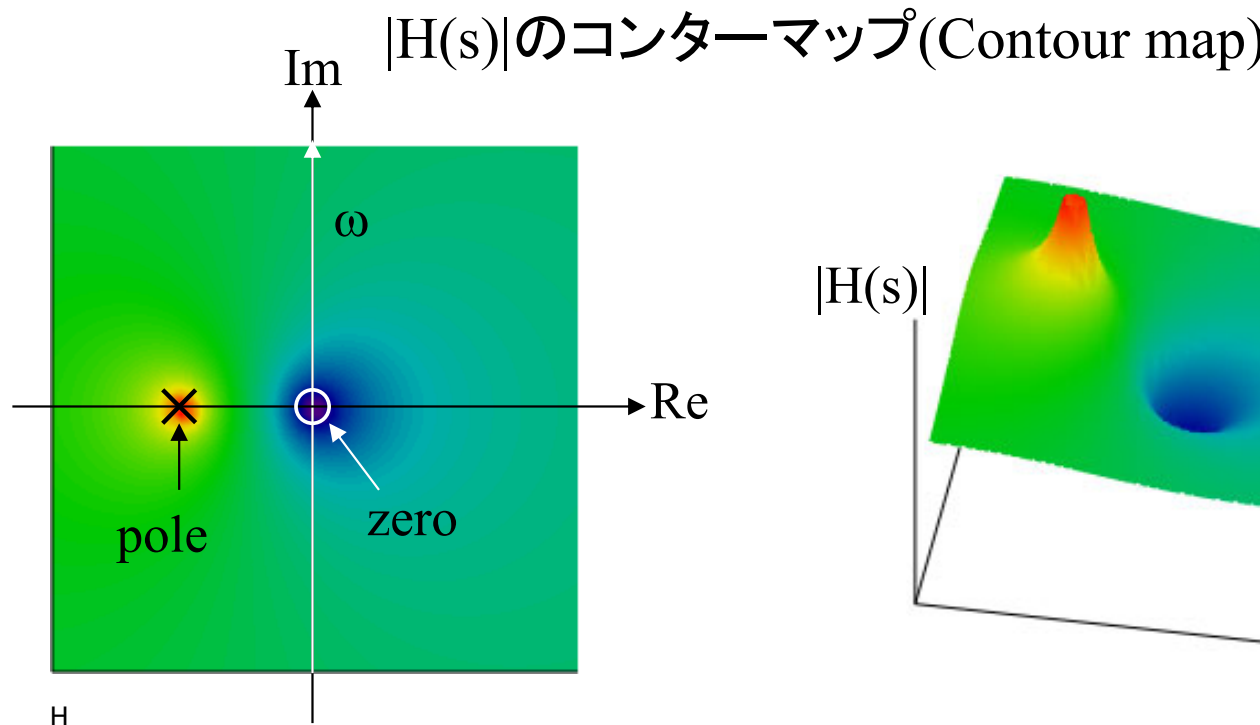
$$H(s) = \frac{a \cdot s + b}{s + c} \quad (a, b, c = \text{実数})$$

$|H(s)| = 0$ の点を**ゼロ(Zero)**
 $|H(s)| = \infty$ の点を**ポール(Pole)**

と呼ぶ

伝達関数の形と周波数特性

$a = 0, b \neq 0$	LPF(Low-pass filter)
$a \neq 0, b = 0$	HPF(High-pass filter)

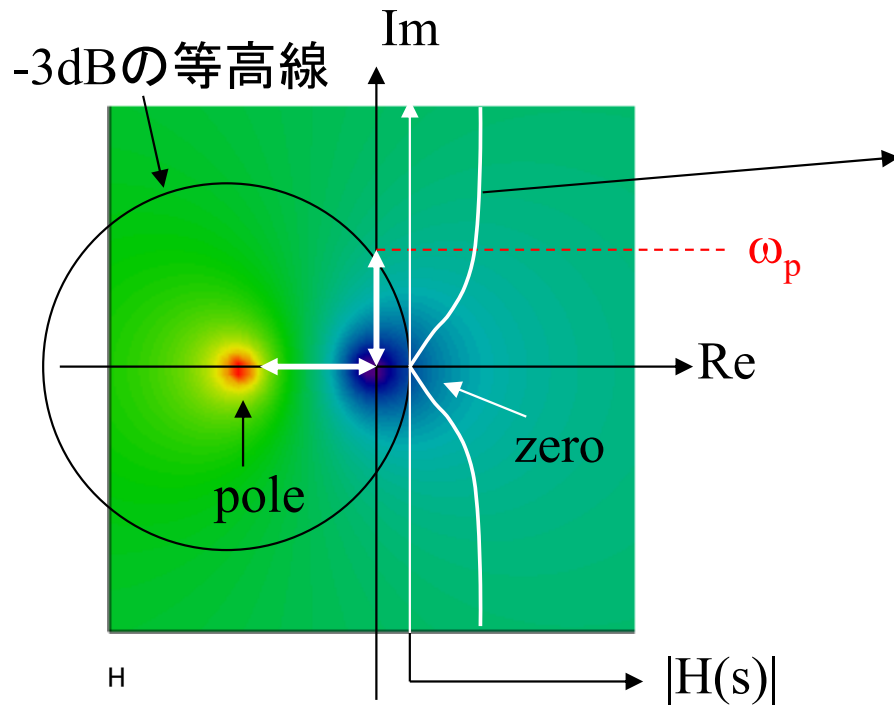


伝達関数と周波数領域の伝達 関数の関係

ボート線図 (Bode diagram)

周波数領域伝達関数の特性を振幅と位相で表したものがボート線図

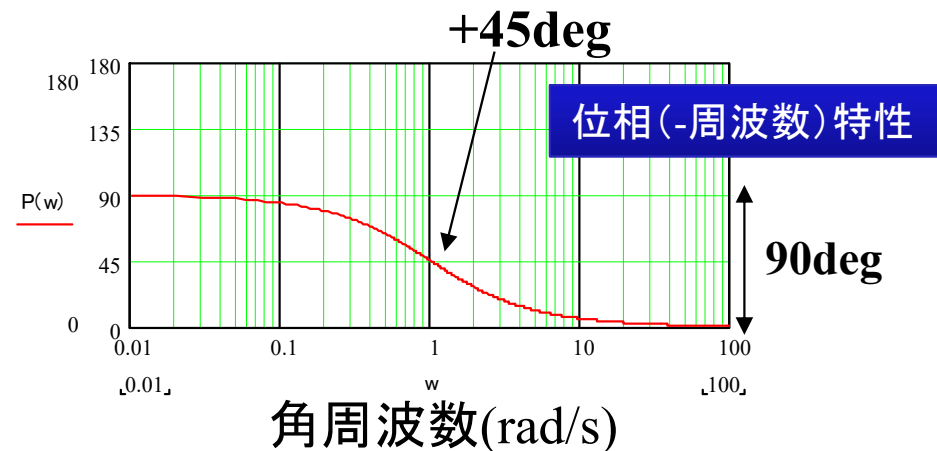
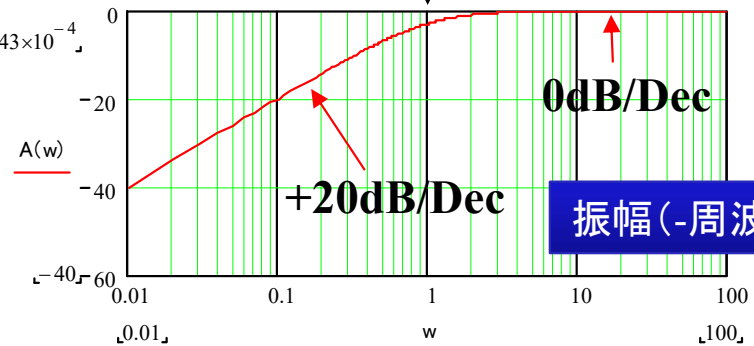
$$H(s) = \frac{a \cdot s}{s + c} \xrightarrow{s=j\omega} \frac{a}{c} \frac{j\omega}{1 + j\omega/c}$$



振幅 $|H(j\omega)|$ (dB)

位相 $\angle H(j\omega)$ (deg)

コーナ(Corner)角周波数 ω_p



ポールやゼロがあるとボート線図($j\omega$ 軸上)の傾きが変わる

デシベル

ボーデ線図の縦軸は、通常、**デシベル(dB)**で表示される。
デシベルは、値の絶対値の比(信号の場合は振幅の比)を表す表記法である。

信号電圧、信号電流のデシベル $\text{dB} = 20 \log_{10} \left| \frac{V_2}{V_1} \right| = 20 \log_{10} |H(\omega)|$

信号電力、雑音電力のデシベル $\text{dB} = 10 \log_{10} \left| \frac{P_2}{P_1} \right|$

電力の場合は、10になることに注意

(参考) 無線通信などでよく使用される dBm(ディービーエム)は、比の絶対値ではなくmWを単位とする電力を表しているので注意。

$$\text{dBm} = 10 \log_{10} P(\text{mW})$$

(参考) 対数関数の表記

- 高校数学では、自然対数の底は省略して $\log_e x = \log x$, 常用対数の底は省略せず $\log_{10} x$ と表記している
- 工学系では、 $\log_e x = \ln x$, $\log_{10} x = \log x$, $\log_2 x = \text{lb} x$ (国際表記), または $\log_2 x = \text{lg} x$ の表記法が普及しているため、教科書や文献によって、 $\log x$ の意味が異なっていることに注意。
- \log 表記を使用する場合、**対数の底を省略しないことを推奨**する。

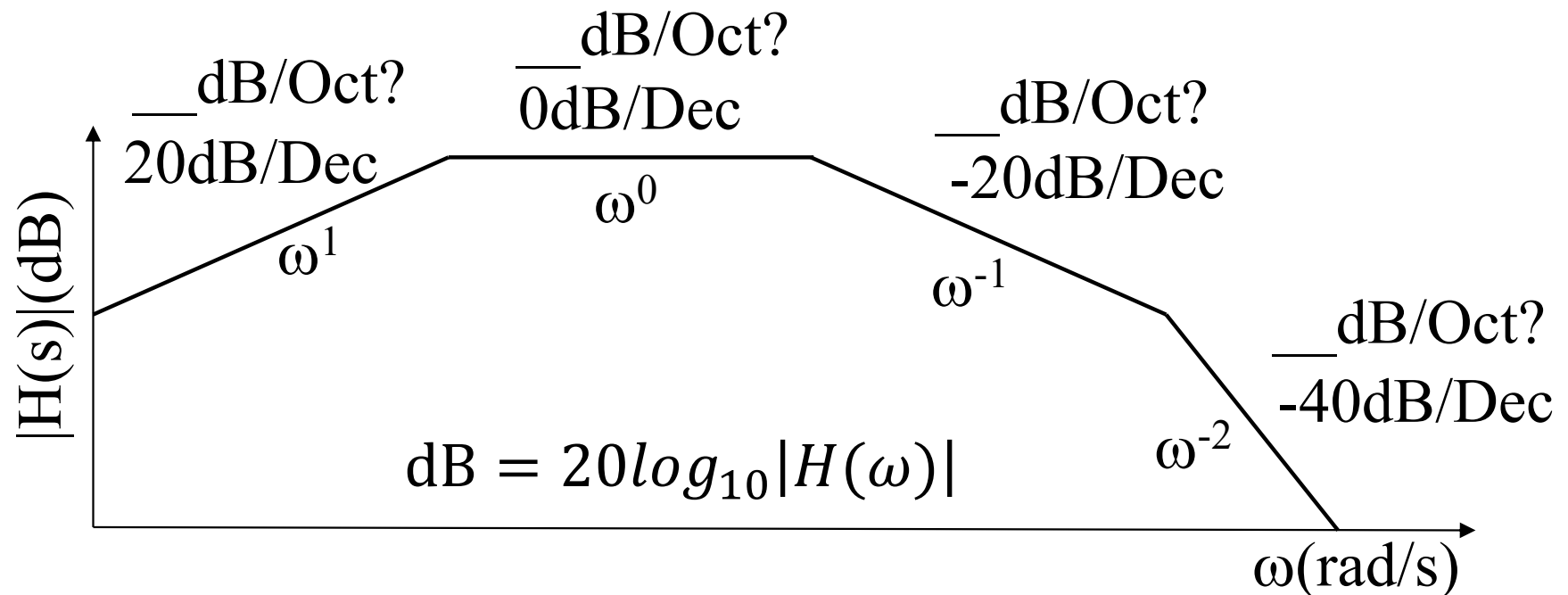
デシベルの練習

1. 増幅率100倍の増幅器の増幅率は何デシベル？
2. 増幅率1000倍の増幅器の増幅率は何デシベル？
3. 減衰率1:0.1の減衰器の減衰率は何デシベル？
4. 信号の増幅も減衰もしない回路の増幅率は何デシベル？
5. $1/\omega$ の周波数特性を持つ回路の出力は、周波数が一桁上がる毎に、何デシベル変化する？
6. $1/\omega^2$ の周波数特性を持つ回路の出力は、周波数が一桁上がる毎に、何デシベル変化する？
7. 100倍の増幅器を2回通ると、信号振幅は何デシベル増える？
8. 誤差が1%含まれているデータの誤差率は何デシベル？

ボーデ線図の傾き

ボーデ線図の振幅特性の傾きは、dB/DecまたはdB/Octで表される。

- dB/Dec: ω が10倍になったときのdBの変化
- dB/Oct: ω が2倍になったときのdBの変化

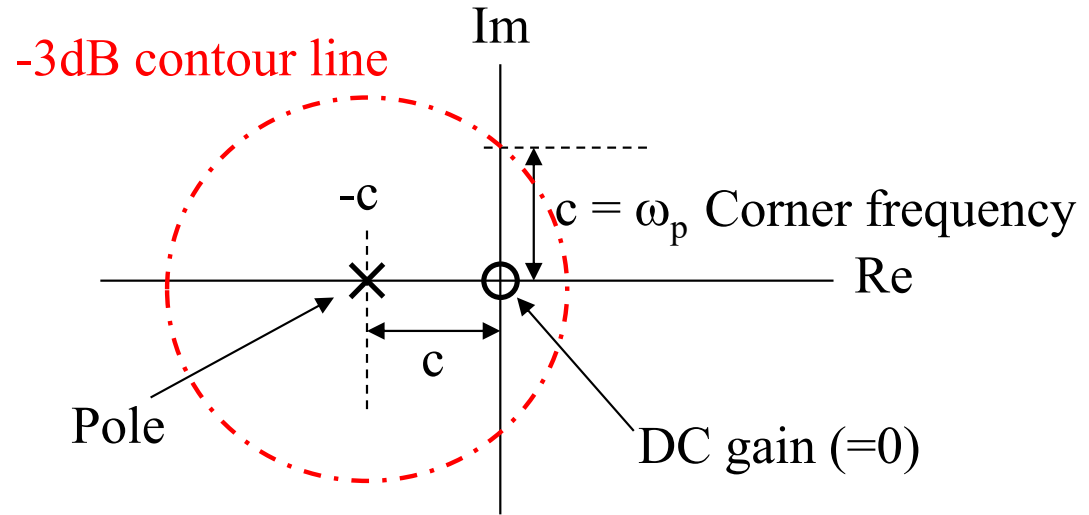


ポールとコーナ角周波数の位置関係

$$H(s) = \frac{a \cdot s}{s + c} = \frac{a}{c} \frac{s}{1 + \frac{s}{c}}$$

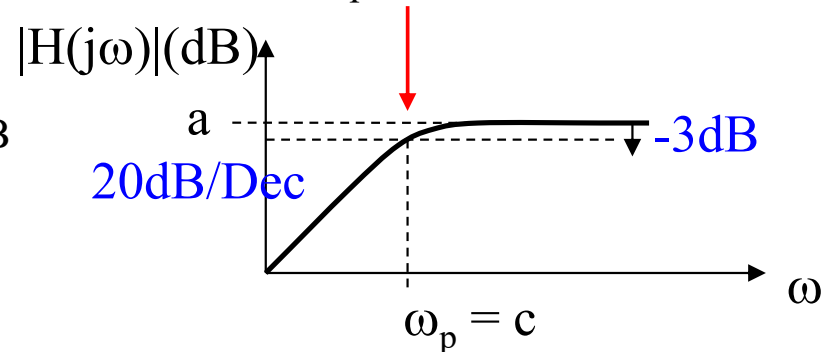
$$H(j\omega) = \frac{a}{c} \frac{j\omega}{1 + j\frac{\omega}{c}}$$

$$|H(j\omega)| = \frac{a}{c} \frac{\omega}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{c}\right)^2}}$$



コーナ角周波数または遮断(Cut-off)角周波数 ($\omega_p = c$)

$$\left\{ \begin{array}{l} \omega \ll c \rightarrow |H(j\omega)| = \frac{a}{c} \omega \quad (\omega \text{に比例}) \\ \omega = c \rightarrow |H(j\omega)| = \frac{a}{\sqrt{2}} \quad \left(\frac{1}{\sqrt{2}} = -3\text{dB} \right) \\ \omega \gg c \rightarrow |H(j\omega)| = a \quad (\text{定数}) \end{array} \right.$$



(注意) $\omega = 0$ にもゼロによるコーナがあるが横軸が対数目盛なので表示されない。 15

コーナー角周波数の計算

$$H(j\omega) = A(1 + j\omega B) = A \left(1 + j \frac{\omega}{\omega_z} \right) \text{ の場合、}$$

$$\omega = \omega_z = \frac{1}{B} \text{ にゼロによるコーナーが発生}$$

$$\text{振幅 } |H(\omega_z)| = A|1 + j| = \sqrt{2}A \cong A(\text{dB}) + 3\text{dB}$$

$$\text{位相 } \angle H(\omega_z) = \angle(1 + j) = \frac{\pi}{4}$$

$$H(j\omega) = \frac{A}{1 + j\omega C} = \frac{A}{1 + j \frac{\omega}{\omega_p}} \text{ の場合、}$$

$$\omega = \omega_p = \frac{1}{C} \text{ にポールによるコーナーが発生}$$

$$\text{振幅 } |H(\omega_p)| = \frac{A}{|1 + j|} = \frac{A}{\sqrt{2}} \cong A(\text{dB}) - 3\text{dB}$$

$$\text{位相 } \angle H(\omega_p) = \angle \frac{1}{1 + j} = \angle \frac{1 - j}{2} = -\frac{\pi}{4}$$

絶対値を計算するまでもない。実数と虚数のどちらを無視するかを考えればよい。

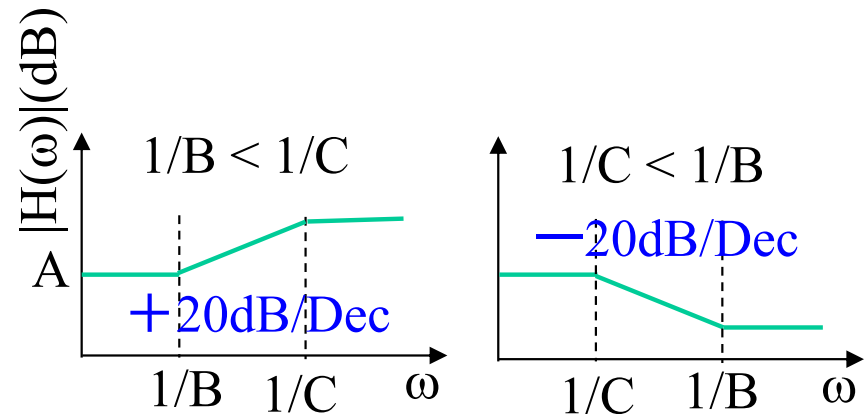
周波数特性の折れ線近似(振幅)

1-Zero, 1-Poleの例(振幅の解析)

周波数領域伝達関数の分子、分母を $(1 \pm j\omega X)$ の形に因数分解すると分かり易い(因数分解できない場合もある)。

$$H(\omega) = A \frac{P(\omega)}{Q(\omega)} = A \frac{1 + j\omega B}{1 + j\omega C}$$

$$|H(\omega)| = A \frac{|P(\omega)|}{|Q(\omega)|} = A \frac{\sqrt{1 + \omega^2 B^2}}{\sqrt{1 + \omega^2 C^2}}$$



$P(\omega)$ の特性

$$\left\{ \begin{array}{l} \omega \ll \frac{1}{B} \quad |P(\omega)| = 1 \\ \omega = \frac{1}{B} \quad |P(\omega)| = \sqrt{2} \quad (\text{コーナー}) \\ \omega \gg \frac{1}{B} \quad |P(\omega)| = \omega B \end{array} \right.$$

$Q(\omega)$ の特性

$$\left\{ \begin{array}{l} \omega \ll \frac{1}{C} \quad |Q(\omega)| = 1 \\ \omega = \frac{1}{C} \quad |Q(\omega)| = \sqrt{2} \quad (\text{コーナー}) \\ \omega \gg \frac{1}{C} \quad |Q(\omega)| = \omega C \end{array} \right.$$

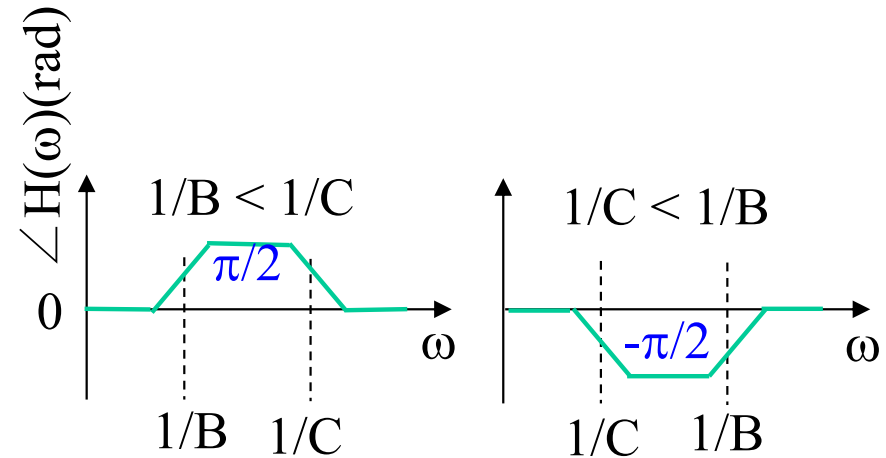
周波数特性の折れ線近似(位相)

1-Zero, 1-Poleの例(位相の解析)

周波数領域伝達関数の分子、分母を $(1 \pm j\omega X)$ の形にすると分かり易い(できない場合もある)。

$$H(\omega) = A \frac{P(\omega)}{Q(\omega)} = A \frac{1 + j\omega B}{1 + j\omega C}$$

$$= \frac{A}{1 + \omega^2 C^2} (1 + j\omega B)(1 - j\omega C)$$



$P(\omega)$ の特性

$$\left\{ \begin{array}{l} \omega \ll \frac{1}{B} \quad \angle P(\omega) = 0 \\ \omega = \frac{1}{B} \quad \angle P(\omega) = \frac{\pi}{4} \quad (\text{コ一ナ}) \\ \omega \gg \frac{1}{B} \quad \angle P(\omega) = \frac{\pi}{2} \end{array} \right.$$

$Q(\omega)$ の特性

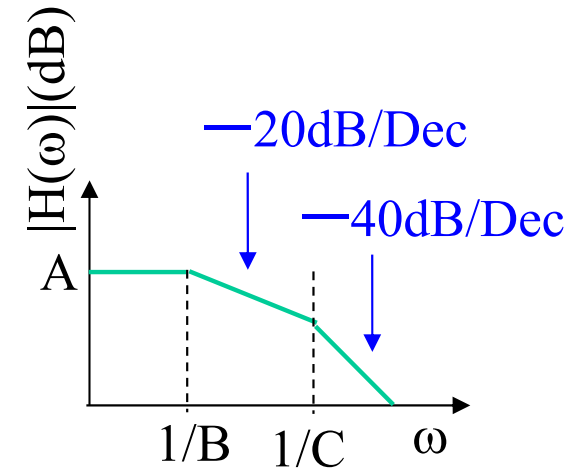
$$\left\{ \begin{array}{l} \omega \ll \frac{1}{C} \quad \angle Q(\omega) = 0 \\ \omega = \frac{1}{C} \quad \angle Q(\omega) = -\frac{\pi}{4} \quad (\text{コ一ナ}) \\ \omega \gg \frac{1}{C} \quad \angle Q(\omega) = -\frac{\pi}{2} \end{array} \right.$$

周波数特性の折れ線近似(2ポール)

2-Poleの例

$$H(\omega) = A \frac{1}{P(\omega)Q(\omega)} = A \frac{1}{(1 + j\omega B)(1 + j\omega C)}$$

$$|H(\omega)| = A \frac{1}{|P(\omega)||Q(\omega)|} = A \frac{1}{\sqrt{1 + \omega^2 B^2} \sqrt{1 + \omega^2 C^2}}$$



$$\left[\begin{array}{ll} \omega \ll \frac{1}{B} & |P(\omega)| = 1 \\ \omega = \frac{1}{B} & |P(\omega)| = \sqrt{2} \quad (\text{コ一ナ}) \\ \omega \gg \frac{1}{B} & |P(\omega)| = \omega B \end{array} \right. \quad \left[\begin{array}{ll} \omega \ll \frac{1}{C} & |Q(\omega)| = 1 \\ \omega = \frac{1}{C} & |Q(\omega)| = \sqrt{2} \quad (\text{コ一ナ}) \\ \omega \gg \frac{1}{C} & |Q(\omega)| = \omega C \end{array} \right.$$

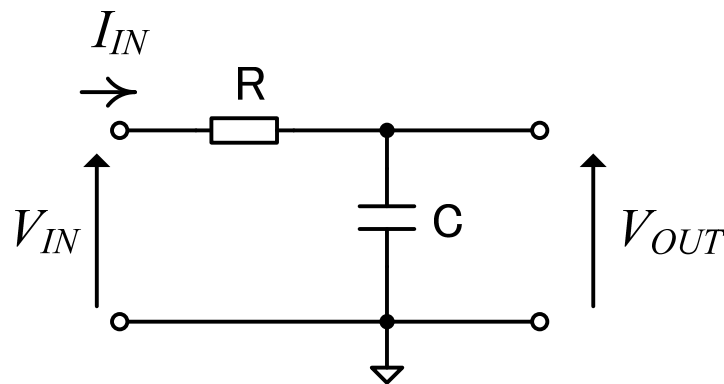
周波数特性のまとめ

グラフ	Zeroによるコーナ	Poleによるコーナ
振幅特性	傾きが+20dB変化 (反時計回り方向に折れる)	傾きが-20dB変化 (時計回り方向に折れる)
位相特性	左半面のZeroの場合 $+\pi/2$ 変化 右半面のZeroの場合 $-\pi/2$ 変化	左半面のPole: $-\pi/2$ 変化 右半面のPole: $+\pi/2$ 変化

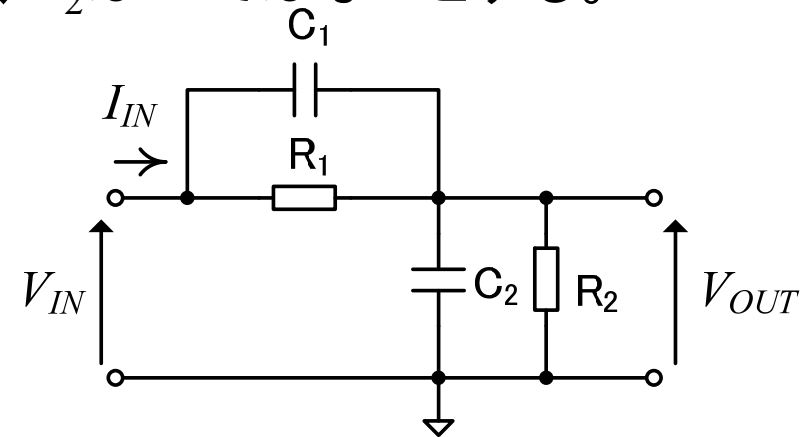
(参考) 振幅特性は、コーナ周波数で傾きが変化するが、位相はコーナ周波数の前後2桁程度の範囲で値が変化する。

課題3.1

1. 下記の回路(A), (B)の周波数領域伝達関数とコーナ角周波数を求め、ボーン線図(振幅と位相)の概略図を示せ。ただし、周波数領域伝達関数は、分子と分母を $(1+j\omega X)$ または定数の形で表すこと。
2. (B)の回路で、周波数領域伝達関数が定数となるための C_1 、 C_2 、 R_1 、 R_2 の条件を求めよ。ただし、 C_1 、 C_2 は $0F$ ではないとする。



(A)



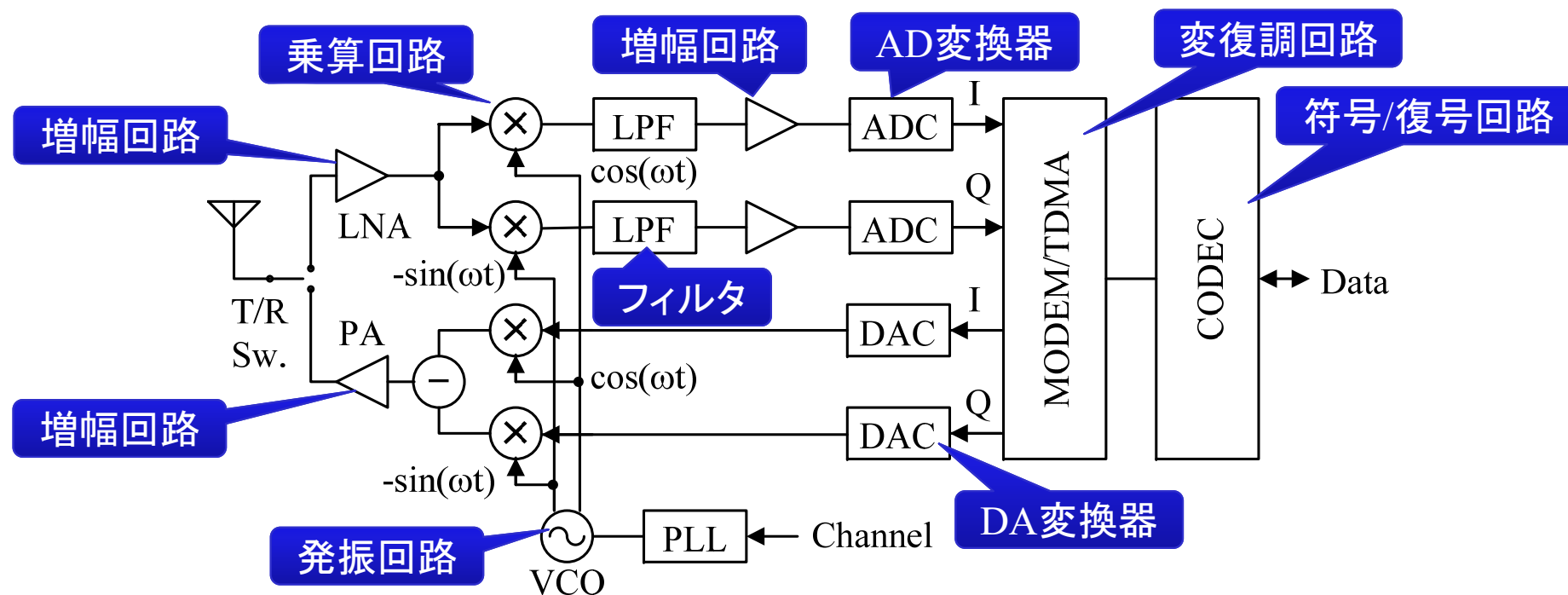
(B)

階層化された回路の表記

3.3 ブロックダイアグラム

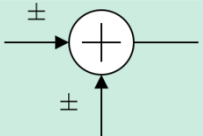
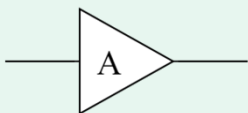
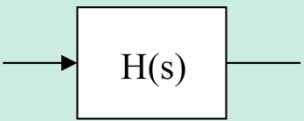
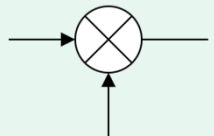
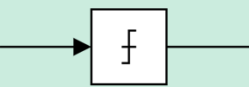
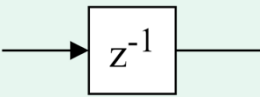
ブロックダイアグラム

- ブロックダイアグラム(Block diagram)は、回路等のシステムの表現方法として用いられる。
 - 箱や記号は伝達関数や算術演算を表す
 - 線や矢印は信号やデータの流れを表す



無線通信システムのブロックダイアグラム

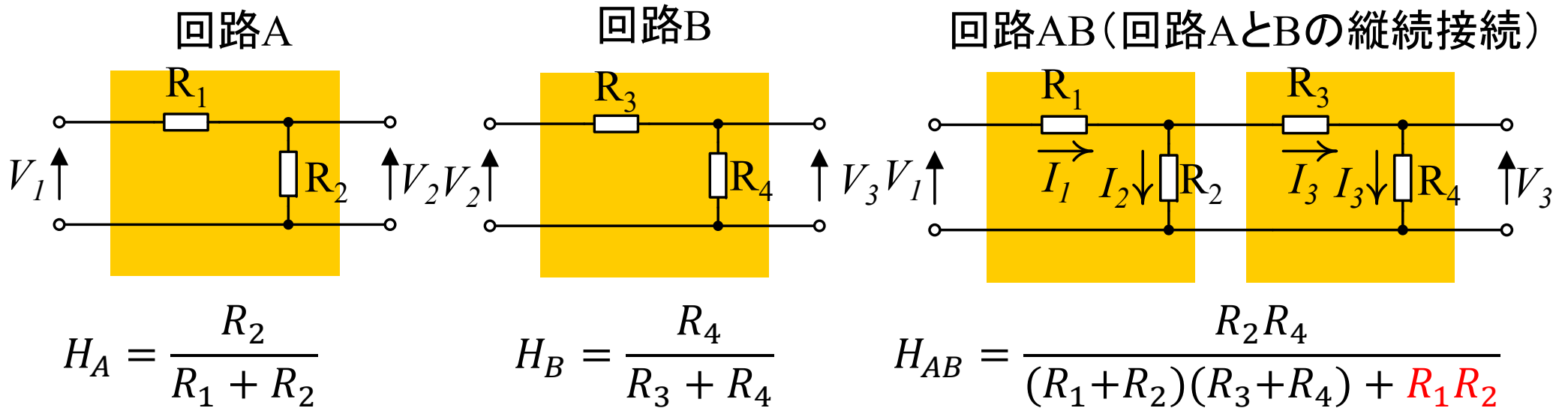
ブロックダイアグラムの主要要素

記号(Symbol)	操作(Operation)	回路(Circuit)
	加減算	加算器、減算器
	定数倍 (Aを掛ける)	増幅器 (Amplifier) ※ 部品としての増幅回路は増幅器と呼ぶ傾向がある
	伝達関数 (H(s)を掛ける)	フィルタ等
	乗算	乗算器
	量子化	電圧比較器 (Comparator)
	1クロック遅延	スイッチトキャパシタ (アナログ) Dフリップフロップ (デジタル)

回路の行列表記

3.4 2端子対回路パラメータ

伝達関数の注意点



回路Aと回路Bを縦続接続した回路ABの伝達関数 H_{AB} は、回路Aの伝達関数 H_A と回路Bの伝達関数 H_B の積にならない。

$$H_{AB} \neq H_A H_B$$

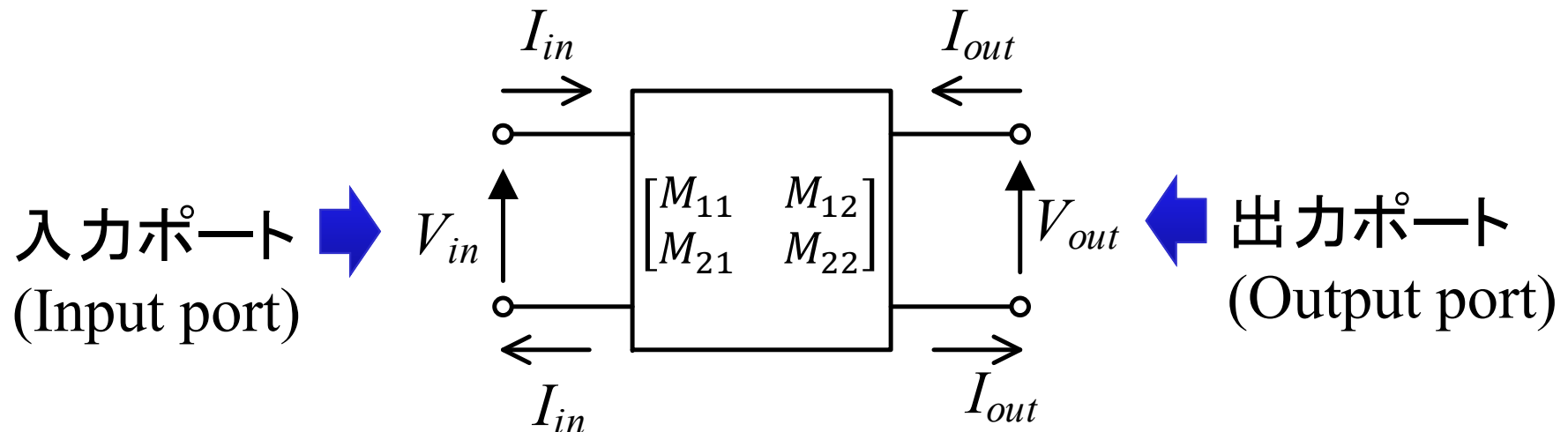
回路Aでは、 $I_1 = I_2$ であったが、回路ABでは、 $I_1 = I_2 + I_3$ になっている。この問題に対処するためには、電圧と電流を入出力変数とする必要がある。

(注) デジタル回路では、 $H_{AB} = H_A H_B$ となる。

2端子対回路パラメータ

2端子対回路パラメータ(Two-terminal pair network parameters)で回路を表すための条件

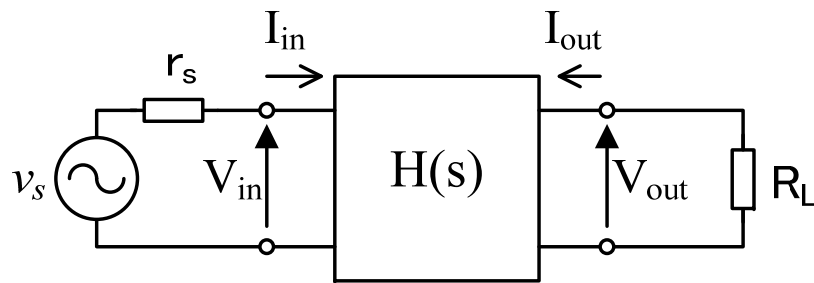
- 内部に独立電源を含まない
- 線形素子で回路が構成されている
- 各ポートの流入電流と流出電流が等しい



4つの変数 V_{in} , I_{in} , V_{out} , I_{out} の間の関係は、2次正方行列により表すことができる。

伝達関数と2端子対回路パラメータの違い

伝達関数

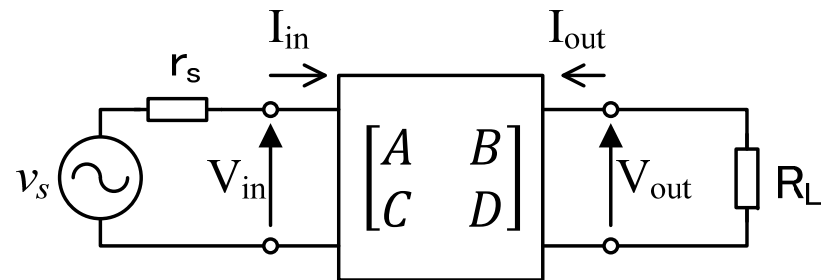


$$V_{out} = H(s)V_{in}$$

(または、 $I_{out} = H(s)I_{in}$)

伝達関数は、電圧値または電流値の片方だけで求められるが、外部回路の特性(R_L)によって変化する。

2端子対回路パラメータ



$$\begin{bmatrix} V_{in} \\ I_{in} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{out} \\ I_{out} \end{bmatrix}$$

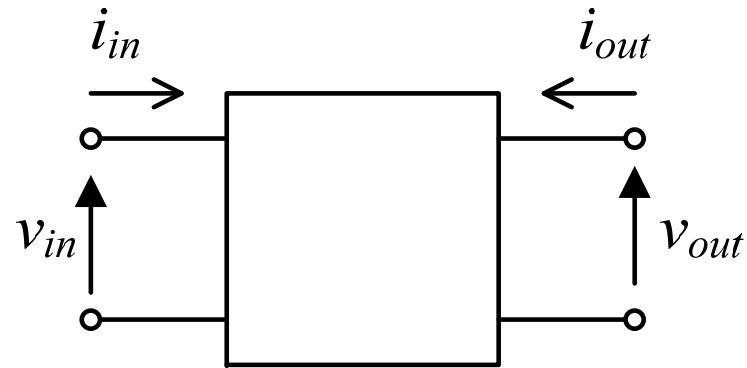
二端子対回路網パラメータは、電流と電圧の両方の値が必要だが、外部回路の影響を受けない(完全にBlack box化される)。

(参考) 伝達関数とF行列

表現	主に使われる場所	適用範囲	特徴
伝達関数	ブロックダイアグラムを構成する部品	アナログ、デジタル、ミクストシグナル(※)に対応(機械特性や光学特性もモデル化できる)	<ul style="list-style-type: none">• 信号の種類を問わない• 信号源と負荷を接続した状態で求める必要がある(算出には信号源と負荷のインピーダンスが必要)
F行列	回路図を構成する部品	線形回路のみ(デジタル、ミクストシグナルは不可)	<ul style="list-style-type: none">• 入出力信号が、電流と電圧の両方• パラメータが信号源と負荷の影響を受けない

※ アナログ信号とデジタル信号が混在した処理を行う回路

よく使用される2端子対回路パラメータ



(参考) 交流信号は、 s または $j\omega$ の関数でも小文字で表記することが多い。

Yパラメータ

$$\begin{bmatrix} i_{in} \\ i_{out} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} y_{11} & y_{12} \\ y_{21} & y_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{in} \\ v_{out} \end{bmatrix}$$

Zパラメータ

$$\begin{bmatrix} v_{in} \\ v_{out} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} z_{11} & z_{12} \\ z_{21} & z_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{in} \\ i_{out} \end{bmatrix}$$

Hパラメータ

$$\begin{bmatrix} v_{in} \\ i_{out} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} h_{11} & h_{12} \\ h_{21} & h_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{in} \\ v_{out} \end{bmatrix}$$

Fパラメータ

$$\begin{bmatrix} v_{in} \\ i_{in} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{out} \\ -i_{out} \end{bmatrix}$$

他のパラメータと i_{out} の符号が異なるので注意

Y, Z, Hパラメータの算出方法

Yパラメータ

$$y_{11} = \left. \frac{i_{in}}{v_{in}} \right|_{v_{out}=0} \quad (\text{S})$$

$$y_{12} = \left. \frac{i_{in}}{v_{out}} \right|_{v_{in}=0} \quad (\text{S})$$

$$y_{21} = \left. \frac{i_{out}}{v_{in}} \right|_{v_{out}=0} \quad (\text{S})$$

$$y_{22} = \left. \frac{i_{out}}{v_{out}} \right|_{v_{in}=0} \quad (\text{S})$$

Zパラメータ

$$z_{11} = \left. \frac{v_{in}}{i_{in}} \right|_{i_{out}=0} \quad (\Omega)$$

$$z_{12} = \left. \frac{v_{in}}{i_{out}} \right|_{i_{in}=0} \quad (\Omega)$$

$$z_{21} = \left. \frac{v_{out}}{i_{in}} \right|_{i_{out}=0} \quad (\Omega)$$

$$z_{22} = \left. \frac{v_{out}}{i_{out}} \right|_{i_{in}=0} \quad (\Omega)$$

Hパラメータ

$$h_{11} = \left. \frac{v_{in}}{i_{in}} \right|_{v_{out}=0} \quad (\Omega)$$

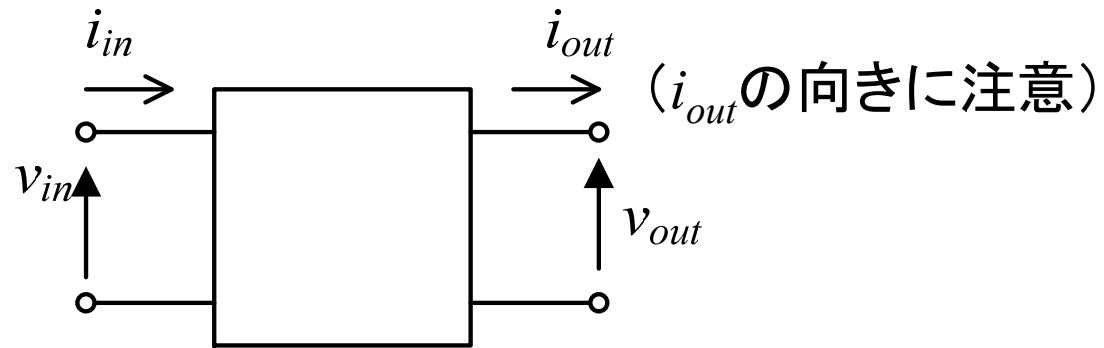
$$h_{12} = \left. \frac{v_{in}}{v_{out}} \right|_{i_{in}=0}$$

$$h_{21} = \left. \frac{i_{out}}{i_{in}} \right|_{v_{out}=0}$$

$$h_{22} = \left. \frac{i_{out}}{v_{out}} \right|_{i_{in}=0} \quad (\text{S})$$

$v = 0$ 条件はポートを短絡することに相当。 $i = 0$ 条件はポートを開放することに相当。

Fパラメータの算出方法



Fパラメータ

$$A = \left. \frac{v_{in}}{v_{out}} \right|_{i_{out}=0}$$

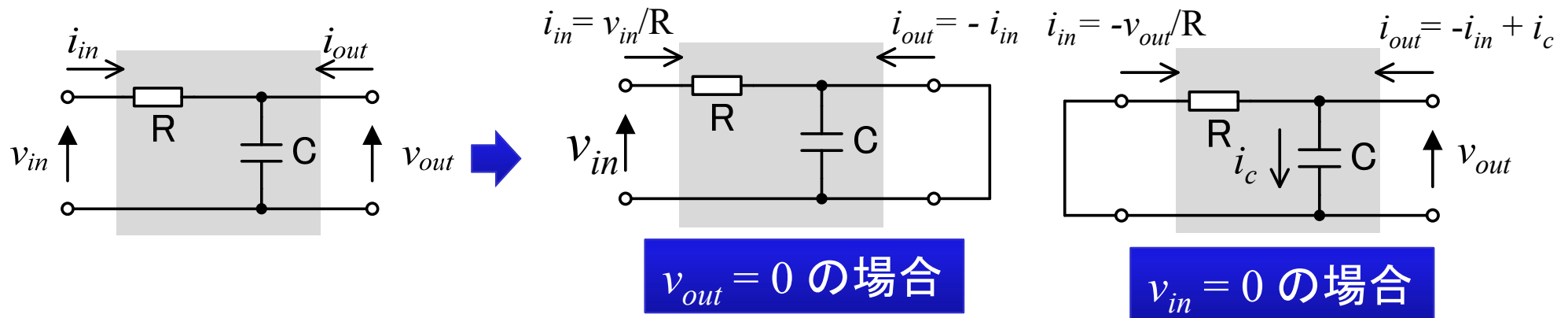
$$B = \left. \frac{v_{in}}{i_{out}} \right|_{v_{out}=0} \quad (\Omega)$$

$$C = \left. \frac{i_{in}}{v_{out}} \right|_{i_{out}=0} \quad (\text{S})$$

$$D = \left. \frac{i_{in}}{i_{out}} \right|_{v_{out}=0}$$

Yパラメータの計算例

Yパラメータは、入力ポートと出力ポートの短絡条件から求められる。

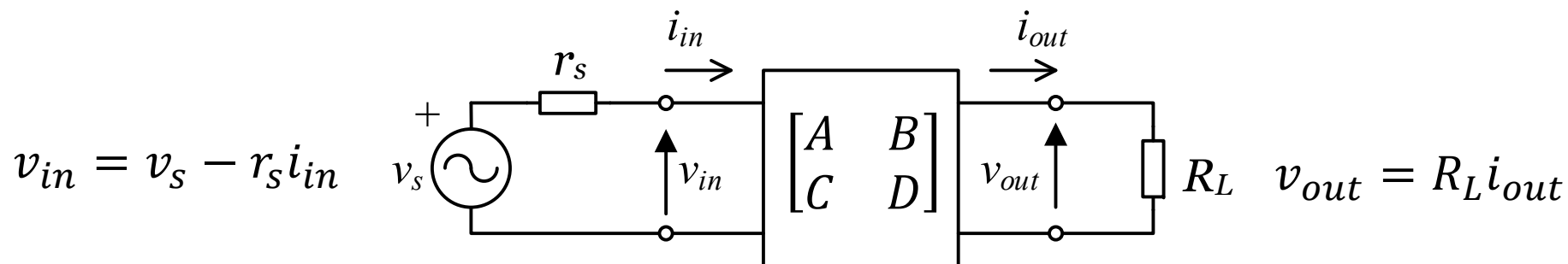


$$y_{11} = \left. \frac{i_{in}}{v_{in}} \right|_{v_{out}=0} = \frac{1}{R} \quad y_{12} = \left. \frac{i_{in}}{v_{out}} \right|_{v_{in}=0} = -\frac{1}{R}$$

$$y_{21} = \left. \frac{i_{out}}{v_{in}} \right|_{v_{out}=0} = -\frac{1}{R} \quad y_{22} = \left. \frac{i_{out}}{v_{out}} \right|_{v_{in}=0} = \frac{-i_{in} + i_c}{v_{out}} = \frac{1}{R} + j\omega C$$

2端子対回路パラメータと伝達関数の関係

負荷を考慮することにより伝達関数が求められる。



$$\begin{bmatrix} v_{in} \\ i_{in} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{out} \\ i_{out} \end{bmatrix} \xrightarrow{R_L \text{ の影響を考慮}} \begin{bmatrix} v_{in} \\ i_{in} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{out} \\ \frac{v_{out}}{R_L} \end{bmatrix}$$

$$v_{in} = \left(A + \frac{B}{R_L} \right) v_{out} \text{ より、 } H(s) = \frac{v_{out}}{v_{in}} = \frac{1}{A + \frac{B}{R_L}}$$

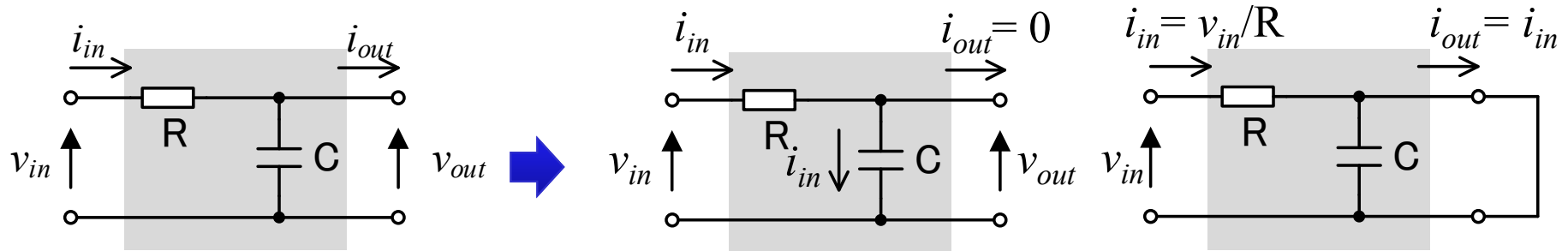
(参考) r_s の影響を考慮した伝達関数 v_{out}/v_s を求める場合もある。

クイズ1

1. 前スライドの回路について、 $i_{out} = 0$ (出力端子開放) における周波数領域伝達関数をYパラメータで表せ。
2. 出力端子を R_L 終端としたときの周波数領域伝達関数をYパラメータで表せ。

Fパラメータの計算例

Fパラメータは、出力ポートの開放条件と短絡条件から求められる。



$i_{out} = 0$ の場合

$v_{out} = 0$ の場合

$$A = \left. \frac{v_{in}}{v_{out}} \right|_{i_{out}=0} = \frac{v_{in}}{\frac{1}{\frac{j\omega C}{R + \frac{1}{j\omega C}}} v_{in}} = 1 + j\omega CR$$

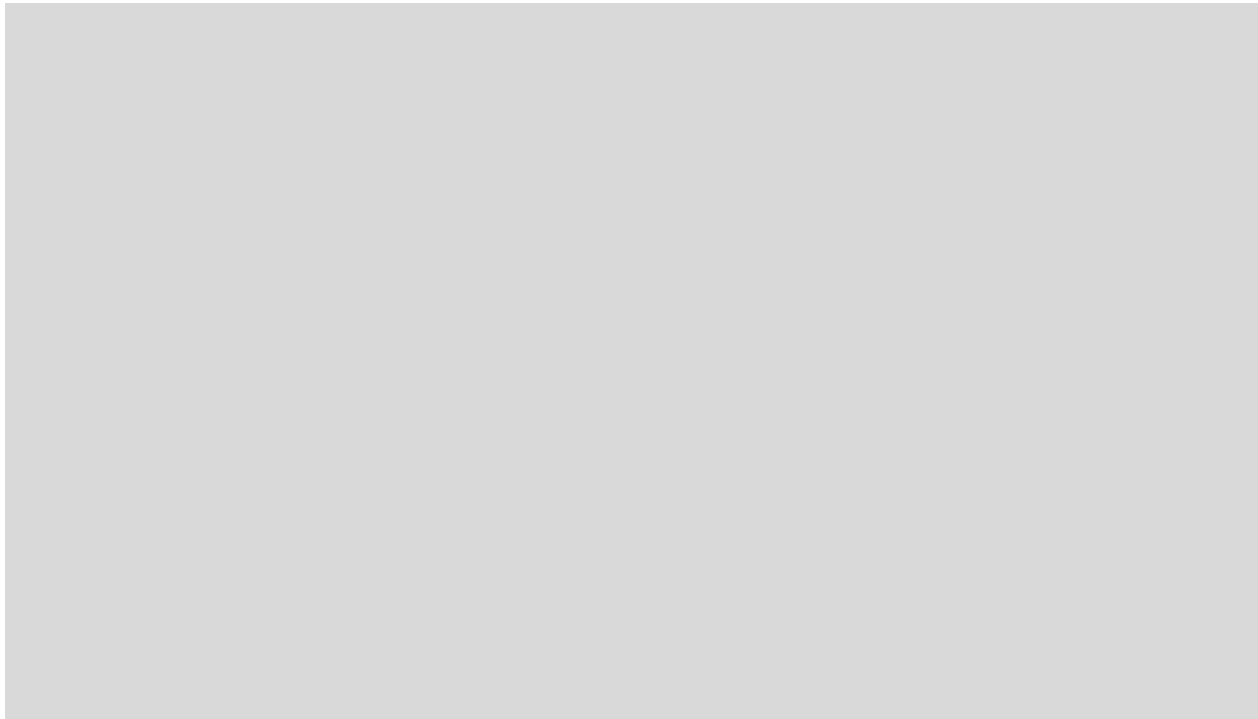
$$B = \left. \frac{v_{in}}{i_{out}} \right|_{v_{out}=0} = \frac{v_{in}}{\frac{v_{in}}{R}} = \frac{v_{in}}{\frac{1}{R} v_{in}} = R$$

$$C = \left. \frac{i_{in}}{v_{out}} \right|_{i_{out}=0} = \frac{i_{in}}{\frac{1}{j\omega C} i_{in}} = j\omega C$$

$$D = \left. \frac{i_{in}}{i_{out}} \right|_{v_{out}=0} = \frac{i_{in}}{i_{in}} = 1$$

クイズ2

1. 前スライドの回路について、 $i_{out} = 0$ (出力端子開放) における周波数領域伝達関数をFパラメータで表せ。
2. 出力端子を R_L で終端したときの周波数領域伝達関数をFパラメータで表せ。

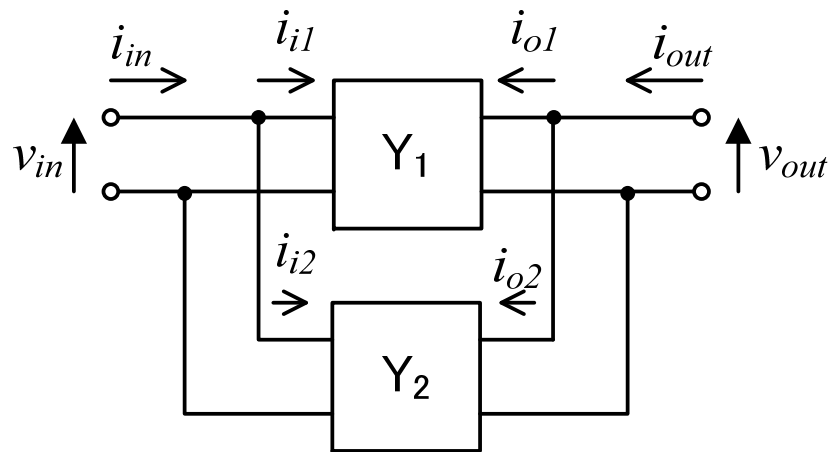


回路の接続とパラメータ行列1

並列接続(Parallel connection) → Y行列の加算に相当。

直列接続(Series connection) → Z行列の加算に相当。

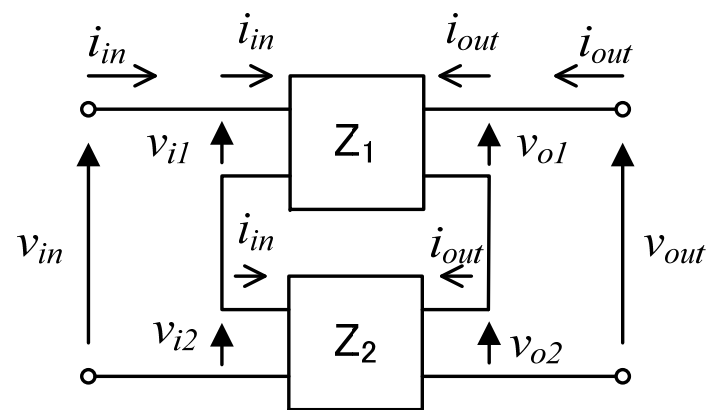
並列接続 → Y行列の加算



$$\begin{bmatrix} i_{i1} \\ i_{o1} \end{bmatrix} = Y_1 \begin{bmatrix} v_{in} \\ v_{out} \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} i_{i2} \\ i_{o2} \end{bmatrix} = Y_2 \begin{bmatrix} v_{in} \\ v_{out} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} i_{in} \\ i_{out} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} i_{i1} \\ i_{o1} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} i_{i2} \\ i_{o2} \end{bmatrix} = (Y_1 + Y_2) \begin{bmatrix} v_{in} \\ v_{out} \end{bmatrix}$$

直列接続 → Z行列の加算



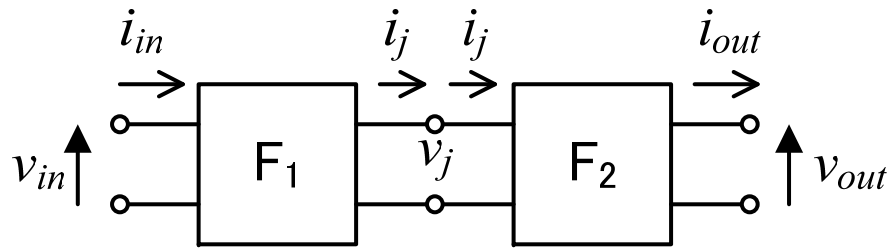
$$\begin{bmatrix} v_{i1} \\ v_{o1} \end{bmatrix} = Z_1 \begin{bmatrix} i_{in} \\ i_{out} \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} v_{i2} \\ v_{o2} \end{bmatrix} = Z_2 \begin{bmatrix} i_{in} \\ i_{out} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} v_{in} \\ v_{out} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} v_{i1} \\ v_{o1} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} v_{i2} \\ v_{o2} \end{bmatrix} = (Z_1 + Z_2) \begin{bmatrix} i_{in} \\ i_{out} \end{bmatrix}$$

回路の接続とパラメータ行列2

縦続接続(Cascaded connection) → F行列の積に相当。

縦続接続 → F行列の積

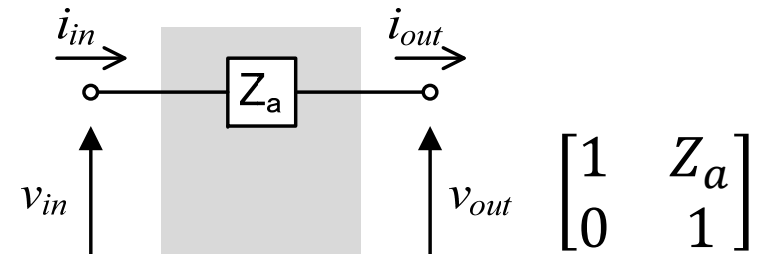


$$\begin{bmatrix} v_{in} \\ i_{in} \end{bmatrix} = F_1 \begin{bmatrix} v_j \\ i_j \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} v_j \\ i_j \end{bmatrix} = F_2 \begin{bmatrix} v_{out} \\ i_{out} \end{bmatrix}$$

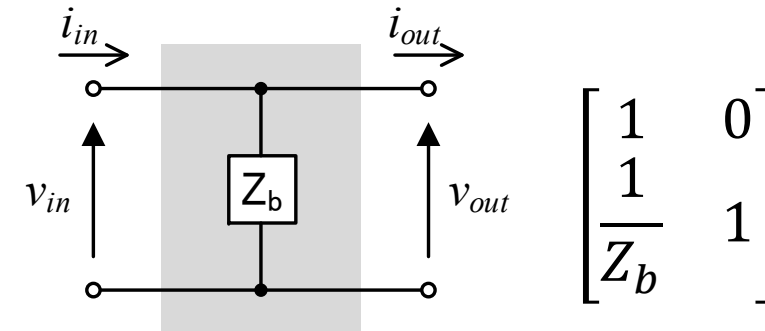


$$\begin{bmatrix} v_{in} \\ i_{in} \end{bmatrix} = F_1 F_2 \begin{bmatrix} v_{out} \\ i_{out} \end{bmatrix}$$

インピーダンス1個の回路のF行列
(記憶しておくと便利)



$$\begin{bmatrix} 1 & Z_a \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$



$$\begin{bmatrix} 1 & 0 \\ \frac{1}{Z_b} & 1 \end{bmatrix}$$

Fパラメータの簡単な求め方

縦続接続した複数の回路に分割すると簡単な行列の積で表される。

(行列の積は順序を入れ替えられないことに注意。)

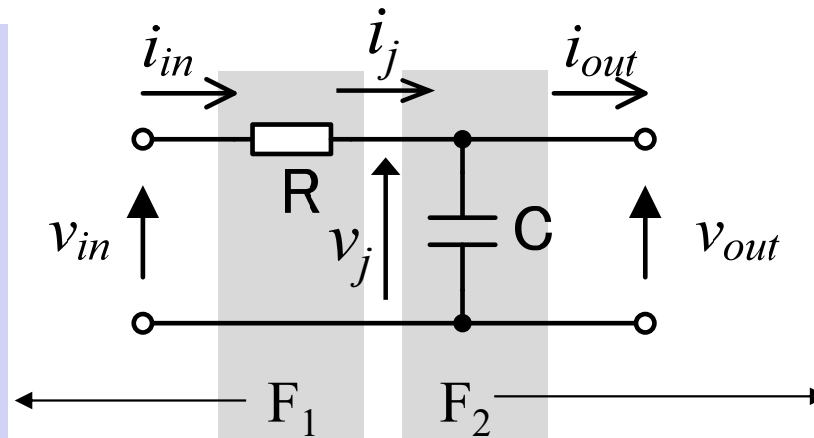
$$\begin{bmatrix} v_{in} \\ i_{in} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_1 & B_1 \\ C_1 & D_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_j \\ i_j \end{bmatrix}$$

$$A_1 = \left. \frac{v_{in}}{v_j} \right|_{i_j=0} = 1$$

$$B_1 = \left. \frac{v_{in}}{i_j} \right|_{v_j=0} = R$$

$$C_1 = \left. \frac{i_{in}}{v_j} \right|_{i_j=0} = 0$$

$$D_1 = \left. \frac{i_{in}}{i_j} \right|_{v_j=0} = 1$$



$$\begin{bmatrix} v_{in} \\ i_{in} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_1 & B_1 \\ C_1 & D_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} A_2 & B_2 \\ C_2 & D_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{out} \\ i_{out} \end{bmatrix}$$

$$= \begin{bmatrix} 1 & R \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ j\omega C & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{out} \\ i_{out} \end{bmatrix}$$

$$= \begin{bmatrix} 1 + j\omega CR & R \\ j\omega C & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{out} \\ i_{out} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} v_j \\ i_j \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_2 & B_2 \\ C_2 & D_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{out} \\ i_{out} \end{bmatrix}$$

$$A_2 = \left. \frac{v_j}{v_{out}} \right|_{i_{out}=0} = 1$$

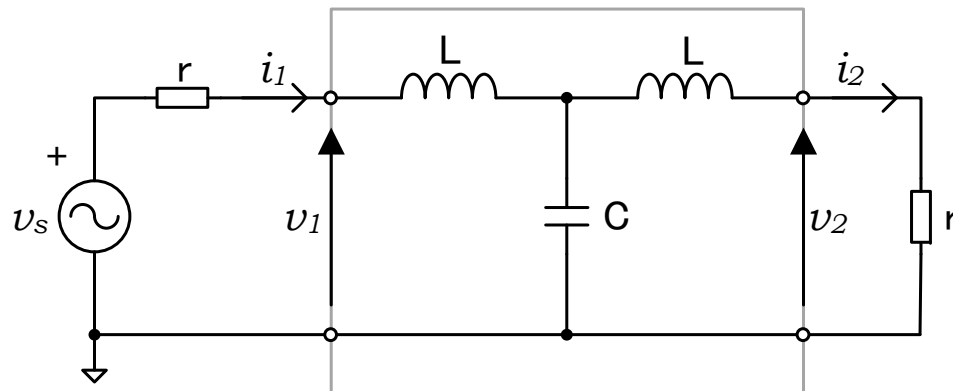
$$B_2 = \left. \frac{v_j}{i_{out}} \right|_{v_{out}=0} = 0$$

$$C_2 = \left. \frac{i_j}{v_{out}} \right|_{i_{out}=0} = j\omega C$$

$$D_2 = \left. \frac{i_j}{i_{out}} \right|_{v_{out}=0} = 1$$

課題3. 2

1. $s = j\omega$ として、下図の四角で囲まれた回路ブロックのF行列を求めよ。ただし、 s を変数として表すこと。
2. 1.で求めたF行列の要素を用いて、信号源の内部抵抗 r を考慮した伝達関数 $H(s) = \frac{v_2}{v_s}$ を求めよ。
3. 伝達関数 $H(s)$ のポールを全て求めよ。(ヒント)ポールの一つは、 $s = -r/L$ である。
4. ポールが s 平面上で、原点を中心とする半径 r/L の円周上にあるとき、 L/C と r の関係を求めよ。
5. $L = 80\text{nH}$, $C = 64\text{pF}$, $r = 50\Omega$ のとき、 s 平面上のポールの位置を図で示せ。



第3章のまとめ

- 回路の機能と特性はブロックダイアグラムにより表される
- 信号処理回路ブロックの機能と特性は、伝達関数により表せる
 - 伝達関数(s 変数)と周波数領域伝達関数(ω 変数)がある
 - 伝達関数は、信号処理の内容と回路の特性を表している
 - 伝達関数は、外部回路によって変化するので注意が必要
- 回路の周波数特性は、周波数領域伝達関数のボデー線図により表せる
 - 横軸＝角周波数(対数目盛を使うことが多い)
 - 縦軸＝振幅(デシベルで表す)と位相(入出力間の位相差、度またはラジアン)
- ボデー線図の振幅特性は、折れ線で近似できる
 - 折れ線が折れる角周波数は、コーナ周波数と呼ばれ、 s 平面上のポールとゼロの位置で決定される
 - コーナ周波数の前後で伝達関数の位相が変化する
- 線形回路は、2端子対回路パラメータにより表せる
 - 代表的な2端子対回路網パラメータに、 Y パラメータ、 Z パラメータ、 H パラメータ、 F パラメータなどがある
 - 2端子対回路パラメータは、外部回路の影響を受けない