

# 宇宙電子情報工学特論I

演算増幅器と四端子回路

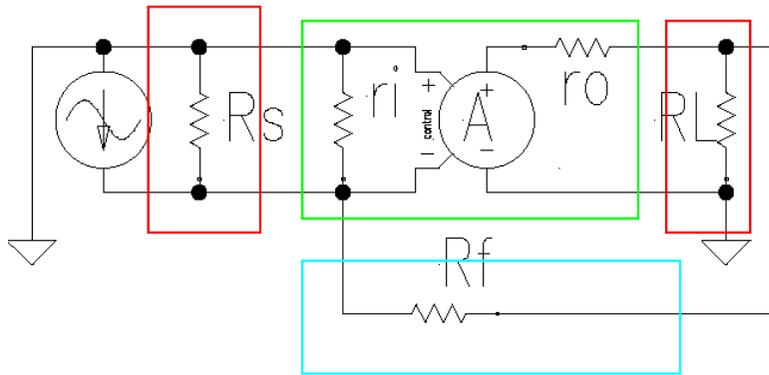
総合研究大学院大学

物理科学研究科 宇宙科学専攻 名誉教授

池田 博一

# Yパラメータによる取扱い(反転増幅器)

増幅部と帰還部とを分けて考えたときに、 $V_1$ と $V_2$ とを共有する一方 $I_1$ と $I_2$ については加算的に取り扱うことができるような回路構成であることがYパラメータを用いることの根拠である。



$$\begin{pmatrix} V_1 \\ V_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Z_{11} & Z_{12} \\ Z_{21} & Z_{22} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} I_1 \\ I_2 \end{pmatrix}$$

$$Z = \begin{pmatrix} r_i & 0 \\ -r_i A(s) & r_o \end{pmatrix}$$

電流は内向きを正の方として定義されていることに注意。

$$Y_a = \begin{pmatrix} 1/r_i & 0 \\ A(s)/r_o & 1/r_o \end{pmatrix}$$

$$Y_f = \begin{pmatrix} 1/R_f & -1/R_f \\ -1/R_f & 1/R_f \end{pmatrix}$$

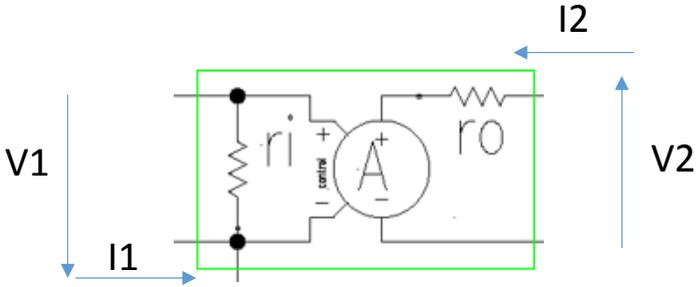
$$Y_{Ls} = \begin{pmatrix} 1/R_s & 0 \\ 0 & 1/R_L \end{pmatrix}$$

$$Y = Y_a + Y_f + Y_{Ls}$$

$$Z = Y^{-1}$$

**Z\*Y=Iであることを確認。**

$$\begin{pmatrix} V_1 \\ V_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Z_{11} & Z_{12} \\ Z_{21} & Z_{22} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} I_1 \\ I_2 \end{pmatrix}$$



$$Z = \begin{pmatrix} r_i & 0 \\ -r_i A(s) & r_o \end{pmatrix}$$

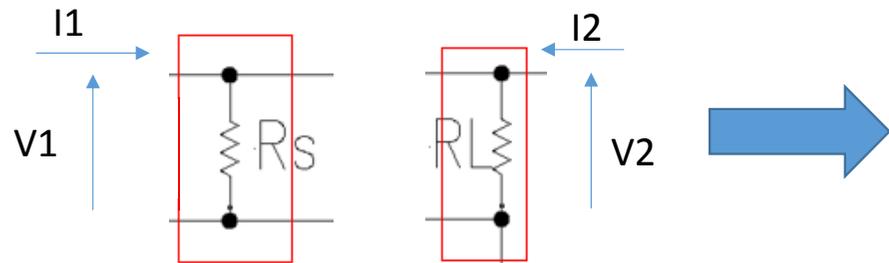
ここに負の符号をつけるのが正しい。

$$V_1 = r_i I_1$$

$$V_2 = -A(s) V_1 + r_o I_2$$

$$\dots \rightarrow -r_i A(s) I_1 + r_o I_2$$

$$Y_a = \begin{pmatrix} 1/r_i & 0 \\ A(s)/r_o & 1/r_o \end{pmatrix}$$

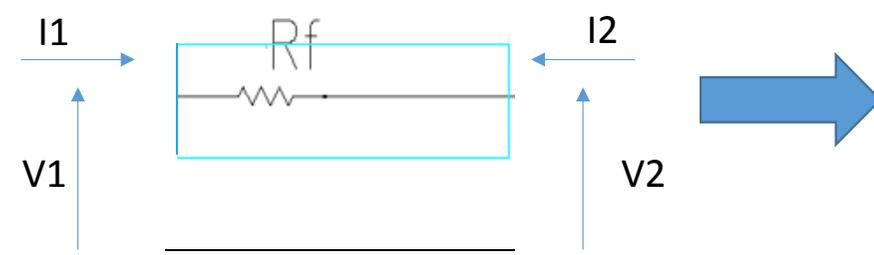


$$V1 = R_s * I1$$

$$V2 = R_L * I2$$

$$Y_{Ls} = \begin{pmatrix} 1/R_s & 0 \\ 0 & 1/R_L \end{pmatrix}$$

YとZは、両立している。



$$V1 = R_f * I1 + V2$$

$$V2 = R_f * I2 + V1$$

$$I1 = V1/R_f - V2/R_f$$

$$I2 = -V1/R_f + V2/R_f$$

$$Y_f = \begin{pmatrix} 1/R_f & -1/R_f \\ -1/R_f & 1/R_f \end{pmatrix}$$

YとZは、両立しない。

$r_i \rightarrow \infty$  かつ  $r_o \rightarrow 0$  の近似

入力インピーダンス

$$Z_{11} = R_s \parallel \frac{R_f}{1 + A(s)}$$

$$Z_{12} = \frac{r_o \mu}{1 + \mu A(s)}$$

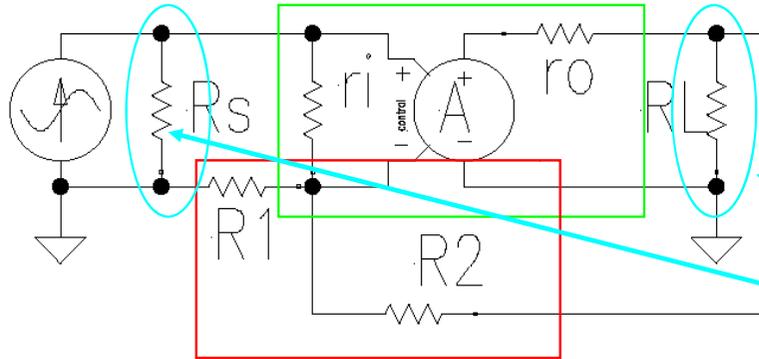
$$Z_{21} = -R_f \frac{\mu A(s)}{1 + \mu A(s)}$$

$$Z_{22} = R_L \parallel \frac{r_o}{1 + \mu A(s)}$$

出力インピーダンス

$V_2 = Z_{21} * I_1 + Z_{22} * I_2$   
 $= V_s / R_s$  (テブナン)  
 $I_2 = 0$   
 出力部に信号源は、存在しないため。  
 ---- >> gain =  $V_2 / V_s \sim -R_f / R_s$

# Hパラメータによる取扱い (非反転増幅器)



増幅部と帰還部を分離して考えたとき、 $I_1$ と $V_2$ が共通であり、 $I_2$ と $V_1$ が加算的に取り扱うことができる構成になっていることがHパラメータを用いる根拠である。

$$H_a = \begin{pmatrix} r_i & 0 \\ -A(s)r_i/r_o & 1/r_o \end{pmatrix}$$

$$H_f = \begin{pmatrix} R_1 R_2 / (R_1 + R_2) & R_1 / (R_1 + R_2) \\ -R_1 / (R_1 + R_2) & 1 / (R_1 + R_2) \end{pmatrix}$$

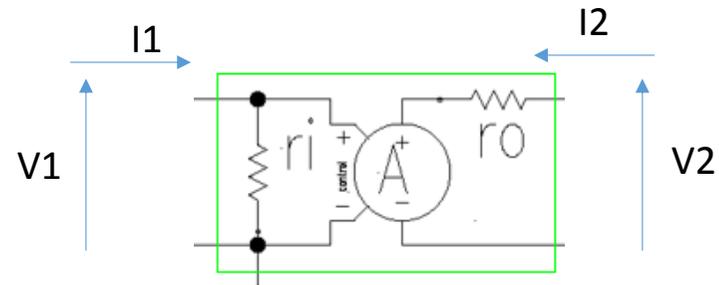
$$H_{af} = H_a + H_f$$

$$Y = Y_{af} + Y_{Ls}$$

$$Z = Y^{-1}$$

$$Y = \begin{pmatrix} 1/H_{11} & -H_{12}/H_{11} \\ H_{21}/H_{11} & \det(H)/H_{11} \end{pmatrix}$$

$$\begin{pmatrix} V_1 \\ I_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} h_i & h_r \\ h_f & h_o \end{pmatrix} \begin{pmatrix} I_1 \\ V_2 \end{pmatrix}$$

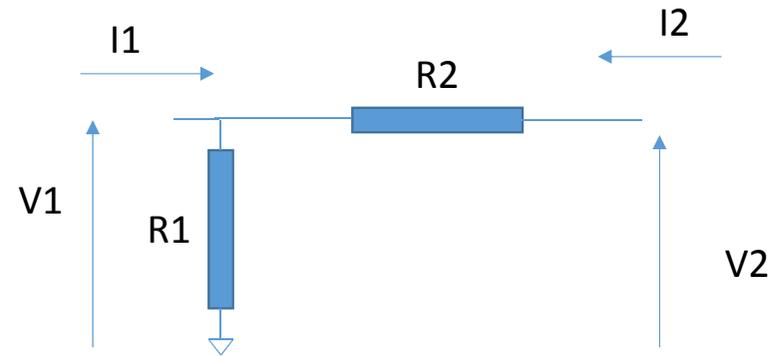


$$H_a = \begin{pmatrix} r_i & 0 \\ -A(s)r_i/r_o & 1/r_o \end{pmatrix}$$

$$\begin{aligned} V_1 &= r_i I_1 \\ I_2 &= (-r_i A(s)/r_o) I_1 + (1/r_o) V_2 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} V_1 &= r_i I_1 \\ V_2 &= A(s) V_1 + r_o I_2 \\ \implies & r_i A(s) I_1 + r_o I_2 \end{aligned}$$

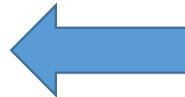
$$\begin{pmatrix} V_1 \\ I_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} h_i & h_r \\ h_f & h_o \end{pmatrix} \begin{pmatrix} I_1 \\ V_2 \end{pmatrix}$$



$$\begin{aligned} I_2 &= -I_1 + V_1/R_1 \\ V_2 &= V_1 + R_2 \cdot I_2 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} I_2 &= -I_1 + (1/R_1) \cdot (V_2 - R_2 \cdot I_2) \\ V_1 &= V_2 - (1/R_2) \cdot (-I_1 + V_1/R_1) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} (1 + R_2/R_1) \cdot I_2 &= -I_1 + (1/R_1) \cdot V_2 \\ (1 + R_2/R_1) \cdot V_1 &= V_2 + R_2 \cdot I_1 \end{aligned}$$



$$H_f = \begin{pmatrix} R_1 R_2 / (R_1 + R_2) & R_1 / (R_1 + R_2) \\ -R_1 / (R_1 + R_2) & 1 / (R_1 + R_2) \end{pmatrix}$$

$r_i \rightarrow \infty$  かつ  $r_o \rightarrow 0$  の近似

入力インピーダンス

$$Z_{11} = R_s \parallel \boxed{(1 + \mu A(s)) r_i}$$

$$Z_{12} = R_s \frac{r_o}{r_i} \frac{\mu}{1 + \mu A(s)}$$

$$Z_{21} = R_s \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \frac{\mu A(s)}{1 + \mu A(s)}$$

$$Z_{22} = R_L \parallel \boxed{\frac{r_o}{1 + \mu A(s)}}$$

出力インピーダンス

$$V_{out} = Z_{21} * I_1 + Z_{22} * I_2$$

$I_2 = 0$

$I_1 = V_s / R_s$  (テブナン)

Gain =  $V_2 / V_s \sim 1 + R_2 / R_1$

以上