



Figura 1: Amplificador: A, Ri, ro.

Solucion Ejercicio 2

- a. Para el cuadripolo C1:

Con $V_2 = 0$:

$$h_{11} = \frac{V_1}{I_1} = \frac{R}{2}$$

$$h_{21} = \frac{I_2}{I_1} = \frac{-N}{2}$$

Con $I_1 = 0$:

$$V_P = N.V_2 \rightarrow I_P = \frac{-N.V_2}{2R} \rightarrow I_S = \frac{-N^2.V_2}{2R} \rightarrow h_{22} = \frac{I_2}{V_2} = \frac{N^2}{2R}$$

$$V_P = N.V_2 \rightarrow h_{12} = \frac{V_1}{V_2} = \frac{N}{2}$$

$$\text{Entonces: } \begin{bmatrix} V_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{R}{2} & \frac{N}{2} \\ \frac{-N}{2} & \frac{N^2}{2R} \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} I_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$$

C1 es recíproco, $h_{12} = -h_{21}$, pero no es simétrico ya que $\det(H) \neq 1$.

- b. Para el cuadripolo CA: $Y_A = \begin{bmatrix} \frac{4}{3R} & \frac{-2}{3R} \\ \frac{-2}{3R} & \frac{4}{3R} \end{bmatrix}$. Entonces como $y_{11} = y_{22}$ y $y_{12} = y_{21}$ el cuaripolo CA es simétrico y recíproco (notar también la ausencia de fuentes dependientes).

Para el cuadripolo CB: $Z_B = \begin{bmatrix} R & \frac{R}{2} \\ \frac{R}{2} & R \end{bmatrix}$. Siendo este simétrico (y recíproco).

- c. Los cuadripolos CA y CB están conectados en serie, ya que el transformador evita que CA cortocircuite los bornes de CB, por lo tanto:

$$Z_2 = Z_A + Z_B = \begin{bmatrix} R & \frac{R}{2} \\ \frac{R}{2} & R \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} R & \frac{R}{2} \\ \frac{R}{2} & R \end{bmatrix}$$

Como los cuadripolos C1 y C2 están conectados en cascada trabajaremos con los parámetros T:

$$T = T_1.T_2 = \begin{bmatrix} \frac{N}{R} & \frac{\frac{R}{N}}{N} \\ \frac{N}{R} & \frac{N}{N} \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 2 & 3R \\ \frac{1}{R} & 2 \end{bmatrix}, \text{ como } N = 2: T = \begin{bmatrix} \frac{9}{2} & 7R \\ \frac{5}{R} & 8 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix}.$$

Considerando ahora a la configuración del amplificador operacional conectado a la salida de los cuadripolos, identificamos el circuito de la Fig. 1.

$$\text{Aquí } Z_a = R + \frac{R}{1+A} = R \cdot \frac{2+A}{1+A}.$$

$$\text{Resultando } Z_v = \frac{A.Z_a+B}{C.Z_a+D}.$$

- d. Observando el cuadripolo equivalente vemos que $H = \begin{bmatrix} h_{11} & 1 \\ -1 & h_{22} \end{bmatrix}$, entonces $Z = \begin{bmatrix} h_{11} + \frac{1}{h_{22}} & \frac{1}{h_{22}} \\ \frac{1}{h_{22}} & \frac{1}{h_{22}} \end{bmatrix}$. Teniendo en cuenta el modelo de una línea de transmisión sin pérdidas, calculamos el equivalente T, para el cual $Z_1 = h_{11}$, $Z_2=0$ y $Z_3=\frac{1}{h_{22}}$.

$$\text{De aquí se identifica } j\omega L = h_{11} \text{ y } j\omega C = h_{22} \rightarrow Z_0 = \sqrt{\frac{h_{11}}{h_{22}}}.$$

$$\text{Por lo tanto } \rho_T = \frac{Z_v - Z_0}{Z_v + Z_0}.$$