

## ADAPTADORES DE IMPEDANCIA Y ATENUADORES

En la presente Nota se obtendrán las expresiones para el cálculo de los elementos, que componen un cuadripolo, que adapta la impedancia de un generador y una carga, suponiendo en primer lugar que son distintas y luego que ambas tienen el mismo valor.

Comenzaremos el desarrollo, suponiendo que la impedancia del generador es igual a la impedancia imagen de entrada del cuadripolo propuesto ( $Z_{im1}$ ) y que la impedancia de carga es igual a la impedancia imagen de salida del mismo ( $Z_{im2}$ ).

El desarrollo se realizará a partir de un cuadripolo del tipo T tal como el de la Figura 1.

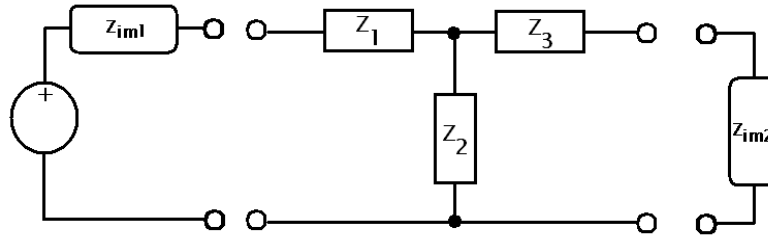


Figura 1.

Recordando algunas expresiones de cuadripolos cargados con impedancias imagen ( $Z_{im1}$  y  $Z_{im2}$ ) tenemos :

$$Z_{im1} = \sqrt{\frac{A \cdot B}{C \cdot D}} \quad [1] \quad \text{y} \quad Z_{im2} = \sqrt{\frac{B \cdot D}{A \cdot C}} \quad [2]$$

si el cuadripolo fuera simétrico  $A=D$  por lo tanto tenemos :

$$Z_o = Z_{im1} = Z_{im2} = \sqrt{\frac{B}{C}} \quad [3]$$

Veamos otras identidades que serán de utilidad :

$$\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}} = \frac{\sqrt{\frac{A \cdot B}{C \cdot D}}}{\sqrt{\frac{B \cdot D}{A \cdot C}}} = \frac{A}{D} \quad [4] \quad \text{y} \quad Z_{im1} \cdot Z_{im2} = \sqrt{\frac{A \cdot B}{C \cdot D}} \cdot \sqrt{\frac{B \cdot D}{A \cdot C}} = \sqrt{\frac{B}{C}} \quad [5]$$

A partir de las expresiones [4] y [5] podemos escribir :

$$\sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} = \sqrt{\frac{A}{D}} \quad [6] \quad \sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}} = \sqrt{\frac{B}{C}} \quad [7]$$

Recordando las expresiones de la función de propagación de cuadripolos cargados con impedancias imágenes tenemos :

$$\frac{E_{in}}{E_{out}} = \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \cdot (\sqrt{A \cdot D} + \sqrt{A \cdot D - 1}) = \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \cdot (\cosh \theta + \sinh \theta) = \quad [8]$$

$$\frac{E_{in}}{E_{out}} = \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \cdot e^{\theta} = \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \cdot e^{a+jb} = \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \cdot e^a \cdot e^{jb}$$

De la última expresión vemos que :

$$\boxed{\sqrt{A \bullet D} = \cosh \theta} \quad [9] \quad \text{y} \quad \boxed{\sqrt{A \bullet D - 1} = \sqrt{B \bullet C} = \sinh \theta} \quad [10]$$

Multiplicando [6] por [9] obtenemos :

$$\begin{aligned} \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} &= \sqrt{\frac{A}{D}} \\ X \quad \Rightarrow \quad \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \bullet \cosh \theta &= \sqrt{\frac{A}{D}} \bullet \sqrt{A \bullet D} \quad \therefore \quad A = \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \bullet \cosh \theta \\ \sqrt{A \bullet D} &= \cosh \theta \end{aligned} \quad [11]$$

Multiplicando [7] por [10] obtenemos :

$$\begin{aligned} \sqrt{Z_{im1} \bullet Z_{im2}} &= \sqrt{\frac{B}{C}} \\ X \quad \Rightarrow \quad \sqrt{Z_{im1} \bullet Z_{im2}} \bullet \sinh \theta &= \sqrt{\frac{B}{C}} \bullet \sqrt{B \bullet C} \quad \therefore \quad B = \sqrt{Z_{im1} \bullet Z_{im2}} \bullet \sinh \theta \\ \sqrt{B \bullet C} &= \sinh \theta \end{aligned} \quad [11]$$

Dividiendo [10] por [7] obtenemos :

$$\begin{aligned} \sqrt{B \bullet C} &= \sinh \theta \\ \div \quad \Rightarrow \quad \frac{\sinh \theta}{\sqrt{Z_{im1} \bullet Z_{im2}}} &= \frac{\sqrt{B \bullet C}}{\sqrt{\frac{B}{C}}} \bullet \quad \therefore \quad C = \frac{\sinh \theta}{\sqrt{Z_{im1} \bullet Z_{im2}}} \\ \sqrt{Z_{im1} \bullet Z_{im2}} &= \sqrt{\frac{B}{C}} \end{aligned} \quad [12]$$

Dividiendo [9] por [6] obtenemos :

$$\begin{aligned} \sqrt{A \bullet D} &= \cosh \theta \\ \div \quad \Rightarrow \quad \frac{\cosh \theta}{\sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}}} &= \frac{\sqrt{A \bullet D}}{\sqrt{\frac{A}{D}}} \quad \therefore \quad D = \frac{\cosh \theta}{\sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}}} = \sqrt{\frac{Z_{im2}}{Z_{im1}}} \bullet \cosh \theta \\ \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} &= \sqrt{\frac{A}{D}} \end{aligned} \quad [13]$$

Recordando algunas definiciones vistas de parámetros de transmisión directa y la expresión [11]  
Despejamos el valor de Z1 :

$$A = \frac{Z_{11}}{Z_{21}} = \frac{Z_1 + Z_2}{Z_2} = \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \bullet \cosh \theta \quad \therefore \quad Z_1 = \left( \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \bullet \cosh \theta \bullet Z_2 \right) - Z_2 \quad [14]$$

De la expresión [12] se obtiene el valor de  $Z_2$  :

$$C = \frac{1}{Z_{21}} = \frac{1}{Z_2} = \frac{\sinh \theta}{\sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}}} \quad \therefore Z_2 = \frac{\sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}}}{\sinh \theta} \quad [15]$$

Reemplazando en [14] el valor de  $Z_2$  obtenido en [15] obtenemos el valor de  $Z_1$ :

$$Z_1 = \left( \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \cdot \cosh \theta * Z_2 \right) - Z_2 = \left( \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \cdot \cosh \theta * \frac{\sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}}}{\sinh \theta} \right) - \frac{\sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}}}{\sinh \theta}$$

$$Z_1 = \frac{Z_{im1} \cdot \cosh \theta}{\sinh \theta} - \frac{\sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}}}{\sinh \theta} \quad \Rightarrow \quad Z_1 = \frac{Z_{im1} \cdot \cosh \theta - \sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}}}{\sinh \theta} \quad [16]$$

Para obtener el valor de  $Z_3$  utilizamos la expresión [13]

$$D = \frac{Z_{22}}{Z_{21}} = \frac{Z_2 + Z_3}{Z_2} = \sqrt{\frac{Z_{im2}}{Z_{im1}}} \cdot \cosh \theta \quad \therefore Z_3 = \left( \sqrt{\frac{Z_{im2}}{Z_{im1}}} \cdot \cosh \theta * Z_2 \right) - Z_2 \quad [17]$$

Reemplazando en [17] el valor de  $Z_2$  obtenido en [15] obtenemos el valor de  $Z_3$  :

$$Z_3 = \left( \sqrt{\frac{Z_{im2}}{Z_{im1}}} \cdot \cosh \theta * Z_2 \right) - Z_2 = \left( \sqrt{\frac{Z_{im2}}{Z_{im1}}} \cdot \cosh \theta * \frac{\sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}}}{\sinh \theta} \right) - \frac{\sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}}}{\sinh \theta}$$

$$Z_3 = \frac{Z_{im2} \cdot \cosh \theta}{\sinh \theta} - \frac{\sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}}}{\sinh \theta} \quad \Rightarrow \quad Z_3 = \frac{Z_{im2} \cdot \cosh \theta - \sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}}}{\sinh \theta} \quad [18]$$

La Figura 2, resume los resultados obtenidos.

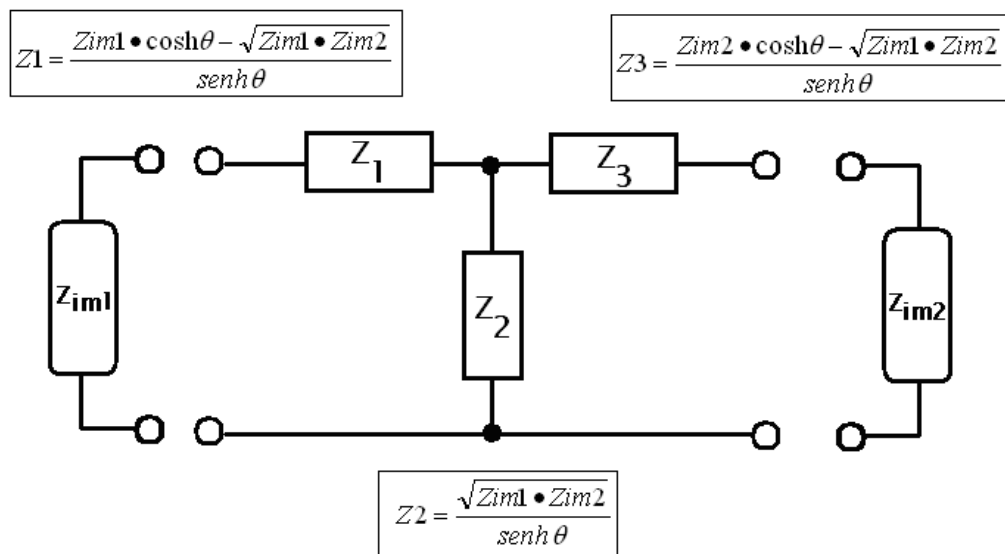


Figura 2. Valores de los elementos que componen un cuadripolo adaptador de impedancias.

Para calcular los componentes del cuadripolo propuesto, nos falta definir un elemento, este es  $\theta$ .  
Para obtener el valor de  $\theta$ , recordamos la expresión [8].

$$\frac{E_{in}}{E_{out}} = \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \cdot (\sqrt{A \cdot D} + \sqrt{A \cdot D - 1}) = \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \cdot (\cosh \theta + \sinh \theta) =$$

$$\frac{E_{in}}{E_{out}} = \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \cdot e^{\theta} = \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \cdot e^{a+jb} = \sqrt{\frac{Z_{im1}}{Z_{im2}}} \cdot e^a \cdot e^{jb}$$
[8]

Despejando  $\theta$  tendremos :

$$\theta = \ln \left( \frac{E_{in}}{E_{out}} \cdot \sqrt{\frac{Z_{im2}}{Z_{im1}}} \right) = a + jb$$

$$a = \ln \left\| \left( \frac{E_{in}}{E_{out}} \cdot \sqrt{\frac{Z_{im2}}{Z_{im1}}} \right) \right\|$$

$$b = \operatorname{tg}^{-1} \left[ \frac{\operatorname{Im} \left( \frac{E_{in}}{E_{out}} \cdot \sqrt{\frac{Z_{im2}}{Z_{im1}}} \right)}{\operatorname{Re} \left( \frac{E_{in}}{E_{out}} \cdot \sqrt{\frac{Z_{im2}}{Z_{im1}}} \right)} \right]$$

A continuación veremos un ejemplo obtenido a partir de MATLAB utilizando el archivo **Cuadri\_Zin\_Zout.m**

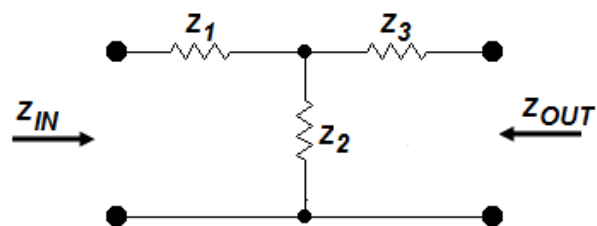
Se desea obtener un cuadripolo que adapte un generador cuya impedancia es de  $50 \Omega$  con una carga cuya impedancia es de  $300 \Omega$ . La función de propagación  $E_{in}/E_{out}$  del cuadripolo se propone que sea de 2, para cuando el mismo, esté cargado con las impedancias imágenes.

El programa **Cuadri\_Zin\_Zout.m** calcula, además los valores de todos los parámetros del cuadripolo propuesto ( $Z$ , ABCD,  $ZK1$ ,  $ZK2$ ,  $ZIM1$ ,  $ZIM2$  y las funciones de propagación para cada caso).

Valor de  $Z_{IN}$  [Ohms] ? 50

Valor de  $Z_{OUT}$  [Ohms] ? 300

Valor de  $E_{IN}/E_{OUT}$  ? 2



Atenuación ALFA =  $\log((E_{in}/E_{out}) \cdot \sqrt{Z_{OUT}/Z_{IN}}) = 1.5890$  [Neppers]

$Z1 = (Z_{IN} \cdot \cosh(ALFA) - \sqrt{Z_{IN} \cdot Z_{OUT}}) / \sinh(ALFA) = 2.1739$  [Ohms]

$Z2 = (\sqrt{Z_{IN} \cdot Z_{OUT}}) / \sinh(ALFA) = 52.1739$  [Ohms]

$Z3 = (Z_{OUT} \cdot \cosh(ALFA) - \sqrt{Z_{IN} \cdot Z_{OUT}}) / \sinh(ALFA) = 273.9130$  [Ohms]

#### PARAMETROS IMPEDANCIA

$Z11 = Z1 + Z2 = 54.3478$  [Ohms]

$Z12 = Z21 = Z2 = 52.1739$  [Ohms]

$Z22 = Z2 + Z3 = 326.087$  [Ohms]

$AZ = Z11 \cdot Z22 - Z12 \cdot Z21 = 15000$  [Ohms<sup>2</sup>]

### PARAMETROS TRANSMISION DIRECTA

$$A = Z_{11}/Z_{21} = 1.0417 \text{ [Adim]}$$

$$B = AZ/Z_{21} = 287.5 \text{ [Ohms}^2\text{]}$$

$$C = 1/Z_{21} = 0.019167 \text{ [Mho]}$$

$$D = Z_{22}/Z_{21} = 6.25 \text{ [Adim]}$$

### CALCULO DE LA IMPEDANCIA ITERATIVA

$$ZK1 = -(A-D)/(2*C) + \sqrt{((A-D)/(2*C))^2 + (B/C)} = 318.7918 \text{ [Ohms]}$$

$$ZK2 = -(D-A)/(2*C) + \sqrt{((D-A)/(2*C))^2 + (B/C)} = 47.0527 \text{ [Ohms]}$$

### CALCULO DE LA IMPEDANCIA IMAGEN

$$ZIM1 = \sqrt{(A*B)/(C*D)} = 50 \text{ [Ohms]}$$

$$ZIM2 = \sqrt{(B*D)/(A*C)} = 300 \text{ [Ohms]}$$

### CALCULO DE LA FUNCION DE PROPAGACIÓN EN BASE ITERATIVA

$$\text{Fun\_Prop\_It} = ((A+D)/2) + \sqrt{(((A+D)/2)^2 - 1)}$$

$$\text{Fun\_Prop\_ZIt} = 7.1518 \text{ [Adim]}$$

### CALCULO DE LA FUNCION DE PROPAGACIÓN EN BASE IMAGEN

$$\text{Fun\_Prop\_Im} = \sqrt{A/D} * ((\sqrt{A*D}) + \sqrt{(A*D) - 1})$$

$$\text{Fun\_Prop\_ZIm} = 2 \text{ [Adim]}$$

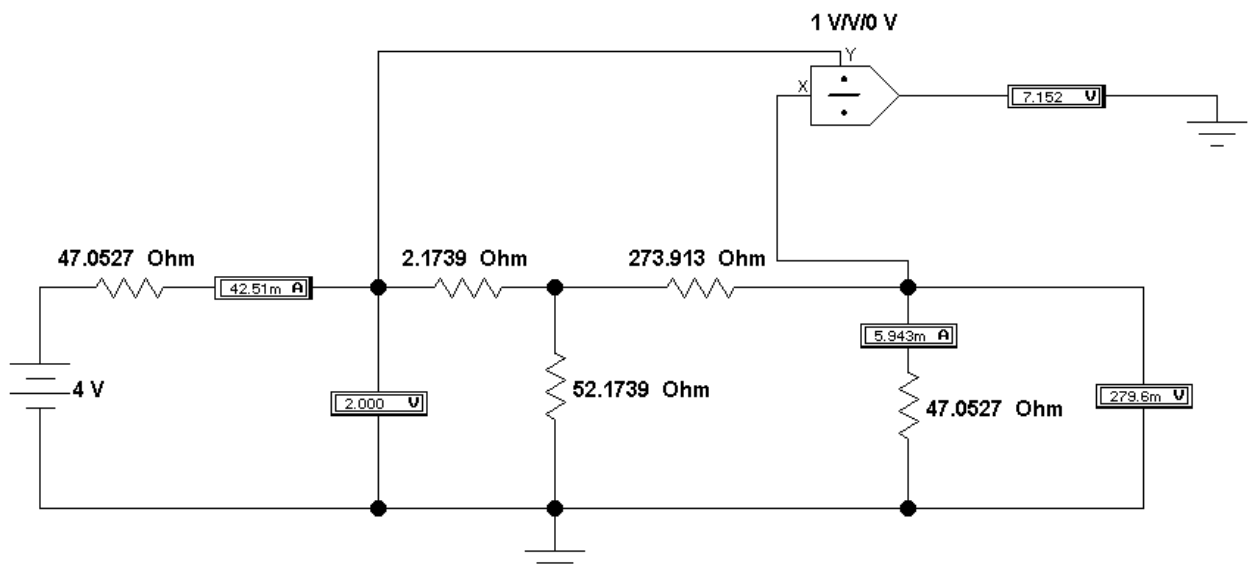
### COMPROBACION DE LA FUNCION DE PROPAGACIÓN EN BASE ITERATIVA

$$\text{Fun\_Prop\_Zit\_COMP} = E_{in}/E_{out}$$

$$\text{Fun\_Prop\_Zit\_COMP} = Z_1 + (Z_2 * (Z_3 + ZK2) / (Z_2 + Z_3 + ZK2)) / (Z_2 * (Z_3 + ZK2) / (Z_2 + Z_3 + ZK2)) * ZK2 / (Z_3 + ZK2)$$

$$\text{Fun\_Prop\_Zit\_COMP} = 7.1518 \text{ [Adim]}$$

### COMPROBACION DE LA FUNCION DE PROPAGACIÓN EN BASE ITERATIVA MEDIANTE EWB5



## COMPROBACION DE LA FUNCION DE PROPAGACIÓN EN BASE IMAGEN

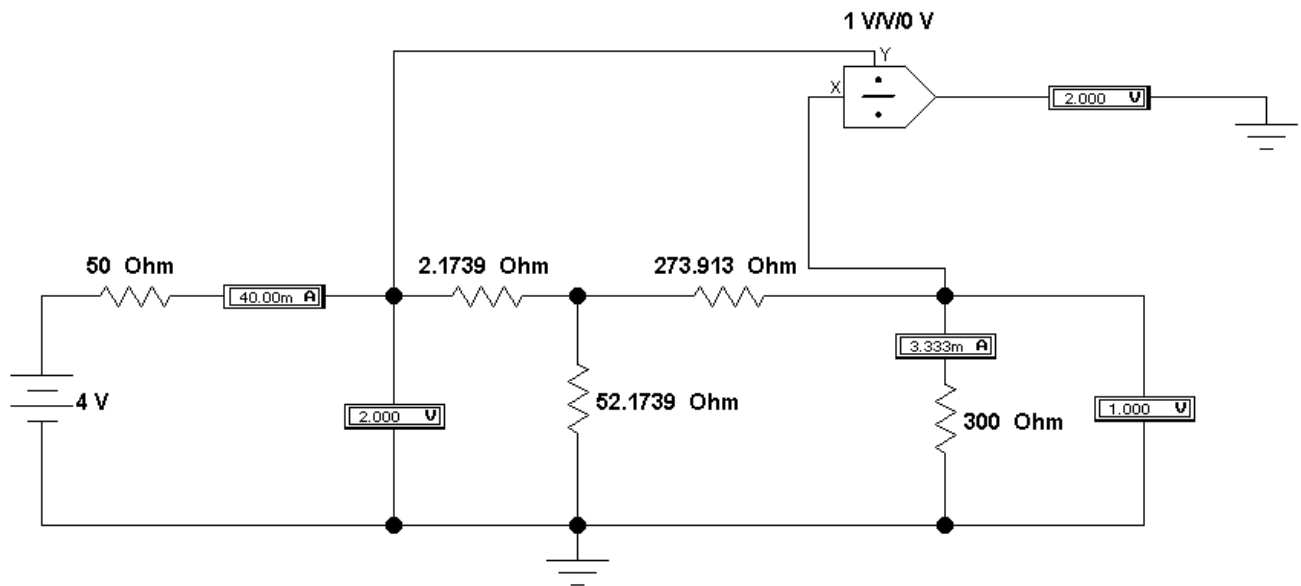
$$\text{Fun\_Prop\_Zim\_COMP} = E_{in}/E_{out}$$

$$\text{Fun\_Prop\_Zim\_COMP} = Z_1 + (Z_2 * (Z_3 + Z_{IM2}) / (Z_2 + Z_3 + Z_{IM2})) / ((Z_2 * (Z_3 + Z_{IM2}) / (Z_2 + Z_3 + Z_{IM2})) * (Z_{IM2} / (Z_3 + Z_{IM2})))$$

$$\text{Fun\_Prop\_Zim\_COMP} = 2 [\text{Adim}]$$

## COMPROBACION DE LA FUNCION DE PROPAGACIÓN EN BASE IMAGEN

### MEDIANTE EWB5



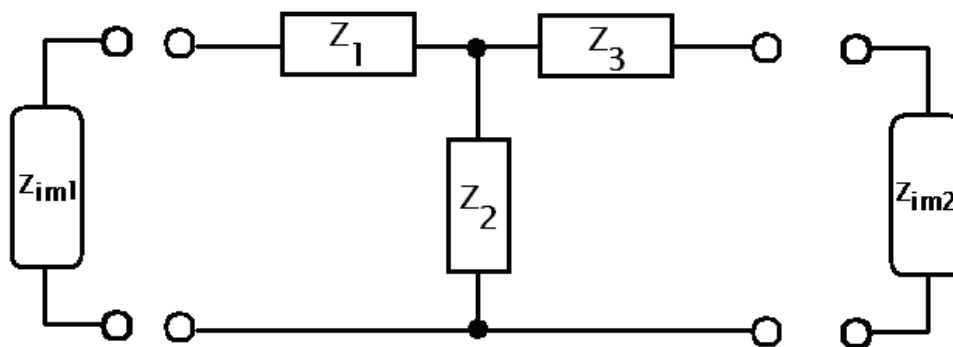
### ATENUADORES

Para el desarrollo de atenuadores, partiremos de un **cuadripolo simétrico**, compuesto por un **circuito en T, resistivo puro**.

Recordamos las expresiones obtenidas en el desarrollo del cuadripolo adaptador de impedancias :

$$Z_1 = \frac{Z_{im1} \cdot \cosh \theta - \sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}}}{\sinh \theta} \quad [16]$$

$$Z_3 = \frac{Z_{im2} \cdot \cosh \theta - \sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}}}{\sinh \theta} \quad [18]$$



$$Z_2 = \frac{\sqrt{Z_{im1} \cdot Z_{im2}}}{\sinh \theta} \quad [15]$$

Dado que el cuadripolo será simétrico tendremos que  $Z_1 = Z_3$  y por lo tanto  $Z_{11} = Z_{22}$  y además en los parámetros de transmisión directa  $A = D$ .

Recordamos la expresión [3] mencionada en párrafos anteriores :

$$Z_o = Z_{im1} = Z_{im2} = \sqrt{\frac{B}{C}} \quad [3]$$

Como el cuadripolo propuesto, es simético y estará formado exclusivamente por resistores, tendremos que la función de fase será igual a cero, entonces, podemos escribir que la atenuación  $\Theta = \alpha$  (constante de atenuación en base característica) .

Modificando las expresiones [16], [15] y [18] de la figura anterior, con la igualdad indicada por la expresión [3] y reemplazando  $\theta$  por  $\alpha$ , obtenemos :

$$Z_1 = Z_3 = \frac{Z_o \cdot \cosh \alpha - Z_o}{\sinh \alpha} \quad [19]$$

$$Z_2 = \frac{Z_o}{\sinh \alpha} \quad [20]$$

Podemos escribir las expresiones normalizadas de  $Z_1$  y  $Z_2$  para un cuadripolo T simétrico, para una carga  $Z_{on}$  de  $1 \Omega$ , ( $Z_{1n}$  y  $Z_{2n}$ ), de tal modo que a los valores obtenidos se los deberá multiplicar por la impedancia de carga propuesta para desnormalizar.

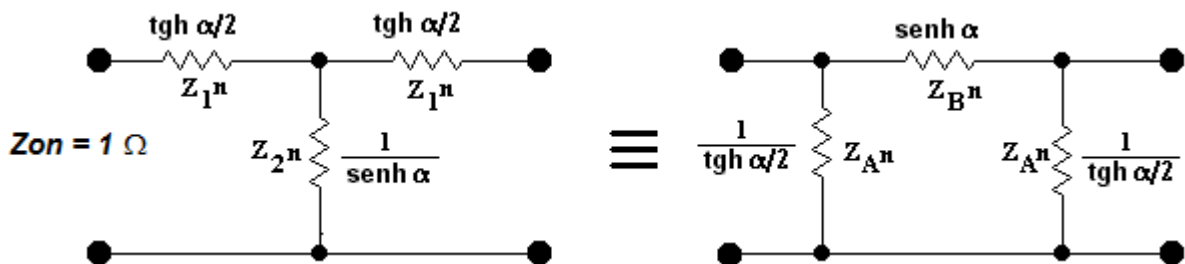
$$Z_{1n} = Z_{3n} = \frac{Z_{on} \cdot \cosh \alpha - Z_{on}}{\sinh \alpha} \quad [21] \quad \text{como } Z_{on} = 1 \Omega \quad Z_{1n} = Z_{3n} = \frac{\cosh \alpha - 1}{\sinh \alpha} \quad [22]$$

$$Z_{2n} = \frac{Z_{on}}{\sinh \alpha} = \frac{1}{\sinh \alpha} \quad [23]$$

La expresión [22] puede escribirse de otra manera aplicando igualdades algebraicas :

$$Z_{1n} = Z_{3n} = \frac{\cosh \alpha - 1}{\sinh \alpha} = \tanh \frac{\alpha}{2} \quad [24]$$

En la siguiente figura se muestran las expresiones obtenidas en el desarrollo del cuadripolo tipo T, Atenuador normalizado para  $Z_{on} = 1 \Omega$  y se agregan además los valores para el caso que se desee implementar el atenuador mediante un cuadripolo del tipo  $\pi$  .



$$Z_{\#} = Z_{\#n} * R_o [\Omega]$$

**Ejemplo:** se tiene una carga de  $8 \Omega$  sobre los cuales se desea obtener 16 voltios a partir de una fuente de 40 Volts.

$$\alpha = \text{Ln} \frac{E_{\text{IN}}}{E_{\text{OUT}}} = \text{Ln} \frac{40}{16} = 0,91629 \text{ [neppers]}$$

Aplicando [24]

$$Z_{1n} = Z_{3n} = \text{tgh} \frac{\alpha}{2} = \text{tgh} \frac{0,915238}{2} = 0,49429 [\Omega] \quad [25]$$

Aplicando [23] :

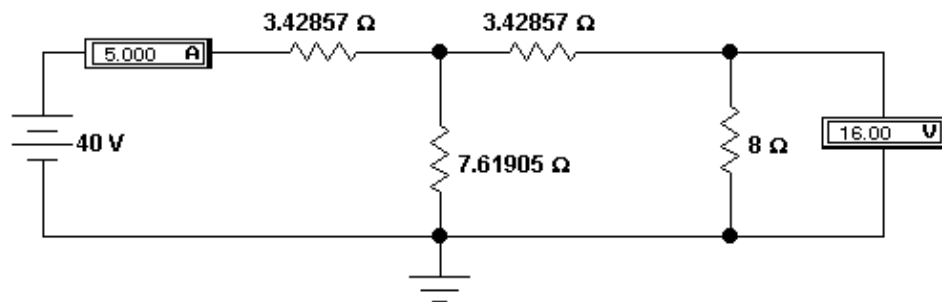
$$Z_{2n} = \frac{1}{\sinh \alpha} = \frac{1}{\sinh(0,91629)} = 0,95238 [\Omega] \quad [26]$$

Aplicando la desnormalización tenemos :

$$Z_1 = Z_3 = Z_{1n} * R_o [\Omega] = 0,49429 * 8 [\Omega] = 3,95437 [\Omega]$$

$$Z_2 = Z_{2n} * R_o [\Omega] = 0,95238 * 8 [\Omega] = 7,61905 [\Omega]$$

Realizamos la comprobación mediante Electronic Work Bench :



### IDENTIDADES ALGEBRAICAS DE UTILIDAD

$$\sinh X = \frac{e^X - e^{-X}}{2}$$

$$\cosh X = \frac{e^X + e^{-X}}{2}$$

$$\text{tg} X = \frac{\sinh X}{\cosh X} = \frac{e^X - e^{-X}}{e^X + e^{-X}}$$

$$\cosh^2 X - \sinh^2 X = 1$$

$$e^X = \cosh X + \sinh X$$

$$e^{2X} = \frac{1 + \text{tg} X}{1 - \text{tg} X}$$

$$\sinh \frac{X}{2} = \pm \sqrt{\frac{\cosh X - 1}{2}}$$

$$\cosh \frac{X}{2} = \pm \sqrt{\frac{\cosh X + 1}{2}}$$

$$\text{tgh} \frac{X}{2} = \frac{\cosh X - 1}{\sinh X}$$

$$\text{Si} \Rightarrow \cosh X = U$$

$$\sinh X = \sqrt{U^2 - 1}$$

$$\text{Si} \Rightarrow \sinh X = U$$

$$\cosh X = \sqrt{U^2 + 1}$$