

# Clase 19

## Cargas desbalanceadas en LT

---

Sadiku, M. (2018). *Elements of Electromagnetics*. 7th Edition: pp. 564-567

Javier Silva Orellana

[jisilva8@uc.cl](mailto:jisilva8@uc.cl)

# Contexto

---

- Anteriormente solo nos dedicamos a estudiar las líneas como tales.
- Ahora nos centraremos en lo que hay al final de estas.

## Objetivos de Aprendizaje involucrados:

- **OA-14:** Distinguir las ecuaciones y el significado de una línea de transmisión general y las versiones correspondientes para líneas sin pérdidas, para pérdidas bajas, para pérdidas altas, y para líneas sin distorsión.

# Motivación: Destapemos una mentira

- En nuestra primera clase de líneas de transmisión llegamos a las soluciones:

$$V(z) = V_0^+ e^{-\gamma z} + V_0^- e^{\gamma z}$$

$$I(z) = \frac{V_0^+}{Z_0} e^{-\gamma z} - \frac{V_0^-}{Z_0} e^{\gamma z}$$

- No obstante, el significado que le dimos a  $V_0^- e^{\gamma z}$  es falso.
- ¿Cuál podría ser la verdadera razón de la existencia de  $V_0^- e^{\gamma z}$ ?

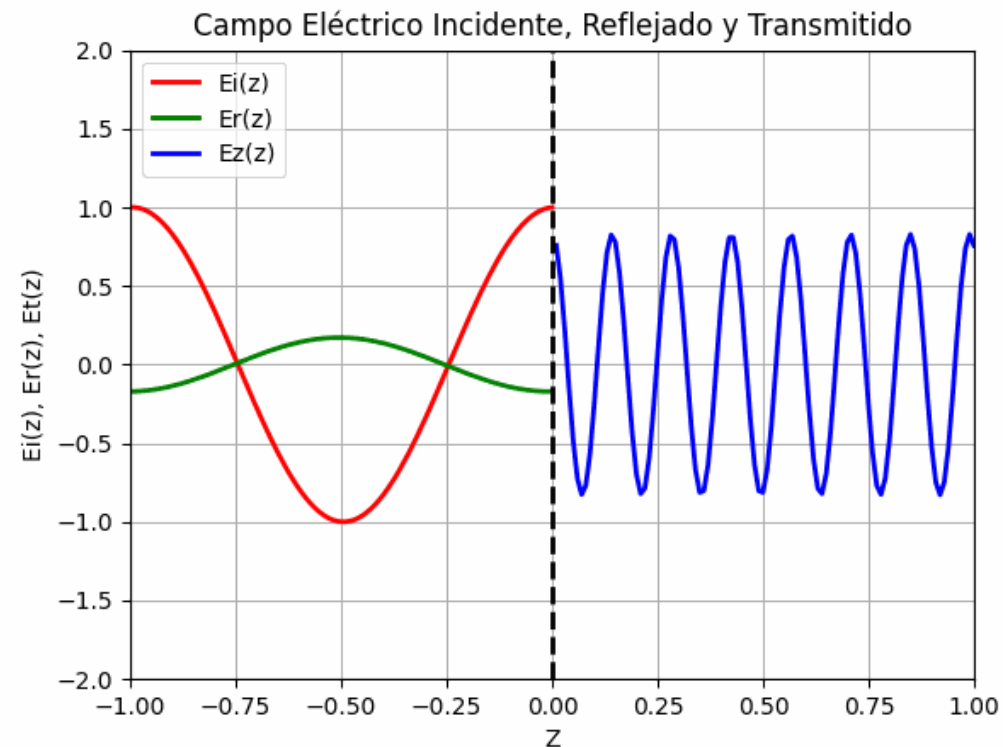
# Motivación: Destapemos una mentira

---

- En clases anteriores, vimos un caso donde dos ondas con sentido opuesto conviven y son una solución válida a la ecuación de onda:

# Motivación: Destapemos una mentira

- En clases anteriores, vimos un caso donde dos ondas con sentido opuesto conviven y son una solución válida a la ecuación de onda:



# Motivación: Destapemos una mentira

---

- Hasta ahora analizamos la línea, pero no nos preocupamos de qué hay al otro extremo:
  - ¿Una carga?
  - ¿Otra línea distinta?
  - ¿Con circuito abierto?

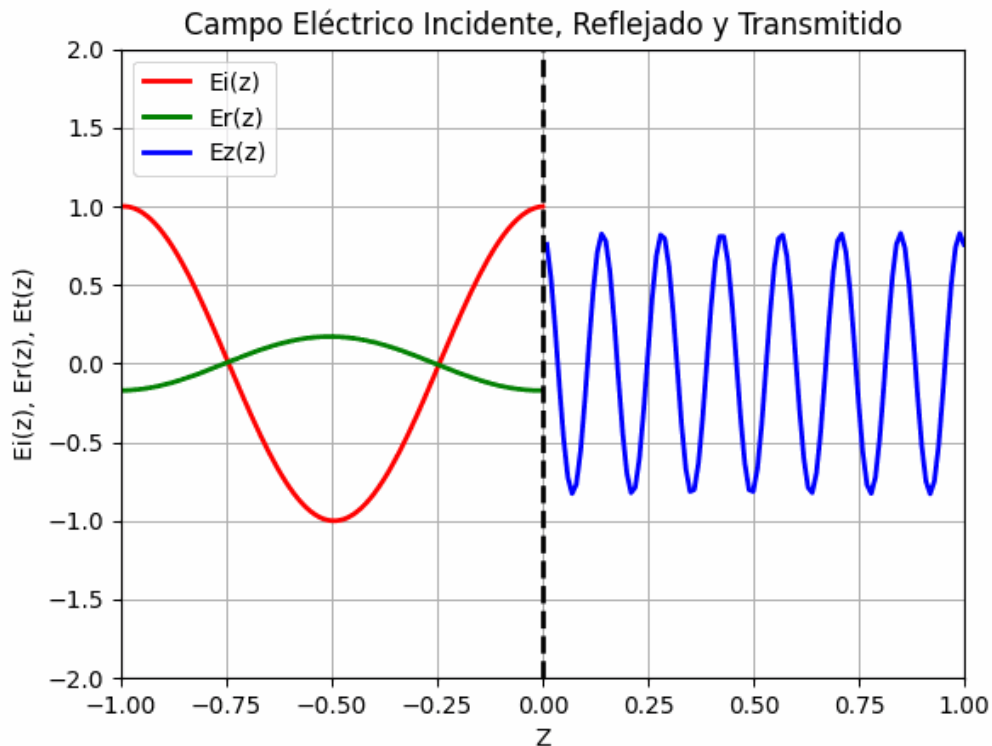
# Motivación: Destapemos una mentira

---

- Hasta ahora analizamos la línea, pero no nos preocupamos de qué hay al otro extremo:
  - ¿Una carga?
  - ¿Otra línea distinta?
  - ¿Con circuito abierto?
- Todos estos elementos tienen algo en común: producen un **cambio en la impedancia.**

# Motivación: Destapemos una mentira

- Y cuando el medio cambia de impedancia **hay reflexión**.



Onda incidente      Onda reflejada

$$V(z) = V_0^+ e^{-\gamma z} + V_0^- e^{\gamma z}$$

$$I(z) = \frac{V_0^+}{Z_0} e^{-\gamma z} - \frac{V_0^-}{Z_0} e^{\gamma z}$$



# Contenidos

---

- Cargas balanceadas
- Cargas desbalanceadas
- Impedancia de entrada

# Cargas balanceadas

- Consideremos una línea de transmisión de impedancia  $Z_0$ , a la cual le conectamos una carga  $Z_L$ .



- ¿Qué pasará con la onda si  $Z_L = Z_0$ ?

# Cargas balanceadas

- Consideremos una línea de transmisión de impedancia  $Z_0$ , a la cual le conectamos una carga  $Z_L$ .



- ¿Qué pasará con la onda si  $Z_L = Z_0$ ? No verá cambios en el medio, se transmite al 100% (si no hay pérdidas obviamente).

# Cargas balanceadas

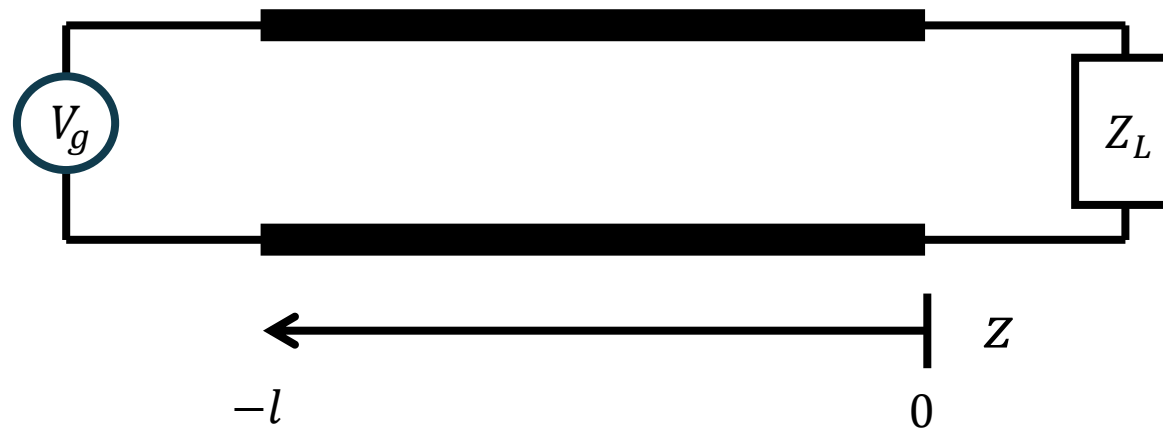
- Consideremos una línea de transmisión de impedancia  $Z_0$ , a la cual le conectamos una carga  $Z_L$ .



- En circuitos, esto se conoce como el **Principio de Máxima Transferencia de Potencia**.

# Cargas desbalanceadas

- En caso contrario, donde  $Z_L \neq Z_0$ , deberíamos esperar una onda reflejada.
- Definamos convenientemente un sistema de coordenadas para la longitud de la línea de transmisión.



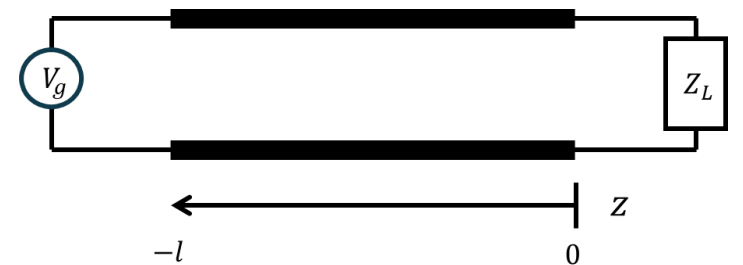
# Cargas desbalanceadas

- Veamos qué ocurre justo entre la línea y la carga

$$V(z = 0) = V_0^+ e^0 + V_0^- e^0 = V_0^+ + V_0^-$$

$$I(z = 0) = \frac{V_0^+}{Z_0} e^0 - \frac{V_0^-}{Z_0} e^0 = \frac{1}{Z_0} (V_0^+ - V_0^-)$$

$$Z_L = \frac{V(z = 0)}{I(z = 0)} = \frac{V_0^+ + V_0^-}{V_0^+ - V_0^-} Z_0$$



# Cargas desbalanceadas

- Reordenemos la expresión:

$$(V_0^+ - V_0^-)Z_L = (V_0^+ + V_0^-)Z_0$$

$$V_0^+Z_L - V_0^-Z_L = V_0^+Z_0 + V_0^-Z_0$$

$$V_0^+(Z_L - Z_0) = V_0^-(Z_L + Z_0)$$

$$\Gamma = \frac{V_0^-}{V_0^+} = \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0}$$

Coeficiente de Reflexión

# Cargas desbalanceadas

- A partir del coeficiente de reflexión, es posible establecer una métrica cuantitativa para la calidad de la línea:

$$RL = -20 \log_{10} |\Gamma| \text{ [dB]}$$

Pérdida de retorno (Return Loss)

- Una línea de transmisión buena tendrá un RL grande y positivo (por muy contraintuitivo que suene).



# Impedancia de Entrada

- Empleando el coeficiente de reflexión, resulta más sencillo expresar las ecuaciones de la línea:

$$V(z) = V_0^+ (e^{-\gamma z} + \Gamma e^{\gamma z}) \qquad I(z) = \frac{V_0^+}{Z_0} (e^{-\gamma z} - \Gamma e^{\gamma z})$$

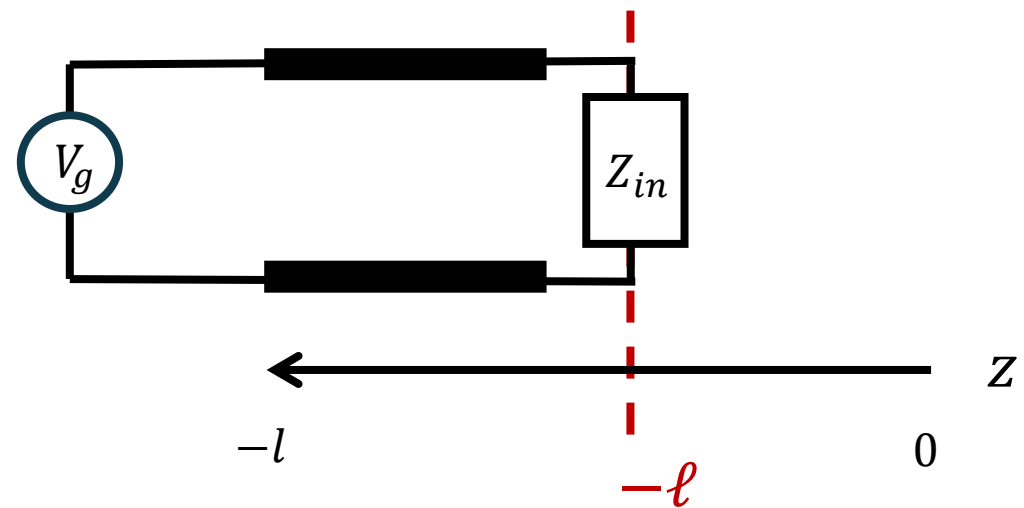
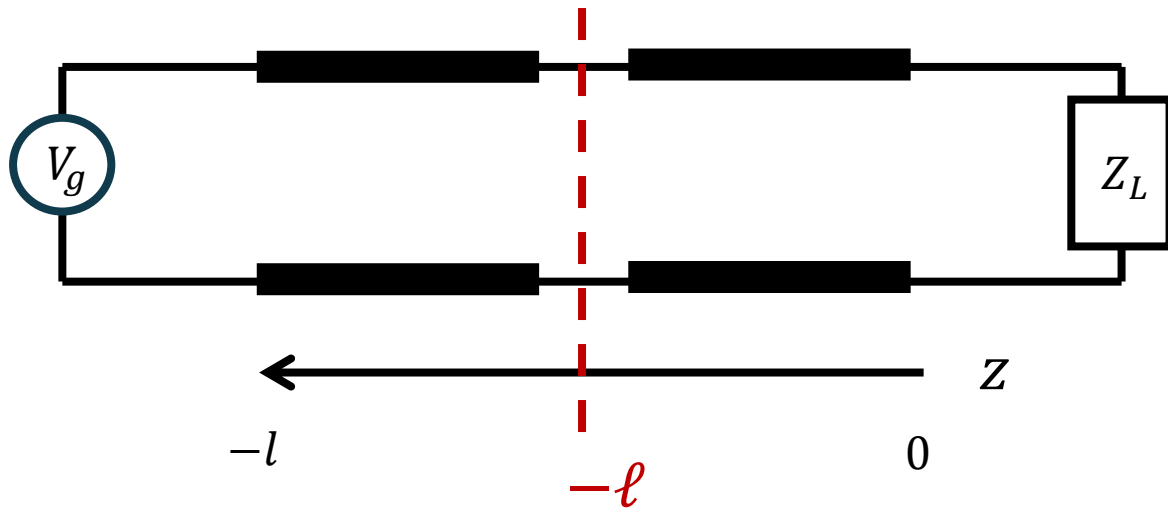
- Si además asumimos una línea sin pérdidas:

$$V(z) = V_0^+ (e^{-j\beta z} + \Gamma e^{j\beta z})$$

$$I(z) = \frac{V_0^+}{Z_0} (e^{-j\beta z} - \Gamma e^{j\beta z})$$

# Impedancia de Entrada

- Si nos paramos en un tramo arbitrario de la línea de transmisión, podríamos considerar todo el tramo de la derecha como una única impedancia equivalente:



# Impedancia de Entrada

- Si nos paramos en un punto arbitrario de la línea  $z = -\ell$ :

$$Z_{in} = \frac{V(-\ell)}{I(-\ell)} = \frac{V_0^+ (e^{\gamma\ell} + \Gamma e^{-\gamma\ell})}{V_0^+ (e^{\gamma\ell} - \Gamma e^{-\gamma\ell})} Z_0$$

$$Z_{in} = \left[ \frac{e^{\gamma\ell} + \Gamma e^{-\gamma\ell}}{e^{\gamma\ell} - \Gamma e^{-\gamma\ell}} \right] Z_0$$

$$Z_{in} = \left[ \frac{e^{\gamma\ell} + \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0} e^{-\gamma\ell}}{e^{\gamma\ell} - \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0} e^{-\gamma\ell}} \right] Z_0$$

# Impedancia de Entrada

- Despejando:

$$Z_{in} = \left[ \frac{(Z_L + Z_0)e^{\gamma \ell} + (Z_L - Z_0)e^{-\gamma \ell}}{(Z_L + Z_0)e^{\gamma \ell} - (Z_L - Z_0)e^{-\gamma \ell}} \right] Z_0$$

$$Z_{in} = \left[ \frac{Z_L(e^{\gamma \ell} + e^{-\gamma \ell}) + Z_0(e^{\gamma \ell} - e^{-\gamma \ell})}{Z_0(e^{\gamma \ell} + e^{-\gamma \ell}) + Z_L(e^{\gamma \ell} - e^{-\gamma \ell})} \right] Z_0$$

$$Z_{in} = \left[ \frac{Z_L + Z_0 (e^{\gamma \ell} - e^{-\gamma \ell}) / (e^{\gamma \ell} + e^{-\gamma \ell})}{Z_0 + Z_L (e^{\gamma \ell} - e^{-\gamma \ell}) / (e^{\gamma \ell} + e^{-\gamma \ell})} \right] Z_0$$

# Impedancia de Entrada

- Despejando:

$$Z_{in} = \left[ \frac{(Z_L + Z_0)e^{\gamma \ell} + (Z_L - Z_0)e^{-\gamma \ell}}{(Z_L + Z_0)e^{\gamma \ell} + (Z_L - Z_0)e^{-\gamma \ell}} \right] Z_0$$

$$Z_{in} = \left[ \frac{Z_L(e^{\gamma \ell} + e^{-\gamma \ell}) + Z_0(e^{\gamma \ell} - e^{-\gamma \ell})}{Z_0(e^{\gamma \ell} + e^{-\gamma \ell}) + Z_0(e^{\gamma \ell} - e^{-\gamma \ell})} \right] Z_0$$

$$Z_{in} = \left[ \frac{Z_L + Z_0 \tanh(\gamma \ell)}{Z_0 + Z_L \tanh(\gamma \ell)} \right] Z_0$$

# Impedancia de Entrada

- Asumiendo que no hay pérdidas  $\gamma \rightarrow i\beta$
- Por propiedades de la tangente hiperbólica  $\tanh(j\beta\ell) = j\tan(\beta\ell)$ .  
Luego:

$$Z_{in} = \left[ \frac{Z_L + jZ_0 \tan(\beta\ell)}{Z_0 + jZ_L \tan(\beta\ell)} \right] Z_0$$

Ecuación de Impedancia

# Resumen

---

- Revelamos el verdadero significado de las ecuaciones de LT.
- Analizamos que ocurre al conectar una carga de valor igual y distinto al de la LT.
- Analizamos y caracterizamos el fenómeno de reflexión en LT.
- Establecimos una ecuación para ver la impedancia de entrada, vista desde un punto arbitrario de la línea.

# Cerrando la clase de hoy

---

- Hasta ahora nos hemos centrado en la línea, pero no en lo que está al final de ella.

Próxima Clase:

ROE, Potencia y Terminaciones en LT.

Bibliografía:

Sadiku, M. (2018). *Elements of Electromagnetics*. 7th Edition: pp. 567 – 571