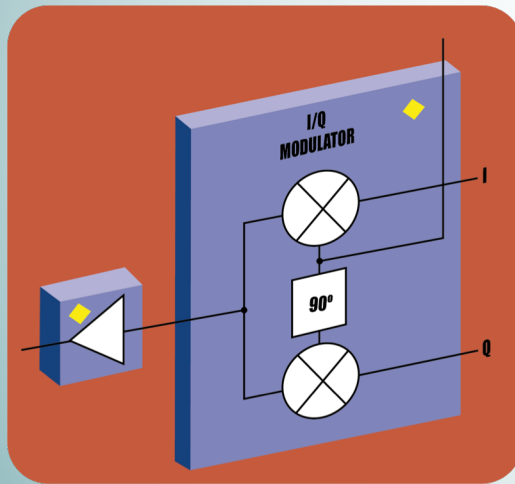


Electrónica de Radiofrecuencia

TEMA 1. INTRODUCCIÓN

1.2 LÍNEAS DE TRANSMISIÓN



Juan Pablo Pascual Gutiérrez

Enrique Villa Benito

Luisa María de la Fuente Rodríguez

José Ángel García García

DEPARTAMENTO DE INGENIERÍA DE COMUNICACIONES

Este material se publica bajo la siguiente licencia:

[Creative Commons BY-NC-SA 4.0](https://creativecommons.org/licenses/by-nc-sa/4.0/)



Líneas de Transmisión

Índice:

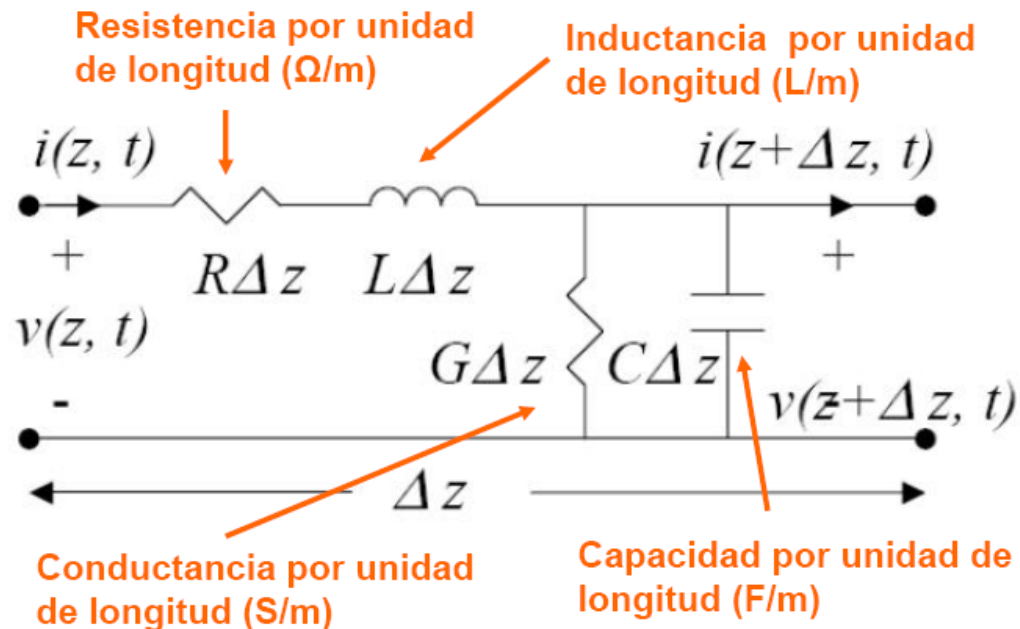
- Definición del problema: tramo elemental de línea de transmisión genérica
- Ejemplos de líneas de transmisión en diversas tecnologías
- Ecuaciones a resolver (Kirchhoff) y parámetros necesarios
- Definición de impedancia característica
- Definición coeficientes de reflexión
- Impedancia de una línea de longitud arbitraria cargada
- Casos particulares: stubs en corto, en abierto, carga adaptada, línea $\lambda / 4$
- Definición de Razón de Onda Estacionaria
- Definición pérdidas de inserción, de retorno. Balance de Potencias
- El acoplador direccional: ondas incidentes y reflejadas

Líneas de Transmisión

- Supondremos una línea de transmisión genérica (cable de pares, coaxial, guía de ondas, línea microstrip, etc.) terminada con una cierta impedancia por un extremo y plantearemos la estimación de la impedancia vista por el otro extremos estableciendo la corriente y el voltaje en función de la posición a lo largo de la línea.
- Consideraremos la línea formada por un número infinito de tramos elementales

Líneas de Transmisión

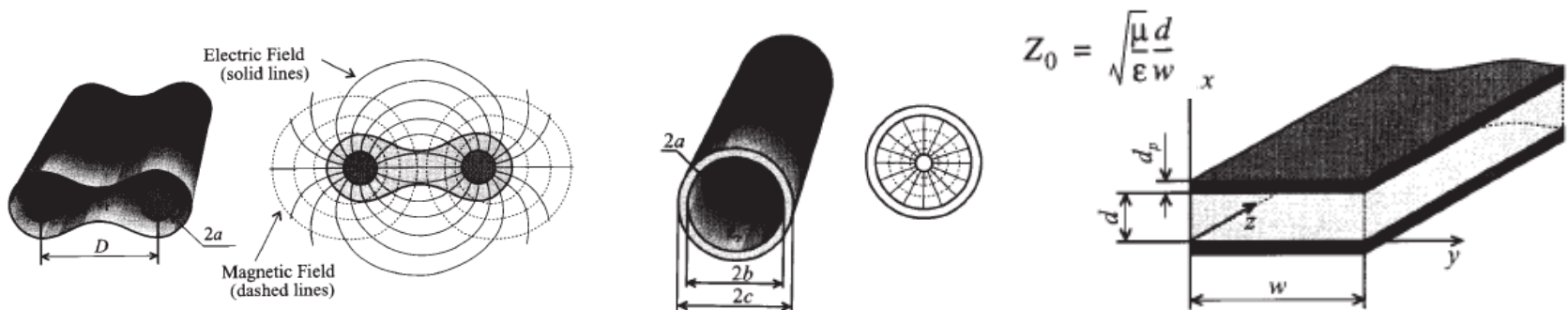
- Definiremos el modelo del tramo elemental de línea de transmisión
- Consideramos todos los efectos a modelar mediante varios elementos (inductancia y resistencia - pérdidas- en serie y conductancia - pérdidas- y capacitancia en paralelo).



Líneas de Transmisión

- Tabla de estimación de los valores de elementos localizados para 3 tipos de líneas distribuidas:

Parameter	Two-Wire Line	Coaxial Line	Parallel-Plate Line	Unit
R	$\frac{1}{\pi a \sigma_{\text{cond}} \delta}$	$\frac{1}{2\pi \sigma_{\text{cond}} \delta} \left(\frac{1}{a} + \frac{1}{b} \right)$	$\frac{2}{w \sigma_{\text{cond}} \delta}$	Ω/m
L	$\frac{\mu}{\pi} \text{acosh} \left(\frac{D}{2a} \right)$	$\frac{\mu}{2\pi} \ln \left(\frac{b}{a} \right)$	$\mu \frac{d}{w}$	H/m
G	$\frac{\pi \sigma_{\text{diel}}}{\text{acosh} (D/(2a))}$	$\frac{2\pi \sigma_{\text{diel}}}{\ln (b/a)}$	$\sigma_{\text{diel}} \frac{w}{d}$	S/m
C	$\frac{\pi \epsilon}{\text{acosh} (D/(2a))}$	$\frac{2\pi \epsilon}{\ln (b/a)}$	$\epsilon \frac{w}{d}$	F/m



Líneas de Transmisión

- Las ecuaciones a cumplir serán:

$$\frac{\delta v(z,t)}{\delta z} = -Ri(z,t) - L \frac{\delta i(z,t)}{\delta t}$$

Asumiendo: $I = I_0 e^{j\omega t}$
 $V = V_0 e^{j\omega t}$

$$\frac{\delta i(z,t)}{\delta z} = -Gv(z,t) - C \frac{\delta v(z,t)}{\delta t}$$

Ecuaciones del Telegrafista (Heaviside)

$$\frac{dV(z)}{dz} = -(R + j\omega L)I(z) \quad (*)$$

$$\frac{dI(z)}{dz} = -(G + j\omega C)V(z)$$

Líneas de Transmisión

Ecuaciones de Onda (Helmholtz)

$$\begin{array}{l} \frac{d^2 V(z)}{dz^2} = -(R + j\omega L) \frac{dI(z)}{dz} \\ \frac{d^2 I(z)}{dz^2} = -(G + j\omega C) \frac{dV(z)}{dz} \end{array} \xrightarrow{\text{sustituyendo (*)}} \begin{array}{l} \frac{d^2 V(z)}{dz^2} = \gamma^2 V(z) \\ \frac{d^2 I(z)}{dz^2} = \gamma^2 I(z) \end{array}$$

Donde la const. de propagación es:

$$\gamma = \sqrt{(R + j\omega L)(G + j\omega C)} = \sqrt{ZY} = \alpha + j\beta$$

$$\beta = \frac{2\pi}{\lambda}$$

Siendo α cte. de atenuación y β cte. de fase

Sin pérdidas: $R=G=\alpha=0$

$$\lambda = \frac{1}{f \sqrt{LC}}$$

$$v = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

Líneas de Transmisión

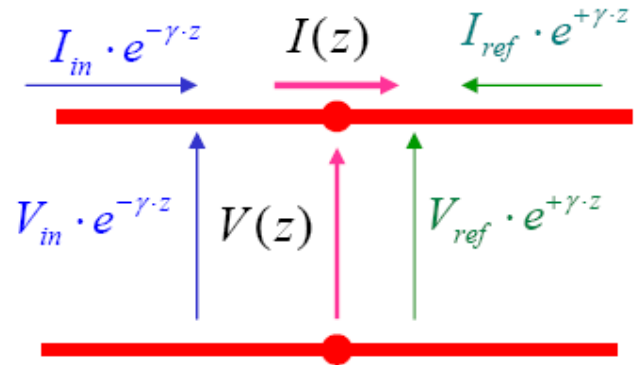
- Considerando la línea situada entre un generador y una carga, se podrá construir una solución como combinación de una onda incidente y una reflejada.

$$V(z) = V_{inc} e^{-\gamma z} + V_{ref} e^{+\gamma z}$$

$$I(z) = I_{inc} e^{-\gamma z} - I_{ref} e^{+\gamma z} = \frac{V_{inc}}{Z_0} e^{-\gamma z} - \frac{V_{ref}}{Z_0} e^{+\gamma z}$$

$$Z_0 = \sqrt{\frac{(R + j\omega L)}{(G + j\omega C)}} = \sqrt{\frac{Z}{Y}} = \frac{V_{in}}{I_{in}} = -\frac{V_{ref}}{I_{ref}}$$

Sin pérdidas: $R=G=\alpha=0$ $Z_0 = \sqrt{\frac{L}{C}}$



Z_0 : Impedancia
Característica Línea

Líneas de Transmisión

- La expresión temporal de corrientes y tensiones en la posición z y el instante t serán:

$$v(z, t) = |V_{inc}| \cos(\omega t - \beta z + \phi_{V_{inc}}) + |V_{ref}| \cos(\omega t + \beta z + \phi_{V_{ref}})$$

$$i(z, t) = |I_{inc}| \cos(\omega t - \beta z + \phi_{I_{inc}}) + |I_{ref}| \cos(\omega t + \beta z + \phi_{I_{ref}})$$

- Asumiendo que los valores incidente y reflejado se dan para $z=0$

$$V(z) = V_{0,inc} e^{-\gamma z} + V_{0,ref} e^{+\gamma z}$$

$$I(z) = I_{0,inc} e^{-\gamma z} - I_{0,ref} e^{+\gamma z}$$

Líneas de Transmisión

- La impedancia en una posición z será función de z :

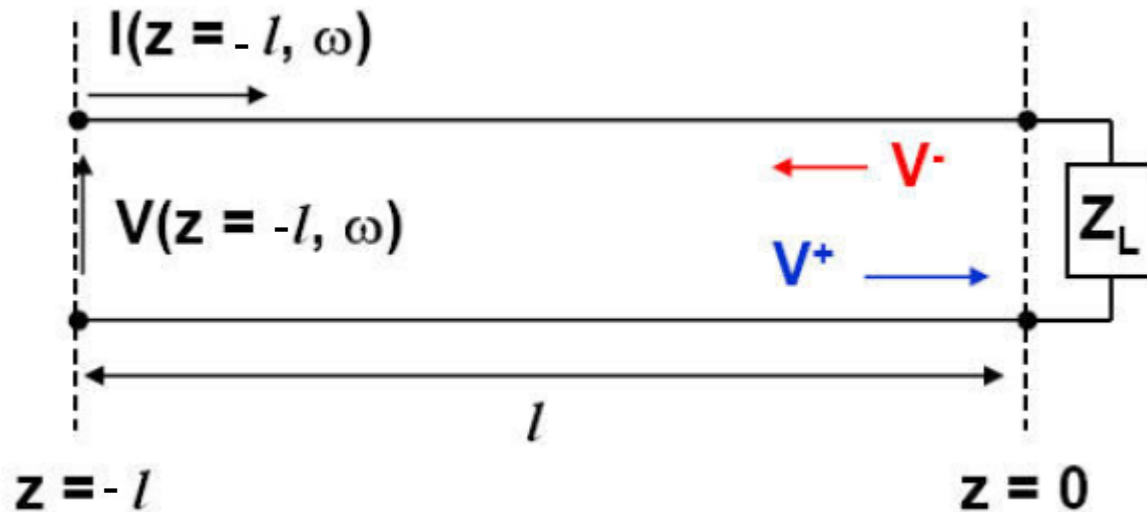
$$Z(z) = \frac{V(z)}{I(z)} = \frac{V_{0,inc} e^{-\gamma z} + V_{0,ref} e^{+\gamma z}}{I_{0,inc} e^{-\gamma z} - I_{0,ref} e^{+\gamma z}}$$

- La impedancia característica Z_0 es la que tendríamos si no hubiese onda reflejada (línea infinita o línea terminada en adaptación).
- No será función de z :

$$Z_0 = \sqrt{\frac{(R + j\omega L)}{(G + j\omega C)}} = \sqrt{\frac{Z}{Y}} = \frac{V_{in}}{I_{in}} = \frac{V_{0,inc} e^{-\gamma z}}{I_{0,inc} e^{-\gamma z}} = \frac{V_0^+}{I_0^+}$$

Líneas de Transmisión

- El origen de z se suele tomar en la carga, no en el generador. Se hace un cambio de variable a la longitud de la línea l



Líneas de Transmisión

- Si deseamos saber el voltaje y la corriente en la posición de la carga (L) se reescriben las ecuaciones anteriores en $z=-l=0$.

$$V(l) = V^+ e^{+\gamma l} + V^- e^{-\gamma l} \quad V_L = V(z = 0) = V^+ + V^-$$

$$I(l) = I^+ e^{+\gamma l} - I^- e^{-\gamma l} \quad I_L = I(z = 0) = I^+ - I^- = \frac{V^+ - V^-}{Z_0}$$

$$Z_L = \frac{V_L}{I_L} = \frac{V^+ + V^-}{\frac{V^+}{Z_0} - \frac{V^-}{Z_0}} = Z_0 \frac{V^+ + V^-}{V^+ - V^-} = Z_0 \frac{1 + \frac{V^-}{V^+}}{1 - \frac{V^-}{V^+}}$$

Líneas de Transmisión

- COEFICIENTE DE REFLEXIÓN se define como el cociente entre onda reflejada de tensión y onda incidente de tensión.
- Se puede definir en cualquier punto de la línea (z), pero es de especial interés en $z=0$ (posición de la carga)

$$\Gamma(l) = \frac{V^- e^{-\gamma l}}{V^+ e^{+\gamma l}} = \frac{V^-}{V^+} e^{-2\gamma l} = \rho(l) e^{j\phi_\Gamma(l)}$$

Para cargas Z_L de carácter pasivo : $0 \leq |\Gamma(l)| \leq 1$
(0: no hay reflexión, 1: refleja todo)

Líneas de Transmisión

- En $z=0$ (posición de la carga)

$$Z_L = \frac{V_L}{I_L} = Z_0 \frac{1 + \frac{V^-}{V^+}}{1 - \frac{V^-}{V^+}} = Z_0 \frac{1 + \Gamma_L}{1 - \Gamma_L} \Rightarrow \Gamma_L = \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0}$$

- Si se termina la línea con $Z_L=Z_0$ no habrá onda reflejada y la carga disipará toda la energía.
- Conocido Γ_L se puede calcular $\Gamma(l)$

$$\Gamma(l) = \Gamma_L e^{-2\gamma l}$$

Líneas de Transmisión

- Para calcular la impedancia que se ve desde la entrada de la línea de longitud l ($z=-l$):

$$Z(z = -l) = \frac{V(-l)}{I(-l)} = \frac{V^+ e^{+\gamma l} + V^- e^{-\gamma l}}{\frac{V^+ e^{+\gamma l} - V^- e^{-\gamma l}}{Z_0}} = Z_0 \frac{V^+ e^{+\gamma l} + V^- e^{-\gamma l}}{V^+ e^{+\gamma l} - V^- e^{-\gamma l}} = Z_0 \frac{1 + \Gamma(z = -l)}{1 - \Gamma(z = -l)}$$

$$\Gamma_L = \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0}$$

$$\Gamma(l) = \Gamma_L e^{-2\gamma l}$$

$$Z(z = -l) = Z_0 \left(\frac{Z_L + Z_0 \tanh(\gamma l)}{Z_0 + Z_L \tanh(\gamma l)} \right)$$

Líneas de Transmisión

- Si se supone que la línea no tiene pérdidas ($R=G=0, \alpha=0, \gamma=j\beta$)

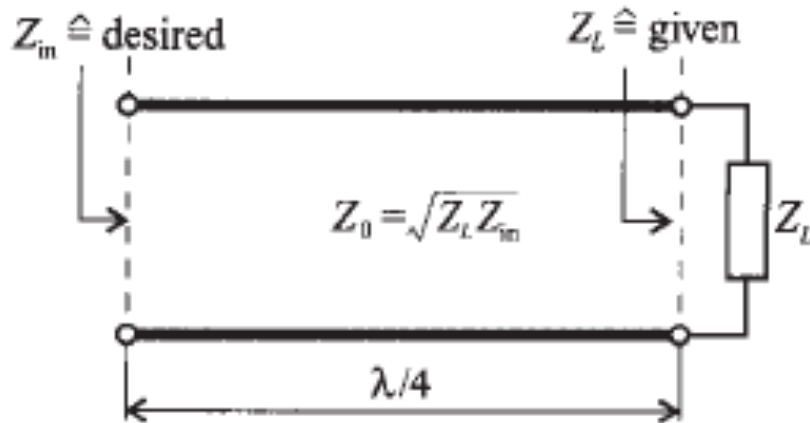
$$Z(z = -l) = Z_0 \left(\frac{Z_L + jZ_0 \tan(\beta l)}{Z_0 + jZ_L \tan(\beta l)} \right)$$

- En baja frecuencia $\beta \sim 0 \rightarrow Z = Z_L$
- Terminación en corto $Z_L = 0 \rightarrow Z = jZ_0 \tan(\beta l)$
- Terminación en abierto $Z_L = \infty \rightarrow Z = -jZ_0 / \tan(\beta l)$
- Si $l = \lambda/4 \quad Z(z = -\lambda/4) = \frac{Z_0^2}{Z_L}$
- Se puede elegir $Z_0 = \sqrt{Z(z = -\lambda/4) \cdot Z_L}$

Líneas de Transmisión

- Método de adaptación de impedancias reales:
Se puede elegir

$$Z_0 = \sqrt{Z_{in} \cdot Z_L}$$

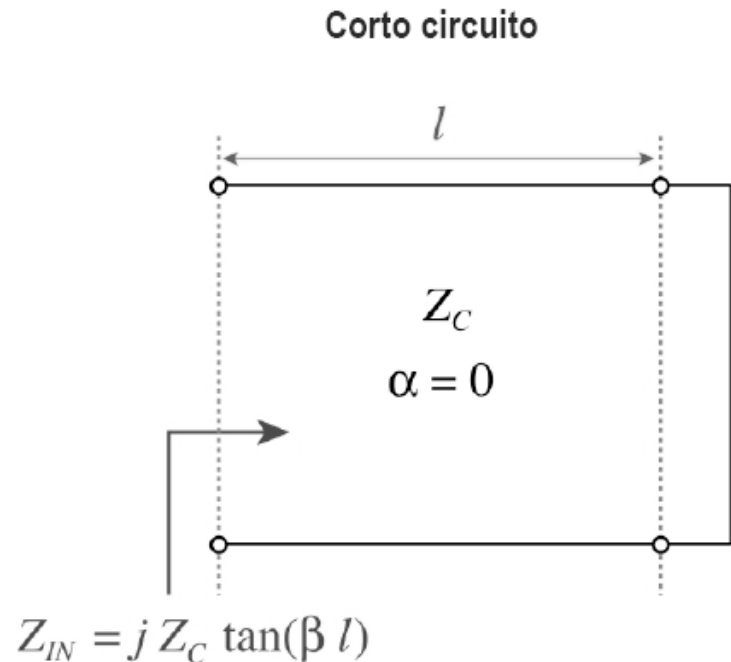
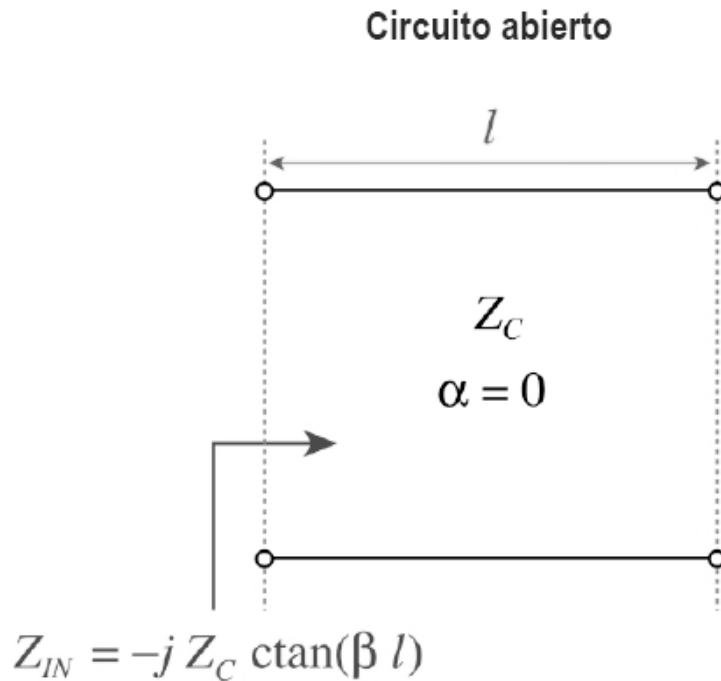


Input impedance matched to a load impedance through a $\lambda/4$ line segment Z_0 .

Líneas de Transmisión

Adaptación con stub en paralelo (o en serie). Dos tipos de stubs:

- Terminados en abierto
- Terminados en corto



Con stub en paralelo conviene usar admitancias.

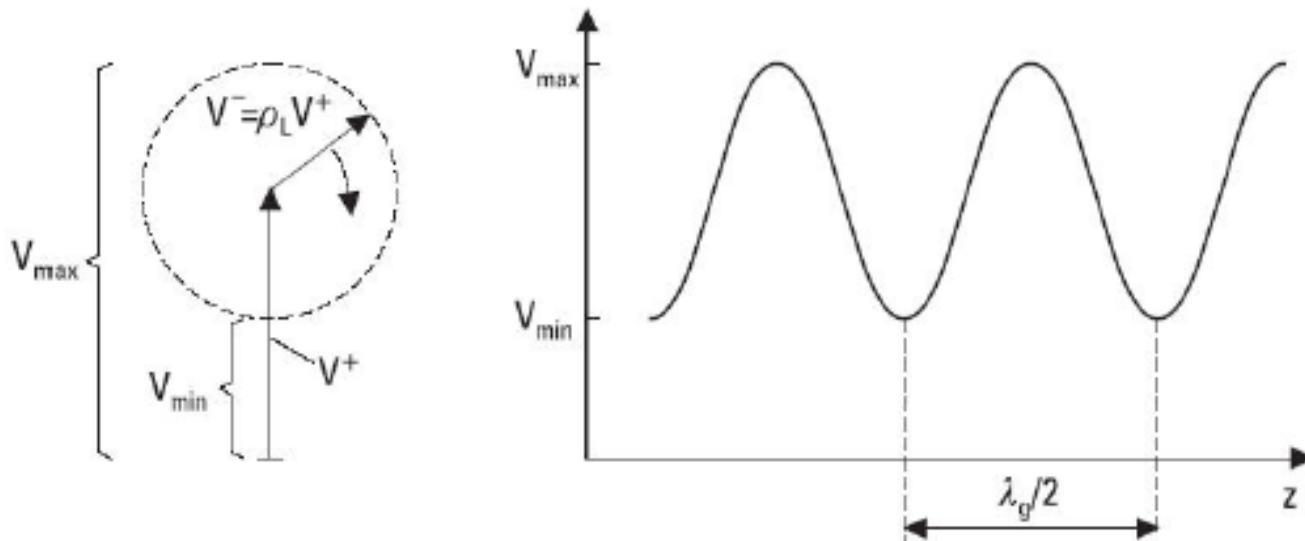
Líneas de Transmisión

- Razón de Onda Estacionaria (ROE, VSWR) es un parámetro que indica el grado de desadaptación de una línea de transmisión con una carga dada.

$$ROE = \frac{|V^+| + |V^-|}{|V^+| - |V^-|} = \frac{V^+ \left(1 + \frac{|V^-|}{|V^+|} \right)}{V^+ \left(1 - \frac{|V^-|}{|V^+|} \right)} = \frac{1 + \Gamma_L}{1 - \Gamma_L}$$

Líneas de Transmisión

- ROE: medida de la relación entre los máximos y los mínimos ocasionados por las ondas incidente y reflejada.



$$1(\text{adapt.}) \leq ROE \leq \infty(\text{desadapt.})$$

Líneas de Transmisión

- Balance de potencia en una línea de transmisión cargada, y alimentada con un generador sinusoidal adaptado a la impedancia característica Z_0 .

$$P_{in} = P^+ = \frac{|V^+|^2}{2Z_0} \quad P_{ref} = P^- = \frac{|V^+|^2 |\Gamma_L|^2}{2Z_0}$$

$$P_L = P^+ - P^- = P^+ (1 - |\Gamma_L|^2)$$

Líneas de Transmisión

- Pérdidas de Inserción: Relación entre la potencia incidente en la carga y la potencia transmitida de forma efectiva a la misma. (Se expresan en dB)

$$L_{ins} = \frac{P_{in}}{P_L} = \frac{1}{(1 - |\Gamma_L|^2)}$$

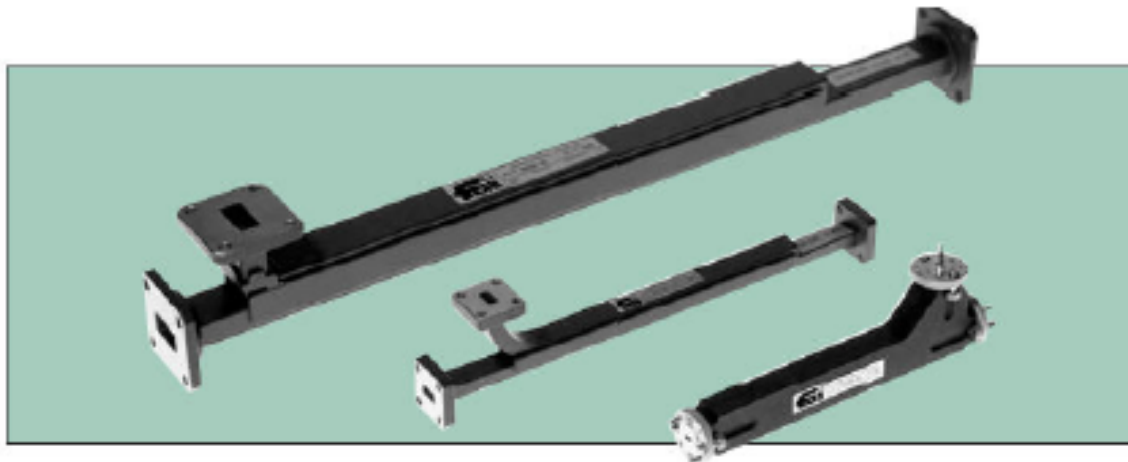
Líneas de Transmisión

- Pérdidas de Retorno: Relación entre la potencia incidente en la carga y la potencia reflejada por la misma. (Se expresan en dB)

$$L_{ret} = \frac{P_{in}}{P_{ref}} = \frac{1}{|\Gamma_L|^2}$$

Líneas de Transmisión

- Para separar onda incidente y onda reflejada se recurre a los acopladores direccionales.



Material Adicional

- Algunos video tutoriales sobre líneas de transmisión:
 - <https://youtu.be/sVBFdYgBre4?si=J25TU7EKSBJSaimQ>
 - <https://youtu.be/xBEYP2Jl-wl?si=gGHfOrLP5e0sO2ye>
- Video tutorial para visualizar ondas estacionarias, en lugar de ondas electromagnéticas, en este caso ondas de presión, con el tubo de Rubens:
 - <https://youtu.be/j-KFAaYTa98?si=0Wh8Bu6MW4qUK5Kr>