

FÍSICA TEÓRICA 1 – 2do. Cuatrimestre de 2023

GUÍA 5 - ONDAS PLANAS: PROPAGACIÓN EN MEDIOS L.I.H. CON INTERFASES

Ecuaciones de Maxwell en medios lineales isótropos y homogéneos sin fuentes libres ($\rho_\ell, \mathbf{j}_\ell$):

$$\begin{aligned} \nabla \cdot \mathbf{D} &= 0 & \nabla \cdot \mathbf{B} &= 0 \\ \nabla \times \mathbf{E} &= -\frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} & \nabla \times \mathbf{H} &= \frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} \\ \mathbf{D} &= \epsilon \mathbf{E} & \mathbf{B} &= \mu \mathbf{H} \end{aligned}$$

Se obtienen ecuaciones de ondas vectoriales en 3 dimensiones (en ausencia de fuentes externas):

$$\begin{aligned} \nabla^2 \mathbf{E} - \left(\frac{n}{c}\right)^2 \frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial t^2} &= 0 \\ \nabla^2 \mathbf{B} - \left(\frac{n}{c}\right)^2 \frac{\partial^2 \mathbf{B}}{\partial t^2} &= 0 \end{aligned}$$

$$n = \sqrt{\mu\epsilon} \quad : \text{índice de refracción}$$

Trabajamos con soluciones de ondas planas de frecuencia angular ω :

$$\begin{aligned} \mathbf{E}(\mathbf{r}, t) &= \text{Re} \left[E e^{i(\mathbf{k} \cdot \mathbf{r} - \omega t)} \hat{v}_E \right] \\ \mathbf{B}(\mathbf{r}, t) &= \text{Re} \left[B e^{i(\mathbf{k} \cdot \mathbf{r} - \omega t)} \hat{v}_B \right] \quad ; \quad E, B \in \mathbb{C}, \hat{v}_j: \text{versores (asociado a polarización)}, \omega \in \mathbb{R} \end{aligned}$$

- Trabajamos con los campos complejos y tomamos parte real al final del cálculo, o en la instancia donde sea necesario; por ejemplo, si aparece una operación que no sea lineal en los campos \mathbf{E} y/o \mathbf{B} .

- A partir de acá llamamos \mathbf{E} y \mathbf{B} a la versión compleja de los campos.

Vector (número) de onda: $\mathbf{k} = k \hat{k} \quad \implies \quad k^2 = n^2 \omega^2 / c^2,$

Relación de dispersión: $k = \frac{n}{c} \omega$

Propiedades:

- $\nabla \cdot \mathbf{E} = 0 \implies \boxed{\mathbf{k} \cdot \mathbf{E} = 0}$
- $\nabla \cdot \mathbf{B} = 0 \implies \boxed{\mathbf{k} \cdot \mathbf{B} = 0}$
- $\nabla \times \mathbf{E} = -\frac{1}{c} \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \implies \boxed{\mathbf{k} \times \mathbf{E} = \frac{\omega}{c} \mathbf{B}}$ (Para ondas planas con $n = \sqrt{\mu\epsilon}$, queda: $\mathbf{B} = n \hat{k} \times \mathbf{E}$)
- Las superficies de *fase* ϕ constante a un tiempo dado, $\phi|_{t_0} \equiv k_x x + k_y y + k_z z - \omega t_0 = cte$, son planos perpendiculares a la dirección de propagación $\hat{k} = (k_x \hat{x} + k_y \hat{y} + k_z \hat{z})/k$.

Condiciones en una interfase

Consideramos una superficie plana que separa a un medio (1) de un medio (2) en donde entran y salen ondas planas que se reflejan y refractan según la Ley de Snell.

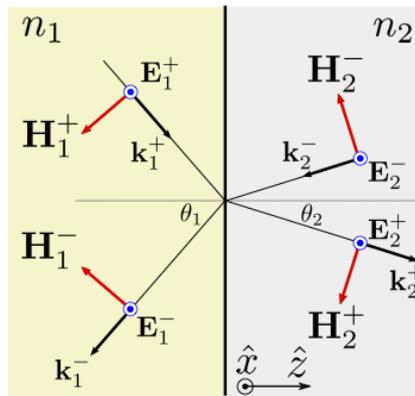
Condiciones cinemáticas en la interfase (con normal \hat{n}):

$$\begin{aligned} \text{mismas frecuencias:} \quad & \omega_1 \equiv \omega \equiv \omega_2 \\ \mathbf{k} \text{ coplanares:} \quad & k_{1\parallel} = k_{2\parallel} \quad (\text{si } \hat{n} = \hat{z} : k_{1xy} = k_{2xy}) \\ \text{Ley de Snell:} \quad & n_1 \sin \theta_1 = n_2 \sin \theta_2 \quad \theta_i \text{ ángulo de incidencia} \end{aligned}$$

Condiciones dinámicas en la interfase:

$$\begin{aligned} [\mathbf{D}_2 - \mathbf{D}_1] \cdot \hat{n} &= 0 \quad : \text{continuidad de } \mathbf{D} \text{ normal (en ausencia de } \sigma_\ell) \\ [\mathbf{E}_2 - \mathbf{E}_1] \times \hat{n} &= 0 \quad : \text{continuidad de } \mathbf{E} \text{ tangencial} \\ [\mathbf{B}_2 - \mathbf{B}_1] \cdot \hat{n} &= 0 \quad : \text{continuidad de } \mathbf{B} \text{ normal} \\ [\mathbf{H}_2 - \mathbf{H}_1] \times \hat{n} &= 0 \quad : \text{continuidad de } \mathbf{H} \text{ tangencial (en ausencia de } \mathbf{g}_\ell) \end{aligned}$$

Polarización Traslverso Eléctrico (TE): el campo eléctrico es perpendicular al plano de incidencia
(Plano de incidencia: el plano definido por los \hat{k})



$$\mathbf{E}_1^\pm(\mathbf{r}, t) = E_1^\pm e^{i(\mathbf{k}_1^\pm \cdot \mathbf{r} - \omega t)} \hat{x}$$

$$\mathbf{E}_2^\pm(\mathbf{r}, t) = E_2^\pm e^{i(\mathbf{k}_2^\pm \cdot \mathbf{r} - \omega t)} \hat{x}$$

continuidad de \mathbf{D} normal: *trivial* (misma polarización)

continuidad de \mathbf{E} tangencial:

$$\boxed{E_1^+ + E_1^- = E_2^+ + E_2^-}$$

continuidad de \mathbf{B} normal: $\sin \theta_1 (B_1^+ + B_1^-) = \sin \theta_2 (B_2^+ + B_2^-) \implies$

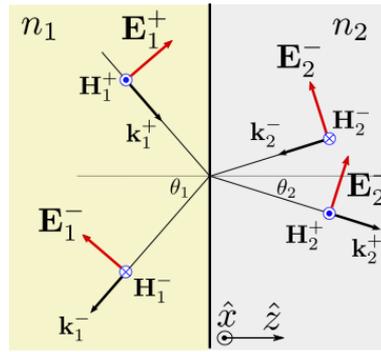
$$n_1 \sin \theta_1 (E_1^+ + E_1^-) = n_2 \sin \theta_2 (E_2^+ + E_2^-) \quad (\equiv \text{Ley Snell} + \text{cont. } E_{tan})$$

continuidad de \mathbf{H} tangencial: $\cos \theta_1 (H_1^+ - H_1^-) = \cos \theta_2 (H_2^+ - H_2^-) \implies$

$$\boxed{\bar{n}_1 (E_1^+ - E_1^-) = \bar{n}_2 (E_2^+ - E_2^-)} \quad ; \quad \bar{n}_i \equiv \frac{n_i \cos \theta_i}{\mu_i}$$

[el sistema requiere conocer 2 amplitudes para ser compatible y determinado: Por ejemplo, la incidencia desde un lado y desde el otro de la interfase (E_1^+ y E_2^-).]

Caso Transverso Magnético (TM): el campo magnético es perpendicular al plano de incidencia.



continuidad de **D** normal: $\epsilon_1 \sin \theta_1 (E_1^+ - E_1^-) = \epsilon_2 \sin \theta_2 (E_2^+ - E_2^-)$: Ley Snell + cont. H_{tan}

continuidad de **E** tangencial: $\cos \theta_1 (E_1^+ + E_1^-) = \cos \theta_2 (E_2^+ + E_2^-) \implies$

$$\boxed{(\tilde{E}_1^+ + \tilde{E}_1^-) = (\tilde{E}_2^+ + \tilde{E}_2^-)}$$
 ; $\tilde{E}_i \equiv E_i \cos \theta_i$

continuidad de **B** normal: *trivial* (misma polarización)

continuidad de **H** tangencial: $H_1^+ - H_1^- = H_2^+ - H_2^- \implies$

$$\boxed{\tilde{n}_1 (\tilde{E}_1^+ - \tilde{E}_1^-) = \tilde{n}_2 (\tilde{E}_2^+ - \tilde{E}_2^-)}$$
 ; $\tilde{n}_i \equiv \frac{n_i}{\mu_i \cos \theta_i}$

[+ condiciones de borde (para quedar determinado)]

Problema 1. Coeficientes de Fresnel

Encontrar las amplitudes de las ondas reflejadas y transmitidas en el problema de una interfase entre dos dieléctricos para incidencia TE y TM.

Caso incidencia TE:

Amplitudes: incidente $E_i = E_1^+$, reflejada $E_r = E_1^-$, transmitida $E_t = E_2^+$ y, condición en el borde (infinito) del medio 2, $E_2^- = 0$.

continuidad de **E** tangencial: $E_1^+ + E_1^- = E_2^+$

continuidad de **H** tangencial: $\tilde{n}_1 (E_1^+ - E_1^-) = \tilde{n}_2 E_2^+$; $\tilde{n}_i \equiv \frac{n_i \cos \theta_i}{\mu_i}$

$$\Rightarrow \text{Coeficientes de Fresnel (TE)} \quad \begin{cases} R_{12} \equiv \frac{E_r}{E_i} = \frac{\bar{n}_1 - \bar{n}_2}{\bar{n}_1 + \bar{n}_2} \\ T_{12} \equiv \frac{E_t}{E_i} = \frac{2\bar{n}_1}{\bar{n}_1 + \bar{n}_2} \end{cases}$$

Caso incidencia TM:

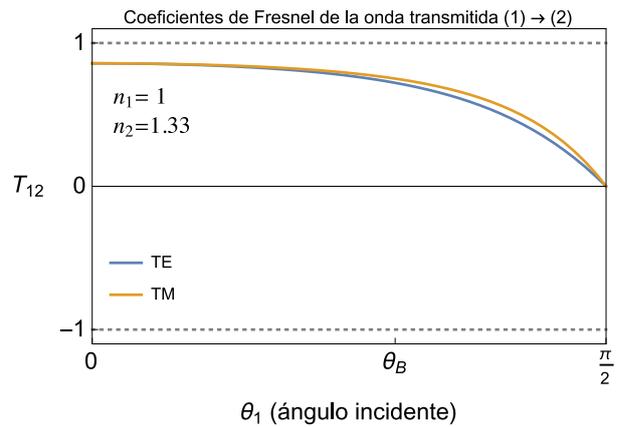
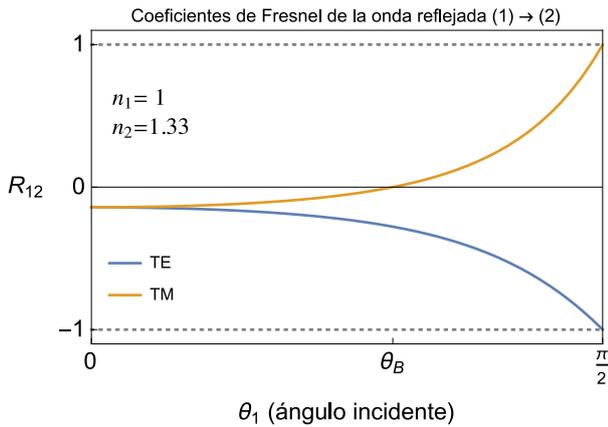
Amplitudes: incidente $E_i = E_1^+$, reflejada $E_r = E_1^-$, transmitida $E_t = E_2^+$ y, condición en el borde (infinito) del medio 2, $E_2^- = 0$.

continuidad de **E** tangencial: $(\tilde{E}_1^+ + \tilde{E}_1^-) = \tilde{E}_2^+ \quad ; \quad \tilde{E}_i \equiv E_i \cos \theta_i$

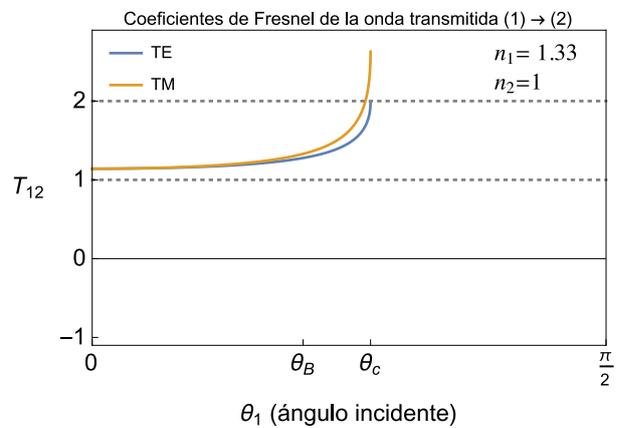
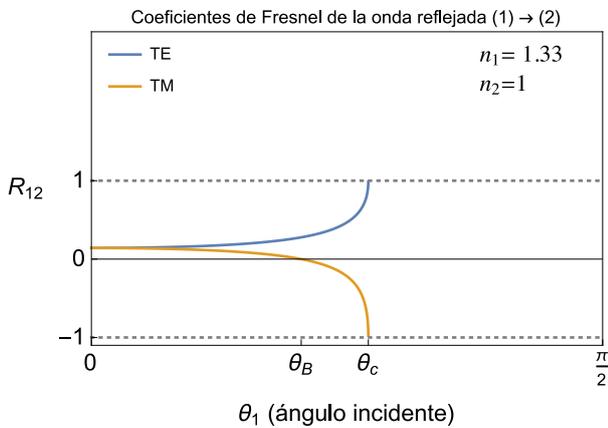
continuidad de **H** tangencial: $\tilde{n}_1 (\tilde{E}_1^+ - \tilde{E}_1^-) = \tilde{n}_2 \tilde{E}_2^+ \quad ; \quad \tilde{n}_i \equiv \frac{n_i}{\mu_i \cos \theta_i}$

$$\Rightarrow \text{Coeficientes de Fresnel (TM)} \quad \begin{cases} R_{12} \equiv \frac{E_r}{E_i} = \frac{\tilde{n}_1 - \tilde{n}_2}{\tilde{n}_1 + \tilde{n}_2} \\ T_{12} \equiv \frac{E_t}{E_i} = \frac{2\tilde{n}_1}{\tilde{n}_1 + \tilde{n}_2} \left(\frac{\cos \theta_1}{\cos \theta_2} \right) \end{cases}$$

De menor a mayor densidad:



De mayor a menor densidad:



Casos especiales:

(i) $R_{12}^{TM} = 0 \implies$ Ángulo de Brewster θ_B ,

$$\tan(\theta_B) = \frac{n_2}{n_1}$$

tal que si $\theta_1 = \theta_B$ no hay onda reflejada con polarización TM.

(ii) Reflexión total interna para $\theta_1 \geq \theta_c$, con el ángulo crítico θ_c tal que $\sin(\theta_c) = n_2/n_1$.

$$\implies \cos \theta_2 = i \sqrt{(n_1 \sin \theta_1 / n_2)^2 - 1}$$

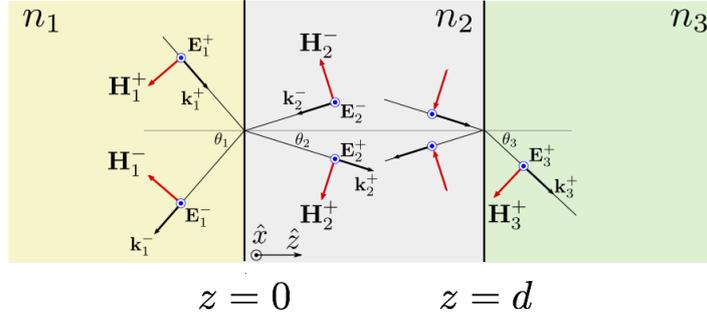
No hay flujo del valor medio del vector de Poynting en la dirección perpendicular a la interfase: $\hat{z} \cdot \langle \mathbf{S}_2 \rangle = 0$

Problema 2. Las dos interfases

Una lámina dieléctrica de permitividad ϵ_2 y espesor d separa dos medios semiinfinitos que tienen permitividades ϵ_1 y ϵ_3 ($\mu = 1$ en todo el espacio). Una onda plana de amplitud E_i incide sobre la interfase que separa los medios 1 y 2, formando un ángulo θ_1 con la normal.

(a) (Considerar por separado los casos TE y TM.)

Caso incidencia TE:



$$\mathbf{E}_1^\pm(\mathbf{r}, t) = \text{Re}[E_1^\pm e^{i(\mathbf{k}_1^\pm \cdot \mathbf{r} - \omega t)}] \hat{x} \quad ; \quad E_1^+ \equiv E_i$$

$$\mathbf{E}_2^\pm(\mathbf{r}, t) = \text{Re}[E_2^\pm e^{i(\mathbf{k}_2^\pm \cdot \mathbf{r} - \omega t)}] \hat{x}$$

$$\mathbf{E}_3^+(\mathbf{r}, t) = \text{Re}[E_3^+ e^{i(\mathbf{k}_3^+ \cdot \mathbf{r} - \omega t)}] \hat{x} \quad ; \quad E_3^- = 0$$

En la segunda interfase ($z = d$) tenemos:

$$\mathbf{E}_2^\pm(\mathbf{r}, t) \Big|_{z=d} = E_2^\pm e^{\pm i\alpha_2} e^{i(\mathbf{k}_2^\pm \cdot \vec{\rho} - \omega t)} \hat{x} \quad ; \quad \alpha_2 \equiv d k_2 \cos \theta_2, \quad \vec{\rho} = x \hat{x} + y \hat{y}$$

$$\mathbf{E}_3(\mathbf{r}, t) \Big|_{z=d} = \underbrace{E_3^+ e^{i\alpha_3}}_{\equiv E_t} e^{i(\mathbf{k}_3^+ \cdot \vec{\rho} - \omega t)} \hat{x} \quad ; \quad \alpha_3 \equiv d k_3^+ \cos \theta_3$$

En la segunda interfase los campos tienen desfases (α_i) por la propagación en el medio de espesor d . Por comodidad vamos a definir la magnitud E_t para la parte transmitida, para no arrastrar el factor con α_3 en todas las ecuaciones.

Sistema de ecuaciones que determina todos los campos:

En la interfase $z = 0$ (miro el planteo TE general, que ya hicimos antes):

$$\text{continuidad de } \mathbf{E} \text{ tangencial:} \quad E_1^+ + E_1^- = E_2^+ + E_2^-$$

$$\text{continuidad de } \mathbf{H} \text{ tangencial:} \quad \bar{n}_1 (E_1^+ - E_1^-) = \bar{n}_2 (E_2^+ - E_2^-) \quad ; \quad \bar{n}_i \equiv \frac{n_i \cos \theta_i}{\mu_i}$$

En la interfase $z = d$ (planteo problema 1, pero con el desfase):

$$\text{continuidad de } \mathbf{E} \text{ tangencial: } E_2^+ e^{i\alpha_2} + E_2^- e^{-i\alpha_2} = E_t$$

$$\text{continuidad de } \mathbf{H} \text{ tangencial: } \bar{n}_2 (E_2^+ e^{i\alpha_2} - E_2^- e^{-i\alpha_2}) = \bar{n}_3 E_t$$

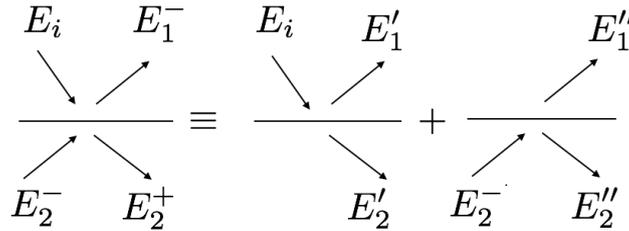
Resolución del sistema de ecuaciones para los campos: 4 ecs. con 4 incógnitas.

(b) *Método alternativo y mucho más práctico* (seguimos con el caso TE) : primero, notar que en la segunda interfase el problema involucra sólo tres ondas, de manera que las amplitudes están relacionadas por los coeficientes de transmisión y reflexión usuales, T_{23} y R_{23} , esto es:

$$E_t = T_{23} E_2^+ e^{i\alpha_2} \quad (1)$$

$$E_2^- e^{-i\alpha_2} = R_{23} E_2^+ e^{i\alpha_2} \quad (2)$$

Vemos que esto directamente elimina dos incógnitas, pero cuidado con las fases. Por otro lado, en la primera interfase descomponemos el problema como la superposición* de dos problemas de tres ondas, con una onda incidente a cada lado de la interfase. El dibujo:



$$E_1^- = E_1' + E_1'' = R_{12} E_i + T_{21} E_2^- \quad (3)$$

$$E_2^+ = E_2' + E_2'' = T_{12} E_i + R_{21} E_2^- \quad (4)$$

Podemos despejar primero E_2^+ en función de E_i (usando (2) y (4)), y luego es directo obtener el campo reflejado hacia el primer medio y el transmitido hacia el tercero. Reagrupando según pide el enunciado quedan las siguientes amplitudes:

$$R \equiv \frac{E_1^-}{E_1^+} \equiv \frac{E_r}{E_i} = \frac{R_{12} + R_{23} e^{2i\alpha_2}}{1 + R_{12} R_{23} e^{2i\alpha_2}}$$

$$T \equiv \frac{E_t}{E_i} = \frac{T_{12} T_{23} e^{i\alpha_2}}{1 + R_{12} R_{23} e^{2i\alpha_2}}$$

donde usamos que: $T_{ij} T_{ji} = 1 - R_{ij}^2$ y que $R_{ij} = -R_{ji}$, con R_{ij} y T_{ij} los coeficientes de reflexión y transmisión para una sola interfase como calculamos en el problema 1 (queda como ejercicio mostrarlo).

*las ecuaciones son lineales, por lo que superponer puede ser práctico también en la resolución de problemas dinámicos.