

Auxiliar 14

Ecs. de Maxwell y ondas EM

Profesor: Simón Riquelme

Auxiliares: Antonia Cisternas, Javier Huenupi

Ayudante: Bruno Pollarolo

P1.-

Considere una onda electromagnética que viaja en la dirección z en el vacío, el cual posee un campo eléctrico dado por

$$\vec{E} = E_1 e^{i(kz - \omega t)} \hat{x} + E_2 e^{i(kz - \omega t - \phi)} \hat{y}$$

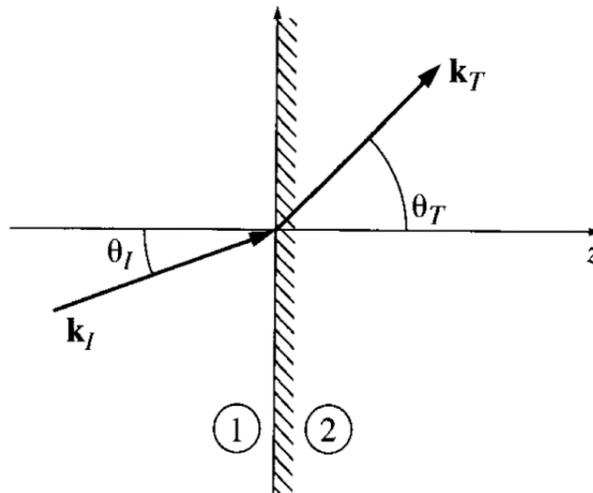
donde E_1 y E_2 son números reales. Determine el campo magnético asociado a esta onda electromagnética y el promedio temporal de Poynting

P2.-

De acuerdo con la Ley de Snell, cuando la luz pasa desde un medio óptico denso a uno menos denso ($n_1 > n_2$) el vector de propagación \vec{k} dobla alejándose de la normal (ver figura). En particular, si la luz incide en la interfaz con el ángulo crítico

$$\theta_c = \sin^{-1}(n_2/n_1),$$

entonces $\theta_T = 90^\circ$. Si θ_I excede θ_c , no hay luz refractada, solo reflejada (reflexión interna total). Pero los *campos* no son nulos en el medio 2; lo que obtenemos son ondas llamadas **ondas evanescentes**, las cuales rápidamente se atenúan y no transportan energía hacia el medio 2.



Una forma de modelar una onda evanescente es considerar

$$\vec{k}_T = k_T(\sin \theta_T \hat{x} + \cos \theta_T \hat{z}),$$

donde $k_T = \omega n_2/c$ y el único cambio es que

$$\sin \theta_T = \frac{n_1}{n_2} \sin \theta_I$$

ahora es mayor que 1, y

$$\cos \theta_T = \sin 1 - \sin^2 \theta_T = i\sqrt{\sin^2 \theta_T - 1}$$

es imaginario. (¡Ya no podemos interpretar θ_T como un ángulo!)

a) Muestre que

$$\vec{E}_T(\vec{r}, t) = \vec{E}_{0T} e^{-\kappa z} e^{i(kx - \omega t)},$$

donde

$$\kappa \equiv \frac{\omega}{c} \sqrt{(n_1 \sin \theta_I)^2 - n_2^2} \text{ y } k \equiv \frac{\omega n_1}{c} \sin \theta_I.$$

Es una onda propagándose en la dirección x (paralelo a la interfaz), y atenuada en la dirección z

b) En el caso de polarización perpendicular al plano de incidencia, muestre que los campos evanescentes (reales) son

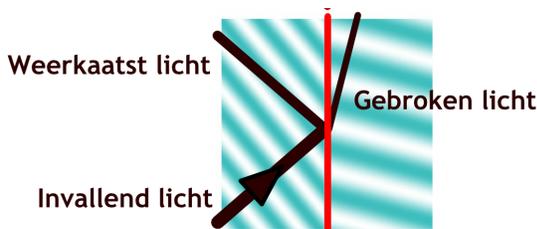
$$\begin{aligned} \vec{E}(\vec{r}, t) &= E_0 e^{-\kappa z} \cos(kx - \omega t) \hat{y}, \\ \vec{B}(\vec{r}, t) &= \frac{E_0}{\omega} e^{-\kappa z} [\kappa \sin(kx - \omega t) \hat{x} + k \cos(kx - \omega t) \hat{z}] \end{aligned}$$

c) Demuestre que estos campos satisfacen las ecuaciones de Maxwell

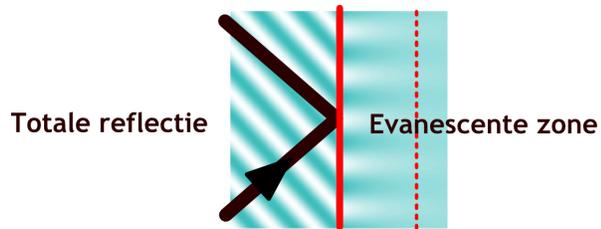
d) Para estos campos, calcule el vector de Poynting y muestre que, en promedio, no hay energía transmitida en la dirección de z

Hint: Para el ítem b) ocupe que los campos transmitidos están dados por

$$\begin{aligned} \vec{E}_T(\vec{r}, t) &= \vec{E}_{0T} e^{i(\vec{k}_T \cdot \vec{r} - \omega t)} \hat{y} \\ \vec{B}_T(\vec{r}, t) &= \frac{n_2}{c} \vec{E}_{0T} e^{i(\vec{k}_T \cdot \vec{r} - \omega t)} (-\cos \theta_T \hat{x} + \sin \theta_T \hat{z}) \end{aligned}$$



(a) Cuando hay refracción no hay ondas evanescentes



(b) Cuando no hay refracción (reflexión total) hay presencia de ondas evanescentes

Formulario

Ecuaciones de Maxwell

Las ecuaciones de Maxwell están dadas por

$$\begin{aligned}\nabla \cdot \vec{E} &= \frac{1}{\epsilon_0} \rho, & \nabla \times \vec{E} &= -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}, \\ \nabla \cdot \vec{B} &= 0, & \nabla \times \vec{B} &= \mu_0 \vec{J} + \mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t},\end{aligned}$$

estas expresiones son válidas **para cualquier medio**, tanto vacío como medio material.

Sin embargo, si estamos trabajando en un medio material puede ser útil utilizarlas de la siguiente forma

$$\begin{aligned}\nabla \cdot \vec{D} &= \rho_f, & \nabla \times \vec{E} &= -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}, \\ \nabla \cdot \vec{B} &= 0, & \nabla \times \vec{H} &= \vec{J}_f + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}.\end{aligned}$$

Ondas electromagnéticas

Una onda electromagnética puede modelarse de forma general como

$$\tilde{\vec{E}}(\vec{r}, t) = \tilde{\vec{E}}_0 e^{i(\vec{k} \cdot \vec{x} - \omega t)},$$

donde usamos funciones imaginarias para simplificar el cálculo.

Un campo eléctrico que cambia en el tiempo produce un campo magnético que cambia en el tiempo (y viceversa) dado por

$$\vec{B} = \frac{\vec{k} \times \vec{E}}{\omega}.$$

Los vectores sin tilde son la parte real del vector con tilde, $\vec{E} = \text{Re}\{\tilde{\vec{E}}\}$.

La energía transportada por una onda EM (cambiante en el tiempo) se expresa con el vector de Poynting \vec{S} dado por

$$\vec{S} = \frac{1}{\mu_0} \vec{E} \times \vec{B} = \vec{E} \times \vec{H},$$

su promedio en el tiempo se calcula usando

$$\langle \vec{S} \rangle = \frac{1}{T} \int_0^T \vec{S}(t) dt, \quad \text{con } T = \frac{2\pi}{\omega}$$

donde nos fijamos en un punto (x, y, z) fijo, de forma que estas coordenadas *no dependen* del tiempo en la integral.

Auxiliar 14

P1

a) Tenemos una onda de la forma

$$\vec{\tilde{E}} = E_1 e^{i(kz - \omega t)} \hat{x} + E_2 e^{i(kz - \omega t - \phi)} \hat{y}$$

Recordando que una onda EM de forma general se escribe como $\vec{\tilde{E}}(\vec{r}, t) = \vec{\tilde{E}}_0 e^{i(\vec{k} \cdot \vec{r} - \omega t - \phi)}$, si nuestro cpo. tiene una dependencia kz

$$\Rightarrow \vec{k} \cdot \vec{r} = kz \quad \therefore \vec{k} = k \hat{z}, \text{ ya que } \vec{r} = x \hat{x} + y \hat{y} + z \hat{z}$$

Para calcular el cpo magnético a partir del cpo eléctrico usamos

$$\vec{B} = \frac{\vec{k} \times \vec{E}}{\omega} \quad \leftarrow \text{viene de eos de Maxwell}$$

entonces \vec{B} en su expresión como función compleja (por que tenemos \vec{E} en su expresión compleja) es:

$$\begin{aligned} \vec{\tilde{B}} &= \frac{1}{\omega} k \hat{z} \times (E_1 e^{i(kz - \omega t)} \hat{x} + E_2 e^{i(kz - \omega t - \phi)} \hat{y}) \\ &= \frac{k}{\omega} E_1 e^{i(kz - \omega t)} \hat{y} - \frac{k}{\omega} E_2 e^{i(kz - \omega t - \phi)} \hat{x} \end{aligned}$$

Ahora expresemos el vector de Poynting, para esto tomaremos la parte real de $\vec{\tilde{E}}$ y $\vec{\tilde{B}}$

$$\begin{aligned} \vec{E} &\equiv \text{Re}\{\vec{\tilde{E}}\} = E_1 \cos(kz - \omega t) \hat{x} + E_2 \cos(kz - \omega t - \phi) \hat{y} \\ \vec{B} &\equiv \text{Re}\{\vec{\tilde{B}}\} = \frac{k}{\omega} E_1 \cos(kz - \omega t) \hat{y} - \frac{k}{\omega} E_2 \cos(kz - \omega t - \phi) \hat{x} \end{aligned} \quad \left. \begin{array}{l} \text{recordar que } E_1, E_2 \in \mathbb{R} \\ \text{por enunciado} \end{array} \right\}$$

$$\begin{aligned} \Rightarrow \vec{S} &= \frac{1}{\mu_0} \vec{E} \times \vec{B} = \frac{1}{\mu_0} \left[E_1 \cos(kz - \omega t) \hat{x} + E_2 \cos(kz - \omega t - \phi) \hat{y} \right] \times \left[\frac{k}{\omega} E_1 \cos(kz - \omega t) \hat{y} - \frac{k}{\omega} E_2 \cos(kz - \omega t - \phi) \hat{x} \right] \\ &= \frac{1}{\mu_0} \frac{k}{\omega} \left[E_1^2 \cos^2(kz - \omega t) + E_2^2 \cos^2(kz - \omega t - \phi) \right] \hat{z} \end{aligned}$$

y su promedio temporal sería

$$\langle \vec{S} \rangle = \frac{1}{T} \int_0^T \vec{S}(t) dt, \text{ con } T = \frac{2\pi}{\omega}$$

$$= \frac{\omega}{2\pi} \frac{1}{\mu_0} \frac{k}{\omega} \left[E_1^2 \int_0^{2\pi/\omega} \cos^2(kz - \omega t) dt + E_2^2 \int_0^{2\pi/\omega} \cos^2(kz - \omega t - \phi) dt \right] \hat{z}, \text{ hacemos } \Omega = kz - \omega t \Rightarrow dt = -d\Omega/\omega$$

$\Omega' = kz - \omega t - \phi \Rightarrow dt = -d\Omega'/\omega$

$$= \frac{k}{2\pi\mu_0} \left[-\frac{E_1^2}{\omega} \int_{kz}^{kz-2\pi} \cos^2 \Omega d\Omega - \frac{E_2^2}{\omega} \int_{kz-\phi}^{kz-\phi-2\pi} \cos^2 \Omega' d\Omega' \right] \hat{z}$$

$$= \frac{k}{2\pi\mu_0} \left[-\frac{E_1^2}{\omega} \frac{1}{2} (\Omega + \sin 2\Omega \cos \Omega) \Big|_{kz}^{kz-2\pi} - \frac{E_2^2}{\omega} \frac{1}{2} (\Omega' + \sin 2\Omega' \cos \Omega') \Big|_{kz-\phi}^{kz-\phi-2\pi} \right] \hat{z}$$

se van los términos $\sin \times \cos \times$ al tener periodo 2π

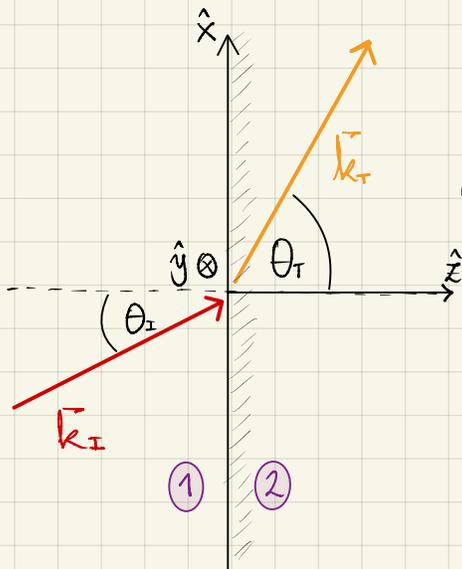
$$= \frac{k}{2\pi\mu_0} \left[-\frac{E_1^2}{\omega} \frac{1}{2} (kz-2\pi - kz) - \frac{E_2^2}{\omega} \frac{1}{2} (kz-\phi-2\pi - (kz-\phi)) \right] \hat{z}$$

$$= \frac{k}{2\pi\mu_0} \left[\frac{E_1^2}{\omega} \frac{1}{2} 2\pi + \frac{E_2^2}{\omega} \frac{1}{2} 2\pi \right] \hat{z}$$

$$= \frac{k}{2\mu_0\omega} [E_1^2 + E_2^2] \hat{z}$$

P2

a) Tenemos un problema de ondas atravesando un medio, de forma general una onda transmitida desde el medio 1 al 2 es como



$$\tilde{\mathbf{E}}_T(\vec{r}, t) = \tilde{\mathbf{E}}_{0T} e^{i(\vec{k}_T \cdot \vec{r} - \omega t)} \quad (*)$$

Nos dicen que modelaremos la onda evanescente (la "transmitida") con un vector propagación \vec{k}_T dado por

$$\vec{k}_T = \frac{\omega n_2}{c} (\sin \theta_T \hat{x} + \cos \theta_T \hat{z})$$

y \vec{r} lo escribimos de forma general (para cualquier posición)

$$\vec{r} = x \hat{x} + y \hat{y} + z \hat{z}$$

$$\Rightarrow \vec{k}_T \cdot \vec{r} = \frac{\omega n_2}{c} (x \sin \theta_T + z \cos \theta_T) \quad (1)$$

A priori no conocemos este "ángulo" de transmisión, pero nos dan su relación con el ángulo de incidencia (que es un valor que controlamos experimentalmente)

key Snell \Rightarrow

$$\sin \theta_T = \frac{n_1}{n_2} \sin \theta_I \Rightarrow \cos \theta_T = i \sqrt{\sin^2 \theta_T - 1} = i \sqrt{\frac{n_1^2}{n_2^2} \sin^2 \theta_I - 1}$$

Reemplazamos en (1)

\Rightarrow ya que estamos considerando $\theta_I > \theta_c$

$$\Rightarrow \vec{k}_T \cdot \vec{r} = \frac{\omega n_2}{c} \left(x \frac{n_1}{n_2} \sin \theta_I + i z \sqrt{\frac{n_1^2}{n_2^2} \sin^2 \theta_I - 1} \right)$$

$$= \frac{\omega}{c} n_1 \sin \theta_I x + i \frac{\omega}{c} \sqrt{n_1^2 \sin^2 \theta_I - n_2^2} z \equiv k x + i \nu z$$

donde definiremos las cantidades (cte. para un valor cte. de θ_I) $k \equiv \frac{\omega n_1}{c} \sin \theta_I$, $\nu \equiv \frac{\omega}{c} \sqrt{(n_1 \sin \theta_I)^2 - n_2^2}$

Reemplazando esta expresión en (*) obtenemos la expresión de la onda evanescente

$$\tilde{\mathbf{E}}_T(\vec{r}, t) = \tilde{\mathbf{E}}_{0T} e^{-\nu z} e^{i(kx - \omega t)}$$

Analizando sus argumentos tenemos que se propaga en \hat{x} paralelo a la interfaz (por el kx) y se atenúa en z (por $-\nu z$).

b) Se puede demostrar que un cpo eléctrico perpendicular al plano de incidencia $x-z$, o sea de la forma

$$\tilde{\mathbf{E}}_I(\vec{r}, t) = \tilde{\mathbf{E}}_{0I} e^{i(\vec{k}_I \cdot \vec{r} - \omega t)} \hat{y}$$

no cambia su polarización, o sea tanto la onda reflejada como la transmitida tienen polarización en \hat{y} también

$$\tilde{\mathbf{E}}_T(\vec{r}, t) = \tilde{\mathbf{E}}_{0T} e^{i(\vec{k}_T \cdot \vec{r} - \omega t)} \hat{y}, \text{ usando } \vec{k}_T = k_1 (\sin \theta_T \hat{x} + \cos \theta_T \hat{z})$$

y $\vec{B} = \frac{\vec{k} \times \vec{E}}{\omega}$ calculamos $\vec{B}_T(\vec{r}, t) = \frac{1}{v_2} \vec{E}_{or} e^{i(\vec{k}_T \cdot \vec{r} - \omega t)} (-\cos\theta_T \hat{x} + \sin\theta_T \hat{z})$, con $v_2 = \frac{c}{n_2}$

escribimos todo en función de k, x : $\vec{k}_T \cdot \vec{r} = kx + i\kappa z$, $\sin\theta_T = \frac{ck}{n_2\omega}$, $\cos\theta_T = i \frac{c\kappa}{n_2\omega}$

$$\Rightarrow \vec{E}_T(\vec{r}, t) = \vec{E}_{or} e^{-\kappa z} e^{i(kx - \omega t)} \hat{y} \quad \wedge \quad \vec{B}_T(\vec{r}, t) = \frac{n_2}{c} \vec{E}_{or} e^{-\kappa z} e^{i(kx - \omega t)} \left(\frac{-i c \kappa}{n_2 \omega} \hat{x} + \frac{c k}{n_2 \omega} \hat{z} \right)$$

Estos cpos están en su expresión imaginaria, por lo que debemos tomar la parte real, escribimos \vec{E}_{or} como

$$\vec{E}_{or} = E_{or}^R + i E_{or}^I, \text{ con } E_{or}^R, E_{or}^I \in \mathbb{R}$$

y expandiendo los exponenciales imaginarios usando la fórmula de Euler $e^{i\alpha} = \cos\alpha + i\sin\alpha$

$$\vec{E}_T(\vec{r}, t) = (E_{or}^R + i E_{or}^I) (\cos(kx - \omega t) + i \sin(kx - \omega t)) e^{-\kappa z} \hat{y}$$

$$= \left[\underbrace{E_{or}^R \cos(kx - \omega t) - E_{or}^I \sin(kx - \omega t)}_{\text{parte real}} + i \underbrace{(E_{or}^R \sin(kx - \omega t) + E_{or}^I \cos(kx - \omega t))}_{\text{parte imaginaria}} \right] e^{-\kappa z} \hat{y} = \vec{E}_T^R(\vec{r}, t) + i \vec{E}_T^I(\vec{r}, t)$$

tomamos la parte real

$$\vec{E}(\vec{r}, t) \equiv [E_{or}^R \cos(kx - \omega t) - E_{or}^I \sin(kx - \omega t)] e^{-\kappa z} \hat{y}$$

recordemos la fórmula $\cos(\alpha + \beta) = \cos\alpha \cos\beta - \sin\alpha \sin\beta$, donde si definimos $\frac{E_{or}^R}{E_0} \equiv \cos\beta$ y $\frac{E_{or}^I}{E_0} \equiv \sin\beta$ y $\alpha = kx - \omega t$

$$\Rightarrow \vec{E}(\vec{r}, t) = E_0 \left[\frac{E_{or}^R}{E_0} \cos(kx - \omega t) - \frac{E_{or}^I}{E_0} \sin(kx - \omega t) \right] e^{-\kappa z} \hat{y}$$

E_{or}^R y E_{or}^I deben cumplir $(E_{or}^R)^2 + (E_{or}^I)^2 = E_0^2$

$$= E_0 [\cos\beta \cos(kx - \omega t) - \sin\beta \sin(kx - \omega t)] e^{-\kappa z} \hat{y}$$

$$= E_0 \cos(kx - \omega t + \phi) e^{-\kappa z} \hat{y}$$

en un experimento tenemos la libertad de elegir la fase de transmisión, por lo que podemos elegir $\phi = \arccos\beta = \arcsin\beta \stackrel{!}{=} 0$ (que sería $E_{or}^I \stackrel{!}{=} 0 \wedge E_{or}^R \stackrel{!}{=} E_0$)

Como \vec{B}_T está en función de \vec{E}_{or} , si antes elegimos $E_{or}^I \stackrel{!}{=} 0$ ahora también

$$\Rightarrow \vec{B}_T(\vec{r}, t) = \frac{n_2}{c} E_{or}^R (\cos(kx - \omega t) + i \sin(kx - \omega t)) \left(\frac{-i c \kappa}{n_2 \omega} \hat{x} + \frac{c k}{n_2 \omega} \hat{z} \right) e^{-\kappa z}$$

$$= \frac{n_2}{c} E_{or}^R \left[\frac{c k}{n_2 \omega} \cos(kx - \omega t) \hat{z} + \frac{c \kappa}{n_2 \omega} \sin(kx - \omega t) \hat{x} + i \left(\frac{-c \kappa}{n_2 \omega} \cos(kx - \omega t) \hat{x} + \frac{c k}{n_2 \omega} \sin(kx - \omega t) \hat{z} \right) \right] e^{-\kappa z}$$

$$\Rightarrow \vec{B}(\vec{r}, t) \equiv \frac{1}{\omega} E_0 e^{-\kappa z} \left(k \cos(kx - \omega t) \hat{z} + \kappa \sin(kx - \omega t) \hat{x} \right), \text{ donde } E_0 = E_{or}^R \text{ (ya que } E_{or}^I \stackrel{!}{=} 0)$$

c) Reemplace en las ecs de Maxwell con los cps. encontrados en b)

$$\nabla \cdot \vec{E} = 0 \quad \text{consideramos un medio sin carga, } \rho=0$$

$$\nabla \cdot \vec{B} = 0$$

sencillos

$$\nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}$$

$$\nabla \times \vec{B} = \mu_2 \epsilon_2 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \quad \text{consideramos un medio sin corriente } \vec{J}=\vec{0}$$

$\mu_2 \epsilon_2 = \left(\frac{v_2}{c}\right)^2$

más matraqueros

d) El vector de Poynting se calcula como $\vec{S} = \frac{1}{\mu_1} (\vec{E} \times \vec{B})$

$$\Rightarrow \vec{S} = \frac{1}{\mu_2} (\vec{E} \times \vec{B}) = \frac{1}{\mu_2} E_0^2 e^{-2kz} [\cos(kx - \omega t) \hat{y}] \times [k \cos(kx - \omega t) \hat{z} + k \sin(kx - \omega t) \hat{x}]$$

$$= \frac{1}{\mu_2} E_0^2 e^{-2kz} [k \cos^2(kx - \omega t) \hat{x} - k \cos(kx - \omega t) \sin(kx - \omega t) \hat{z}]$$

Calculamos el promedio temporal en un ciclo completo ($T = 2\pi/\omega$) de este vector (\hat{x} y \hat{z} no dependen del tiempo así que salen de la integral) para una posición (x, y, z) fija

$$T \cdot \langle \vec{S} \rangle = \frac{E_0^2}{\mu_2 \omega} e^{-kz} \left[\hat{x} k \int_0^{2\pi/\omega} \cos^2(kx - \omega t) dt - k \hat{z} \int_0^{2\pi/\omega} \cos(kx - \omega t) \sin(kx - \omega t) dt \right]$$

$$= \frac{E_0^2}{\mu_2 \omega} e^{-kz} \left[-\frac{\hat{x} k}{\omega} \int_{kx-2\pi}^{kx} \cos^2 \Omega d\Omega + \frac{\hat{z} k}{\omega} \int_{kx}^{kx-2\pi} \cos \Omega \sin \Omega d\Omega \right]$$

$\Omega(t) = kx - \omega t \Rightarrow dt = -\frac{d\Omega}{\omega}$

\times fijo

$$= \frac{E_0^2}{\mu_2 \omega} e^{-kz} \left[+\frac{\hat{x} k}{\omega} \pi + \vec{0} \right]$$

con lo que obtenemos que la energía solo se transmite en \hat{x} (paralelo a la interfaz) y no hay energía transmitida hacia dentro del medio (2) (no hay componente de $\langle \vec{S} \rangle$ en \hat{z})