Universidad Nacional Autónoma de México



ELECTRODINÁMICA CLÁSICA

Semestre 2016-II

7 de abril de 2016

Tarea # 6. Ondas electromagnéticas planas y propagación de ondas.

 $\begin{array}{c} \textit{Autor:} \\ \text{Favio V\'AZQUEZ}^{\dagger} \end{array}$

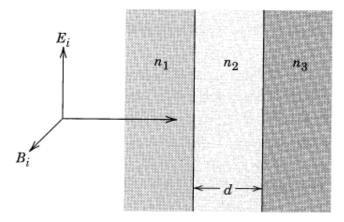


 $^{^\}dagger favio.vazquez@correo.nucleares.unam.mx$

Problema 1. Problema 7.2 de Classical Electromagnetic Radiation de Jackson [1].

Una onda plana incidente en una interfaz de capas como se muestra en la figura. Los índices de refracción de los tres medios no impermeables son n_1 , n_2 y n_3 . El grosor de la capa intermedia es d. Cada uno de los otros medios es semi-infinito.

(a) Calcule los coeficientes de transmisión y reflexión (las tasas de del flujo de Poynting transmitida y reflejada al flujo incidente), y esboce su comportamiento como función de la frecuencia para $n_1 = 1$, $n_2 = 2$, $n_3 = 3$; $n_1 = 3$, $n_2 = 2$, $n_3 = 1$ y $n_1 = 2$, $n_2 = 4$, $n_3 = 1$.



(b) El medio n_1 es parte de un sistema óptico (e.g., una lente); el medio n_3 es aire $(n_3 = 1)$. Se desea colocar un revestimiento óptico (medio n_2) sobre la superficie para que no haya reflexión para ondas de frecuencia ω_0 . ¿Qué grosor d e índice de refracción n_2 son necesarios?

Solución:

(a) Hago notar de que no encuentro una manera simple de hacer este problema, y el mecanismo que utilicé para solucionarlo fue inspirado en un texto que se llama "A Companion to J.D. Jackson's Classical Electrodynamics", de R. Magyar [2]. En la discusión del capítulo 7 del texto de Jackson [1], argumenta algunas cosas interesantes que pueden utilizarse para resolver este problema, y aunque su discusión es mucho más extensa, la condensé para esta solución. Comencemos entonces.

Como dice el enunciado, una onda electromagnética incide desde la izquierda y viaja por las capas; debido a que tratamos con una onda electromagnética sabemos que $\mathbf{k} \times \hat{\mathbf{n}} = 0$ y $\mathbf{B} \cdot \mathbf{E} = 0$, lo cual nos dice que \mathbf{E} y \mathbf{B} son perpendiculares al movimiento de la onda y son mutuamente perpendiculares entre ellas. Ya que los tres medios son no-permeables tenemos que $\mu_1 = \mu_2 = \mu_3 = 1$ y por lo tanto el índice de refracción para cara medio solo dependerá de las ϵ_i .

Pensemos ahora en el recorrido de la onda por las capas. La primera capa puede reflejar la onda y contribuir directamente al coeficiente de reflexión efectivo, o también puede transmitir la onda. La segunda capa también puede reflejar la onda, si esto ocurre viajará de vuelta a la primera capa y puede ser transmitida a la misma. O la onda puede ser reflejada de vuelta. Y esto ocurre también si consideramos la tercera capa, por lo que vemos que el coeficiente

de reflexión consistirá en una serie infinita de términos, donde cada término corresponde a una cierta cantidad de rebotes entre las capas antes de que la onda es finalmente reflejada a la izquierda.

Podemos escribir esto como

$$r = r_{12} + t_{12}r_{23}t_{21}e^{2ik_2d} + t_{12}r_{23}r_{21}t_{21}e^{4ik_2d} + \dots$$
(1.1)

El primer término de esta ecuación corresponde a la reflexión en la interfaz $n_1 - n_2$, el segundo término representa una onda que para por la interfaz $n_1 - n_2$, se refleja en la interfaz $n_2 - n_3$, y luego viaja de vuelta a la interfaz $n_1 - n_2$, y así sucesivamente podemos imaginarnos los términos que corresponden a múltiples reflexiones internas. En esta ecuación vemos el cambio de fase, relacionado con $k_2 = n_2\omega/c$, que en el primer término es el producto de los cambios ya que al llegar la onda va con ikd y al devolverse va con i(-k)(-d), por lo tanto el cambio total de fase será 2ikd. Si escribimos la ecuación (1.1) como

$$r = r_{12} + [t_{12}r_{23}t_{21}e^{2ik_2}d][1 + r_{23}r_{21}e^{2ik_2}d + (r_{23}r_{21})^2e^{4ik_2}d + \dots],$$
(1.2)

y viendo que el segundo término es una serie geométrica que puede escribirse como

$$\sum_{n=0}^{\infty} x^n = \frac{1}{1-x},\tag{1.3}$$

nos queda que, con $x = r_{23}r_{21}e^{2ik_2d}$

$$r = r_{12} + \left[t_{12}r_{23}t_{21}e^{2ik_2d}\right] \left[\frac{1}{1 - r_{23}r_{21}e^{2ik_2d}}\right]. \tag{1.4}$$

De la ecuación (7.42) de Jackson [1] vemos que

$$r_{ij} = \frac{n_i - n_j}{n_i + n_j},\tag{1.5}$$

у

$$t_{ij} = \frac{2n_i}{n_i + n_j}. ag{1.6}$$

Con estas ecuaciones podemos mostrar que

$$r_{12} = \frac{n_1 - n_2}{n_1 + n_2} = -\frac{n_2 - n_1}{n_1 + n_2} = -r_{21}, \tag{1.7}$$

y que

$$t_{12}t_{21} = \left(\frac{2n_1}{n_1 + n_2}\right)\left(\frac{2n_1}{n_1 + n_2}\right) = \frac{4n_1n_2}{(n_1 + n_2)^2} = 1 - \frac{(n_1 - n_2)^2}{(n_1 + n_2)^2} = 1 + r_{12}r_{21}.$$
 (1.8)

Por lo tanto podemos escribir

$$r = r_{12} + \frac{(1 + r_{12}r_{21})e^{2ik_2d}}{1 + r_{12}r_{23}e^{2ik_2d}} = \frac{r_{12} + r_{23}e^{2ik_2d}}{1 + r_{12}r_{23}e^{2ik_2d}}.$$
 (1.9)

El coeficiente de reflexión se define como $R = |r|^2$, por lo tanto

$$R = \frac{r_{12}^2 + r_{23}^2 + 2r_{12}r_{23}\cos(2k_2d)}{1 + 2r_{12}r_{23}\cos(2k_2d) + (r_{12}r_{23})^2},$$
(1.10)

CXCANDXUM HUMERX8 XN8XDENDES

y debido a que R+T=1 el coeficiente de transmisión resulta en

$$T = \frac{1 - r_{12}^2 - r_{23}^2 + (r_{12}r_{23})^2}{1 + 2r_{12}r_{23}\cos(2k_2d) + (r_{12}r_{21})^2}.$$
(1.11)

Necesitamos ahora hacer una serie de gráficos para el comportamiento de los índices de reflexión y transmisión que encontramos para distintos índices de refracción.

Si $n_1 = 1$, $n_2 = 2$ y $n_3 = 3$, haciendo d = 1c nos queda

$$R = \frac{1/4 + 1/25 + 1/5\cos 4\omega}{1 + 1/100 + 1/5\cos 4\omega},\tag{1.12}$$

у

$$T = \frac{1 - 1/4 - 1/25 + (1/10)^2}{1 + 1/100 + 1/5\cos 4\omega}$$
 (1.13)

cuyo gráfico es

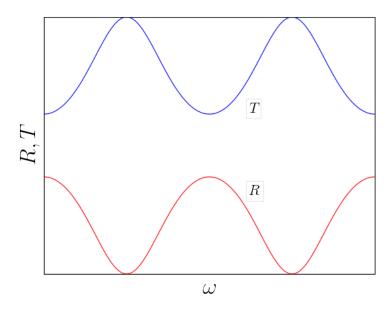


Figura 1: Coeficientes de reflexión y transmisión para $n_1 = 1$, $n_2 = 2$ y $n_3 = 3$.

Si $n_1 = 3$, $n_2 = 2$ y $n_3 = 1$ nos queda

$$R = \frac{1/4 + 1/25 + 1/5\cos 4\omega}{1 + 1/100 + 1/5\cos 4\omega},\tag{1.14}$$

У

$$T = \frac{1 - 1/4 - 1/25 + (1/10)^2}{1 + 1/100 + 1/5\cos 4\omega}$$
 (1.15)

cuyo gráfico es el mismo que en el anterior caso

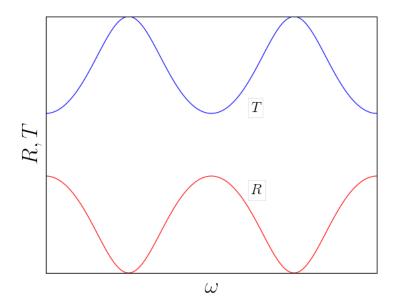


Figura 2: Coeficientes de reflexión y transmisión para $n_1=3,\,n_2=2$ y $n_3=1.$

Si $n_1=2, n_2=4$ y $n_3=1$ nos queda

$$R = \frac{1/9 + 9/25 - 2/5\cos 8\omega}{1 + 1/25 - 2/5\cos 8\omega},\tag{1.16}$$

у

$$T = \frac{1 - 1/9 - 9/25 + 1/25}{1 + 1/25 - 2/5\cos 8\omega} \tag{1.17}$$

cuyo gráfico es

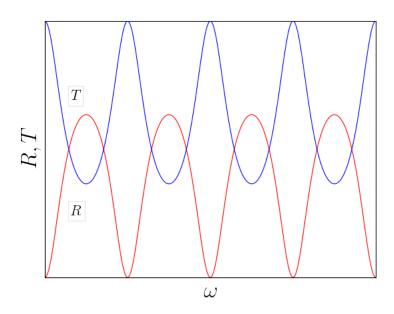


Figura 3: Coeficientes de reflexión y transmisión para $n_1=2, n_2=4$ y $n_3=1$.

El código para hacer estas imágenes se encuentra en un repositorio público el cual administro, donde también están los PDF de todas las tareas, así como el código LATEX con el que las hago. La página es: https://github.com/FavioVazquez/Electrodinamica-Clasica-PCF. Los códigos están en NoteBooks de Python 3, los cuales GitHub renderiza de forma automática y pueden verse en línea.

El código que hace las primeras dos imágenes es:

```
1 from __future__ import print_function
2 import numpy as np
3 from numpy import arccos, sin, cos, pi, array, sqrt
4 import matplotlib
5 matplotlib.use('nbagg')
6 import matplotlib.pyplot as plt
7 from matplotlib import rc
9 rc('font',**{ 'family': 'sans-serif', 'sans-serif':['Helvetica']})
10 ## for Palatino and other serif fonts use:
11 #rc('font',**{'family':'serif','serif':['Palatino']})
rc('text', usetex=True)
14 #LaTeX
plt.rc('text', usetex=True)
plt.rc('font', family='serif')
18 \# \text{Case } n_1 = 1, n_2 = 2, n_3 = 3 \text{ and } n_1 = 3, n_2 = 2, n_3 = 3.
19
20 # linespace for omega
omega = np. linspace(0, pi, 360)
23 # Def. of R and T
_{24} R<sub>-1</sub> = (1/4 + 1/25 + 1/5*\cos(4*omega))/(1 + 1/100 + 1/5*\cos(4*omega))
25 T_{-1} = (1 - 1/4 - 1/25 + 1/100)/(1 + 1/100 + 1/5*\cos(4*omega))
27 # Style
28 plt.ylabel(r'$R,T$', fontsize=30)
plt.xlabel(r'$\setminus omega', fontsize=30)
30 plt.xticks([])
31 plt. yticks ([])
32
33 # Legend
34 plt.text(0.4, 0.33, r"$R$", bbox=dict(facecolor='white', alpha=0.1),
            fontsize = 20)
35
  plt.text(0.4, 0.65, r"$T$", bbox=dict(facecolor='white', alpha=0.1),
36
37
            fontsize = 20)
38
39 # Plot
plt.plot(omega, R-1, "red", omega, T-1, "blue")
41 plt.show()
```

El código que hace la segunda imagen es:

```
1 from __future__ import print_function
2 import numpy as np
3 from numpy import arccos, sin, cos, pi, array, sqrt
4 import matplotlib
5 matplotlib.use('nbagg')
6 import matplotlib.pyplot as plt
7 from matplotlib import rc
9 rc('font',**{'family':'sans-serif','sans-serif':['Helvetica']})
10 ## for Palatino and other serif fonts use:
11 #rc('font',**{'family': 'serif', 'serif':['Palatino']})
12 rc('text', usetex=True)
14 #LaTeX
plt.rc('text', usetex=True)
plt.rc('font', family='serif')
    Case n_1 = 2, n_2 = 4, n_3 = 1
18 #
19
20 # linespace for omega
omega = np. linspace (0, pi, 360)
23 # Def. of R and T
_{24} R<sub>2</sub> = (1/9 + 9/25 - 2/5*\cos(8*\text{omega}))/(1 + 1/25 - 2/5*\cos(8*\text{omega}))
T_{25} T_{2} = (1 - 1/9 - 9/25 + 1/25)/(1 + 1/25 - 2/5*\cos(8*omega))
27 # Style
plt.ylabel(r'$R,T$', fontsize=30)
plt.xlabel(r'$ \omega ', fontsize=30)
30 plt. xticks ([])
31 plt.yticks([])
зз # Legend
34 plt.text(0.25, 0.3, r"$R$", bbox=dict(facecolor='white', alpha=0.1), fontsize
35 plt.text(0.25, 0.65, r"$T$", bbox=dict(facecolor='white', alpha=0.1), fontsize
36
37 # Plot
38 plt. plot (omega, R_2, "red", omega, T_2, "blue")
39 plt.show()
```

(b) Si $n_3 = 1$ el índice de reflexión se reduce a

$$R = 1 - \frac{8n_1 n_2^2}{n_1^2 + [1 + n_1(4 + n_1)]n_2^2 + n_2^4 + (n_1 - n_2)(n_1 + n_2)(n_2^2 - 1)\cos(2dn_2\omega_0)}$$
 (1.18)

donde hemos cambiado ω por ω_0 como lo especifica el inciso. Ahora si podemos hacer que $\cos(2dn_2\omega_0) = -1$ el requerimiento de que R = 0 se reduce a

$$n_1^2 + [1 + n_1(4 + n_1)]n_2^2 + n_2^4 + (n_1 - n_2)(n_1 + n_2)(n_2^2 - 1) - 8n_1n_2^2 = 0,$$
(1.19)

lo que implica que $n_2 = \sqrt{n_1}$. Por lo tanto para que se cumpla que R = 0, debemos escoger $n_2 = \sqrt{n_1}$ y para que se cumpla la condición que impusimos en el coseno, debe tenerse que $d = (m - 1/2) \frac{\pi}{\sqrt{n\omega_0}}$.

Problema 2. Problema 7.3 de Classical Electromagnetic Radiation de Jackson [1].

Dos losas planas semi-infinitas con el mismo dieléctrico sin pérdidas, uniformidad, isotropía, no-permeabilidad con índice de refracción n son paralelas, y están separadas por una brecha de aire (n=1) de ancho d. Una onda electromagnética de frecuencia ω incide en la brecha desde una de las losas con un ángulo de incidencia i. Para una polarización lineal tanto paralela como perpendicular al plano de incidencia,

- (a) calcule la tasa de potencia transmitida a la segunda losa con respecto a la potencia incidente y la tasa de potencia reflejado con respecto a la incidente;
- (b) para un *i* mayor que el ángulo crítico para reflexión interna total, esboce la tasa de potencia transmitida con respecto a la potencia incidente como una función de *d* medido en unidades de longitud de onda en la brecha.

Solución:

(a) Asumiremos que la onda incidente puede escribirse como $\mathbf{E}_i e^{i\mathbf{k}\cdot\mathbf{x}}$, y del lado de la primear losa se refleja una onda de la forma $\mathbf{E}_r e^{i\mathbf{k}'\cdot\mathbf{x}}$, luego en la brecha de aire tenemos las ondas $\mathbf{E}_+ e^{i\mathbf{k}_0\cdot\mathbf{x}}$ y $\mathbf{E}_- e^{i\mathbf{k}_0\cdot\mathbf{x}}$, y por último en la segunda losa tendremos una onda transmitida de la forma $\mathbf{E}_t e^{i\mathbf{k}\cdot(\mathbf{x}-\mathbf{d})}$.

Si i es el ángulo de incidencia, entonces el ángulo r medido desde la normal en la brecha de aire está dado por la ley de Snell, $n \operatorname{sen} i = \operatorname{sen} r$, y debido a que las losas tienen el mismo índice de refracción, el ángulo de transmisión también será i. Tenemos que, por lo anterior

$$\cos r = \sqrt{q - \sin^2 r} = \sqrt{1 - n^2 \sin^i},\tag{2.1}$$

lo que nos dice que $\cos r$ es puramente imaginario cuando i es más grande que el ángulo crítico. El problema nos pide que calculemos E_t/E_i y E_r/E_i , y para hacer esto tomaremos dos casos posibles, y utilizando las condiciones de frontera para las componentes paralelas de \mathbf{E} y \mathbf{H} podremos hacer esto¹. El primer caso es cuando \mathbf{E} es perpendicular al plano de incidencia, entonces en la primera interfaz tenemos

$$E^{\parallel} : E_i + E_r = E_+ + E_-, H^{\parallel} : n(E_i - E_r) \cos i = (E_+ - E_-) \cos r,$$
(2.2)

y en la segunda interfaz

$$E^{\parallel} : E_{+}e^{i\phi} + E_{-}e^{-i\phi} = E_{t},$$

$$H^{\parallel} : (E_{+}e^{i\phi} - E_{-}e^{-i\phi})\cos r = nE_{t}\cos i,$$
(2.3)

donde hemos definido la fase

$$\phi = \mathbf{k}_0 \cdot \mathbf{d} = k_0 d \cos r = \frac{\omega d \cos r}{c}.$$
 (2.4)

Ahora las ecuaciones para la primera interfaz podemos escribirlas como

 $^{^1\}mathrm{Ver}$ página 304 de Jackson [1]

$$E_{+} = \frac{1}{2}E_{i}(1+\xi) + \frac{1}{2}E_{r}(1-\alpha),$$

$$E_{-} \frac{1}{2}E_{i}(1-\xi) + \frac{1}{2}E_{r}(1+\alpha),$$
(2.5)

donde hemos definido

$$\xi \equiv \frac{n\cos i}{\cos r} = \frac{n\cos i}{\sqrt{1 - n^2 \sin^2 i}}.$$
 (2.6)

De igual forma las ecuaciones para la segunda interfaz podemos escribirlas como

$$E_{+} = \frac{1}{2} e^{-i\phi} E_{t}(1+\xi),$$

$$E_{-} = \frac{1}{2} e^{-i\phi} E_{t}(1+\xi).$$
(2.7)

Con estos dos pares de ecuaciones podemos resolver para las tasas solicitadas por el texto,

$$\frac{E_t}{E_i} = \frac{2\xi}{2\xi\cos\phi - i(1+\xi^2)\sin\phi},$$
(2.8)

$$\frac{E_r}{E_i} = \frac{i(1-\xi^2)\sin\phi}{2\xi\cos\phi - i(1+\xi^2)\sin\phi}.$$
(2.9)

Como no me queda muy claro si el texto pide estas tasas solamente o también los coeficientes de reflexión y transmisión, debajo se encuentran éstos²

$$T = \left| \frac{E_t}{E_i} \right|^2 = \frac{4\xi^2}{4\xi^2 + (1 - \xi)^2 \sin^2 \phi}, \tag{2.10}$$

$$R = \left| \frac{E_r}{E_i} \right|^2 = \frac{(1 - \xi)^2 \operatorname{sen}^2 \phi}{4\xi^2 + (1 - \xi)^2 \operatorname{sen}^2 \phi}.$$
 (2.11)

Ahora para E paralelo al plano de incidencia, tenemos para la primera interfaz

$$E^{\parallel} : (E_i - E_r) \cos i = (E_+ - E_-) \cos r,$$

$$H^{\parallel} : n(E_i + E_r) = E_+ + E_-,$$
(2.12)

y en la segunda interfaz

$$(E_{+}e^{i\phi} - E_{-}e^{-i\phi})\cos r = E_{t}\cos i,$$

 $E_{+}e^{i\phi} - E_{-}e^{-i\phi} = nE_{t}.$ (2.13)

De nuevo estas ecuaciones podemos escribirlas como

$$n^{-1}E_{+} = \frac{1}{2}E_{i}(1+\zeta) + \frac{1}{2}E_{r}(1-\zeta),$$

$$n^{-1}E_{-} = \frac{1}{2}E_{i}(1-\zeta) + \frac{1}{2}E_{r}(1+\zeta),$$
(2.14)

GXGANTXUM HUMERX8 XN8XDENTE8

²Para los casos en que i es menor que el ángulo crítico, y tanto ξ como ϕ son reales.

у

$$n^{-1}E_{+} = \frac{1}{2}e^{-i\phi}E_{t}(1+\xi),$$

$$n^{-1}E_{-} = \frac{1}{2}e^{-i\phi}E_{t}(1+\xi).$$
(2.15)

donde hemos definido

$$\zeta \equiv \frac{\cos i}{n \cos r} = \frac{\cos i}{n\sqrt{1 - n^2 \sin^i}}.$$
 (2.16)

Vemos que son ecuaciones muy similares a las que obtuvimos anteriormente solo con la diferencia de que en vez de E_{\pm} tenemos $n^{-1}E_{\pm}$ y en vez de ξ tenemos ζ , y obtendremos las siguientes relaciones

$$\left(\frac{E_t}{E_i} = \frac{2\zeta}{2\zeta\cos\phi - i(1+\zeta^2)\sin\phi}\right),\tag{2.17}$$

$$\frac{E_r}{E_i} = \frac{i(1-\zeta^2)\sin\phi}{2\zeta\cos\phi - i(1+\zeta^2)\sin\phi}.$$
(2.18)

Y los coeficientes de reflexión y transmisión serán

$$T = \left| \frac{E_t}{E_i} \right|^2 = \frac{4\zeta^2}{4\zeta^2 + (1 - \zeta)^2 \sin^2 \phi},$$
 (2.19)

$$R = \left| \frac{E_r}{E_i} \right|^2 = \frac{(1 - \zeta)^2 \operatorname{sen}^2 \phi}{4\zeta^2 + (1 - \zeta)^2 \operatorname{sen}^2 \phi}.$$
 (2.20)

(b) Como no se especifica, solo consideraremos el caso en que ${\bf E}$ es perpendicular al plano de incidencia. Como i es mayor que el ángulo crítico, tanto ξ como ϕ son puramente imaginarios. Por simplicidad podemos escribir éstos como $\xi=i\gamma,\ \phi=i\beta,$ entonces

$$\left[\frac{E_t}{E_i} = \frac{2i\gamma}{2i\gamma \cosh\beta - (1 - \gamma^2) \sinh\beta}\right],\tag{2.21}$$

$$\frac{E_r}{E_i} = \frac{-(1+\gamma^2)\operatorname{senh}\beta}{2i\gamma\operatorname{cosh}\beta + (1+\gamma^2)\operatorname{sen}\beta}.$$
(2.22)

Y los coeficientes de reflexión y transmisión quedan como

$$T = \left| \frac{E_t}{E_i} \right|^2 = \frac{4\gamma^2}{4\gamma^2 + (1 - \gamma)^2 \operatorname{senh}^2 \beta}, \tag{2.23}$$

$$R = \left| \frac{E_r}{E_i} \right|^2 = \frac{(1 - \gamma)^2 \operatorname{senh}^2 \beta}{4\gamma^2 + (1 - \gamma)^2 \operatorname{senh}^2 \beta}.$$
 (2.24)

Donde,

$$\gamma = -\frac{n\cos i}{\sqrt{n^2 \sin^2 i - 1}},\tag{2.25}$$

GKGANTKUM HUMERKS KNSKDENTES

у

$$\beta = \frac{\omega d\sqrt{n^2 \operatorname{sen}^2 i - 1}}{c}.$$
(2.26)

Para tomar un ejemplo, podemos usar que en el aire, con índice de refracción $n \approx 1,5$ el ángulo crítico para la reflexión total interna es de $i_0 = 42^{\circ}$. Y el gráfico de T en función de d medido en unidades de longitud de onda en la brecha será

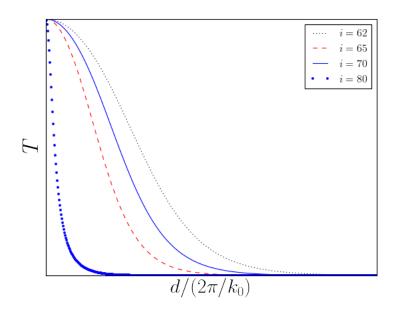


Figura 4: Coeficiente de transmisión para $n \approx 1,5$ en función de d.

El código que esta imagen es:

```
1 from __future__ import print_function
2 import numpy as np
  from numpy import arccos, sin, cos, pi, array, sqrt
4 import matplotlib
5 matplotlib.use('nbagg')
6 import matplotlib.pyplot as plt
7 from matplotlib import rc
9 rc('font',**{'family':'sans-serif','sans-serif':['Helvetica']})
10 ## for Palatino and other serif fonts use:
11 #rc('font',**{ 'family ': 'serif', 'serif':['Palatino']})
12 rc('text', usetex=True)
14 #LaTeX
plt.rc('text', usetex=True)
plt.rc('font', family='serif')
18 # Linespace for d
d = np. linspace (0, 10, 500)
20
21 # Variable definitions
23 def gamma(angle):
       return - (1.5 * \cos(\text{angle})) / \text{sqrt}((1.5**2)*(\sin(\text{angle}))**2-1)
24
def beta (angle):
```

```
return d*sqrt((1.5**2)*(sin(angle)**2) - 1)
28
29 T1 = (5*gamma(62)**2) / ((4*gamma(62)**2) + (1+gamma(62)**2) *
                           sinh(beta(62))**2)
30
31
32 T2 = (5*gamma(65)**2) / ((4*gamma(65)**2) + (1+gamma(65)**2) *
                           sinh(beta(65))**2)
33
34
35 T3 = (5*gamma(70)**2) / ((4*gamma(70)**2) + (1+gamma(70)**2) *
                           sinh(beta(70))**2)
36
37
38 T4 = (5*gamma(80)**2) / ((4*gamma(80)**2) + (1+gamma(80)**2) *
                           sinh(beta(80))**2)
39
40
41 # Style
plt.ylabel(r'$T$', fontsize=30)
plt.xlabel(r'$d$', fontsize=30)
44 plt. xticks([])
45 plt.yticks([])
46
47 # Legend
48 plt.legend(handles=[T1plot, T2plot, T3plot, T4plot], loc=1)
49
50 # Plot
53 T3plot, = plt.plot(d,T3,"b", label = "$i = 70$")
54 \text{ T4plot}, = \text{plt.plot}(d, T4, ".", label = "\$i = 80\$")
55 plt.show()
```

Problema 3. Problema 7.5 de Classical Electromagnetic Radiation de Jackson [1].

Una onda electromagnética polarizada $\mathbf{E} = \mathbf{E}_i e^{i\mathbf{k}} \cdot \mathbf{x} - i\omega t$ incide normalmente sobre una lámina plana uniforme de una excelente conducción ($\omega \gg \omega \epsilon_0$) con un grosor de D. Asumiendo que en el espacio y en la lámina conductora $\mu/\mu_0 = \epsilon/\epsilon_0 = 1$, discuta la reflexión y transmisión de la onda incidente.

(a) Muestre que las amplitudes de las onda reflejada y transmitida, correctas a primer orden en $(\epsilon_0 \omega/\sigma)^1/2$, son

$$\frac{E_r}{E_i} = \frac{-(1 - e^{-2\lambda})}{(1 - e^{-2\lambda}) + \gamma(1 + e^{-2\lambda})}$$

$$\frac{E_t}{E_i} = \frac{2\gamma e^{-\lambda}}{(1 - e^{-2\lambda}) + \gamma(1 + e^{-2\lambda})}$$

donde

$$\gamma = \sqrt{\frac{2\epsilon_0\omega}{\sigma}}(1-i) = \frac{\omega\delta}{c}(1-i)$$

$$\lambda = (1 - i)D/\delta$$

y $\delta = \sqrt{2/\omega\mu\sigma}$ es la profundidad de penetración.

- (b) Verifique que para un grosor igual a cero y un grosor infinito se obtienen los resultados limitantes apropiados.
- (c) Muestre que, excepto para láminas de muy poco grosor, el coeficiente de transmisión es

$$T = \frac{8(\text{Re}\gamma)^2 e^{-2D/\gamma}}{1 - 2e^{-2D/\gamma}\cos 2D/\delta) + e^{-4/\gamma}}$$

Esboce log T como una función de (D/δ) , asumiendo que Re $\gamma=10^{-2}$. Defina "grosor muy pequeño".

Solución:

Problema 4. Problema 7.14 de Classical Electromagnetic Radiation de Jackson [1]. (Es el 7.9 de la 2da ed.)

Un modelo simple para la propagación de ondas de radio en la atmósfera de la Tierra o ionosfera consiste en una tierra plana en z=0 y un medio no uniforme con $\epsilon=\epsilon(z)$ para z>0. Considere la ecuaciones de Maxwell bajo la suposición de que los campos son independientes de y y pueden escribirse como funciones de z por $e^{i(kx-\omega t)}$.

(a) Muestre que la ecuación de onda que gobierna la propagación para z > 0 es

$$\frac{d^2F}{dz^2} + q^2(z)F = 0,$$

donde

$$q^2(z) = \omega^2 \mu_0 \epsilon(z) - k^2$$

y $F=E_y$ para la polarización $\mathit{horizontal},$ y

$$q^{2}(z) = \omega^{2} \mu_{0} \epsilon(z) + \frac{1}{2\epsilon} \frac{d^{2} \epsilon}{dz^{2}} - \frac{3}{4\epsilon^{2}} \left(\frac{d\epsilon}{dz}\right)^{2} - k^{2}$$

con $F = \sqrt{\epsilon/\epsilon_0} E_z$ para la polarización vertical.

- (b) Use la aproximación WKB para tratar la propagación de ondas dirigidas verticalmente hacia la ionosfera (k=0), asumiendo que la constante dieléctrica está dad por (7.59) con una frecuencia de plasma $\omega_p(z)$ gobernada por una densidad electrónica como se muestra en la figura 7.11. Verifique que los argumentos cualitativos de la sección 7.6 se mantienen, con discrepancias en detalle solo para $\omega_{p,\text{max}}$.
- (c) Usando los resultados WKB de la parte (b) y los conceptos de propagación de un pulso de la sección 7.8, define una altura efectiva de la ionosfera $h'(\omega)$ calculando el tiempo T para un pulso de frecuencia dominante ω que viaja hacia arriba y se refleja ($h' \equiv cT/2$). [La aproximación WKB es discutida en la mayoría de los libros de mecánica cuántica].

Solución:

Referencias

- [1] J. Jackson, Classical Electrodynamics, 3ra edición. John Wiley and Sons, Inc. 1999.
- [2] R. Magyar, A Companion to Classical Electrodynamics 3rd Edition by J.D. Jackson, 2001.

[3] D. Griffiths, Indtroduction to Electrodynamics, 4ta edición. Pearson, 2013.