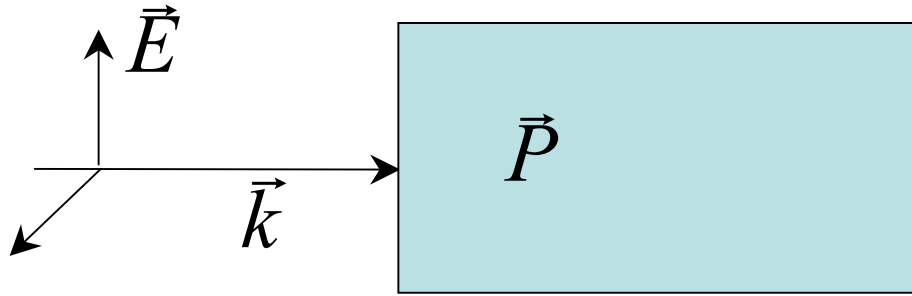


Oddziaływanie fali elektromagnetycznej z ośrodkiem

Liniowa odpowiedź ośrodka dielektrycznego na zewnętrzne pole elektryczne...



- natężenie pola elektrycznego \vec{E}
- polaryzacja ośrodka \vec{P}

Założmy (dla ułatwienia), że

- zajmujemy się ośrodkiem izotropowym $\Rightarrow \vec{P} \parallel \vec{E}$

- zakładamy, że polaryzacja jest proporcjonalna do zewnętrznego pola elektrycznego $\Rightarrow \vec{P} = \epsilon_0 \chi \vec{E}$

(pomijamy efekty nieliniowe!)

χ — podatność dielektryczna

Liniowa odpowiedź ośrodka dielektrycznego

Wektor indukcji elektrycznej można wyrazić jako:

$$\vec{D} = \varepsilon_0 \vec{E} + \vec{P}$$

Względna stała dielektryczna ośrodka:

$$\vec{P} = \varepsilon_0 \chi \vec{E} \quad \Rightarrow \quad \vec{D} = \varepsilon_0 \varepsilon_r \vec{E} \quad \varepsilon_r = 1 + \chi$$

Wektor indukcji magnetycznej:

$$\vec{M} = \chi_M \vec{H} \quad \Rightarrow \quad \vec{B} = \mu_0 (\vec{H} + \vec{M}) = \mu_0 \mu_r \vec{H}$$

Względna podatność magnetyczna:

$$\mu_r = 1 + \chi_M$$

Równania Maxwella

$\nabla \vec{D} = \rho$	Prawo Gaussa dla elektrostatyki
$\nabla \vec{B} = 0$	Prawo Gaussa dla magnetostatyki (nie ma monopoli magnetycznych)
$\nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}$	Prawo Faradaya
$\nabla \times \vec{H} = \vec{j} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}$	Prawo Ampera z prądem przesunięcia (drugi składnik po prawej stronie)

Równania materiałowe – definiujące ośrodki

$$\vec{D} = \epsilon_0 \epsilon_r \vec{E}$$

$$\vec{B} = \mu_0 \mu_r \vec{H}$$

$$\vec{j} = \sigma \vec{E}$$

μ_r – względna przenikalność magnetyczna

j - gęstość prądu,

σ - przewodnictwo (w ogólności tensor)

Fale elektromagnetyczne w ośrodku bez swobodnych ładunków i prądów

(izolator, niemagnetyczny)

$$\begin{cases} \rho = 0 \\ \vec{j} = 0 \end{cases} \quad \begin{cases} \nabla \vec{D} = 0, \nabla \vec{E} = 0 \\ \vec{D} = \varepsilon_0 \varepsilon_r \vec{E} \\ \vec{B} = \mu_0 \mu_r \vec{H} \end{cases}$$

Równania Maxwella

$$\begin{cases} \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \times \vec{H} = \vec{j} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \end{cases} \quad \longrightarrow \quad \begin{cases} \nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \times \vec{B} = \varepsilon_0 \varepsilon_r \mu_0 \mu_r \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \end{cases}$$

Bierzemy rotację z pierwszego równania i korzystamy z drugiego równania:

$$\nabla \times (\nabla \times \vec{E}) = -\varepsilon_0 \varepsilon_r \mu_0 \mu_r \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} \quad (\text{R1})$$

Wiadomo, że zachodzi tożsamość wektorowa

$$\nabla \times (\nabla \times \vec{E}) = \nabla \cdot \nabla \vec{E} - \nabla^2 \vec{E}$$

Jednak z faktu, że $\rho = 0$ wynika, że $\nabla \vec{E} = 0 \implies \nabla \times (\nabla \times \vec{E}) = -\nabla^2 \vec{E}$

Zatem równanie (R1) przyjmuje postać:

$$\nabla^2 \vec{E} = \varepsilon_0 \varepsilon_r \mu_0 \mu_r \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} \quad (\text{R2})$$

Postać tego równania jest identyczna z klasycznym równaniem falowym

$$\frac{\partial^2 y}{\partial x^2} = \frac{1}{v^2} \frac{\partial^2 y}{\partial t^2}$$

Zatem równanie (R2) opisuje fale elektromagnetyczne o prędkości spełniającej związek

$$\frac{1}{v^2} = \varepsilon_0 \varepsilon_r \mu_0 \mu_r$$

W próżni $\varepsilon_r = 1, \mu_r = 1 \Rightarrow c = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon_0 \mu_0}} = 2.998 \times 10^8 \frac{m}{s}$

W ośrodku $v = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon_r \mu_r}} c \Rightarrow n = \frac{c}{v} = \sqrt{\varepsilon_r \mu_r}$ n - współczynnik załamania

Dla częstości optycznych można przyjąć $\mu_r = 1$



Współczynnik załamania

$$n = \sqrt{\epsilon_r}$$

Związek między stałą dielektryczną a współczynnikiem załamania

Rozwiązania dla pola elektrycznego fali elektromagnetycznej propagującej się w kierunku z ma postać:

$$E(z, t) = E_0 e^{i(kz - \omega t)}$$

gdzie k - liczba falowa

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

Po podstawieniu do równania (R2) dostajemy związek:

$$k = \frac{2\pi}{\lambda} = \frac{\omega}{v} = \frac{n\omega}{c}$$



$$E(z, t) = E_0 e^{i\left(\frac{n\omega}{c}z - \omega t\right)}$$

$$\lambda = \frac{c}{n\omega} = \frac{v}{\omega}$$

długość fali w ośrodku jest mniejsza niż w próżni, stąd zjawisko załamania światła

Bez absorpcji
- amplituda nie ulega zmianie,
- n – nie zależy od częstości!

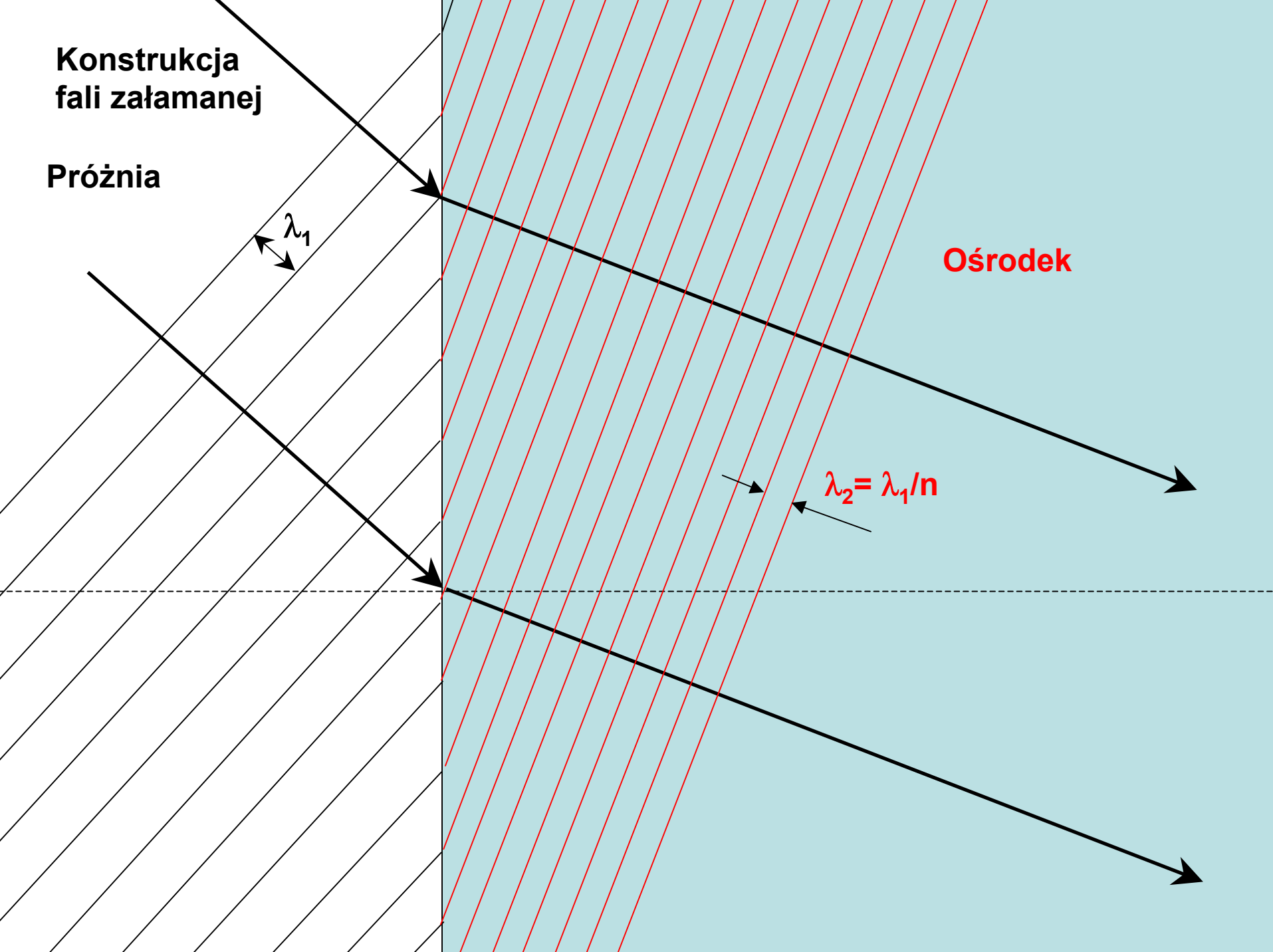
Konstrukcja
fali załamanej

Próżnia

λ_1

Ośrodek

$\lambda_2 = \lambda_1/n$



Jak opisać absorpcję i załamanie
jednocześnie?

Zespolony współczynnik załamania

$$\tilde{n} = n + i\kappa$$

n - „zwykły” współczynnik załamania

κ - współczynnik ekstynkcji

$$k = \frac{\tilde{n}\omega}{c} = \frac{n + i\kappa}{c}\omega$$



$$E(z, t) = E_0 e^{i\left(\frac{n+i\kappa}{c}\omega z - \omega t\right)} = e^{-\frac{\kappa\omega}{c}z} E_0 e^{i\left(\frac{n\omega}{c}z - \omega t\right)}$$

zanik wykładniczy
amplitudy
(pochłanianie energii)

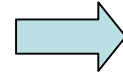
propagacja fali
z prędkością
fazową c/n

Zmiana natężenia fali elektromagnetycznej:

$$I(z) \propto |E(z)|^2 = I_0 e^{-\frac{2\kappa\omega}{c}z}$$

ale z prawa Beer'a:

$$I(z) = I_0 e^{-\alpha z}$$



$$\alpha = \frac{2\kappa\omega}{c} = \frac{4\pi\kappa}{\lambda_0}$$

λ_0 - długość fali w próżni

Związek pomiędzy zespolonym współczynnikiem załamania i stałą dielektryczną:

$$\tilde{n} = n + i\kappa = \sqrt{\tilde{\epsilon}_r}$$
$$\tilde{\epsilon}_r = \epsilon_1 + i\epsilon_2$$



$$\epsilon_1 = n^2 - \kappa^2$$

$$\epsilon_2 = 2n\kappa$$

Związek pomiędzy częścią rzeczywistą i częścią urojoną funkcji dielektrycznej

Można też wyrazić współczynnik załamania i współczynnik ekstynkcji przez rzeczywistą i urojoną część funkcji dielektrycznej:

$$n = \frac{1}{\sqrt{2}} \left(\varepsilon_1 + (\varepsilon_1^2 + \varepsilon_2^2)^{1/2} \right)^{1/2}$$

$$\kappa = \frac{1}{\sqrt{2}} \left(-\varepsilon_1 + (\varepsilon_1^2 + \varepsilon_2^2)^{1/2} \right)^{1/2}$$

Dla słabo absorbującego medium κ jest małe i wtedy:

$$n = \sqrt{\varepsilon_1}$$

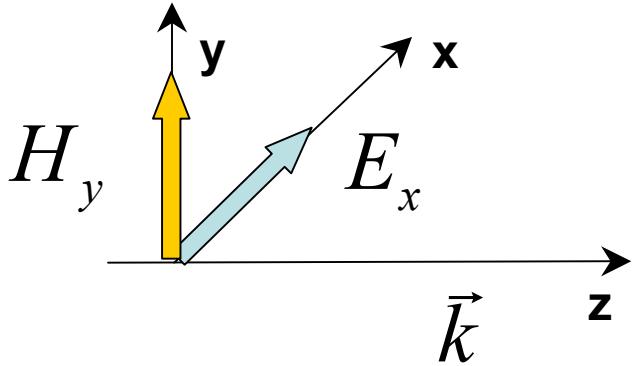
$$\kappa = \frac{\varepsilon_2}{2n}$$



**Czyli współczynnik załamania
związany jest z częścią rzeczywistą
zespolonej funkcji dielektrycznej**

**Współczynnik ekstynkcji
określony jest (głównie) przez część
urojoną zespolonej funkcji
dielektrycznej**

Rozważmy falę elektromagnetyczną propagującą się wzdłuż osi z



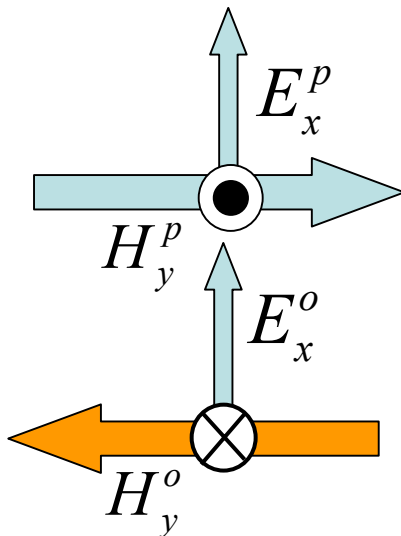
$$\left\{ \begin{array}{l} E_x(z, t) = E_{x0} e^{i(kz - \omega t)} = E_{x0} e^{i\left(\frac{\tilde{n}\omega}{c} z - \omega t\right)} \\ E_y(z, t) = 0 \\ H_x(z, t) = 0 \\ H_y(z, t) = H_{x0} e^{i\left(\frac{\tilde{n}\omega}{c} z - \omega t\right)} \end{array} \right.$$

Odbicie od granicy ośrodków (padanie prostopadłe)

próżnia $n=1$

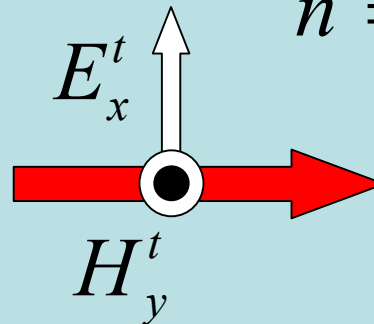
fala padająca

fala odbita



medium optyczne scharakteryzowane przez

$$\tilde{n} = n + i\kappa$$



fala propagująca się w ośrodku

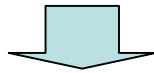
Warunki ciągłości na granicy ośrodków

$$\begin{cases} E_x^t = E_x^p + E_x^o \\ H_y^t = H_y^p - H_y^o \end{cases}$$

Związek pomiędzy polem elektrycznym i magnetycznym fali elektromagnetycznej

$$\nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \quad \text{Założyliśmy, że}$$

$$\begin{cases} E_x(z, t) = E_{x0} e^{i(kz - \omega t)} \\ H_y(z, t) = H_{y0} e^{i(kz - \omega t)} \end{cases}$$



$$\nabla \times \vec{E} = \begin{vmatrix} \vec{e}_x & \vec{e}_y & \vec{e}_z \\ \nabla_x & \nabla_y & \nabla_z \\ E_{x0} e^{i(kz - \omega t)} & 0 & 0 \end{vmatrix} = \vec{e}_y (ik) E_{x0} e^{i(kz - \omega t)}$$

$$\Rightarrow kE_{x0} = \mu_0 \mu_r \omega H_{y0}$$

$$-\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} = -\mu_0 \mu_r \frac{\partial \vec{H}}{\partial t} = \vec{e}_y \mu_0 \mu_r (i\omega) H_{y0} e^{i(kz - \omega t)}$$

$$H_{y0} = \frac{kE_{x0}}{\mu_0 \mu_r \omega} = \frac{\tilde{n} E_{x0}}{c \mu_0 \mu_r}$$

$$H_{y0} = \frac{kE_{x0}}{\mu_0 \mu_r \omega} = \frac{\tilde{n} E_{x0}}{c \mu_0 \mu_r}$$

Dla próżni: $\tilde{n} = 1, \mu_r = 1$

Dla ośrodka
(niemagnetycznego) $\tilde{n}, \mu_r = 1$

$$\begin{cases} E_{x0}^t = E_{x0}^p + E_{x0}^o \\ H_{y0}^t = H_{y0}^p - H_{y0}^o \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} E_{x0}^t = E_{x0}^p + E_{x0}^o \\ \tilde{n} E_{x0}^t = E_{x0}^p - E_{x0}^o \end{cases}$$

$$\frac{E_x^o}{E_x^p} = \frac{1 - \tilde{n}}{1 + \tilde{n}}$$



$$R = \left| \frac{E_x^o}{E_x^p} \right|^2 = \left| \frac{\tilde{n} - 1}{\tilde{n} + 1} \right|^2 = \frac{(n - 1)^2 + \kappa^2}{(n + 1)^2 + \kappa^2}$$

Gdy absorpcja jest mała (ośrodek przezroczysty)

$$R = \left(\frac{n - 1}{n + 1} \right)^2$$

Przykład

(Mark Fox, Optical properties of solids)

Zespolony współczynnik załamania germanu dla światła o długości fali 400 nm (czyli dla energii większych od przerwy energetycznej germanu) dany jest wzorem

$$\tilde{n} = 4.141 + i2.215$$

Wyznaczyć:

- prędkość fazową światła o długości fali 400nm w germanie.
- współczynnik absorpcji germanu dla tej długości fali
- współczynnik odbicia

Ad. a) Prędkość fazowa związana jest z częścią rzeczywistą $\tilde{n} = n + i\kappa$

$$v = \frac{c}{n} = \frac{2.998 \times 10^8 \text{ m}}{4.141 \text{ s}} = 0.724 \times 10^8 \frac{\text{m}}{\text{s}}$$

Ad. b) Współczynnik absorpcji

$$\alpha = \frac{2\kappa\omega}{c} = \frac{4\pi\kappa}{\lambda_0} = \frac{4\pi \cdot 2.215}{400 \times 10^{-9} \text{ m}} = 6.96 \times 10^7 \frac{1}{\text{m}} = 6.96 \times 10^5 \frac{1}{\text{cm}}$$

Ad. c) Współczynnik odbicia

$$R = \frac{(n-1)^2 + \kappa^2}{(n+1)^2 + \kappa^2} = \frac{(4.141-1)^2 + 2.215^2}{(4.141+1)^2 + 2.215^2} = 0.47$$

Nie uwzględniając κ mielibyśmy:

$$R = \left(\frac{4.141-1}{4.141+1} \right)^2 = 0.37$$

Czyli za mało!

Jak uwzględnić obecność swobodnych nośników?

Klasyczne równanie ruchu (tłumionego) elektronu w polu elektrycznym:

$$m_0 \frac{d^2 x}{dt^2} + m_0 \gamma \frac{dx}{dt} = -eE(t) \quad (\text{R3})$$

Rozważmy pole elektryczne oscylujące z częstością ω

$$E(t) = E_0 e^{-i\omega t}$$

$$\tau = \frac{1}{\gamma}$$

Postulujemy rozwiązanie stacjonarne:

$$x(t) = x_0 e^{-i\omega t}$$

Po podstawieniu do (R3) dostajemy:

$$x(t) = \frac{eE(t)}{m_0(\omega^2 + i\gamma\omega)}$$

**charakterystyczny
(niezależny od częstości)
czas rozpraszania τ
jest związany ze
współczynnikiem
tłumienia γ**

Stąd polaryzacja gazu elektronowego:

$$P(t) = -Nex(t) = -\frac{Ne^2 E(t)}{m_0(\omega^2 + i\gamma\omega)}$$

Zatem indukcja elektryczna wyniesie:

$$D(t) = \varepsilon_0 E(t) + P = \varepsilon_0 E(t) - \frac{Ne^2}{m_0(\omega^2 + i\gamma\omega)} E(t)$$

Z definicji $D = \varepsilon_r \varepsilon_0 E$

Zatem

$$\varepsilon_r(\omega) = 1 - \frac{Ne^2}{\varepsilon_0 m_0 (\omega^2 + i\gamma\omega)}$$

Zwykle związek ten zapisujemy w postaci:

$$\varepsilon_r(\omega) = 1 - \frac{\omega_p^2}{(\omega^2 + i\gamma\omega)}$$

gdzie: $\omega_p = \left(\frac{Ne^2}{\varepsilon_0 m_0} \right)^{1/2}$

ω_p - częstotliwość plazmowa

Zanim przejdziemy do bardziej złożonych systemów rozważmy najpierw sytuację gdy, system jest słabo tłumiony $\gamma \cong 0$, wtedy

$$\varepsilon_r(\omega) = 1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}$$

Pamiętamy, że $\tilde{n} = \sqrt{\epsilon_r}$

Jeśli

$$\omega < \omega_p \Rightarrow \tilde{n} = \sqrt{\epsilon_r} = \sqrt{-1 \frac{\omega_p^2 - \omega^2}{\omega^2}} = i \sqrt{\frac{\omega_p^2 - \omega^2}{\omega^2}} = i \sqrt{C(\omega)}$$

$$R = \left| \frac{\tilde{n} - 1}{\tilde{n} + 1} \right|^2 = \left| \frac{i \sqrt{C(\omega)} - 1}{i \sqrt{C(\omega)} + 1} \right|^2 = \frac{C(\omega) + 1}{C(\omega) + 1} = 1$$

Odbicie metaliczne!

$$\omega > \omega_p \Rightarrow \tilde{n} = \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}$$

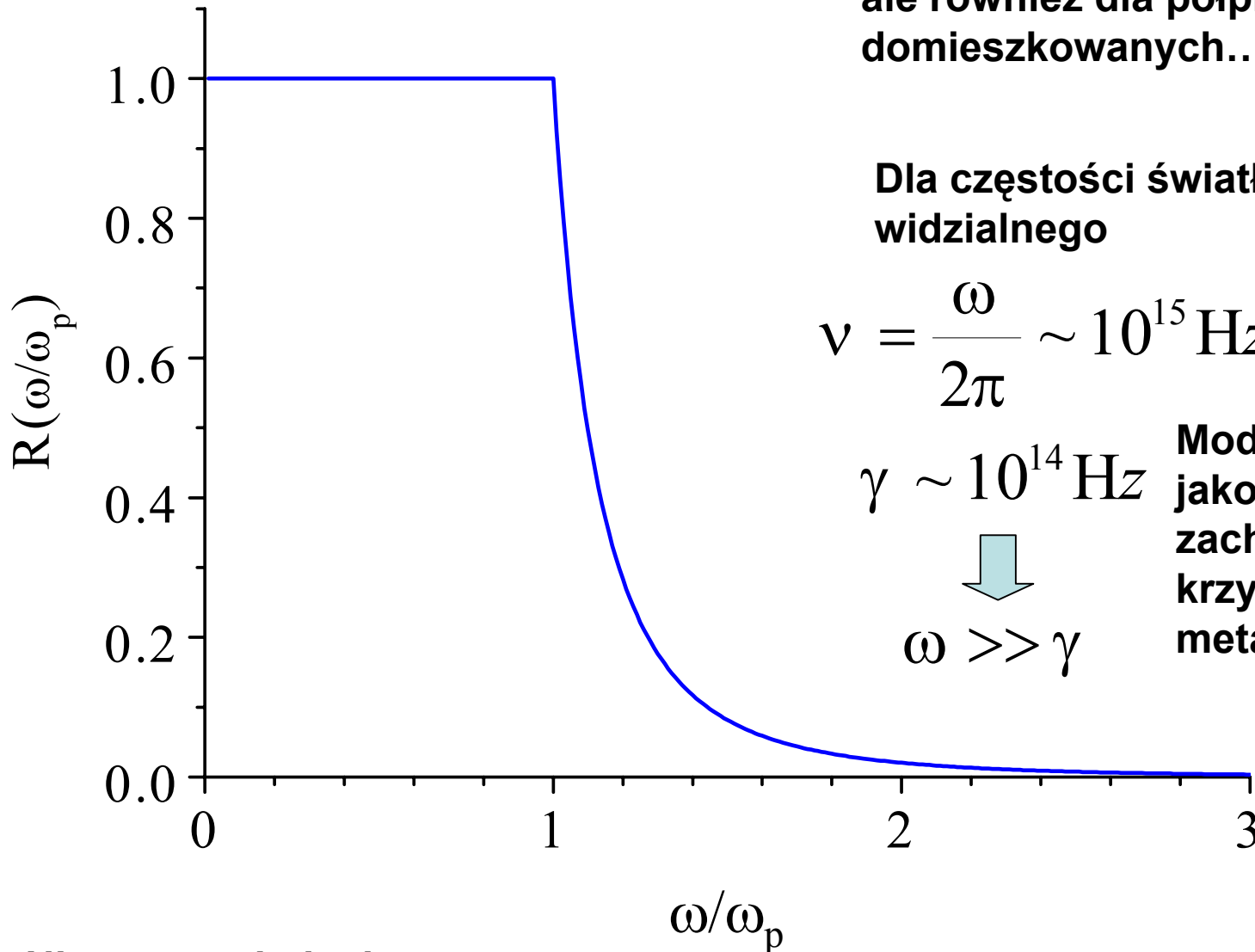
$$R = \left| \frac{\tilde{n} - 1}{\tilde{n} + 1} \right|^2 = \left| \frac{\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}} - 1}{\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}} + 1} \right|^2$$

Odbicie częściowe

$$\omega \rightarrow \infty, R \rightarrow 0$$

$$\omega = \omega_p, R = 1$$

**Typowe odbicie plazmowe
występuje nie tylko dla metali,
ale również dla półprzewodników
domieszkowanych...**



**Dla częstości światła z obszaru
widzialnego**

$$\nu = \frac{\omega}{2\pi} \sim 10^{15} \text{ Hz}$$

$$\gamma \sim 10^{14} \text{ Hz}$$



$$\omega \gg \gamma$$

**Model Drudego
jakościowo opisuje
zachowanie
krzywej odbicia
metali.**

**Nie zawsze jednak
taka prosta teoria działa...**

Jak uwzględnić tłumienie?

Równanie ruchu elektronu w polu można zapisać jeszcze inaczej:

$$m_0 \frac{d^2 x}{dt^2} + m_0 \gamma \frac{dx}{dt} = -eE(t) \quad \gamma = \frac{1}{\tau} \quad \tau - \text{czas rozproszenia pędowego}$$

$$\frac{d\vec{p}}{dt} + \gamma \vec{p} = -e\vec{E}(t) \quad \longrightarrow \quad \frac{d\vec{p}}{dt} = -\frac{\vec{p}}{\tau} - e\vec{E}(t)$$

Skoro zewnętrzne pole elektryczne oscyluje periodycznie,

$$\vec{E}(t) = \vec{E}_0 e^{-i\omega t}$$

To spodziewamy się również periodycznego zachowania prędkości:

$$\vec{v}(t) = \vec{v}_0 e^{-i\omega t} \quad \longrightarrow \quad \vec{v}(t) = \frac{-e\tau}{m_0} \frac{1}{(1 - i\omega\tau)} \vec{E}(t)$$

Gęstość prądu jest związana z prędkością nośników

$$\vec{j}(t) = -Ne\vec{v} = \sigma \vec{E} \quad \longrightarrow$$

$$\sigma(\omega) = \frac{\sigma_0}{1 - i\omega\tau}$$

$$\sigma_0 = \frac{Ne^2\tau}{m_0}$$

- przewodnictwo stałoprądowe

$$\frac{\sigma_0}{\tau} = \frac{Ne^2}{m_0} \quad \varepsilon_r(\omega) = 1 - \frac{Ne^2}{\varepsilon_0 m_0} \frac{1}{(\omega^2 + i\gamma\omega)}$$



$$\varepsilon_r(\omega) = 1 - \frac{\sigma_0}{\varepsilon_0 \tau} \frac{1}{(\omega^2 + i\frac{\omega}{\tau})} = 1 - \frac{\sigma_0}{\varepsilon_0 \omega} \frac{1}{(\tau\omega + i)}$$

$$\sigma(\omega) = \frac{\sigma_0}{1 - i\omega\tau} \quad \Rightarrow \quad \tau\omega = i \frac{\sigma_0 - \sigma(\omega)}{\sigma(\omega)}$$

$$\varepsilon_r(\omega) = 1 - \frac{\sigma_0}{\varepsilon_0 \omega} \frac{1}{(i \frac{\sigma_0 - \sigma(\omega)}{\sigma(\omega)} + i)} = 1 + i \frac{\sigma(\omega)}{\varepsilon_0 \omega}$$

$$\varepsilon_r(\omega) = 1 + i \frac{\sigma(\omega)}{\varepsilon_0 \omega}$$

**Pomiary optyczne $\varepsilon_r(\omega)$
są równoważne pomiarowi
przewodnictwa zmiennoprądowego!**

Rozważmy sytuację niskich częstości

$$\omega\tau \ll 1$$

Składowe zespolonej funkcji dielektrycznej

$$\tilde{\epsilon}_r = \epsilon_1 + i\epsilon_2$$

będą miały postać:

$$\epsilon_1 = 1 - \frac{\omega_p^2 \tau^2}{1 + \omega^2 \tau^2}$$

$$\epsilon_2 = \frac{\omega_p^2 \tau}{\omega(1 + \omega^2 \tau^2)}$$

$$\omega\tau \ll 1 \implies \epsilon_2 \gg \epsilon_1$$

$$n \approx \kappa = \sqrt{\epsilon_2 / 2}$$

$$\omega_p^2 \tau = \frac{\sigma_0}{\epsilon_0}$$

$$\alpha = \frac{2\kappa\omega}{c} = \sqrt{\frac{2\omega_p^2 \tau \omega}{c^2}} = \sqrt{2\sigma_0 \omega \mu_0}$$

Współczynnik absorpcji jest proporcjonalny do pierwiastka z stałoprądowego przewodnictwa i częstości...

Efekt naskórkowy

$$E(z) = E_0 \exp(-z/\delta)$$



$$I(z) = I_0 \exp(-2z/\delta)$$

$$\alpha = \sqrt{2\sigma_0\omega\mu_0}$$



$$\delta = \frac{2}{\alpha} = \sqrt{\frac{2}{\sigma_0\omega\mu_0}}$$

Dla miedzi

przy $f=50\text{Hz}$ $\delta \cong 9\text{mm}$

przy $f=100\text{MHz}$ $\delta \cong 6.2\mu\text{m}$

Związek pomiędzy funkcją dielektryczną i przewodnictwem gazu elektronowego

$$\varepsilon_r(\omega) = 1 + i \frac{\sigma(\omega)}{\varepsilon_0 \omega}$$

Czy powinno to nas dziwić?

W poprzednim semestrze własności gazu elektronowego dyskutowane były w oparciu o równanie Boltzmann'a.

Pozwala ono śledzenie w jaki sposób rozkład nośników, w równowadze termodynamicznej zmienia się pod wpływem sił zewnętrznych oraz w wyniku rozpraszania elektronów...

$$f_0(E(\vec{k})) = \frac{1}{1 + \exp\left(\frac{E(\vec{k}) - E_F}{kT}\right)}$$

-rozkład równowagowy nie zależy położenia

$f(\vec{r}, \vec{k}, t)$ - rozkład nośników opisujący lokalną równowagę dla obszarów dużych w porównaniu z wymiarami atomów (odległościami atomowymi)

Rozważmy zmianę funkcji w czasie od $t-dt$ do t . Po przyłożeniu zewnętrznego pola elektrycznego E , elektron który znajduje się w punkcie \vec{r} i ma wektor falowy \vec{k} , miał w chwili $t-dt$ współrzędne

$$\vec{r} - \vec{v}(\vec{k})dt \quad \vec{k} - (-e)\vec{E}\frac{dt}{\hbar}$$

Bez rozpraszania:

$$f(\vec{r}, \vec{k}, t) = f(\vec{r} - \vec{v}(\vec{k})dt, \vec{k} + e\vec{E}\frac{dt}{\hbar}, t - dt)$$

Jeśli przez $\left(\frac{\partial f}{\partial t}\right)_s$ wyrazimy zmianę funkcji f wywołaną rozpraszaniem, to

$$f(\vec{r}, \vec{k}, t) = f(\vec{r} - \vec{v}(\vec{k})dt, \vec{k} + e\vec{E}\frac{dt}{\hbar}, t - dt) + \left(\frac{\partial f}{\partial t}\right)_s dt$$

Po rozwinięciu równania do członów liniowych względem dt

$$\frac{\partial f}{\partial t} + \vec{v}\nabla_{\vec{r}}f - \frac{e}{\hbar}\vec{E}\nabla_{\vec{k}}f = \left(\frac{\partial f}{\partial t}\right)_s$$

W przybliżeniu czasu relaksacji zakładamy, że

$$\left(\frac{\partial f}{\partial t}\right)_s = -\frac{f_1}{\tau} \quad f_1 = f - f_0 \quad \text{Odstępstwo od stanu równowagowego}$$

Jeżeli zaburzenie ma charakter okresowy, np. jest to fala elektromagnetyczna o częstotliwości ω to

$$f_1 = f_1^{(0)} e^{-i\omega t} \quad \Rightarrow \quad \frac{\partial f}{\partial t} = -i\omega f_1$$



$$-i\omega_1 f_1 + \mathbf{v} \nabla_{\mathbf{r}} f - \frac{e}{\hbar} \vec{E} \nabla_{\mathbf{k}} f = -\frac{f}{\tau_1}$$



$$\mathbf{v} \nabla_{\mathbf{r}} f - \frac{e}{\hbar} \vec{E} \nabla_{\mathbf{k}} f = -\left(i\omega + \frac{1}{\tau}\right) f_1$$

Żeby wykorzystać wyniki dla równania Boltzmannia opisującego sytuację stacjonarną w czasie musimy dokonać zamiany:

$$\frac{1}{\tau} \Rightarrow \frac{\tau}{1 - i\omega\tau}$$

W półprzewodnikach $\tau \sim 10^{-9} \div 10^{-11} \text{ s}$

zatem człon urojony (przesunięty w fazie) należy uwzględnić dla $\omega \sim 10^9 \div 10^{11} \text{ s}^{-1}$,
czyli dla mikrofal.

Przewodnictwo, zależne od ω będzie zespolone:

$$\sigma_0 = \frac{Ne^2\tau}{m_0} \Rightarrow \sigma^* = \frac{N_e e^2 \frac{\tau}{1 - i\omega\tau}}{m_0}$$

$$\sigma^* = \sigma_1 + i\sigma_2 = \frac{N_e e^2 \tau}{m_0} \frac{1}{1 + \omega^2 \tau^2} + i\omega \frac{N_e e^2 \tau^2}{m_0} \frac{1}{1 + \omega^2 \tau^2}$$

$$\vec{j} = \sigma^* \vec{E} = (\sigma_1 + i\sigma_2) \vec{E} e^{-i\omega t} = \underbrace{\sigma_1 \vec{E} e^{-i\omega t}}_{\text{prąd przewodnictwa}} + \underbrace{\sigma_2 \vec{E} e^{-i\left(\omega t - \frac{\pi}{2}\right)}}_{\text{prąd przesunięcia}}$$

prąd przewodnictwa prąd przesunięcia

Pojawia się przesunięcie fazowe między polem elektrycznym a prądem.
Prądowi przesunięcia nie towarzyszą procesy dyssypacji energii.