

6 物質中の電磁波 I

6-1. 絶縁体中での平面電磁波 (6.1 は復習なので、知っている人はとばすこと)

$\rho = 0$, $\mathbf{i} = 0$ 誘電体の中を考えるので \mathbf{P} があらわに現れる。

ただし、磁性はないものとする。すなわち $\mathbf{M} = 0$ 。

$$\nabla \cdot (\varepsilon_0 \mathbf{E} + \mathbf{P}) = 0 \quad (1.15)$$

$$\nabla \times \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \quad (1.2)$$

$$\nabla \cdot \mathbf{B} = 0 \quad (1.3)$$

$$c^2 \nabla \times \mathbf{B} = \frac{1}{\varepsilon_0} \frac{\partial}{\partial t} (\varepsilon_0 \mathbf{E} + \mathbf{P}) \quad (1.16)$$

◎ 応答関数による $\mathbf{P}(t)$ の記述

$\mathbf{P}(t)$ は外場によって生じた応答である。

$$\mathbf{P}(t) = \varepsilon_0 \int_{-\infty}^t \chi(t-t') \mathbf{E}(t') dt'$$

$\chi(t)$ は応答関数と呼ばれる **実関数** である。

因果律から、むかしの電場に対する応答のたたきこみ積分になるべき。

$$\begin{array}{ll} t \leq 0 & \chi(t) = 0 \\ t \geq 0 & \chi(t) \end{array} \quad \text{とすると}$$

$$\mathbf{P}(t) = \varepsilon_0 \int_{-\infty}^{\infty} \chi(t-t') \mathbf{E}(t') dt'$$

フーリエ成分で表現

$$\mathbf{E}(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \tilde{\mathbf{E}}(\omega) e^{i\omega t} d\omega$$

$$\text{逆変換} \quad \tilde{\mathbf{E}}(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} \mathbf{E}(t) e^{i\omega t} dt$$

$$\text{同様に} \quad \mathbf{P}(t) = \frac{1}{2\pi} \int \tilde{\mathbf{p}}(\omega) e^{-i\omega t} d\omega$$

$$\chi(t) = \frac{1}{2\pi} \int \tilde{\chi}(\omega) e^{-i\omega t} d\omega$$

$$\mathbf{P}(\omega_0) = \varepsilon_0 \tilde{\chi}(\omega_0) \tilde{\mathbf{E}}(\omega_0)$$

←たたきこみ積分のフーリエ変換は積になる！

◎ 絶縁体の中での波動方程式

$$\nabla^2 \mathbf{E} - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2}{\partial t^2} \left(\mathbf{E} + \int_{-\infty}^{\infty} \chi(t-t') \mathbf{E}(t') dt' \right) = 0$$

フーリエ変換をすることで

$$\nabla^2 \tilde{\mathbf{E}}(\omega) + \frac{\omega^2}{c^2} (1 + \tilde{\chi}(\omega)) \tilde{\mathbf{E}}(\omega) = 0$$

ここで、 $\tilde{\chi}(\omega)$ は応答関数 $\chi(t)$ の逆フーリエ変換であり、**複素感受率**とよぶ。

複素感受率は線型の関係式 $\mathbf{P}(\omega) = \varepsilon_0 \tilde{\chi}(\omega) \tilde{\mathbf{E}}(\omega)$ の応答係数となっている。

複素感受率は一般的には複素関数である。複素関数の性質から、一般的に $\tilde{\chi}(\omega)$ が満たすべき種々の性質が導かれる。これについては問題および後の章で述べる。

複素比誘電率 $1 + \tilde{\chi}(\omega) = \varepsilon_r(\omega)$ **複素誘電関数(誘電率)** $\varepsilon_0(1 + \tilde{\chi}(\omega)) = \varepsilon(\omega)$

が定義される。電磁場のフーリエ成分は複素誘電関数を用いて

$$D(\omega) = \varepsilon(\omega) \tilde{\mathbf{E}}(\omega)$$

という関係式が得られる。誘電関数の満たすべき関係式も同様に導かれる。

また、 $1 + \tilde{\chi}(\omega) = \tilde{n}^2(\omega)$ 複素屈折率の二乗 を定義すると、

$$\nabla^2 \tilde{\mathbf{E}}(\omega) + \frac{\omega^2 \tilde{n}^2}{c^2} \tilde{\mathbf{E}}(\omega) = 0 \quad (3.9)$$

ヘルムホルツの波動方程式

\tilde{n} が実数の場合、 $\tilde{\mathbf{E}}(\omega)$ として x 方向に進行する平面波(3次元) $e^{i\mathbf{k}\cdot\mathbf{x} - i\omega t}$ を考えると、

$$k^2 = |\mathbf{k}|^2 = \frac{\omega^2 \tilde{n}^2}{c^2} \quad (3.10)$$

という分散式が得られる。

自由空間での波動方程式の解

以下、3次元の場合、具体的に電場は波数 \mathbf{k} 、振動数 ω の平面波の場合、

$$\mathbf{E}^{\mathbf{k},\omega}(\mathbf{x},t) = \mathbf{E}^0 e^{i\mathbf{k}\cdot\mathbf{x}-i\omega t}$$

$$\mathbf{B}^{\mathbf{k},\omega}(\mathbf{x},t) = \mathbf{B}^0 e^{i\mathbf{k}\cdot\mathbf{x}-i\omega t}$$

と書ける。一般の波は様々な \mathbf{k} 、 ω による重ね合わせとなる。//

ここで電場、磁場は実数で与えられる観測量なので、上記のような複素表現をとるときは、最後には実部を代入することを意味するものとする。

$$\mathbf{E}^{\mathbf{k},\omega}(\mathbf{x},t) = \text{Re}(\mathbf{E}^0 e^{i\mathbf{k}\cdot\mathbf{x}-i\omega t})$$

$$\mathbf{B}^{\mathbf{k},\omega}(\mathbf{x},t) = \text{Re}(\mathbf{B}^0 e^{i\mathbf{k}\cdot\mathbf{x}-i\omega t})$$

\mathbf{k} 方向の単位ベクトルを $\boldsymbol{\eta}$ とする。

$$\mathbf{k} = k\boldsymbol{\eta}$$

この時 Gauss の法則から

$$\mathbf{k} \cdot \mathbf{E}_0 = 0 \quad \rightarrow \quad \boldsymbol{\eta} \cdot \mathbf{E}_0 = 0$$

ファラデーの法則

$$i\mathbf{k} \times \mathbf{E}_0 = i\omega\mathbf{B}_0 \quad \mathbf{B}_0 = \frac{k}{\omega} \boldsymbol{\eta} \times \mathbf{E}_0$$

左から \mathbf{E}_0 をかけて $(\mathbf{E}) = \frac{n}{c} \boldsymbol{\eta} \times \mathbf{E}$

$$\mathbf{B}_0 \cdot \mathbf{E}_0 = 0 \quad //$$

6-2. 直線偏りと円偏り：ジョーンズベクトルと stokes パラメーター

電磁場の偏光ベクトルの理解とその操作に関する数学的取り扱い、実際の応用では頻繁に現れるが、あまり教科書できちんと記述されていない。ここでは、偏光状態の記述について述べる。

\mathbf{k} と垂直な面内のベクトル \mathbf{E}_0 は2通りの独立な向きをとれる、それぞれの単位ベクトルを \mathbf{e}_1 \mathbf{e}_2 (互いに直交) とすると、電場は

$$\mathbf{E}_1 = \mathbf{e}_1 E_1 e^{i\mathbf{k}\cdot\mathbf{x}-i\omega t}$$

$$\mathbf{E}_2 = \mathbf{e}_2 E_2 e^{i\mathbf{k}\cdot\mathbf{x}-i\omega t}$$

と書ける。一般的にはこの2つの重ね合わせが一般的。

$$\mathbf{E}(\mathbf{x},t) = (\mathbf{e}_1 E_1 + \mathbf{e}_2 E_2) e^{i\mathbf{k}\cdot\mathbf{x}-i\omega t}$$

\mathbf{E}_1 、 \mathbf{E}_2 は複素数であり、異なる偏りの電磁波の間に位相差の可能性を許す。

① \mathbf{E}_1 と \mathbf{E}_2 が同位相の場合、「直線偏り」と呼ぶ。

位相を0と置けば、 \mathbf{E}_1 、 \mathbf{E}_2 は実数で、

$$\mathbf{E}(\mathbf{x}, t) = \sqrt{\mathbf{E}_1^2 + \mathbf{E}_2^2} \left\{ \frac{\mathbf{E}_1}{\sqrt{\mathbf{E}_1^2 + \mathbf{E}_2^2}} \mathbf{e}_1 + \frac{\mathbf{E}_2}{\sqrt{\mathbf{E}_1^2 + \mathbf{E}_2^2}} \mathbf{e}_2 \right\} e^{i\mathbf{k} \cdot \mathbf{x} - i\omega t}$$

② \mathbf{E}_1 と \mathbf{E}_2 が異なる位相をもつ場合、位相差を ϕ とおく。「楕円偏光」

◎最も簡単な場合 $\mathbf{E} = |\mathbf{E}_1| = |\mathbf{E}_2| \quad \phi = \pm \frac{\pi}{2}$

$$\mathbf{E}(\mathbf{x}, t) = \sqrt{2}\mathbf{E}^2 \left(\frac{1}{\sqrt{2}} \mathbf{e}_1 \cdot \pm \frac{i}{2} \mathbf{e}_2 \right) e^{i\mathbf{k} \cdot \mathbf{x} - i\omega t}$$

実部に意味がある。

$$= \mathbf{E}(\mathbf{e}_1 \cos(\mathbf{k} \cdot \mathbf{x} - \omega t) \mp \mathbf{e}_2 \sin(\mathbf{k} \cdot \mathbf{x} - \omega t)) \quad \text{円偏光}$$

$$\mathbf{e}^+ = \mathbf{e}_1 + i\mathbf{e}_2 \quad \text{右円偏り} \quad \text{時計回り}$$

$$\mathbf{e}^- = \mathbf{e}_1 - i\mathbf{e}_2 \quad \text{左円偏り} \quad \text{反時計回り}$$

これは明らかに一次変換であるので、

$$\mathbf{e}_1, \mathbf{e}_2 \text{ のかわりと、 } \mathbf{e}^+ \text{ と } \mathbf{e}^- \text{ を基底にとることもできる。//}$$

したがって、一般に

$$\mathbf{E}(\mathbf{x}, t) = (\mathbf{E}^+ \mathbf{e}^+ + \mathbf{E}^- \mathbf{e}^-) e^{i\mathbf{k} \cdot \mathbf{x} - i\omega t} \quad \text{とも書ける。}$$

③ \mathbf{E}^+ と \mathbf{E}^- の位相が同じ場合「楕円偏り」を表す。

$$\begin{aligned} & \mathbf{E}^+(\mathbf{e}_1 + i\mathbf{e}_2) + \mathbf{E}^-(\mathbf{e}_1 - i\mathbf{e}_2) \quad \mathbf{E}^+ \text{ と } \mathbf{E}^- \text{ を同位相とする。} \\ & = (\mathbf{E}^+ + \mathbf{E}^-) \mathbf{e}_1 + i(\mathbf{E}^+ - \mathbf{E}^-) \mathbf{e}_2 \end{aligned}$$

④ \mathbf{E}^+ と \mathbf{E}^- の位相が同じで、特に同じ絶対値を持つ場合 直線偏光

○ ジョーンズベクトル

(I)ベクトルと行列による偏光の記述

$$\mathbf{E}(x, t) = \mathbf{E}_x \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix} + \mathbf{E}_y \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix} \quad \mathbf{E}_x \text{ と } \mathbf{E}_y \text{ は複素数}$$

$$= \sqrt{|\mathbf{E}_x|^2 + |\mathbf{E}_y|^2} \left\{ \frac{\mathbf{E}_x}{\sqrt{|\mathbf{E}_x|^2 + |\mathbf{E}_y|^2}} \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix} + \frac{\mathbf{E}_y}{\sqrt{|\mathbf{E}_x|^2 + |\mathbf{E}_y|^2}} \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix} \right\}$$

$\uparrow A_x$
 $\uparrow A_y$

$$\mathbf{J} = \begin{pmatrix} A_x \\ A_y \end{pmatrix} \quad \text{: ジョーンズベクトル (複素ベクトル)}$$

$\mathbf{J}_1 \cdot \mathbf{J}_2^* = \mathbf{A}_{1x}\mathbf{A}_{2x}^* + \mathbf{A}_{1y}\mathbf{A}_{2y}^* = 0$ であれば、 \mathbf{J}_1 と \mathbf{J}_2 は直交している。

例1 基底ベクトルの例

$$\begin{aligned} \mathbf{J}_x &= \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix} \quad \text{x 方向の直線偏光} \quad \begin{array}{c} | \\ \hline \rightarrow \end{array} \\ \mathbf{J}_y &= \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix} \quad \text{y 方向の直線偏光} \quad \begin{array}{c} \uparrow \\ \hline | \end{array} \\ \mathbf{J}_r &= \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{pmatrix} 1 \\ i \end{pmatrix} \quad \text{右まわりの円偏光} \quad \begin{array}{c} \curvearrowright \\ \circ \end{array} \\ \mathbf{J}_l &= \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{pmatrix} 1 \\ -i \end{pmatrix} \quad \text{左まわりの円偏光} \quad \begin{array}{c} \curvearrowleft \\ \circ \end{array} \end{aligned}$$

任意のジョーンズベクトルは \mathbf{J}_x and \mathbf{J}_y or \mathbf{J}_r and \mathbf{J}_l で記述できる。これらが直交

していることは直ぐに確かめられる。 $\mathbf{J}_x \cdot \mathbf{J}_y^* = \mathbf{J}_r \cdot \mathbf{J}_l^* = 0$

$$\mathbf{J} = \alpha_x \mathbf{J}_x + \alpha_y \mathbf{J}_y = \alpha_r \mathbf{J}_r + \alpha_l \mathbf{J}_l$$

(II) 光学素子—偏光状態を変化させる素子

$$\mathbf{J}_2 = T\mathbf{J}_1$$

偏光の状態の変化をあらわす行列をジョーンズ行列と呼ぶ。

例2

$$(a) \quad \text{直線偏光子} \quad T_x = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 0 \end{pmatrix} \quad T_y = \begin{pmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix}$$

はそれぞれ、x 方向の直線偏光子、y 方向の直線偏光子である。

$$T\mathbf{J}_x = \mathbf{J}_x \quad T\mathbf{J}_y = 0 \quad T\mathbf{J}_r = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix} = \frac{1}{\sqrt{2}} \mathbf{J}_x$$

$$(b) \quad \text{遅相子 (wave retarder)} \quad T_\Gamma = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & e^{-i\Gamma} \end{pmatrix}$$

$$\Gamma = \frac{\pi}{2} : \frac{1}{4} \text{波長板} \quad T_{\Gamma=\frac{\pi}{2}} = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & -i \end{pmatrix}$$

$$T_{\Gamma=\frac{\pi}{2}} \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{pmatrix} 1 \\ i \end{pmatrix} = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{pmatrix} 1 \\ 1 \end{pmatrix} \quad \text{2回作用させると} \quad T_{\Gamma=\frac{\pi}{2}} T_{\Gamma=\frac{\pi}{2}} \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{pmatrix} 1 \\ i \end{pmatrix} = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{pmatrix} 1 \\ -1 \end{pmatrix}$$

45° 直線偏光 → 左回り円偏光

45° 直線偏光 → -45° 直線偏光

$$\Gamma = \pi : \frac{1}{2} \text{波長板} \quad T_{\Gamma=\pi} = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & -1 \end{pmatrix}$$

$$T_{\Gamma=\pi} \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{pmatrix} 1 \\ 1 \end{pmatrix} = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{pmatrix} 1 \\ -1 \end{pmatrix}$$

+45° 直線 → -45° 直線

(C) 偏光回転子 (polarization rotator)

$$T_{\theta} = \begin{pmatrix} \cos \theta & -\sin \theta \\ \sin \theta & \cos \theta \end{pmatrix} \quad T_{\theta=\frac{\pi}{2}} = \begin{pmatrix} 0 & -1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix}$$

$$\frac{1}{\sqrt{2}} T_{\theta=\frac{\pi}{2}} \begin{pmatrix} 1 \\ 1 \end{pmatrix} = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{pmatrix} -1 \\ 1 \end{pmatrix}$$

↑ 45° ↑ -45°

(III) ジョーンズベクトル、ジョーンズ行列の座標変換と基準モード

ジョーンズベクトルやジョーンズ行列は座標系のとり方に依存する。(x,y)座標系から(x',y')座標系に変換した場合、次のように変換される。

$$\mathbf{J}' = R(\theta)\mathbf{J}$$

ここで、 $R(\theta) = \begin{pmatrix} \cos \theta & \sin \theta \\ -\sin \theta & \cos \theta \end{pmatrix}$ であり θ は x 軸に対する x' 軸の角度である。

この場合、ジョーンズ行列も次のように変換される。

$$T' = R(\theta)TR^{-1}(\theta) = R(\theta)TR(-\theta)$$

光学素子を通しても光の偏光状態が変化しない場合、その偏光状態はその光学素子の基準モード (normal mode) これは、ジョーンズ行列があるジョーンズベクトルに対して、下記を満たすことを意味する。

$$T\mathbf{J}_1 = \mu\mathbf{J}_1$$

ジョーンズ行列は 2 x 2 の行列であるから、基準モードは (あるとしたら)、2 つ存在する。それを $\mathbf{J}_1, \mathbf{J}_2$ とすると、 \mathbf{J} であたえられる偏光状態の光が光学素子に入射すると、その透過光は常に下記の形にかけることになる。

$$T\mathbf{J} = j_1\mu_1\mathbf{J}_1 + j_2\mu_2\mathbf{J}_2$$

○ 偏光状態を記述するパラメーター→Stokes parameter

基底ベクトル \mathbf{e}_1 、 \mathbf{e}_2 、 \mathbf{e}^+ 、 \mathbf{e}^- への射影を考える。

すなわち、

$$\mathbf{e}_1 \cdot \mathbf{E}、\mathbf{e}_2 \cdot \mathbf{E}、\mathbf{e}^+ \cdot \mathbf{E}、\mathbf{e}^- \cdot \mathbf{E} \quad //$$

は偏光を記述する一般量となる。

$$\mathbf{E}_1 = a_1 e^{i\delta_1}、\mathbf{E}_2 = a_2 e^{i\delta_2}$$

$$\mathbf{E}^+ = a_+ e^{i\delta^+}、\mathbf{E}^- = a_- e^{-i\delta^-}$$

とすると、これらの量からつくられる。Stokes パラメーターは

$$\mathbf{s}_0 = a_1^2 + a_2^2 \quad \rightarrow \text{波の強度}$$

$$\mathbf{s}_1 = a_1^2 - a_2^2 \quad \rightarrow y \text{ 偏光に対する } x \text{ の優位度}$$

$$\mathbf{s}_2 = 2a_1 a_2 \cos(\delta_2 - \delta_1) \quad \rightarrow \text{位相}$$

$$\mathbf{s}_3 = 2a_1 a_2 \sin(\delta_2 - \delta_1) \quad \rightarrow \text{位相}$$

or

$$\mathbf{s}_0 = a_+^2 + a_-^2 \quad \rightarrow \text{波の強度}$$

$$\mathbf{s}_1 = a_+ a_- \cos(\delta^+ - \delta^-) \quad \rightarrow \text{位相}$$

$$\mathbf{s}_2 = a_+ a_- \sin(\delta^+ - \delta^-) \quad \rightarrow \text{位相}$$

$$\mathbf{s}_3 = a_+^2 - a_-^2 \quad \rightarrow \text{正・負の差}$$

$\mathbf{s}_0 \sim \mathbf{s}_3$ は独立ではない。

a_1 、 a_2 、 $e^{(\delta_2 - \delta_1)}$ しかないから。

$$\text{実際 } \mathbf{s}_0^2 = \mathbf{s}_1^2 + \mathbf{s}_2^2 + \mathbf{s}_3^2$$

一般的な光（電磁波）は様々な位相、振幅の波がランダムに重なりあっている。

$$\mathbf{s}_0^2 \geq \mathbf{s}_1^2 + \mathbf{s}_2^2 + \mathbf{s}_3^2 \quad //$$

$$\mathbf{s}_1 = \mathbf{s}_2 = \mathbf{s}_3 = 0 \quad \text{となる} \quad //$$

幾つかの例

0 の場合、特に自然光

カニバルサー → 直線偏光