第7回

光ファイバのモード特性(偏波)

講義スケジュール(1)

植之原	日付	教科書	内容
第1回	11/30	OCW-i掲載資料(第1 回)の精読と理解	光通信システム(基礎・長距離基幹系)
第2回	12/4	OCW-i掲載資料(第 2回)の精読と理解	光通信システム (メトロ・アクセス・LAN・インターコネクション)
第3回	12/7	OCW-i掲載資料(第3回) の精読・PN符号の説明	光変調符号
第4回	12/11	OCW-i掲載資料(第4回) の精読・信号の数式・スペク トル表現	光変復調技術(強度変調・位相変調)
第5回	12/14	OCW-i掲載資料(第5回) の精読・機能ブロックの理 解	光変復調技術 (デジタル・コヒーレント関連技術)
第6回	12/18	OCW-i掲載資料(第6回) の精読・波動方程式の解 法	光ファイバのモード特性(波動方程式)
第7回	12/21	OCW-i掲載資料(第7 回)の精読・モードおよび 偏波状態の理解	光ファイバのモード特性(偏波)
第8回	12/ 25	OCW-i掲載資料(第8回) の精読・分散と帯域の関 係式	ファイバの伝送特性(分散による伝送限界)

講義スケジュール(2)

小山	日付	教科書	内容
第9回	1/11	OCW-i掲載資料(第9回) の精読・分散補償の概念 の理解	ファイバの伝送特性(分散補償技術)
第10回	1/15	OCW-i掲載資料(第10 回)の精読・動作原理の 説明	光増幅器
第11回	1/18	OCW-i掲載資料(第11 回)の精読・ビット誤り率 の計算	ビット誤り率(強度変調・直接検波)
第12回	1/22	OCW-i掲載資料(第12 回)の精読・ビット誤り率の 相対比較	ビット誤り率 (コヒーレント、多値変調、光増幅)
第13回	1/25	OCW-i掲載資料(第13 回)の精読・WDMの性能 的課題	波長多重(WDM)伝送 (分散マネジメント技術)
第14回	1/29	OCW-i掲載資料(第14 回)の精読・WDMの変調 方式による性能差の理解	波長多重(WDM)伝送(変調技術)
第15回	2/1	OCW-i掲載資料(第 15回)の精読・理解	光スイッチング技術・ 最新の光通信関連技術



光ファイバ中の偏波状態の変化

- 基本モード(HE_{1,1})は真円コアに対しては中心対称であり偏波状態は縮退する (伝搬定数が等しい)。
- 実際は製造上の非対称性、外部応力により直交偏波間に屈折率差を生ずる (複屈折性)。
 - 伝搬とともに直交偏波間に 遅延を生じ、偏波面が 直線→楕円→直線→楕円→ と変化

國分泰雄著『光波工学』共立出版 pp.178図6.10より

2017年度 光通信システム

偏波の状態の表現方法(1)

- 直線偏波、円偏波、楕円偏波
 光が進む方向から逆に観察したときに
 右回り偏波、左回り偏波
 電界の描く軌跡の形状、変化の方向
 - ☆ 水平偏波・垂直偏波に分解したときの各偏波成分の振幅と位相ずれ により偏波状態が決定される。



偏波の状態の表現方法(2)



 $-\pi < \delta < 0$ (垂直偏波の位相が遅れる): 左回り楕円偏波

偏波の状態の表現方法(3)

円偏波







偏波間の位相ずれと偏波状態



偏波状態の数式表現(1)

$$Ex = Ax \cos(\omega t - \beta z) \quad (7.1)$$

$$Ey = Ay \cos(\omega t - \beta z + \delta) \quad (7.2)$$

式(7.1)より、
$$\cos(\omega t - \beta z) = \frac{Ex}{Ax} \quad (7.3)$$

式(7.2)より、

$$Ey = Ay\{\cos(\omega t - \beta z)\cos\delta - \sin(\omega t - \beta z)\sin\delta\}$$

$$\sin(\omega t - \beta z) = \frac{-\frac{Ey}{Ay} + \cos(\omega t - \beta z)\cos\delta}{\sin\delta} = \frac{-\frac{Ey}{Ay} + \frac{Ex}{Ax}\cos\delta}{\sin\delta}$$
(7.4)

 $\cos^2(\omega t - \beta_z) + \sin^2(\omega t - \beta_z) = 1$ に式(7.3)、(7.4)を代入

偏波状態の数式表現(2)

$$\left(\frac{Ex}{Ax}\right)^{2} + \left(\frac{-\frac{Ey}{Ay} + \frac{Ex}{Ax}\cos\delta}{\sin\delta}\right)^{2} = 1$$

よって、

$$(\frac{Ex}{Ax})^{2} + (\frac{Ey}{Ay})^{2} - 2(\frac{Ex}{Ax})(\frac{Ey}{Ay})\cos\delta = \sin^{2}\delta$$

(7.5)

 $\delta = 0$ のとき、
 $(\frac{Ex}{Ax})^{2} + (\frac{Ey}{Ay})^{2} - 2(\frac{Ex}{Ax})(\frac{Ey}{Ay}) = 0$

 $\therefore Ey = \frac{Ay}{Ax}Ex$

直線偏波

 $\delta = \pi$ のとき、
 $(\frac{Ex}{Ax})^{2} + (\frac{Ey}{Ay})^{2} + 2(\frac{Ex}{Ax})(\frac{Ey}{Ay}) = 0$

 $\therefore Ey = -\frac{Ay}{Ax}Ex$

 1

 1

直線偏波



偏波状態の数式表現(3)

$$\delta = \frac{\pi}{2}$$
 のとき、 $(\frac{Ex}{Ax})^2 + (\frac{Ey}{Ay})^2 = 1$ 軸が水平・垂直方向を向いた楕円

$$\delta = \frac{\pi}{2}, Ax = Ay$$
のとき、 $Ex^2 + Ey^2 = Ax^2$ 円

偏波状態の数式表現(4)





偏波状態の数式表現(5)

座標変換後、 $E_X E_Y$ 成分はOになるので、

$$\left(\frac{-1}{Ax^{2}} + \frac{1}{Ay^{2}}\right)\sin\psi\cos\psi + \frac{-\cos^{2}\psi + \sin^{2}\psi}{AxAy}\cos\delta = 0 \qquad (7.8)$$

$$\frac{1}{2}\left(\frac{Ax^2 - Ay^2}{Ax^2 Ay^2}\right)\sin 2\psi - \frac{\cos 2\psi}{AxAy}\cos\delta = 0$$

$$\tan 2\psi = \frac{\sin 2\psi}{\cos 2\psi} = \frac{2AxAy\cos\delta}{Ax^2 - Ay^2}$$

$$\therefore \psi = \frac{1}{2} \tan^{-1} \left(\frac{2AxAy\cos\delta}{Ax^2 - Ay^2} \right)$$
(7.9)

主にAx, Ayの比率の影響を表す。

偏波状態の数式表現(6)

一方、
$$E_X = a\cos(\omega t - \beta z + \delta_0)$$

 $E_Y = \pm b\sin(\omega t - \beta z + \delta_0)$ (7.10)

とおく(X-Y軸が楕円の長軸・短軸に平行のため、式(7.5)の $\delta = \pi/2$ に相当し、 $\cos, \sin cos, \cos cos, \sin cos, a cos, a$

式(7.6)より

$$E_{X} = E_{x} \cos \psi + E_{y} \sin \psi$$

$$E_{Y} = -E_{x} \sin \psi + E_{y} \cos \psi$$
(7.11)

なので、式(7.1)、(7.2)、(7.10)、(7.11)より

 $a\cos(\omega t - \beta z + \delta_0) = \{A_x \cos(\omega t - \beta z)\}\cos\psi + A_y \cos(\omega t - \beta z + \delta)\sin\psi$

 $a\cos(\omega t - \beta z)\cos\delta_0 - a\sin(\omega t - \beta z)\sin\delta_0 = A_x\cos(\omega t - \beta z)\cos\psi + A_y\cos(\omega t - \beta z + \delta)\sin\psi$ $=A_x\cos(\omega t-\beta z)\cos\psi+A_y\left\{\cos(\omega t-\beta z)\cos\delta-\sin(\omega t-\beta z)\sin\delta\right\}\sin\psi$ $= (A_x \cos \psi + A_y \sin \psi \cos \delta) \cos(\omega t - \beta z) - A_y \sin \psi \sin \delta \sin(\omega t - \beta z)$

任意のωt-βzに対して成立するために、cos(ωt-bz), sin(ωt-bz)の係数が 等しいと考える。 15

偏波状態の数式表現(7)

$$a\cos\delta_0 = A_x\cos\psi + A_y\sin\psi\cos\delta \quad (7.12)$$
$$a\sin\delta_0 = A_y\sin\psi\cos\delta \quad (7.13)$$

また

 $\pm b\sin(\omega t - \beta z + \delta_0) = -A_x \cos(\omega t - \beta z)\sin\psi + A_y \cos(\omega t - \beta z + \delta)\cos\psi$

 $\pm (b\sin(\omega t - \beta z)\cos\delta_0 + b\cos(\omega t - \beta z)\sin\delta_0) = -A_x \sin\psi\cos(\omega t - \beta z) + A_y \{\cos\delta\cos(\omega t - \beta z) - \sin\delta\sin(\omega t - \beta z)\}\cos\psi$ $= (-A_x \sin\psi + A_y \cos\psi\cos\delta)\cos(\omega t - \beta z) - A_y \sin\delta\cos\psi\sin(\omega t - \beta z)$

cos(ωt-bz), sin(ωt-bz)の係数が等しいと考えて、

$$\pm b \cos \delta_0 = -A_y \sin \delta \cos \psi \qquad (7.14)$$

$$\pm b \sin \delta_0 = -A_x \sin \psi + A_y \cos \psi \cos \delta \qquad (7.15)$$

 $(7.12)^{2} + (7.13)^{2}$ $a^{2}(\cos^{2}\delta_{0} + \sin^{2}\delta_{0}) = (A_{x}\cos\psi + A_{y}\sin\psi\cos\delta)^{2} + (A_{y}\sin\psi\sin\delta)^{2}$ $a^{2} = A_{x}^{2}\cos^{2}\psi + A_{y}^{2}\sin^{2}\psi + 2A_{x}A_{y}\sin\psi\cos\psi\cos\delta \qquad (7.16)$

$$(7.14)^{2} + (7.15)^{2}$$

$$b^{2}(\cos^{2}\delta_{0} + \sin^{2}\delta_{0}) = (-A_{y}\cos\psi\sin\delta)^{2} + (-A_{x}\sin\psi + A_{y}\cos\psi\cos\delta)^{2}$$

$$b^{2} = A_{x}^{2}\sin^{2}\psi + A_{y}^{2}\cos^{2}\psi - 2A_{x}A_{y}\sin^{16}\cos\psi\cos\delta \qquad (7.17)$$

偏波状態の数式表現(8)

(7.16)+(7.17)より、 $a^2 + b^2 = A_x^2 + A_v^2$ (7.18) $(7.12) \times (7.14) + (7.13) \times (7.15)$ $\pm ab(\cos^2\delta_0 + \sin^2\delta_0)$ $= \left(A_x \cos \psi + A_y \sin \psi \cos \delta\right) \left(-A_y \sin \delta \cos \psi\right) + \left(A_y \sin \delta \sin \psi\right) \left(-A_x \sin \psi + A_y \cos \psi \cos \delta\right)$ $=-A_xA_y\sin\delta(\cos^2\psi+\sin^2\psi)$ $\therefore \pm ab = -A_x A_v \sin \delta \qquad (7.19)$ (7.18) ÷(7.19) $\therefore \frac{\pm ab}{a^2 + b^2} = -\frac{A_x A_y}{A_y^2 + A_y^2} \sin \delta$ $\tan \chi = \mp \frac{b}{a} \quad \forall \texttt{s} \forall \texttt{s} \forall \texttt{s} (\texttt{t} \texttt{t} \texttt{t} \texttt{l} - \frac{\pi}{A} \leq \chi \leq \frac{\pi}{A}),$ $\therefore \frac{\mp ab}{a^2 + b^2} = \mp \frac{\left(\frac{b}{a}\right)}{1 + \left(\frac{b}{a}\right)^2} = \frac{\tan \chi}{1 + \tan^2 \chi} = \frac{\sin \chi \tan \chi}{\cos \chi} \cos^2 \chi$ 17 $= \sin \chi \cos \chi$



$$\frac{1}{2}\sin 2\chi = \frac{A_x A_y}{A_x^2 + A_y^2}\sin\delta$$
$$\chi = \frac{1}{2}\sin^{-1}(\frac{2AxAy\sin\delta}{Ax^2 + Ay^2})$$

よって、式(7.5)は以下のようにできる。



ただし

$$A = \sqrt{Ax^{2} + Ay^{2}} \cos \chi$$

$$B = \sqrt{Ax^{2} + Ay^{2}} \sin \chi$$

$$\chi = \frac{1}{2} \sin^{-1} \left(\frac{2AxAy \sin \delta}{Ax^{2} + Ay^{2}}\right)$$

(参考)『光波工学』 栖原 敏明著 コロナ社

 $-\frac{\pi}{4} \le \chi < 0$ のとき $\delta < 0$ (左回り) $\delta \le \chi \le \frac{\pi}{4}$ のとき $\delta \ge 0$ (右回り)

ストークスパラメータ

偏光状態は3つのパラメータ Ax, Ay, δ で表現されるが δ の直接的な観測が困難。

偏光子、波長板などで測定可能な値を用いた間接的な測定



 2ψ :電界の長短軸の傾き(=偏光子透過光パワー最大の角度) 2χ :楕円率(=偏光子透過光パワー最大と最小の比の正接)

ポアンカレ球



分散特性

光ファイバ中の信号伝搬(1)



入射光波形

 $E(x, y, 0; t) = A(x, y, 0; t)e^{j\omega_0 t}$ (7.23) (以下x, y座標は省略) フーリエ変換スペクトルは、

$$E_F(0;\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} E(0;t)e^{-j\omega t}dt = \int_{-\infty}^{\infty} A(0;t)e^{-j(\omega-\omega_0)t}dt = A_F(0;\omega-\omega_0)$$
(7.24)

距離z伝搬した時、位相変化 $exp[-j\beta z](\beta lt = from the second state of the se$

 $A_F(z;\omega) = A_F(0;\omega - \omega_0) \exp[-j\beta z] \qquad (7.25)$

光ファイバ中の信号伝搬(2)

距離z伝搬した時間波形は $A_F(Z; \omega)$ の逆フーリエ変換なので、

$$E(z;t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} A_F(z;\omega) e^{j\omega t} d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} A_F(0;\omega - \omega_0) \exp[-j\beta z] e^{j\omega t} d\omega$$
(7.26)

 $\omega - \omega_0 = u と変数変換して$

$$E(z;t) = \frac{1}{2\pi} e^{j\omega_0 t} \int_{-\infty}^{\infty} A_F(0;u) \exp[j(ut - \beta(u)z)] du \quad (7.27)$$

βを ω_0 近傍でテーラー級数展開した式 $\beta(\omega) = \beta(\omega_0) + \frac{d\beta}{d\omega} \bigg|_{\omega_0} (\omega - \omega_0) + \frac{1}{2} \frac{d^2 \beta}{d\omega^2} \bigg|_{\omega_0} (\omega - \omega_0)^2 + \cdots \quad (7.28)$ をE(z;t)の式に代入 $\frac{1}{v_g} = \frac{d\beta}{d\omega} \bigg|_{\omega_0} \stackrel{(\mathbf{v}_g:}{\mathbf{p}_g:\mathbf{p}_g} \int_{-\infty}^{\infty} A_F(0;u) \exp[ju(t - \frac{z}{v_g}) - j\frac{\beta''}{2} zu^2] du$ (7.29)

光ファイバの分散の計算(1)

群遅延をテーラー級数展開して、 $\tau(\omega) = \frac{L}{v_g} = L \frac{d\beta}{d\omega} = L \left[\frac{d\beta}{d\omega} \right|_{\omega_0} (\omega - \omega_0) + \frac{d^2\beta}{d\omega^2} \Big|_{\omega_0} (\omega - \omega_0)^2 + \cdots$ (7.30)

(7.30)を規格化伝搬定数b, Vパラメータで表現する。

 $\beta = k[n_1^2 b + n_2^2 (1-b)]^{1/2}$ と表して、

$$\tau = \frac{L}{v_g} = L \frac{d\beta}{d\omega} = \frac{L}{c} \frac{d\beta}{dk} = \frac{L}{c} \frac{[n_2N_2 + (n_1N_1 - n_2N_2)(b + \frac{1}{2}V\frac{db}{dV})]}{[n_2^2 + (n_1^2 - n_2^2)b]^{1/2}}$$
(7.31)

tetil.
$$N_{i} = n_{i} + k \frac{dn_{i}}{dk} \Big|_{\omega = \omega_{0}} = n_{i} - \lambda \frac{dn_{i}}{d\lambda} \Big|_{\lambda = \lambda_{0}}$$
(7.32)

(群屈折率または実効屈折率) ※注:分散方程式から求められる伝搬定数に基づく等価屈折率 とは異なる。波長依存性を含んだ値。 光ファイバの分散の計算(2)

弱導波路近似(Δ<<1)が成り立つ場合、(7.31)は

2017年度

光通信システム

$$\tau \approx \frac{L}{c} [N_2 + (N_1 - N_2) \frac{d(Vb)}{dV}]$$
 (7.33)

$$\frac{d\beta}{dk}$$
を再度kで微分して2階微分を計算し、

$$\delta\tau = L\delta\lambda [(-\frac{1}{c\lambda_0})\{k\frac{dN_2}{dk} + (k\frac{dN_1}{dk} - k\frac{dN_2}{dk})(b + \frac{1}{2}V\frac{db}{dV})\}$$

$$\delta\tau = \sigma_{tot} :$$

$$\sigma_m :$$

$$\tau + (-\frac{1}{c\lambda_0})\frac{1}{2}\frac{(n_1N_1 - n_2N_2)^2}{n_2(n_1^2 - n_2^2)}V\frac{d^2(Vb)}{dV^2}$$

$$\sigma_w :$$

$$\tilde{\sigma}_w :$$

$$\tilde{g}$$

$$the set is the set in the$$



光ファイバの材料分散

ステップ・インデックス型ファイバにおける光閉じ込め係数 $\Gamma = b + \frac{1}{2}V\frac{db}{dV} = \frac{1}{2}[b + \frac{d(Vb)}{dV}]$ (7.35)

材料分散の血は以下で表される。

$$\sigma_m = -\frac{1}{c} \left[\Gamma \lambda \frac{d^2 n_1}{d\lambda^2} + (1 - \Gamma) \lambda \frac{d^2 n_2}{d\lambda^2} \right]_{\lambda = \lambda_0} \quad (7.36)$$



例) SiO2に対して以下の数値が知られている。





Wavelength (µm)

材料分散の計算結果

2017年度

光通信システム



光ファイバの導波路分散

導波路分散σ_wは、

$$\sigma_{w} = -\frac{1}{c\lambda_{0}} \frac{1}{2} \frac{(n_{1}N_{1} - n_{2}N_{2})^{2}}{n_{2}(n_{1}^{2} - n_{2}^{2})} V \frac{d^{2}(Vb)}{dV^{2}}$$
(7.37)

弱導波路近似(Δ<<1)が成り立つ場合は





2017年度

光通信システム

$$\sigma_{tot} = \sigma_m + \sigma_w$$







PMD制限
バイナリ・コード

bit rate	PMD制限距離
20Gbps	520km
40Gbps	130km
100Gbps	21km

PMDの面では、伝送帯域40Gbps以上は厳しい