

УДК 537.812

А.И. Бакулин

## ОБ ОРТОГОНАЛЬНОСТИ СОСТАВЛЯЮЩИХ ЭЛЕКТРОМАГНИТНОГО ПОЛЯ

Рассмотрены скалярные произведения электрических и магнитных составляющих суперпозиции вырожденных волн в прямоугольном и круглом волноводах, двух плоских волн в свободном пространстве. Формулируются условия выполнения ортогональности, делаются выводы.

**Ключевые слова:** электромагнитное поле, ортогональность

**Введение.** Понятие ортогональности играет чрезвычайно важную роль как в математике, так и в её приложениях к техническим дисциплинам. Формулируется оно, как известно, различным образом. Так, скалярные функции  $f_i(x)$  и  $f_j(x)$  ортогональны на  $[a, b]$ , если

$$\int_a^b f_i(x)f_j(x)dx = 0, \quad i \neq j.$$

Для векторных функций  $\vec{E}_{i,j}$ ,  $\vec{H}_{i,j}$ , соответствующих собственным волнам в волноводе, условие ортогональности записывается в следующем виде [1]:

$$\int_{S_{\perp}} \left\{ \left[ \vec{E}_i \vec{H}_j \right] - \left[ \vec{E}_j \vec{H}_i \right] \right\} d\vec{s} = 0,$$

где  $S_{\perp}$  – поперечное сечение волновода:  $i, j$  – относятся к различным собственным волнам.

Наиболее простая формулировка ортогональности сводится к равенству нулю скалярного произведения векторных функций (векторов). Для компонент электромагнитного поля это означает выполнение равенства

$$\vec{E}\vec{H} = 0, \quad (1)$$

которое имеет очевидный геометрический смысл.

Выполнение условия ортогональности (1) можно отнести к основным свойствам поля, как и его способность переносить энергию, т.к. только ортогональные  $\vec{E}$  и  $\vec{H}$  определяют величину вектора Пойнтинга, т.е. перенос энергии.

Несмотря на значимость равенства (1), в настоящее время практически нет работ, анализирующих выполнение этого соотношения. Более того, не сформулирован ответ на вопрос: удовлетворяют ли уравнениям Максвелла электромагнитное поле с неортогональными  $\vec{E}$  и  $\vec{H}$ .

Цель настоящей работы состоит в анализе выполнения ортогональности (1) в частных случаях суперпозиции вырожденных волн в прямоугольном и круглом волноводах, а также пло-

ских волн в свободном пространстве. Это позволило сформулировать некоторые выводы.

**Векторное и скалярное произведения**  $[\vec{E}\vec{H}]$ ,  $\vec{E}\vec{H}$ . Сопоставим некоторые свойства этих произведений в предположении, что угол между  $\vec{E}$  и  $\vec{H}$  может отличаться от  $\pi/2$ . Прежде всего, оба произведения имеют одинаковую размерность Вт/м<sup>2</sup>, т.е. энергетическое содержание, хотя в первом случае это вектор, а во втором – скаляр. Для значений углов между  $\vec{E}$  и  $\vec{H}$ , равных  $(\pi/2 + \delta)$  и  $(\pi/2 - \delta)$ ,  $[\vec{E}\vec{H}]$  не изменяется, а  $\vec{E}\vec{H}$  изменяет знак.

Интегральные величины  $\oint_S [\vec{E}\vec{H}] d\vec{s}$ ,

$\int_S [\vec{E}\vec{H}] d\vec{s}$  имеют размерность мощности и ясное физическое толкование. Аналогичные интегралы от скалярного произведения не имеют, на наш взгляд, физического содержания.

Интегральные величины  $\oint_S \vec{E}\vec{H} ds/S$ ,

$\int_S \vec{E}\vec{H} ds/S$  есть среднее значение скалярного произведения на  $S$ . В предположении, что угол между  $\vec{E}$  и  $\vec{H}$  может равняться  $(\pi/2 \pm \delta)$ , среднее значение может равняться нулю и при отсутствии ортогональности в смысле (1).

Представим скалярное произведение  $\vec{E}\vec{H}$ , используя векторный потенциал  $\vec{A}$ , для чего рассмотрим выражение  $div[\vec{A}\vec{E}]$ . Используя известное тождество

$$div[\vec{A}\vec{E}] = \vec{E} rot \vec{A} - \vec{A} rot \vec{E}$$

и учитывая, что

$$rot \vec{A} = \mu_a \vec{H}, \quad rot \vec{E} = -\partial \vec{B} / \partial t,$$

окончательно имеем:

$$\vec{E}\vec{H} = \frac{1}{\mu_a} \left( div[\vec{A}\vec{E}] - \vec{A} rot \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} \right). \quad (2)$$

Для постоянного во времени поля

$$\vec{E}\vec{H} = \frac{1}{\mu_a} \operatorname{div}[\vec{A}\vec{E}].$$

**Частные случаи скалярного произведения.** Для более полного выяснения свойств скалярного произведения компонент поля рассмотрим несколько его частных случаев и для них проанализируем выполнение соотношения (1).

Рассмотрим сначала поле суммы двух вырожденных волн прямоугольного волновода (рисунок 1), т.е.  $H_{mn}$  и  $E_{mn}$  волн. Продольные компоненты запишем в следующем виде:

$$\dot{H}_z = H_{z0} \cos \frac{m\pi}{a} x \cos \frac{n\pi}{b} y e^{j(\omega t - \Gamma z)},$$

$$m, n = 1, 2, 3 \dots \quad (3)$$

$$\dot{E}_z = E_{z0} \sin \frac{m\pi}{a} x \sin \frac{n\pi}{b} y e^{j(\omega t - \Gamma z)} e^{j\varphi},$$

где  $\varphi$  – произвольный фазовый сдвиг.

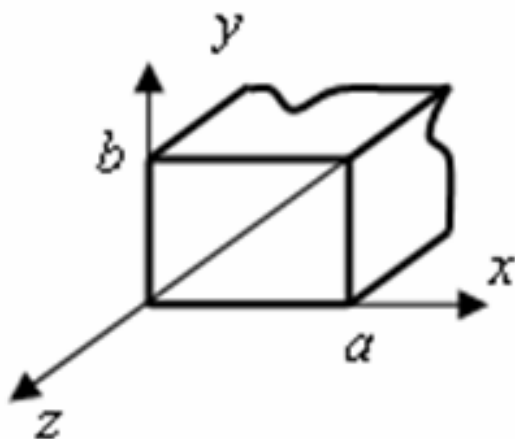


Рисунок 1

Поперечные компоненты  $\vec{H}_\perp$  и  $\vec{E}_\perp$  найдем через продольные, используя известные преобразования:

$$\vec{H}_\perp = -j \frac{\Gamma}{g^2} \left( \frac{\partial H_z}{\partial x} \vec{x}_0 + \frac{\partial H_z}{\partial y} \vec{y}_0 \right),$$

$$\frac{E_x}{H_y} = -\frac{E_y}{H_x} = Z_c^H;$$

$$\vec{E}_\perp = -j \frac{\Gamma}{g^2} \left( \frac{\partial E_z}{\partial x} \vec{x}_0 + \frac{\partial E_z}{\partial y} \vec{y}_0 \right),$$

$$\frac{E_x}{H_y} = -\frac{E_y}{H_x} = Z_c^E. \quad (4)$$

В формулах (3) и (4)  $\Gamma$ ,  $g$  – продольное и поперечное волновые числа;  $Z_c^H$ ,  $Z_c^E$  – характеристические сопротивления  $H$  и  $E$  волн.

С учетом ортогональности электрических и

магнитных составляющих собственных волн скалярное произведение для суммарного поля

$$\vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma = E_x^H H_x^E + E_x^E H_x^H + E_y^H H_y^E + E_y^E H_y^H + H_z^H E_z^E. \quad (5)$$

Найдя из (3) и (4) поперечные компоненты поля (в действительной форме) и учитывая, что

$$\left( \frac{m\pi}{a} \right)^2 + \left( \frac{n\pi}{b} \right)^2 = g^2, \quad \frac{Z_c^H}{Z_c^E} - 1 = \frac{g^2}{\Gamma^2}, \quad (5-1)$$

получим из (5) выражение для скалярного произведения компонент суммарного поля:

$$\vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma = \frac{1}{4} H_{z0} E_{z0} \sin \frac{2m\pi}{a} x \sin \frac{2n\pi}{b} y \cos \varphi. \quad (6)$$

Последнее выражение показывает, что ортогональность в любой точке поперечного сечения волновода имеет место только при  $\varphi = \pm \pi/2$ . Кроме того, скалярное произведение (6) не зависит от продольной координаты  $z$  и времени  $t$ . Из этого выражения следует, что

$$\int_0^a \int_0^b \vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma dx dy = 0.$$

Это можно рассматривать как ортогональность в среднем на поперечном сечении волновода.

Сдвиг фаз  $\varphi$  введен чисто формально, вне всякой связи с реальным процессом возбуждения. Особенностью этого процесса является невозможность возбудить порознь вырожденные волны, т.к. возбуждающее устройство как всякая неоднородность должно породить обе волны. В этой связи закономерно возникает вопрос: может ли фазовый сдвиг в реальных условиях принимать произвольные значения или он принимает значение  $\pi/2$ ? Ответ на этот вопрос может дать, по всей видимости, только эксперимент.

Выражение (6) позволяет также сделать вывод, что поле с неортогональными  $\vec{E}$  и  $\vec{H}$  может удовлетворять уравнениям Максвелла, т.к. в рассмотренном примере суммарное поле удовлетворяет им при любых  $\varphi$ .

Проведем анализ условий ортогональности для вырожденных волн круглого волновода (рисунок 2).

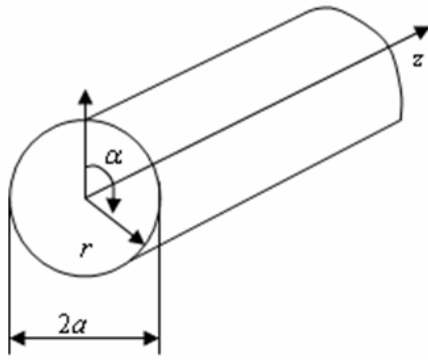


Рисунок 2

Как известно, в круглом волноводе вырожденными являются  $H_{0n}$  и  $E_{1n}$  волны. Запишем выражения для компонент поля этих волн (в действительной форме), используя зависимость между продольной и поперечными компонентами поля для круглого волновода и предполагая, как и раньше, сдвиг фаз  $\varphi$  между ними:

для  $H_{0n}$  волны

$$\begin{aligned} H_z &= H_{z0} \mathfrak{I}_0(gr) \cos(\omega t - \Gamma z), \\ H_r &= \frac{\Gamma}{g} H_{z0} \mathfrak{I}_0'(gr) \sin(\omega t - \Gamma z), \\ H_\alpha &= 0, \\ E_\alpha &= -H_r Z_c^H, \quad E_r = 0, \quad g = \mu_{0n}/a, \end{aligned} \quad (7)$$

для  $E_{1n}$  волны

$$\begin{aligned} E_z &= E_{z0} \mathfrak{I}_1(gr) \cos \alpha \cos(\omega t - \Gamma z + \varphi), \\ E_r &= \frac{\Gamma}{g} E_{z0} \mathfrak{I}_1'(gr) \cos \alpha \sin(\omega t - \Gamma z + \varphi), \\ E_\alpha &= -E_{z0} \frac{1}{r} \frac{\Gamma}{g^2} \mathfrak{I}_1(gr) \sin \alpha \sin(\omega t - \Gamma z + \varphi), \\ H_\alpha &= \frac{E_r}{Z_c^E}, \quad H_r = -\frac{E_\alpha}{Z_c^E}, \quad g = \beta_{1n}/a, \end{aligned} \quad (8)$$

где  $\mathfrak{I}_0, \mathfrak{I}_1$  – функции Бесселя;  $\alpha$  – полярная координата поперечного сечения волновода;  $\beta_{1n}, \mu_{0n}$  – корни функций Бесселя и их производных.

Скалярное произведение электрической и магнитной составляющих суммарного поля с учетом выполнения соотношений

$$\vec{E}_{0n} \vec{H}_{0n} = 0, \quad \vec{E}_{1n} \vec{H}_{1n} = 0$$

запишется:

$$\begin{aligned} \vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma &= \vec{E}_{0n} \vec{H}_{1n} + \vec{E}_{1n} \vec{H}_{0n} = \\ &= E_\alpha^H H_\alpha^E + E_r^E H_r^H + E_z H_z. \end{aligned} \quad (9)$$

С учетом (7) и (8) скалярное произведение (9) преобразуется к виду:

$$\begin{aligned} \vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma &= E_{z0} H_{z0} \mathfrak{I}_1(gr) \times \\ &\times \cos \alpha [ \mathfrak{I}_1'(gr) \sin(\omega t - \Gamma z) \sin(\omega t - \Gamma z + \varphi) + \end{aligned}$$

$$+ \mathfrak{I}_0(gr) \cos(\omega t - \Gamma z) \cos(\omega t - \Gamma z + \varphi)].$$

Последнее выражение получено с учетом второго соотношения в (5-1) и известного равенства из теории Бесселевых функций:

$$\mathfrak{I}_0'(x) = -\mathfrak{I}_1(x).$$

После элементарных преобразований получаем:

$$\begin{aligned} \vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma &= \frac{1}{2} E_{z0} H_{z0} \mathfrak{I}_1(gr) \times \\ &\times \cos \alpha \left[ \left( \mathfrak{I}_0(gr) + \mathfrak{I}_1'(gr) \right) \cos \varphi + \right. \\ &\left. + \left( \mathfrak{I}_0(gr) - \mathfrak{I}_1'(gr) \right) \cos(2(\omega t - \Gamma z) + \varphi) \right]. \end{aligned} \quad (10)$$

Сравнивая скалярные произведения (6) и (10), видим их существенное отличие. В случае круглого волновода выражение (10) не обращается в ноль ни при каких значениях фазового сдвига  $\varphi$ , Кроме того, в отличие от (6) оно зависит от времени и продольной координаты  $z$  и при  $\varphi = \pm \pi/2$  упрощается:

$$\begin{aligned} \vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma \Big|_{\pi/2} &= \mp \frac{1}{2} E_{z0} H_{z0} \mathfrak{I}_1(gr) \times \\ &\times \cos \alpha \left( \mathfrak{I}_0(gr) - \mathfrak{I}_1'(gr) \right) \sin 2(\omega t - \Gamma z). \end{aligned}$$

Очевидно, что

$$\int_t^{t+T} \vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma \Big|_{\pi/2} dt = \int_z^{z+\lambda_g} \vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma \Big|_{\pi/2} dz = 0,$$

где  $T = 2\pi/\omega, \lambda_g = 2\pi/\Gamma$ .

Если  $\varphi$  принимает произвольные значения, то

$$\int_0^{a/2} \int_0^{2\pi} \vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma r dr d\alpha \equiv 0,$$

то есть, как и в случае прямоугольного волновода, суммарное поле имеет ортогональные в среднем компоненты на поперечном сечении волновода.

Сопоставляя условия ортогональности для прямоугольного и круглого волнопроводов, видим, что в обоих случаях сдвиг фаз  $\varphi$  существенно влияет на условие ортогональности.

В круглом волноводе в отличие от прямоугольного может быть только ортогональность в среднем. Очевидно, что это отличие вызвано различием граничных поверхностей.

Рассмотрим выполнение условия ортогональности при сложении двух плоских волн в свободном пространстве без потерь. Как известно, если волны сонаправлены, сложение дает плоскую волну с линейной или эллиптической поляризацией, у которой  $\vec{E}$  и  $\vec{H}$  ортогональны. При наличии в среде потерь ортогональность у

эллиптически поляризованной волны отсутствует [2]. Пусть волновые векторы этих волн в соответствии с рисунка 3 задаются выражениями:

$$\begin{aligned} \vec{K}_1 &= K \left( \cos \frac{\alpha}{2} \vec{x}_0 - \sin \frac{\alpha}{2} \vec{y}_0 \right), \\ \vec{K}_2 &= K \left( \cos \frac{\alpha}{2} \vec{x}_0 + \sin \frac{\alpha}{2} \vec{y}_0 \right), \\ K &= \frac{2\pi}{\lambda}, \quad 0 \leq \alpha \leq \pi. \end{aligned}$$

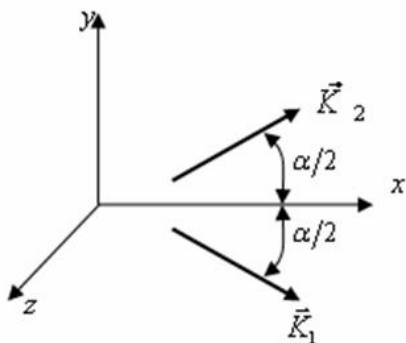


Рисунок 3

Вычисления показывают, что при совпадающих поляризациях волн, когда векторы  $\vec{E}$  либо лежат в плоскости  $XOY$ , либо ортогональны ей,  $\vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma = 0$  при любых  $\alpha$  и сдвигах фаз  $\varphi$  между ними.

При взаимно ортогональных поляризациях, например,  $\vec{E}_1$  лежит в плоскости  $XOY$ , а  $\vec{E}_2$  перпендикулярен к ней, вычисление скалярного произведения дает следующий результат:

$$\begin{aligned} \vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma &= \frac{E_{10} E_{20}}{z_c} \times \\ &\times \sin^2 \frac{\alpha}{2} \left[ \cos \left( 2\omega t - 2Kx \cos \frac{\alpha}{2} + \varphi \right) + \right. \\ &\left. + \cos \left( 2Ky \sin \frac{\alpha}{2} + \varphi \right) \right], \end{aligned} \quad (11)$$

где  $E_{10}$ ,  $E_{20}$  – амплитуды электрических составляющих волн.

Из (11) следует, что скалярное произведение тождественно равно нулю только при  $\alpha = 0$ , т.е. когда волны сонаправлены.

Очевидны следующие равенства, вытекающие из (11) при  $\alpha > 0$ :

$$\begin{aligned} \int_x^{x+\Delta x} \int_y^{y+\Delta y} \vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma dx dy &= 0, \\ \int_t^{t+T/2} \int_y^{y+\Delta y} \vec{E}_\Sigma \vec{H}_\Sigma dt dy &= 0, \end{aligned} \quad (12)$$

$$\Delta x = \frac{\lambda}{2 \cos \alpha/2}, \quad \Delta y = \frac{\lambda}{2 \sin \alpha/2},$$

которые свидетельствуют об ортогональности в среднем. В отличие от волновода сдвиг фаз  $\varphi$  между волнами, как это следует из (11), не влияет на ортогональность.

**Заключение.** Основываясь на проведенном анализе, можно сделать следующие выводы.

1. Наряду с ортогональностью в смысле (1), целесообразно введение понятия ортогональности в среднем.

2. В рамках рассмотренных примеров электромагнитное поле, не ортогональное в смысле (1), обладает ортогональностью в среднем.

3. Вид ортогональности в среднем зависит как от наличия или отсутствия граничных поверхностей, так и от их геометрии.

4. В рассмотренных примерах составляющие поля ортогональны в среднем; вопрос о том, является ли ортогональность в среднем или в смысле (1) общим свойством поля заданных источников в отсутствие потерь, остаётся открытым.

#### Библиографический список

1. Вайнштейн Л.А. Электромагнитные волны. – М.: Радио и связь, 1988. – 440 с.
2. Вольман В.И., Пименов Ю.В. Техническая электродинамика. – М.: Связь, 1971. – 487 с.