07 Белосветный волоконно-оптический межмодовый интерферометр

© О.И. Котов, Л.Б. Лиокумович, С.И. Марков, А.В. Медведев, В.М. Николаев

С.-Петербургский государственный технический университет

Поступило в Редакцию 15 марта 1999 г.

Теоретически рассмотрена интерферометрическая схема с низкокогерентным источником света с двумя многомодовыми волоконными световодами в режиме межмодовой интерференции. Показано, что применение волоконных межмодовых интерферометров значительно расширяет диапазон допустимого рассогласования длин опорного и сигнального интерферометров. Для излучательных СИД возможно рассогласование до единиц сантиметров. Использование многомодовых световодов и межмодовой интерференции облегчает построение схем с волокнами большой длины и согласование с оптическим источником.

Белосветные волоконно-оптические интерферометры применяются для измерения вибраций, давления, температуры, линейных перемещений и т.п. [1]. Они имеют ряд особенностей и используют, как правило, волокна для подвода и отвода световых потоков. В качестве чувствительных элементов в таких системах применяют классические интерферометры типа Фабри–Перо, Майкельсона, Маха–Цендера, имеющие малые размеры (~ $10^{-3} \div 10^{-2}$ m).

Однако в ряде случаев привлекательно использование белосветной (низкокогерентной) интерферометрии с протяженными волоконнооптическими интерферометрами (~ $10^2 \div 10^3$ m), например в сигнальных устройствах, распределенных сенсорах. Применение известных белосветных схем затруднительно ввиду сложности выравнивания длин опорного и сигнального интерферометров с точностью ~ 10^{-6} m. Именно такое выравнивание плеч используется для абсолютных измерений.

В данной работе рассмотрена белосветная схема, в которой применяются волоконные межмодовые интерферометры [2,3]. Это позволяет использовать световоды большой длины и проводить измерения воздействий по сдвигу интерференционных полос при значительном снижении требований к равенству длин опорного и сигнального интерферометров.

44



Рис. 1. Структурная схема межмодовых интерферометров с низкокогерентным источником: *1* — оптический низкокогерентный источник, *2* — опорный межмодовый интерферометр, *3* — сигнальный межмодовый интерферометр, *S*₁, *S*₂ — пространственные фильтры, *4* — фотоприемное устройство.

В предлагаемой схеме (рис. 1) рассматриваются два многомодовых волоконных световода с идентичными параметрами и длинами L_1 и L_2 .

Для простоты выражений будем считать световоды изотропными и без потерь, а также регулярными, т. е. без конверсии мод.

Тогда поле для составляющей на частоте ω на выходном торце первого световода можно записать в виде

$$E_1(x, y, L_1, \omega) = \sum_{i=1}^N c_i E_i(x, y) \cdot \nu(\omega) \exp\left\{-j\beta_i L_1 - j\varphi_i\right\}, \qquad (1)$$

где N — число распространяющихся мод, c_i , β_i , φ_i , E_i — амплитудный коэффициент, постоянная распространения, начальная фаза и функция распределения от поперечных координат *i*-й моды, $v(\omega)$ — спектральная функция поля источника:

$$\langle \nu^*(\omega)\nu(\omega')\rangle = G(\omega)\delta(\omega-\omega'),$$
 (2)

 $\delta(\omega)$ — дельта-функция Дирака, $G(\omega)$ — нормированная спектральная плотность мощности оптического источника:

$$\int_{0}^{\infty} G(\omega)d\omega = 1,$$
(3)

в свою очередь связанная с функцией комплексной степени когерентности $\gamma(\tau)$ источника:

$$\gamma(\omega) = \int_{0}^{\infty} G(\omega) e^{-j\omega\tau} d\omega.$$
(4)

Модовые функции Е_i являются ортонормированными:

$$\int_{S} E_i E_k^* ds = \begin{cases} 1, & i = k, \\ 0, & i \neq k. \end{cases}$$
(5)

Аналогично можно записать поле на выходном торце второго световода:

$$E_2(x, y, L_2, \omega) = \sum_{n=1}^N D_n E_n \cdot \nu(\omega) \exp\left\{-j \cdot \beta_n L_2\right\}.$$
 (6)

Далее необходимо определить коэффициенты D_n через коэффициенты C_i . Для этого приравняем поля на выходе первого световода после пространственного фильтра (считаем его бесконечно тонким) и на входе второго световода (при $L_2 = 0$):

$$\sum_{n=1}^{N} D_n E_n \cdot \nu(\omega) = \sum_{i=1}^{N} c_i E_i|_{S_1} \cdot \nu(\omega) \exp\left\{-j \cdot \beta_i L_1 - j\varphi_i\right\}, \quad (7)$$

где $E_i|_{S_1}$ — поле *i*-й моды после фильтрации на апертуре S_1 .

Домножив (7) на E_n^* и проведя интегрирование по всему поперечному сечению, с учетом ортонормированности функций E_n , получим:

$$D_n = \sum_{i=1}^{N} c_i \cdot \exp\left\{-j \cdot \beta_i L_1 - j\varphi_i\right\} \cdot K_{in},$$
(8)

где введено обозначение:

$$K_{in} = \int\limits_{S} E_i |_{S_1} E_n^* ds.$$
⁽⁹⁾

Коэффициенты *K*_{in} можно трактовать как коэффициенты связи *i*-й и *n*-й мод на "неоднородности" апертуры *S*₁.

Поле на выходе второго световода можно записать в виде

$$E_{2}(x, y, L_{2}, \omega) = \sum_{n=1}^{N} E_{n}(x, y) \cdot \nu(\omega) e^{-j \cdot \beta_{n} L_{2} - j\varphi_{n}} \\ \times \left[\sum_{i=1}^{N} c_{i} K_{in} \cdot e^{-j \cdot \beta_{i} L_{1} - j\varphi_{i}} \right].$$
(10)

Для нахождения интенсивности, регистрируемой фотоприемным устройством, необходимо выполнить преобразования:

$$I_{2}(L_{2}) = \int_{0}^{\infty} \int_{S_{2}} \int E_{2}(x, y, L_{2}, \omega) E_{2}^{*} ds d\omega, \qquad (11)$$

где S₂ представляет апертуру второго пространственного фильтра.

Чтобы проинтегрировать по частоте, нужно задать сектр оптического источника (зависимость $G(\omega)$) и зависимость β_i от частоты.

Будем считать спектр источника гауссовским:

$$G(\omega) = \frac{1}{\Gamma\sqrt{\pi}} e^{-\frac{(\omega-\omega_0)^2}{\Gamma^2}},$$
(12)

где Г — полуширина линии на уровне максимального значения.

Для $\beta_i(\omega)$ воспользуемся разложением в ряд Тейлора:

$$\beta_i(\omega) = \beta_i(\omega_0) + (\omega - \omega_0)\frac{1}{V_i} + \dots, \qquad (13)$$

где $V_i = (\delta \beta_i / \delta \omega)^{-1}$ — групповая скорость *i*-й моды на центральной частоте.

При интегрировании по частоте возникают интегралы вида:

$$\int_{0}^{\infty} G(\omega) e^{-j(\beta_i - \beta_k)L} d\omega = \cos\left[\beta_i(\omega_0) - \beta_k(\omega_0)\right] L \cdot e^{-\frac{L^2 \Gamma^2}{4} \cdot \left[\tau_i(\omega_0) - \tau_k(\omega_0)\right]^2},$$
(14)

где $\tau_i(\omega_0)$ — групповое время задержки *i*-й моды на центральной частоте (ω_0) на единицу длины световода.

Последний экспоненциальный сомножитель определяет функцию когерентности источника света $\gamma(\tau)$ и при $L \neq 0$ представляет малую величину, близкую к нулю. С учетом этого в $I_2(L_2)$ останутся лишь члены с показателями экспоненты, содержащие сомножители вида $(L_1 - L_2)$, дающие отличный от нуля вклад при условии $L_1 \approx L_2$.

При этих условиях выражение для *I*₂ приобретает вид:

$$I_{2}(L_{2}) = \sum_{n=1}^{N} \sum_{i=1}^{N} \left(\int_{S_{2}} E_{n}^{2} ds \right) c_{i}^{2} k_{in}^{2} + 2 \sum_{i \neq k}^{N} \sum_{k}^{N} \left(\int_{S_{2}} E_{i} E_{k}^{*} ds \right) c_{i} c_{k} k_{ik}^{2}$$
$$\times \cos \left[\left\{ \beta_{i}(\omega_{0}) - \beta_{k}(\omega_{0}) \right\} (L_{1} - L_{2}) \right] \cdot e^{-[\tau_{i}(\omega_{0}) - \tau_{k}(\omega_{0})]^{2} \cdot \frac{\Gamma^{2}}{4} (L_{1} - L_{2})^{2}}.$$
(15)

Более простое выражение получается для двухмодового режима (N = 2):

$$I_{2}(L_{2}) = c_{1}^{2}k_{11}^{2} \int_{S_{2}} E_{1}^{2}ds + c_{2}k_{21}^{2} \int_{S_{2}} E_{1}^{2}ds + c_{1}k_{12}^{2} \int_{S_{2}} E_{2}^{2}ds + c_{2}k_{22}^{2} \int_{S_{2}} E_{2}^{2}ds$$
$$+ 2c_{1}c_{2}k_{12}^{2} \left(\int_{S_{2}} E_{1}E_{2}ds\right) \cdot \cos\left[\{\beta_{i}(\omega_{0}) - \beta_{k}(\omega_{0})\}(L_{1} - L_{2})\right]$$
$$\times e^{-[\tau_{1} - \tau_{2}]^{2} \cdot \frac{\Gamma^{2}}{4}(L_{1} - L_{2})^{2}}.$$
(16)

С использованием выражения (16) рассчитана зависимость $I_2(L_1 - L_2)/I_0$, представленная на рис. 2 (I_0 — постоянная составляющая выходной интенсивности). В расчете принимались следующие условия: моды возбуждены одинаково $c_1 = c_2$;

диафрагмы S₁ и S₂ закрывают половину сердцевины световодов, что приводит к приближенным соотношениям:

$$k_{11} = k_{22} = k_{12} = k_{21} = 0.5;$$
 $\int_{S_{1,2}} E_{1,2}^2 ds = \int_{S_{1,2}} E_1 E_2 ds = 0.5;$

разность постоянных распространения ($\beta_1 - \beta_2$) и групповых задержек ($\tau_1 - \tau_2$) определена для двухмодового ступенчатого световода по формулам [4]:

$$eta_1 - eta_2 = rac{2\pi n_1}{\lambda} \cdot rac{3}{4} \Delta, \quad au_1 - au_2 = rac{n_1}{c} \cdot rac{3}{4} \Delta,$$
где $\Delta = (n_1 - n_2)/n_1;$



Рис. 2. Зависимость выходной интенсивности от разности длин световодов $(L_1 - L_2)$: $a - \lambda = 0.85 \,\mu\text{m}$, $\Delta = 2 \cdot 10^{-2}$, $b - \lambda = 1.3 \,\mu\text{m}$, $\Delta = 8 \cdot 10^{-3}$, $c - \lambda = 1.55 \,\mu\text{m}$, $\Delta = 3 \cdot 10^{-3}$.

Ширина линии излучения оптического источника Γ выбрана соответствующей спонтанным излучателям типа СИД [5]: $\Gamma \approx 8 \cdot 10^{13}$ rad/s. Отметим, что $\Gamma \sim 2kT$ (k — постоянная Больцмана, T — температура светоизлучающего диода) и не зависит от рабочей длины волны λ [5].

Как видно из рисунка, полуширина корреляционного максимума $\Delta L_{0.5}$ сильно зависит от величины Δ (т.е. от числовой апертуры световода) и для $\Delta = 3 \cdot 10^{-3}$ достигает почти 1 сm. В то же время изменение длины волны света λ не влияет на $\Delta L_{0.5}$, но определяет количество интерференционных максимумов в пределах корреляционного пика.

Контраст интерференционных колебаний достигает максимального значения 50% при $L_1 - L_2 = 0$. Проблемы, связанные с недостаточным контрастом сигнала, могут быть разрешены при использовании методов многоэлементного и дифференциального приема.

Список литературы

- [1] Weir K., Grattan K.T.V., Palmer A.W. // SPIE. 1994. V. 2248. P. 307-315.
- [2] Spajer M., Carquille B., Maillotte H. // Optics communications. 1986. V. 60. N 15. P. 261–264.
- [3] Hlubina P. // J. of Modern optics. 1994. V. 41. N 5. P. 1001-1014.
- [4] Основы волоконно-оптической связи / Под ред. Е.М. Дианова. М.: Сов. радио, 1980. 232 с. / Пер. изд. Fundamentals of optical fiber communications (ed. by M.K. Barnosky).
- [5] Гауэр Дж. Оптические системы связи / Пер. с англ. М.: Радио и связь, 1989. 504 с.