

ОПРЕДЕЛЕНИЕ ДИЭЛЕКТРИЧЕСКОЙ ПРОНИЦАЕМОСТИ И ПОТЕРЬ В ПОЛУПРОВОДНИКОВОМ СТЕРЖНЕ ИЗ ИЗМЕРЕНИЙ КОЭФФИЦИЕНТА ОТРАЖЕНИЯ НА СВЧ

В. А. Калесинкас, М. Н. Котов, В. К. Шугуров

Для развития твердотельной СВЧ электроники актуальным является изучение частотной зависимости диэлектрической проницаемости полупроводников и диэлектриков, в том числе сегнетоэлектриков, суперионных проводников и др. в широком диапазоне СВЧ. Для анизотропных кристаллов технически наиболее удобным способом определения диэлектрической проницаемости является измерение коэффициента отражения от стержня из исследуемого материала, помещаемого в волноводный тракт [1]*. При этом необходимо решать задачу, обратную к задаче о рассеянии волны H_{10} на цилиндрическом стержне с заданными параметрами. До сих пор расчет проводился на основании решения прямой задачи [2], полученного в приближении $k_0 r \ll 1$ (см., например, [1]). Однако в миллиметровом диапазоне СВЧ условие $k_0 r \ll 1$ является трудновыполнимым. Кроме того, для повышения точности измерений по методу [1] в случае небольших ϵ целесообразно использовать стержни с $k_0 r \approx 1$, для которых расчет по формулам [2] невозможен.

В этой работе описана методика измерения комплексной диэлектрической проницаемости при произвольном значении $k_0 r$. При решении обратной задачи мы пользовались решением прямой задачи [3], обобщающим результаты [2] на случай произвольного $k_0 r$. Выбор решения [3] определялся тем, что по сравнению с другими решениями (например, [4, 5]) оно требует меньшего количества вычислений и что при решении обратной задачи значительная часть вычислений (суммирование рядов (4)) выполняется лишь однажды независимо от числа итераций. В [3], однако, содержится неточность, поэтому мы приведем здесь окончательные формулы. Пользуясь обозначениями, принятыми в [3], поле, рассеянное стержнем, запишем в виде

$$E_S = \sum_{m=-\infty}^{\infty} a_m \left[H_m^{(2)}(k_0 \gamma_0^+) \exp(-im\varphi_0^+) + \sum_{n=-\infty}^{\infty} J_n(k_0 \gamma_0^+) \exp(-in\varphi_0^+) S_{m,n} \right]. \quad (1)$$

При этом коэффициенты a_m определяются из решения системы уравнений

$$\sum_m a_m S_{m,n} + \chi_n a_n = -\sin[(\pi x_0/a) + na] \quad (2)$$

$$(n = 0, \pm 1, \pm 2, \dots),$$

где введены обозначения

$$\chi_n = \frac{k J_n'(kr) H_n(k_0 r) - k_0 J_n(kr) H_n'(k_0 r)}{k J_n'(kr) J_n(k_0 r) - k_0 J_n(kr) J_n'(k_0 r)}; \quad (3)$$

$$S_{m,n} = \sum_{p=1}^{\infty} \{ [1 + (-1)^{m-n}] H_{m-n}^{(2)}(t_p^+) - H_{m+n}^{(2)}(t_p^-) \} - (-1)^{m+n} \sum_{p=-\infty}^0 H_{m+n}(t_p^-). \quad (4)$$

Величины коэффициентов отражения, пропускания [3] и среднего по сечению стержня квадрата напряженности СВЧ поля вычисляются по формулам

$$R = \sum_m (-1)^m (4a_m/k_1 a) \sin[(\pi x_0/a) + ma]; \quad (5)$$

$$T = 1 + \sum_m (4a_m/k_1 a) \sin[(\pi x_0/a) + ma]; \quad (6)$$

* Речь идет о кристаллах с природной анизотропией (не гиротропных). По методике, описанной в данном сообщении, измеряется компонента тензора $\hat{\epsilon}$, параллельная вектору электрического поля волны H_{10} . Вырезая или выращая стержень в нужном направлении, можно измерить все компоненты тензора $\hat{\epsilon}$.

$$\overline{E^* E} = (2/r) \sum_n \pm b_n^* b_n / [(k^2 - k^{*2})] [kJ_{n+1}(kr)J_n(k^*r) - k^* J_n(kr)J_{n+1}(k^*r)]. \quad (7)$$

При прочих фиксированных параметрах комплексный коэффициент отражения (или передачи) является функцией комплексной диэлектрической проницаемости

$$R = f(\epsilon^*) \quad (8)$$

или

$$\operatorname{Re} R = f_1(\epsilon, \operatorname{tg} \delta), \quad (9)$$

$$\operatorname{Im} R = f_2(\epsilon, \operatorname{tg} \delta)$$

Таким образом, при заданных значениях $\operatorname{Re} R$ и $\operatorname{Im} R$ (например, измеренных экспериментально) получается система двух нелинейных уравнений относительно ϵ и $\operatorname{tg} \delta$ (или σ), которая решается итерационным методом Ньютона [6]. Метод обеспечивает хорошую сходимость и очень удобен для расчета плавных зависимостей ϵ^* от R , так как последняя рассчитанная точка может использоваться в качестве нулевого приближения для следующей точки.

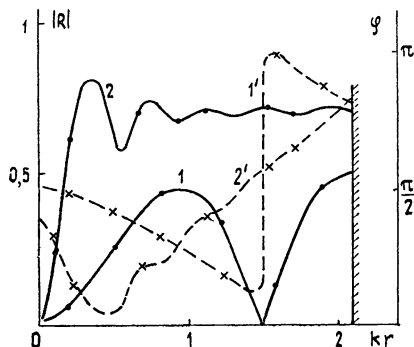


Рис 1 Зависимость модуля коэффициента отражения и его фазы от значения $k_0 r$ на частоте 18,21 ГГц: 1, 1' — $|R|$ и φ для фторопласта; 2, 2' — $|R|$ и φ для германия. Отсчет фазы ведется от закорачивающей металлической пластинки.

На рис 1 представлена зависимость модуля коэффициента отражения и его фазы от значения $k_0 r$. Случай $k_0 r = 2,1$ соответствует полному заполнению поперечного сечения волновода цилиндрическим стержнем. Как видно, результаты расчета коэффициента по формулам (2)—(5) полностью совпадают с экспериментальными данными вплоть до полного заполнения волновода стержнем. Контрольный счет обратной задачи для экспериментальных точек дал значения ϵ и $\operatorname{tg} \delta$, соответствующие использованным материалам с точностью 1% для фторопласта ($\epsilon = 2,02$; $\operatorname{tg} \delta = 0,005$) и 3% для германия* ($\epsilon = 15,8$; $\operatorname{tg} \delta = 0,31$). Практически погрешность счета зависит лишь от точности измерения коэффициента отражения и размеров стержня. Эти данные показывают, что определение диэлектрической проницаемости из измерения коэффициента отражения от цилиндрического стержня в прямоугольном волноводе в режиме бегущей волны является удобным и точным методом исследования параметров полупроводников, сегнетоэлектриков, суперионных проводников, сегнетоэластиков и других анизотропных кристаллов в широком диапазоне СВЧ.

ЛИТЕРАТУРА

1. Беяцкас Р, Григас И. — Литовский физ. сб., 1979, 19, № 2, с 243.
2. Григас И. П., Шугуров В К — Изв. вузов — Радиофизика, 1969, 12, № 2, с. 307.
3. Bharti P — A. E. U., 1977, 31, № 2, p. 60.
4. Мошинский А. В., Березовский В К — Радиотехника и электроника, 1977, 22, № 7, с. 350.
5. Nielsen J. — IEEE Trans., 1969, MTT-17, № 3, p. 148.
6. Степанов М. Г. — Справочник по математике. — М.: Наука, 1974. — С 661.

Поступила в редакцию
30 марта 1981 г.,
после доработки
11 августа 1981 г.