

8452/2

СООБЩЕНИЯ
ОБЪЕДИНЕННОГО
ИНСТИТУТА
ЯДЕРНЫХ
ИССЛЕДОВАНИЙ

Дубна

9-5128



Л.П. Игушкин

О ВОЗБУЖДЕНИИ
ПОЛУБЕСКОНЕЧНОГО ВОЛНОВОДА

ЛАБОРАТОРИЯ ВЫСОКИХ ЭНЕРГИЙ

1970

Л.П. Игушкин

О ВОЗБУЖДЕНИИ
ПОЛУБЕСКОНЕЧНОГО ВОЛНОВОДА

Объединенный институт
ядерных исследований
БИБЛИОТЕКА

Взаимодействие сгустков частиц и токов (движущихся и неподвижных) с волноводными устройствами представляет интерес для различных областей физики (ускорительной техники, генерации, усиления колебаний и волн и др.). При этом часто рассматриваются вопросы взаимодействия полей таких источников со всякого рода неоднородностями волноводов (открытый конец волновода, диафрагмы, щели, разрезы и т.д.).

Строгая теория полубесконечного волновода развита в работах Л.А. Вайнштейна с использованием математического метода Винера-Хопфа-Фока (ВХФ). В работе/1/ решена задача о дифракции электромагнитных волн на открытом конце волновода.

Физическая конкретизация метода ВХФ, в частности, выявление свойств факторизованных ядер, позволяет получить решение задачи о возбуждении волноводов с открытым концом заданными источниками поля. В настоящей работе при использовании метода ВХФ и результатов работы/2/ найдено решение задачи о возбуждении полубесконечного волновода. Полученное решение содержит в себе как предельный случай решение задачи о дифракции/1/.

Как известно/2/, решение задачи возбуждения коаксиальной линии выражается формулой^{х/}:

$$E(w) = j(w) \frac{P(w)}{Q(v)} \quad (1)$$

^{х/} Для получения этой формулы необходимо решить неоднородные уравнения Максвелла, представляя поля и токи в виде ряда по цилиндрическим волнам $\exp i \{ wz + r\phi - ket \}$, $w^2 + v^2 = k^2$, $k = \frac{\omega}{c}$.

Здесь $j(w)$ - фурье-компоненты (ф.к.) возбуждающих токов источника; $P(w)$, $Q(v)$ - аналитические функции w и v , определяемые параметрами проводящих поверхностей. $P(w)$ имеют разный вид для различных компонент возбужденного электромагнитного поля, функции же $j(w)$, $Q(v)$ - одни и те же для всех составляющих полей. Функция (1) должна убывать при $w \rightarrow \pm \infty$ так, чтобы координатные представления полей были конечными функциями. Для этого необходимо, чтобы колебания тока по z с малой длиной волны $\lambda = \frac{2\pi}{w}$ убывали с уменьшением ее длины. Зависимость токов от z должна быть достаточно гладкой.

Так как ф.к. токов источников, расположенных в интервале $z_1 < z < z_2$, суть однозначные аналитические функции, то $E(w) e^{i w z_2}$ имеет не более чем степенной рост в верхней полуплоскости w , а $E(w) e^{i w z_1}$ не более чем степенной рост в нижней полуплоскости при $w \rightarrow \pm \infty$. Этот результат является аналогом теоремы Винера-Пэли/3/, и можно утверждать, что по поведению ф.к. возбужденных полей можно судить не только о самих полях, но и о местоположении возбуждающих их источников.

Несколько вспомогательных предложений.

1. Аналитичность ф.к. полей и токов на поверхностях волноводов соответствует тому, что токи активных источников, возбуждающих систему, ограничены по величине, кусочно-гладкие, и либо находятся в конечной области пространства, либо достаточно быстро убывают при $z \rightarrow \pm \infty$.

2. При этом условии (1) ф.к. полей на границе волноводов могут иметь особые точки (полюсы и точки ветвления) только за счёт функций $P(w)$, $Q(v)$.

3. Если $E(w) e^{i w z_2}$ растёт не быстрее, чем полином в верхней полуплоскости, а $E(w) e^{i w z_1}$ - не быстрее, чем полином в нижней полуплоскости при $w \rightarrow \pm \infty$, то источники этих полей сосредоточены на отрезке $z_1 < z < z_2$.

В частности, если $E(w)$ имеет вид $E(w) = L(w) e^{-i w z_0}$, где $L(w)$ при $w \rightarrow \infty$ имеет не более чем степенной рост на всей комплексной плоскости, то источник излучения сосредоточен в $z = z_0$.

Если активные источники находятся справа или слева от точки z , то, согласно (3), накладываются соответствующие требования на $E(w)e^{i w z}$.

При $a_2 \neq \infty$ величины $P(w) Q^{-1}(v)$ – однозначные аналитические функции, имеющие полюсы первого порядка по v при $v \neq 0$, и могущие иметь полюс вида v^{-2} . По w эта величина имеет полюсы первого порядка в точках

$$w = \pm w_n, \quad w_n = \pm \sqrt{k^2 - v_n^2}, \quad \text{Im } w_n > 0. \quad (2)$$

При $v_n = k$ оба полюса в точках $w = w_n$ и $w = -w_n$ сливаются и образуют полюс второго порядка. Полюсам первого порядка соответствуют распространяющиеся и затухающие от источника волны, полюсам второго порядка – резонансные волны в области возбуждающих токов.

Величину $P(w) Q^{-1}(v)$ при $a_2 \neq \infty$ представим в виде:

$$L(w) = P(w) Q^{-1}(v) = L_+(w) + L_-(w), \quad (3)$$

где:

$$L_+(w) = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{L^x(w_n)}{w_n - w}, \quad L_-(w) = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{L^x(-w_n)}{w_n + w}, \quad (4)$$

где:

$$L^x(a) = \lim_{w \rightarrow a} (a-w) L(w), \quad L^x(-a) = \lim_{w \rightarrow -a} (a+w) L(w). \quad (5)$$

Каждое слагаемое в (4) соответствует волноводной волне, удовлетворяющей граничным условиям при $r = a_1, a_2$. Первое слагаемое в (3) соответствует волнам, распространяющимся направо и там затухающим, второе слагаемое – налево. Такое разложение возможно, когда $L(w)$ – однозначная аналитическая функция. Поэтому возбужденное поле можно однозначно представить в виде дискретной суммы волноводных волн.

где $f(w)$ — поля активных источников в точках, совпадающих с границей д.в.; $L(w)$, $f(w)$ имеют полюсы (или другие особые точки при $a_2 = \infty$), соответствующие волнам, поля которых удовлетворяют граничным условиям при отсутствии д.в., $F_0(w)$ и $L^{-1}(w)$ имеют полюсы (или другие особые точки при $a_2 = \infty$), соответствующие волнам, поля которых удовлетворяют граничным условиям при наличии д.в.

Если д.в. ограничен с одной стороны $z = z_1$, граничные условия на координатные выражения полей и токов ($E_{tg} = 0$ на границе д.в., $F = 0$ на продолжении стенок д.в.) примет вид:

$$\left. \begin{aligned} \int_{-\infty}^{\infty} dw e^{i w z} (L F + f) &= 0 & \text{при } z > z_1 \\ \int_{-\infty}^{\infty} dw e^{i w z} F &= 0 & \text{при } z < z_1 \end{aligned} \right\} \quad (9)$$

Если искать F в виде $F = F^1 + F_0$, где F_0 определяется (8), то уравнения (9) примут вид

$$\left. \begin{aligned} \int_{-\infty}^{\infty} dw e^{i w z} L F^1 &= 0 & \text{при } z > z_1 \\ \int_{-\infty}^{\infty} dw e^{i w z} (F^1 + F_0) &= 0 & \text{при } z < z_1 \end{aligned} \right\} \quad (10)$$

В уравнениях (9) находится отличие полей от случая, когда д.в. отсутствует, в (10) — когда д.в. бесконечен по z .

Первый вид уравнений предполагает наличие сторонних источников в области, где нет д.в., система (10) соответствует случаю, когда источники находятся там, где есть д.в.

В общем случае f , F_0 разделим на две части:

$$f = f_{\text{л}} + f_{\text{п}}, \quad F_0 = F_{\text{ол}} + F_{\text{оп}}, \quad F_{\text{оп}} = -L^{-1} f_{\text{п}} \quad (11)$$

Величины $f_{\text{л}}$ и $f_{\text{п}}$ обусловлены токами, расположенными справа и слева от точки z_1 , причем $\{F_{\text{ол}}^{\text{л}}\} e^{i\omega z_1}$ имеют не более чем степенной рост в верхней полуплоскости, $\{F_{\text{ол}}^{\text{п}}\} e^{i\omega z_1}$ - в нижней полуплоскости w при $w \rightarrow +\infty$.

Исходя из этого, наведенные токи на д.в. находим в виде

$$F^1 + F_{\text{ол}}$$

и уравнения типа (9,10) примут вид:

$$\left. \begin{aligned} \int_{-\infty}^{\infty} d\omega e^{i\omega z} (L F^1 + f_{\text{л}}) &= 0 \quad \text{при } z > z_1 \\ \int_{-\infty}^{\infty} d\omega e^{i\omega z} (F^1 + F_{\text{ол}}) &= 0 \quad \text{при } z < z_1 \end{aligned} \right\} \quad (12)$$

Систему уравнений решим методом Винера-Хопфа-Фока. Заменяем уравнения (12) следующими требованиями на подынтегральные функции $LF^1 + f_{\text{л}}$ и $F^1 + F_{\text{ол}}$. Функция $LF^1 + f_{\text{л}}$ аналитична на действительной оси и ее можно продолжить аналитически в верхнюю полуплоскость w , где она, будучи умноженной на $e^{i\omega z_1}$, имеет не более чем степенной рост при $w \rightarrow \infty$ и не имеет там особых точек. Функция $F^1 + F_{\text{ол}}$ аналитична на действительной оси и ее можно продолжить аналитически в нижнюю полуплоскость w , где она, будучи умноженной на $e^{i\omega z_1}$, имеет не более, чем степенной рост при $w \rightarrow -\infty$ и не имеет там особых точек.

Исходя из этого, необходимо искать решение F^1 в виде:

$$F^1(w) = \phi(w) e^{-i\omega z_1}, \quad (13)$$

где $\phi(w)$ - аналитическая функция, которая во всей комплексной плоскости w имеет не более, чем степенной рост на бесконечности. $L\phi(w)$ и $\phi(w)$ имеют такие особые точки, которые в соответствующих подынтегральных выражениях взаимно уничтожаются с особыми точками токов источников, соответствующих волнам, подходящим к точке $z = z_1$ слева и справа соответственно. Кроме этого, $L\phi(w)$ и $\phi(w)$ могут иметь особые точки,

соответствующие волнам, идущим вправо и влево от точки z_1 , и поля которых удовлетворяют граничным условиям там, где эти волны распространяются. Отметим, что в настоящем методе расчёта каждому разрыву в граничных условиях соответствует свой дополнительный центр излучения. Для определения F^{-1} факторизуем ядра $L(w)$, $L^{-1}(w)$

$$L(w) = L_+(w) L_-(w), \quad L^{-1}(w) = L_-^{-1}(w) L_+^{-1}(w), \quad (14)$$

так, что L_- и L_-^{-1} имеют особые точки только в нижней полуплоскости w , а в верхней полуплоскости не более, чем степенной рост при $w \rightarrow \infty$, L_+ , L_+^{-1} имеют особые точки только в верхней полуплоскости w , а в нижней - не более, чем степенной рост при $w \rightarrow -\infty$. Поэтому L в верхней полуплоскости w имеет особые точки только за счёт L_+ , в нижней - только за счёт L_- , ядро L^{-1} в верхней полуплоскости w имеет особые точки только за счёт L_+^{-1} , в нижней - только за счёт L_-^{-1} . L_+ , L_- имеют полюсы, соответствующие волнам, поля которых удовлетворяют граничным условиям только при отсутствии д.в. L_+^{-1} , L_-^{-1} имеют полюсы, соответствующие волнам, поля которых удовлетворяют граничным условиям только при наличии д.в. L_+ , L_+^{-1} имеют полюсы, соответствующие волнам, направленным вправо от источника. L_- , L_-^{-1} имеют полюсы, соответствующие волнам, распространяющимся влево от источника.

Исходя из этого, F^{-1} можно искать в виде:

$$F^{-1}(w) = L_+^{-1}(w) [A_+^{-1}(w) + B_-^{-1}(w)] e^{-i w z_1}, \quad (15)$$

тогда

$$L F^{-1} = L_- (A_+^{-1} + B_-^{-1}) e^{-i w z_1}. \quad (16)$$

Здесь A_+^{-1} и B_-^{-1} подбираются так, чтобы скомпенсировать полюсы, соответствующие волнам, подходящим к точке $z = z_1$ слева и справа.

Нескомпенсированные полюсы F^1 и LF^1 определяются полюсами L_+^{-1}, L_- , т.е. они будут соответствовать волнам, поля которых удовлетворяют граничным условиям в области, где эти волны распространяются.

Так как ядра $L(w)$ удовлетворяют равенству

$$L(-w) = L(w) \quad , \quad (17)$$

потребуем, чтобы факторизованные ядра удовлетворяли условию:

$$L_+(-w) = L_-(w) \quad , \quad (18)$$

которое не противоречит физическим требованиям факторизации и приводит к тому, что достаточно вычислить одну из факторизованных функций.

$F^1 + F_{оп}$ и $LF^1 + f_{л}$ примут вид

$$F^1 + F_{оп} = L_+^{-1}(A_+^1 + B_-^1) e^{-iwz_1} + F_{оп} \quad , \quad (19)$$

$$LF^1 + f_{л} = L_-(A_+^1 + B_-^1) e^{-iwz_1} + f_{л} \quad . \quad (20)$$

Подберем A_+^1 и B_-^1 таким образом, чтобы A_+^1 скомпенсировало в верхней полуплоскости полюсы $f_{л}$ в выражении (19), а B_-^1 компенсировало полюсы $F_{оп}$ в нижней полуплоскости w в равенстве (20). $F_{оп}$, $f_{л}$ имеют полюсы только первого порядка. Точки, в которых ф.к. полей волн имеют полюсы, удовлетворяющие граничным условиям при отсутствии д.в., обозначим $\pm w_{д}$; точки, соответствующие полюсам ф.к. полей волн, удовлетворяющие граничным условиям при наличии д.в., обозначим $\pm w_k$.

Вблизи своего полюса в верхней полуплоскости w $f_{л}$ имеет вид:

$$f_{л} = \frac{f_{л}^*(w_n)}{w_n - w} \quad . \quad (21)$$

Слагаемое в A_+^1 , компенсирующее этот полюс в (19):

$$- \frac{L_{-}^{-1}(w_n)}{w_n - w} f_{\Pi}^{*}(w_n) e^{i w_n z_1}$$

Вблизи своего полюса в нижней полуплоскости w $F_{\text{оп}}$ имеет вид:

$$F_{\text{оп}} = \frac{F_{\text{оп}}^{*}(-w_k)}{w_k + w} \quad (22)$$

Соответствующее слагаемое в B_{-}^1 , компенсирующее этот полюс в уравнении (20)

$$- \frac{L_{+}(-w_k)}{w_k + w} F_{\text{оп}}^x(-w_k) e^{-i w_k z_1}$$

В результате компенсации всех волн, подходящих к точке справа и слева, величины A_{+}^1 и B_{-}^1 примут вид:

$$A_{+}^1(w) = - \sum_{n=0}^{\infty} \frac{L_{-}^{-1}(w_n)}{w_n - w} f_{\Pi}^x(w_n) e^{i w_n z_1}, \quad (23)$$

$$B_{-}^1(w) = - \sum_{k=0}^{\infty} \frac{L_{+}(-w_k)}{w_k + w} F_{\text{оп}}^x(-w_k) e^{-i w_k z_1}. \quad (24)$$

Так как L_{-}^{-1} имеет полюсы только в нижней полуплоскости, а L_{+} в верхней полуплоскости $L_{-}^{-1}(w_n)$ и $L_{+}(-w_k)$ — конечные величины.

Таким образом, выражение (15) с формулами (23,24) представляет общее решение задачи о возбуждении полубесконечного волновода конечными произвольно локализованными источниками электромагнитного поля.

Автор благодарит Э.И. Уразакова за стимулирующие дискуссии.

Л и т е р а т у р а

1. Л.А. Вайнштейн. Теория дифракции и метод факторизации . Москва, "Советское радио", 1966.
2. Л.П. Игушкин, Э.И. Уразаков. Цилиндрические электромагнитные поля и плазменные сгустки . ч. I, II, Москва, препринт НИИЯФ МГУ, 1969.
3. Н. Винер, Р. Пэли. Преобразование фурье в комплексной плоскости , Москва, "Наука", 1964.

Рукопись поступила в издательский отдел

18 мая 1970 года.