

01:09  
©1995 г.

## ДВУСТОРОННЯЯ ОЦЕНКА ФУНКЦИОНАЛОВ ЭЛЕКТРОДИНАМИКИ

*М. В. Давидович*

Центральный научно-исследовательский институт  
измерительной аппаратуры,  
410002, Саратов, Россия

(Поступило в Редакцию 22 октября 1993 г.)

В окончательной редакции 18 апреля 1994 г.)

Погрешности численного моделирования электродинамических структур при решении краевых задач электродинамики и электростатики в подавляющем большинстве случаев оцениваются путем численного исследования внутренней сходимости алгоритмов. Обычно при этом довольствуются стабилизацией результатов вычислений, что является чисто качественной характеристикой и не дает гарантированных оценок точности. Гарантированные оценки особенно актуальны в связи с возможностью явления относительной сходимости в электродинамике [1]. Их получение для представимых функционалами параметров основывается на апостериорных методах оценки погрешностей [2-6], которые базируются на свойствах найденных решений. Для построения таких оценок обычно используются несколько различных (встречных) методов решения исходной задачи (например, методы Рунге и Трефтца) или неравенство Като [2]. В обоих случаях необходимо строить базисные функции, удовлетворяющие обычно сложным граничным условиям и определенным условиям непрерывности на границах раздела сред.

Наиболее широкое распространение при решении задач электродинамики получил основанный на введении базисов Трефтца в частных областях метод иммитансных и адмитансных интегральных уравнений (ИУ). Поскольку базисы Трефтца точно (в задачах дифракции) или приближенно (с точностью определения резонансных частот в задачах о собственных колебаниях) удовлетворяют уравнениям Максвелла, то является заманчивым получение двусторонних оценок погрешностей через степень неудовлетворения ("невязки") граничных условий. Впервые оценки через невязки получены для функционалов электростатики в работе [7]. Оценки функционалов электродинамики через невязки граничных условий приведены в работах [8,9], при этом рассмотрены как задачи о собственных колебаниях [8], так и задачи дифракции [9].

В данной работе получены другие оценки функционалов для задач о собственных колебаниях, основанные на использовании неравенства Като и введении некоторых предположений о свойствах решений.

Рассмотрим вариационную постановку задач электродинамики [2], ограничившись функционалами для собственных колебаний резонаторов. Введем обобщенный оператор  $L$ , действующий в гильбертовом пространстве, элементами которого являются либо электрические поля  $\mathbf{E}$ , либо магнитные поля  $\mathbf{H}$ , либо их совокупность  $\{\mathbf{E}, \mathbf{H}\}$ . Соответственно под  $L$  будем понимать электрический  $L_E$ , магнитный  $L_H$  операторы или оператор Максвелла  $L_M$ . Базисами Трэфтпа для таких задач с кусочно-постоянными проницаемостями являются функции, удовлетворяющие уравнениям Эйлера для соответствующих функционалов, т. е. либо однородным уравнениям Максвелла для функционалов от  $\mathbf{E}$  и  $\mathbf{H}$  (случай  $L_M$ ), либо однородным уравнениям Гельмгольца для одного из полей. Эти базисы разрывны и принадлежат области определения несамосопряженного оператора, что приводит в общем случае к невозможности прямого применения неравенства Като из-за расходимости соответствующих рядов [2]. В работе [8] эту трудность обходит путем обращения спектра оператора. Полученные здесь оценки основаны на том, что найденная методом Галеркина пробная функция  $U$ , под которой будем понимать поля  $\mathbf{E}$ ,  $\mathbf{H}$  либо их совокупность, с определенной степенью точности удовлетворяет соответствующему иммитансному ИУ. Эту степень приближения к точному решению определим ниже. Будем далее придерживаться обозначений из работ [2, 8]. Запишем разложения по полным ортонормированным с эрмитовым весом  $q$  системам соленоидальных  $U_n$  и потенциальных  $U'_n$  функций области  $v$

$$\begin{aligned}
 U &= \sum_{n=1}^{\infty} C_n U_n + \sum_{n=1}^{\infty} C'_n U'_n, \\
 q^{-1} L U &= \sum_{n=1}^{\infty} B_n U_n + \sum_{n=1}^{\infty} B'_n U'_n, \\
 q^{-1} L q^{-1} L U &= \sum_{n=1}^{\infty} A_n U_n + \sum_{n=1}^{\infty} A'_n U'_n,
 \end{aligned} \tag{1}$$

где  $L$  — соответствующий электродинамический оператор;  $q$  — весовая функция, выражающаяся через проницаемости  $\epsilon_0 \epsilon$ ,  $\mu_0 \mu$  [2].

Обозначим совокупность поверхностных интегралов, получающуюся при переносе действия оператора  $L$  с  $U$  на некоторую функцию  $V$  в их скалярном произведении и означающую невязку потоков мощностей через соответствующие двусторонние поверхности, как

$$\theta(U, V) = (LU, V) - (U, LV). \tag{2}$$

Например, для электрического оператора  $L = L_E = \mu_0^{-1} \operatorname{rot} \mu^{-1} \operatorname{rot}$ ,  $q = \epsilon_0 \epsilon$ , эти интегралы даются формулой (2,2) работы [2]. Для функций из разложений (1) справедливы соотношения

$$LU = \lambda q U,$$

$$LU_n = \lambda_n q U_n, \quad LU'_n = 0, \quad n = 1, 2, \dots, \quad (3)$$

где собственными значениями  $\lambda_n$  являются обычно квадраты частот, а  $\lambda$  находится из решения ИУ.

Предположим, что приближенное решение  $U$  этого ИУ достаточно хорошее в том смысле, что сходится ряд

$$\hat{\theta}^2 = \sum_{n=1}^{\infty} |\theta_n|^2, \quad (4)$$

где  $\theta_n = \theta(U, U_n)$  означают частичные невязки.

Получение решения ИУ методом Галеркина, как нетрудно видеть, эквивалентно условию

$$\theta(U, U) = 0. \quad (5)$$

С привлечением (2)–(5) получим следующие соотношения:

$$\begin{aligned} E_n &= \lambda C_n = \lambda_n C_n + \theta_n, & B'_n &= \lambda C'_n, \\ A_n &= \lambda_n^2 C_n = \lambda_n C_n + (\lambda_n + \lambda)\theta_n, & A'_n &= \lambda^2 C'_n, \\ & & C_n &= \theta_n / (\lambda - \lambda_n), \end{aligned}$$

$$\sum_{n=1}^{\infty} \lambda_n |C_n|^2 = \lambda(P + N),$$

$$\sum_{n=1}^{\infty} \lambda_n^2 |C_n|^2 = \hat{\theta}^2 + 2\lambda^2 P + \lambda^2 N,$$

$$\theta(U, U_n) = -\theta(U_n, U),$$

$$\theta(U, U^p) = -\theta(U, U^s) = \lambda P,$$

$$N = \sum_{n=1}^{\infty} |C_n|^2, \quad P = \sum_{n=1}^{\infty} |C'_n|^2, \quad (6)$$

где  $N$  — норма колебания  $U$ ;  $U^s$  — соленоидальная,  $U^p$  — потенциальная части функции  $U$ , определяемые соответственно суммами по функциям  $U_n$  и  $U'_n$  в (1).

Далее рассмотрение аналогично параграфу 21 работы [2]. Предположим, что известен интервал  $(\alpha, \beta)$ , в котором содержится только одно искомое собственное значение  $\lambda_k$ , а  $\lambda$  — его приближенное значение, удовлетворяющее условию  $\alpha < \lambda < \beta$ . Для получения оценки сверху предположим, что  $\mu_1 > \alpha$ . Рассмотрим следующие квадратичные выражения для соленоидальных  $\lambda_n$  и потенциальных  $\lambda'_n$  собственных значений:

$$(\lambda_n^{(s)} - \alpha)(\lambda_n^{(s)} - \mu_1) = \lambda_n^2 - (\alpha + \mu_1)\lambda_n + \alpha\mu_1. \quad (7)$$

Они неотрицательны для всех  $n$ , если интервал  $(\alpha, \mu)$  не содержит точек спектра. Умножим (7) на  $|A_n^{(s)}|^2$  и просуммируем, в том числе и по потенциальным коэффициентам, считая  $\lambda_n^{(s)} = 0$ . Необходимым

условием отрицательности полученной суммы является наличие точек спектра в интервале  $\alpha < \lambda_k < \mu_1$ . С привлечением спектральных представлений (6) можем тогда записать

$$\mu_1 \leq \lambda + \frac{\hat{\theta}^2 + \lambda^2 P}{(N + P)(\lambda - \alpha)}. \quad (8)$$

Повторяя аналогичные рассуждения для значения  $\mu_2 < \beta$ , придем к оценке

$$\lambda - \frac{\hat{\theta}^2 + \lambda^2 P}{(N + P)(\beta - \lambda)} \leq \lambda_k \leq \lambda + \frac{\hat{\theta}^2 + \lambda^2 P}{(N + P)(\lambda - \alpha)}. \quad (9)$$

Величина  $P$  здесь пропорциональна электрической или магнитной энергии статических полей поверхностных электрических или магнитных зарядов [8] с плотностями  $\sigma^e = \nu(\mathbf{D}^+ - \mathbf{D}^-)$  и  $\sigma^m = \nu(\mathbf{B}^+ - \mathbf{B}^-)$ , порождаемых невязками индукций  $\mathbf{D}$ ,  $\mathbf{B}$  и может быть легко определена [8]. Однако для определения  $\hat{\theta}^2$  необходимо знать истинные собственные функции, которые, как правило, неизвестны. Поэтому в качестве набора таковых целесообразно взять ряд приближенно определяемых этих функций. Оценка (9) тогда в строгом смысле не является замкнутой, однако она более содержательна, чем обычно практикуемое исследование внутренней сходимости алгоритмов. Любые частичные суммы ряда (4) вычисляются с любой заданной точностью при сходимости метода Галеркина. Если при этом можно получить явное асимптотическое представление для  $\theta_n$  и ряд (4) сходится, то оценка (9) получается в замкнутом виде.

В качестве простейшего примера рассмотрим резонатор в виде короткозамкнутого с двух концов отрезка плоскопараллельного волновода длиной  $2l$  и высотой  $2b$  с симметрично расположенной по его оси  $z$  симметричной относительно плоскости  $y = 0$  емкостной диафрагмой размером  $2d$ . Будем рассматривать симметричные по  $y$  магнитные (по отношению к оси  $x$ ) колебания  $H_{0mn}$  такого резонатора. Как нетрудно показать, они описываются адмитансным ИУ относительно неизвестной компоненты электрического поля  $E_y(y)$

$$\int_0^d K(y, y') E_y(y') dy' = 0, \quad (10)$$

где

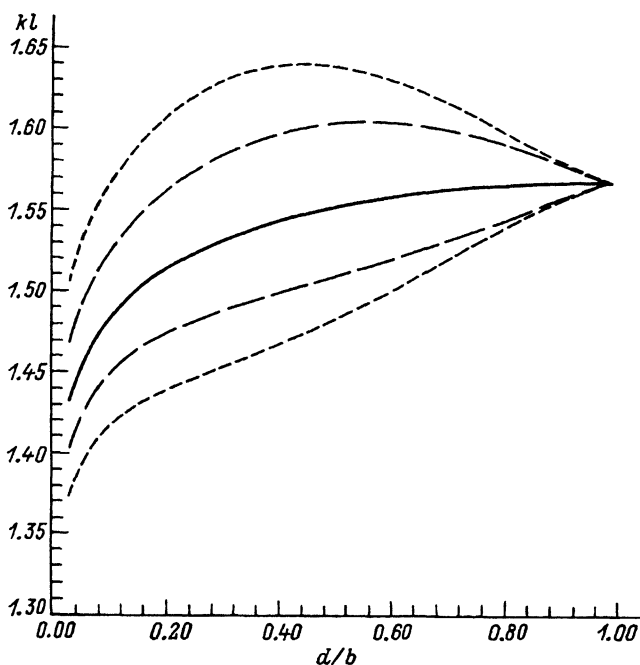
$$K(y, y') = \frac{2jk}{Z_0 b} \sum_{n=0}^{\infty} \frac{\cos(n\pi y/b) \cos(n\pi y'/b)}{\gamma_n \operatorname{tg}(\gamma_n l) (1 + \delta_{n0})}, \quad (11)$$

$\gamma_n = (k^2 - (n\pi/b)^2)^{-1/2}$ ,  $k$  — волновое число,  $\delta_{nm}$  — символ Кронеккера,  $Z_0$  — импеданс свободного пространства.

Решения (10) будем искать с использованием базиса  $U_m(y)$ ,  $m = 0, 1, \dots, M$ , имеющего вид

$$U_m(y) = \cos(m\pi y/d) \left\{ c_1 \sin\left(\frac{\pi d}{2b}\right) + c_2 \cos\left(\frac{\pi d}{2b}\right) [1 - (y/b)^2]^{-1/2} \right\}, \quad (12)$$

где  $c_1, c_2$  — заданные константы.



Нормированное резонансное волновое число резонатора (сплошная кривая) и двусторонние оценки погрешности (пунктир) в зависимости от нормированного размера диафрагмы при  $l/b = 10$ .

Он удобен тем, что функции (12) полны и обладают требуемой особенностью для любых  $d$ , при  $d = b$  они совпадают с точными мембранными значениями для  $H_{0mn}$ -типов колебаний, а при  $d \rightarrow 0$  имеют правильное асимптотическое поведение для узкой щели. Кроме того, соответствующие интегралы вычисляются явно. Коэффициенты в (12) выберем из условия, что при  $d = b/2$  и одинаковых множителях при особенности в окрестности точки  $d$  функция  $u_0(y)$  численно равна в точке  $y = 0$  значению известного точного квазистатического решения для симметричной диафрагмы [10]. Это дает  $c_1 = 2 - c_2$ ,  $c_2 = (8/\pi)^{1/2}$ .

На рисунке приведены результаты оценки погрешности резонансной частоты низшего  $H_{001}$ -колебания при использовании первых 10 типов в полученных соотношениях. Невязки вычислялись в 40 точках интервала  $(0, d)$ . Основной тип колебаний (сплошная кривая) определялся с использованием одной и трех, а высшие — двадцати базисных функций в (10). Верхние и нижние значения нормированного волнового числа в первом случае представлены пунктиром, а во втором — штриховыми кривыми. В нашем случае достаточно определить лишь высшие моды  $H$ -колебаний, так как для  $E$ -колебаний  $\theta_n$  обращаются в нуль. Отметим, что соответствующее решение для резонатора в виде прямоугольного волновода с диафрагмой может быть получено путем стандартной замены волновых векторов [10].

Ясно, что сходимость или расходимость ряда (4) и тем самым возможность получения оценки (9) сильно зависит от выбора базиса. Эта сходимость необходима и достаточна для сходимости второго ряда в

(6) с элементами  $\lambda_n \in \mathbb{C}_T$ . При стремлении всех  $\lambda_n$  к нулю стремится к нему и  $P$ , оценка (9) стягивается к точному значению, а равенство  $\theta_n = 0$  означает применимость оператора  $L$  почленно к любому из рядов (1).

### Список литературы

- [1] Кириленко А.А., Сенкевич С.Л. // РиЭ. 1979. Т. 24. № 7. С. 1301-1307.
  - [2] Никольский В.В. Вариационные методы для внутренних краевых задач электродинамики. М.: Наука, 1967.
  - [3] Митлин С.Г. Вариационные методы в математической физике. М.: Наука, 1970.
  - [4] Куликов Э.Л. Докт. дис. Ростов-на-Дону, 1972. 362 с.
  - [5] Никольский В.В. // РиЭ. 1975. Т. 20. № 10. С. 2046-2055.
  - [6] Физманас Р.Ф., Фридберг П.Ш. // РиЭ. 1977. Т. 22. № 11. С. 2411-2414.
  - [7] Давидович М.В. // ЖТФ. 1988. Т. 58. Вып. 1. С. 174-178.
  - [8] Никольский В.В., Никольская Т.И. // Автоматизированное проектирование устройств СВЧ / Под ред. В.В. Никольского. М.: МИРЭА, 1988. С. 4-17.
  - [9] Никольский В.В., Никольская Т.И. Там же. С. 4-24.
  - [10] Левин Л. Теория волноводов. М.: Радио и связь, 1981.
-