

А. С. КОЛОС

РАСЧЕТ ЭЛЕКТРОСТАТИЧЕСКОГО ПОЛЯ В ПРИКАТОДНОЙ ОБЛАСТИ БЕСКРОССОВЕРНОЙ ЭЛЕКТРОННО-ОПТИЧЕСКОЙ СИСТЕМЫ

Основным конструктивным элементом электронно-лучевых приборов специального назначения является электронный прожектор, который служит для создания узкого сфокусированного электронного луча. В зависимости от назначения в ЭЛТ используются электронные прожекторы разнообразнейшей конструкции. Для повышения точности измерений в ЭЛТ, применяемых в геодезическом производстве, пятно от электронного пучка на экране должно быть наименьших размеров, четко очерчено, а интенсивность свечения пятна однородна и не уменьшаться резко до нуля на краях пятна. Это достигается путем применения так называемых бескроссоверных электронно-оптических систем, в которых для создания параллельного пучка электронов с равномерной плотностью тока в его сечении между катодом и модулятором расположен дополнительный электрод с небольшим положительным потенциалом. Электрод может выполняться в виде сетки параллельных проволочек круглого или прямоугольного сечения, шаг намотки, диаметр проволочек, расстояние до катода и потенциал которой подбирают экспериментально, в результате чего нет уверенности в оптимальном выборе всех этих величин.

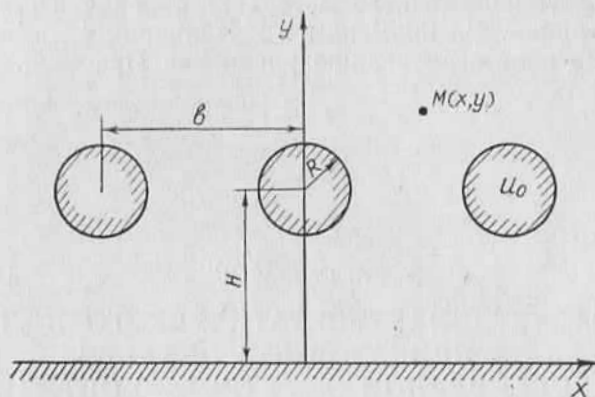
Чтобы аналитически рассчитать их значение, необходимо знать траекторию электронов, для чего найти распределение электрического поля в прикатодном узле.

Цель настоящей работы — расчет данного электрического поля.

При выводе аналитических выражений для определения электрического поля в прикатодном узле бескроссоверной ЭОС сделаны следующие допущения: электрическое поле, создаваемое

пространственным зарядом электронного луча в плоскости сетки, равно нулю, т. е. использовалось уравнение Лапласа; катод и сетка плоские и большой поверхности (по сравнению с размерами проволок сетки).

Очевидно, эти допущения приводят к некоторой неточности, но в центральной, т. е. рабочей области катода расхождение должно быть небольшим.



Система электродов для нахождения электростатического поля.

Таким образом, для нахождения электростатического поля в прикатодном узле рассматривается система электродов, представленная на рисунке.

Для решения уравнения Лапласа

$$\frac{\partial^2 U}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 U}{\partial y^2} = 0 \quad (1)$$

используем метод Фурье — метод разделения переменных. Решение (1) запишем так:

$$U(x, y) = A(x) \cdot B(y). \quad (2)$$

При подстановке (2) в (1) получаем

$$\frac{A''}{A} + \frac{B''}{B} = 0; \quad A'' + \lambda^2 A = 0; \quad B'' - \lambda^2 B = 0,$$

где λ — постоянная разделения. Уравнение Лапласа имеет вид

$$U(x, y) = A \cdot B = (C_1 \sin \lambda x + C_2 \cos \lambda x) (C_3 \operatorname{sh} \lambda y + C_4 \operatorname{ch} \lambda y).$$

Для нахождения постоянных интегрирования и постоянной разделения используем граничные условия и периодичность поля:

а) если $x = x_0 + pb$, где $p = 0, \pm 1, \pm 2, \pm 3, \dots$, то $A(x + pb)\lambda = A(x\lambda)$, что возможно в случае $\lambda p B = 2\pi n$, отсюда $\lambda = 2\pi n/b$, где $n = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$;

б) если $y = 0$, то $U = 0$, отсюда $C_4 = 0$;

в) электрическое поле симметрично относительно оси Y , если $C_1=0$;

г) сумма частных решений — также решение уравнения, поэтому получаем

$$U = U_0 \sum_{n=-\infty}^{+\infty} C_n \cos 2\pi n \frac{x}{b} \operatorname{sh} 2\pi n \frac{y}{b}. \quad (3)$$

Для нахождения неизвестных коэффициентов C_n используем второе граничное условие: когда точка $M(x, y)$ находится на круге $(x-nB)^2 + (y-H)^2 = R^2$, то $U=U_0$. Вводим обозначения 2π

$$\frac{R}{B} = r, \quad 2\pi \frac{H}{B} = h, \quad x = R \cdot \cos \varphi, \quad y = H + R \sin \varphi.$$

При $U=U_0$

$$U_0 = U_0 \sum_{n=-\infty}^{n=+\infty} C_n \cdot \cos(r \cdot n \cdot \cos \varphi) \cdot \operatorname{sh}\left(r \cdot n \frac{H}{R} + r \cdot n \cdot \sin \varphi\right),$$

$$1 = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} C_n \cdot \cos(rn \cos \varphi) \left[\operatorname{sh}\left(r \cdot n \frac{H}{R}\right) \operatorname{ch}(r \cdot n \cdot \sin \varphi) + \right. \\ \left. + \operatorname{ch}\left(r \cdot n \frac{H}{R}\right) \cdot \operatorname{sh}(r \cdot n \cdot \sin \varphi) \right].$$

Обозначим

$$\operatorname{sh}\left(r \cdot n \frac{H}{R}\right) = B_n, \quad \operatorname{ch}\left(r \cdot n \frac{H}{R}\right) = A_n.$$

Таким образом,

$$1 = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} C_n \cdot \cos(r \cdot n \cdot \cos \varphi) [A_n \cdot \operatorname{sh}(r \cdot n \cdot \sin \varphi) + B_n \cdot \operatorname{ch}(r \cdot n \cdot \sin \varphi)].$$

Так как

$$\cos(r \cdot n \cdot \cos \varphi) = J_0(r \cdot n) + 2 \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^k J_{2k}(r \cdot n) \cos 2k\varphi,$$

$$\operatorname{sh}(r \cdot n \cdot \sin \varphi) = 2 \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^{k-1} I_{2k-1}(r \cdot n) \sin(2k-1)\varphi,$$

$$\operatorname{ch}(r \cdot n \cdot \sin \varphi) = I_0(r \cdot n) + 2 \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^k I_{2k}(r \cdot n) \cos 2k\varphi,$$

то C_n определяем

$$1 = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} C_n [2A_n J_0(r \cdot n) \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^{k-1} I_{2k-1}(r \cdot n) \sin(2k-1)\varphi +$$

$$\begin{aligned}
& + B_n I_0(r \cdot n) J_0(r \cdot n) + 2B_n J_0(r \cdot n) \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^k I_{2k}(r \cdot n) \cos 2k\varphi + \\
& + 4A_n \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^k J_{2k}(r \cdot n) \cos 2k\varphi \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^{k-1} I_{2k-1}(r \cdot n) \times \\
& \times \sin(2k-1)\varphi + 2B_n I_0(r \cdot n) \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^k J_{2k}(r \cdot n) \cos 2k\varphi + \\
& + 4B_n \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^k J_{2k}(r \cdot n) \cos 2k\varphi \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^k I_{2k}(r \cdot n) \cos 2k\varphi] .
\end{aligned}$$

Как видим,

$$\begin{aligned}
& 2 \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^k J_{2k}(r \cdot n) \cos 2k\varphi \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^{k-1} I_{2k-1}(r \cdot n) \sin(2k-1)\varphi = \\
& = \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^k \left[\sum_{m=0}^k I_{2m+1}(r \cdot n) J_{2(k-m)}(r \cdot n) - I_{2k+1}(r \cdot n) J_0(r \cdot n) + \right. \\
& + \sum_{m=0}^{\infty} (I_{2m+1}(r \cdot n) J_{2m+2k+2}(r \cdot n) + I_{2k+2m+3}(r \cdot n) \cdot J_{2m+2}(r \cdot n)) \left. \right] \times \\
& \times \sin(2k+1)\varphi, \\
& 2 \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^k J_{2k}(r \cdot n) \cos 2k\varphi \sum_{k=1}^{\infty} (-1)^k I_{2k}(r \cdot n) \cos 2k\varphi = \\
& = \sum_{k=0}^{\infty} I_{2k} + 2(r \cdot n) J_{2k+2}(r \cdot n) + \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^{k+1} \left[\sum_{m=0}^k I_{2m+2}(r \cdot n) \times \right. \\
& \times J_{2k-2m}(r \cdot n) - I_{2k+2}(r \cdot n) J_0(r \cdot n) + \sum_{m=0}^{\infty} (I_{2m+2}(r \cdot n) \times \\
& \times J_{2m+2k+4}(r \cdot n) + I_{2m+2k+4}(r \cdot n) J_{2m+2}(r \cdot n)) \left. \right] \cos(2k+2)\varphi.
\end{aligned}$$

Окончательно получаем

$$\begin{aligned}
1 = & \sum_{n=-\infty}^{+\infty} C_n \{ [B_n J_0(r \cdot n) I_0(r \cdot n) + 2B_n \sum_{k=0}^{\infty} I_{2k+2}(r \cdot n) J_{2k+2}(r \cdot n) + \\
& + 2A_n \{ J_0(r \cdot n) \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^k I_{2k+1}(r \cdot n) + \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^k \left[\sum_{m=0}^k I_{2m+1}(r \cdot n) \times \right. \\
& \times J_{2(k-m)}(r \cdot n) - I_{2k+1}(r \cdot n) J_0(r \cdot n) + \sum_{m=0}^{\infty} (I_{2m+1}(r \cdot n) J_{2m+2k+2}(r \cdot n) + \\
& + I_{2k+2m+3}(r \cdot n) J_{2m+2}(r \cdot n)) \left. \right] \} \sin(2k+1)\varphi +
\end{aligned}$$

$$+ 2B_n \{J_0(r \cdot n) \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^{k+1} I_{2k+2}(r \cdot n) + \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^{k+1} [\sum_{m=0}^k I_{2m+2} \times \\ \times (r \cdot n) J_{2k-2m}(r \cdot n) - I_{2k+2}(r \cdot n) J_0(r \cdot n) + \sum_{m=0}^{\infty} (I_{2m+2}(r \cdot n) \times \\ \times J_{2m+2k+1}(r \cdot n) + I_{2m+2k+1}(r \cdot n) J_{2m+2}(r \cdot n))]\} \cos(2k+2)\varphi\}.$$

Это равенство выполняется при любом угле в том случае, когда коэффициенты при тригонометрических функциях равняются нулю:

$$\sum_{n=-\infty}^{n=+\infty} C_n \{B_n [J_0(r \cdot n) I_0(r \cdot n) + 2 \sum_{k=0}^{\infty} I_{2k+2}(r \cdot n) J_{2k+2}(r \cdot n)]\} = 1, \\ \sum_{n=-\infty}^{n=+\infty} A_n C_n \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^k [\sum_{m=0}^k I_{2m+1}(r \cdot n) J_{2k-2m}(r \cdot n) + \\ + \sum_{m=0}^{\infty} (I_{2m+1}(r \cdot n) J_{2m+2k+2}(r \cdot n) + I_{2k+2m+3}(r \cdot n) J_{2m+2}(r \cdot n))] = 0, \\ \sum_{n=-\infty}^{n=+\infty} C_n B_n \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^{k+1} [I_0(r \cdot n) J_{2k+2}(r \cdot n) + \sum_{m=0}^k I_{2m+2}(r \cdot n) \times \\ \times J_{2k-2m}(r \cdot n) + \sum_{m=0}^{\infty} (I_{2m+2}(r \cdot n) J_{2m+2k+4}(r \cdot n) + \\ + I_{2m+2k+4}(r \cdot n) J_{2m+2}(r \cdot n))] = 0.$$

В эти уравнения входят бесконечные ряды произведений Бесселевых функций первого рода от действительного и мнимого аргумента. При разложении этих функций в ряды получаем

$$I_0(x) J_0(x) + 2 \sum_{m=0}^{\infty} I_{2m+2}(x) J_{2m+2}(x) = 1, \\ \sum_{m=0}^k I_{2m+1}(x) J_{2k-2m}(x) + \sum_{m=0}^{\infty} (I_{2m+1}(x) J_{2k+2m+2}(x) + \\ + I_{2k+2m+3}(x) J_{2m+2}(x)) = \frac{x^{2k+1}}{2(2k+1)!}, \\ I_0(x) \cdot J_{2k+2}(x) + \sum_{m=0}^k I_{2m+2}(x) \cdot J_{2k-2m}(x) + \sum_{m=0}^{\infty} (I_{2m+2}(x) \times \\ \times J_{2m+2k+4}(x) + I_{2m+2k+4}(x) \cdot J_{2m+2}(x)) = \frac{x^{2k+1}}{2(2k+2)!}.$$

Используя полученные выше соотношения, уравнения для определения неизвестных коэффициентов C_n имеют вид

$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} C_n \cdot B_n = 1,$$

$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} C_n A_n \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^k \frac{(r \cdot n)^{2k+1}}{(2k+1)!} \cdot \sin(2k+1) \varphi = 0,$$

$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} C_n \cdot B_n \sum_{k=0}^{\infty} (-1)^{k+1} \frac{(r \cdot n)^{2k+2}}{(2k+2)!} \cdot \cos(2k+2) \varphi = 0.$$

Приравнявая коэффициенты при тригонометрических функциях нулю, получаем

$$\dots + C_{-3} B_{-3} + C_{-2} \cdot B_{-2} + C_{-1} \cdot B_{-1} + C_0 B_0 + C_1 B_1 + \\ + C_2 B_2 + C_3 B_3 + \dots = 1,$$

$$\dots - (3r) C_{-3} A_{-3} - (2r) C_{-2} A_{-2} - (1r) C_{-1} A_{-1} + (0r) A_0 \cdot C_0 + \\ + (1r) C_1 A_1 + (2r) A_2 C_2 + (3r) C_3 A_3 + \dots = 0,$$

$$\dots + (3r)^2 C_{-3} B_{-3} + (2r)^2 C_{-2} B_{-2} + (1r)^2 C_{-1} B_{-1} + (0r)^2 C_0 B_0 + \\ + (1r)^2 C_1 B_1 + (2r)^2 C_2 B_2 + (3r)^2 C_3 B_3 + \dots = 0,$$

$$\dots - (3r)^3 C_{-3} A_{-3} - (2r)^3 C_{-2} A_{-2} - (1r)^3 C_{-1} A_{-1} + \\ + (0r)^3 C_0 A_0 + (1r)^3 C_1 A_1 + (2r)^3 C_2 A_2 + (3r)^3 C_3 A_3 + \dots = 0.$$

Просуммируем попарно строчки:

$$\dots + (B_{-2} - 2r A_{-2}) C_{-2} + (B_{-1} - 1r A_{-1}) C_{-1} + (B_0 - 0r A_0) C_0 + \\ + (B_1 + 1r A_1) C_1 + (B_2 + 2r A_2) C_2 + \dots = 1,$$

$$\dots + (2r)^2 (B_{-2} - 2r A_{-2}) C_{-2} + (1r)^2 (B_{-1} - 1r A_{-1}) C_{-1} + \\ + (0r)^2 (B_0 - 0r A_0) C_0 + (1r)^2 (B_1 + 1r A_1) C_1 + \\ + (2r)^2 (B_2 + 2r A_2) C_2 + \dots = 0,$$

$$\dots + (2r)^4 (B_{-2} - 2r A_{-2}) C_{-2} + (1r)^4 (B_{-1} - 1r A_{-1}) C_{-1} + \\ + (0r)^4 (B_0 - 0r A_0) C_0 + (1r)^4 (B_1 + 1r A_1) C_1 + \\ + (2r)^4 (B_2 + 2r A_2) C_2 + \dots = 0.$$

Сгруппировав попарно члены в каждой строчке и учитывая, что $B_0=0$, $B_{-n}=-B_n$, $A_{-n}=+A_n$, имеем

$$(B_1 + 1r A_1) (C_1 - C_{-1}) + (B_2 + 2r A_2) (C_2 - C_{-2}) + \\ + (B_3 + 3r A_3) (C_3 - C_{-3}) + \dots = 1,$$

$$(1r)^2 (B_1 + 1r A_1) (C_1 - C_{-1}) + (2r)^2 (B_2 + 2r A_2) (C_2 - C_{-2}) + \\ + (3r)^2 (B_3 + 3r A_3) (C_3 - C_{-3}) + \dots = 0,$$

$$(1r)^4 (B_1 + 1r A_1) (C_1 - C_{-1}) + (2r)^4 (B_2 + 2r A_2) (C_2 - C_{-2}) + \\ + (3r)^4 (B_3 + 3r A_3) (C_3 - C_{-3}) + \dots = 0,$$

.....

Обозначая $(B_n + nrA_n) \cdot (C_n - C_{-n}) = x_n$, получаем такую систему линейных алгебраических уравнений для определения неизвестной x_n :

$$\begin{aligned} x_1 + x_2 + x_3 + x_4 + \dots &= 1, \\ 1^2 x_1 + 2^2 x_2 + 3^2 x_3 + 4^2 x_4 + \dots &= 0, \\ 1^4 x_1 + 2^4 x_2 + 3^4 x_3 + 4^4 x_4 + \dots &= 0, \\ &\dots\dots\dots \end{aligned}$$

или в матричной форме

$$\begin{vmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & \dots \\ 1^2 & 2^2 & 3^2 & 4^2 & 5^2 & \dots \\ 1^4 & 2^4 & 3^4 & 4^4 & 5^4 & \dots \\ 1^6 & 2^6 & 3^6 & 4^6 & 5^6 & \dots \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \end{vmatrix} \cdot \begin{vmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \\ \vdots \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ \vdots \end{vmatrix}$$

Для решения этого матричного уравнения необходимо найти детерминант и дополнения бесконечной матрицы. Это матрица Ван-ден-Монда.

Обратную матрицу Ван-ден-Монда определяем используя то, что значение детерминанта не изменится, если к некоторому столбцу (строчке) прибавить второй (вторую), умноженный на постоянное число:

$$\begin{vmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 & \dots \\ 1 & 2^2 & 3^2 & 4^2 & \dots \\ 1 & 2^4 & 3^4 & 4^4 & \dots \\ 1 & 2^6 & 3^6 & 4^6 & \dots \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \end{vmatrix} \prod_{n=2}^{\infty} \prod_{k=0}^{\infty} [(n-k) - (k+1)^2] = \infty;$$

$$A_{1k} = (-1)^{1+k} \begin{vmatrix} 1 & 2^2 & 3^2 & \dots & (k-1)^2 & (k+1)^2 & \dots \\ 1 & 2^4 & 3^4 & \dots & (k-1)^4 & (k+1)^4 & \dots \\ 1 & 2^6 & 3^6 & \dots & (k-1)^6 & (k+1)^6 & \dots \\ 1 & 2^8 & 3^8 & \dots & (k-1)^8 & (k+1)^8 & \dots \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \end{vmatrix} =$$

$$= (-1)^{k+1} \frac{\prod_{k=1}^{\infty} \prod_{p=1}^{\infty} n^2 [(n+p-1)^2 - p^2]}{\prod_{p=0}^{\infty} (k^2 - p^2) \cdot \prod_{p=k+1}^{\infty} (p^2 - k^2)};$$

$$A_{1k} : D = 2(-1)^{k+1}.$$

Таким образом, определяем коэффициенты

$$C_n - C_{-n} = (-1)^{k+1} \frac{2}{B_n + nr \cdot A_n} = (-1)^{k+1} \frac{2}{\operatorname{sh} nr \frac{H}{R} + nr \operatorname{ch} nr \frac{H}{R}}$$

В результате получаем решение уравнений Лапласа для рассматриваемого случая:

$$U = 2U_0 \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\cos 2\pi n \frac{x}{b} \operatorname{sh} 2\pi n \frac{y}{b}}{\operatorname{sh} \cdot 2\pi n \frac{H}{b} + 2\pi n \frac{R}{b} \operatorname{ch} 2\pi n \frac{H}{b}}.$$