ANNALES UNIVERSITATIS MARIAE CURIE-SKŁODOWSKA LUBLIN – POLONIA

VOL. L/LI

SECTIO AAA

1995/1996

5.55

Instytut Fizyki UMCS, 20-031 Lublin, pl. M. Curie-Skłodowskiej 1

STANISŁAW HAŁAS, WŁODZIMIERZ KROLOPP*, JAROSŁAW SIKORA*

Uproszczony model dynamiczny źródła elektronów z gorącą katodą

Simplified Dynamic Model of Electron Source with a Hot Filament

1. WSTĘP

W niniejszym artykule przedstawiono uproszczony, prądowo-mocowy model dynamiczny źródła elektronów z gorącą katodą. Opisany model jest wysoce przydatny do analizy fluktuacji natężenia wiązki elektronowej generowanej termicznie. Tego rodzaju wiązki są szeroko wykorzystywane do jonizacji gazu w aparaturze próżniowej (np. spektrometrze mas, próżniomierzu jonizacyjnym, analizatorach gazów resztkowych). Natężenie prądu jonowego otrzymywanego w wyniku jonizacji [1] w źródle jonów jest określone poniższą zależnością:

$$I_j = nQ_T I_e l \,, \tag{1}$$

gdzie I_j — prąd jonowy utworzony przez określony rodzaj jonów; Q_T — sumaryczny przekrój czynny na jonizację atomów określonego rodzaju elektronami; I_e — natężenie wiązki jonizującej; l — długość drogi oddziaływa-

^{*} Wydział Elektryczny Politechniki Lubelskiej (Faculty of Electrical Engineering, Technical University in Lublin) 20-618 Lublin, Nadbystrzycka 38A, Poland.

nia wiązki elektronowej z atomami badanego gazu, przyjęta w rozważaniach jako stała; n — koncentracja atomów określonego rodzaju.

Prąd jonowy jest miarą ciśnienia parcjalnego, czyli miarą koncentracji atomów określonego rodzaju, przy stałych wartościach Q_T , I_e oraz l. Określenie rodzaju mierzonych jonów dokonywane jest w procesie separacji. Dla stałych n, l oraz niezbyt dużych zmian Q_T , I_e , przy założeniu ich niezależności, można określić różniczkę prądu jonowego:

$$\Delta I_j = \frac{\partial I_j}{\partial Q_T} \Delta Q_T + \frac{\partial I_j}{\partial I_e} \Delta I_e , \qquad (2)$$

a także zgodnie ze wzorem (1)

$$\Delta I_j = I_e n l \Delta Q_T + Q_T n l \Delta I_e \,. \tag{3}$$

Jeżeli założymy, że znane są wartości oczekiwane wielkości Q_T , I_e oraz ich wariancje, to mamy następującą postać wariancji natężenia prądu I_j :

$$\sigma^{2}(I_{j}) = \left(\frac{\partial I_{j}}{\partial Q_{T}}\right) \sigma^{2}(Q_{T}) + \left(\frac{\partial I_{j}}{\partial I_{e}}\right)^{2} \sigma^{2}(I_{e}) .$$
(4)

W celu uzyskania wystarczającej powtarzalności wyników pomiarów spektrometrycznych wymagana jest określona wartość wariancji prądu jonowego. Jeśli założy się, że jest to wielkość dana, to można wyznaczyć w oparciu o wzór (4) — warunek na wariancję natężenia wiązki elektronowej [2, 3], który ma postać

$$\sigma^{2}(I_{e}) < \frac{\sigma^{2}(I_{j}) - \left(\frac{\partial I_{j}}{\partial Q_{T}}\right)^{2} \sigma^{2}(Q_{T})}{\left(\frac{\partial I_{j}}{\partial I_{e}}\right)^{2}}.$$
(5)

We wzorze (5) wielkość $\sigma^2(Q_T)$ może być dowolnie mała, jeśli zostanie zapewniona dostateczna stabilizacja napięcia, które przyspiesza elektrony i od którego zależy wartość Q_T . Co więcej, przekrój czynny Q_T ma bardzo płaskie maksimum, gdy wartość energii jest bliska 100 eV.

2. ANALIZA TEORETYCZNA

Aby otrzymać w analizowanym modelu dynamicznym źródła elektronów równanie opisujące zależność między fluktuacją mocy zasilania źródła ΔP

a fluktuacją natężenia emitowanej wiązki ΔI_e , przedstawmy w następującej postaci bilans energetyczny dla katody:

$$mc\frac{dT}{dt} = P - P_r(T) , \qquad (6)$$

gdzie: m — masa katody; c — ciepło właściwe katody; t — czas; P — moc dostarczona do katody, P_r — moc odprowadzana przez promieniowanie.

Jeśli założymy, że temperatura katody jest znacznie większa od temperatury otoczenia, to moc odprowadzana przez promieniowanie — zgodnie z prawem Stefana-Boltzmanna — może być wyrażona następującym wzorem:

$$P_r(T) = k_r L D T^4 \,, \tag{7}$$

gdzie k_{τ} jest iloczynem współczynnika emisyjności i stałej Stefana-Boltzmanna; L jest obwodem przekroju poprzecznego katody; D jej długością.

Następnie rozwijamy wyrażenie (7) w szereg Taylora w otoczeniu punktu $T_{\rm l}$

$$P_{r}(T) = P_{r}(T_{1}) + \left(\frac{dP_{r}}{dT}\right)_{T=T_{1}} \Delta T + \frac{1}{2} \left(\frac{d^{2}P_{r}}{dT^{2}}\right)_{T=T_{1}} + \Delta T^{2} + \dots$$
(8a)

$$T = T_1 + \Delta T \,. \tag{8b}$$

Z uwagi na niewielkie zmiany temperatury uwzględniamy tylko dwa pierwsze wyrazy szeregu, w związku z czym równanie (6), po zastosowaniu równości (8b), przyjmie następującą postać:

$$mc\frac{d(\Delta T)}{dt} = P - P_r(T_1) - 4k_r LDT_1^3 \Delta T.$$
(9)

Moc dostarczaną do katody tworzy składowa stała P_s oraz składowa zmienna ΔP ; w stanie ustalonym zaś suma składowych stałych mocy równa jest zero. Biorąc powyższe pod uwagę otrzymujemy równanie (9) w następującej postaci:

$$mc\frac{d(\Delta T)}{dt} = \Delta P - 4k_r L D T_1^3 \Delta T \,. \tag{10}$$

Natężenie prądu termoemisji opisuje wzór Richardsona-Dushmana [4]:

$$I_e = A(1-\bar{r})T^2 S \exp\left(-\frac{\varphi}{kT}\right), \qquad (11a)$$

gdzie

$$A = \frac{4\pi emk^2}{h^3} = 120 * 10^4 \frac{A}{m^2 K^2};$$

 \bar{r} — średni współczynnik odbicia elektronów przekraczających barierę potencjału na powierzchni metalu; φ — praca wyjścia elektronu dla metalu, z którego wykonana jest katoda; S — powierzchnia katody.

Wartość współczynnika odbicia dla rzeczywistej bariery potencjału pomiędzy metalem i próżnią można określić tylko drogą numeryczną. Obliczenia wykazują, że współczynnik odbicia na granicy wspomnianych ośrodków przyjmuje wartość bliską zeru [4]. Popełniany błąd będzie niewielki, jeśli

$$I_e = AT^2 S \exp\left(-\frac{\varphi}{kT}\right) \,. \tag{11b}$$

Aby określić wpływ zmian mocy na wartość prądu emisji elektronowej, rozwijamy w szereg Taylora, w otoczeniu T_1 , wzór (11b)

$$I_{e}(T) = I_{e}(T_{1}) + \left(\frac{dI_{e}}{dT}\right)_{T=T_{1}} \Delta T =$$

$$= AT_{1}^{2}S \exp\left(\frac{-\varphi}{kT_{1}}\right) + AS\left(2T_{1} + \frac{\varphi}{k}\right) \exp\left(\frac{-\varphi}{kT_{1}}\right) \Delta T =$$

$$= I_{e}(T_{1}) + \left(\frac{2}{T_{1}} + \frac{\varphi}{kT_{1}^{2}}\right) I_{e}(T_{1}) \Delta T \qquad (12)$$

i w odpowiedni sposób podstawiamy do równania (10)

$$\frac{mc}{4k_r LDT_1^3} \frac{d\Delta I_e}{dt} + \Delta I_e = \frac{\left(\frac{2}{T_1} + \frac{\varphi}{kT_1^2}\right) I_e(T_1)}{4k_r LDT_1^3} \Delta P.$$
(13)

Dla podanych wymiarów katody a, b, D jej obwód wynosi

$$L = 2(a+b) \tag{14}$$

oraz a >> b (dla cienkiej taśmy)

$$L = 2a. \tag{15}$$

Równanie (13) przyjmie wobec tego następującą postać:

110

$$\frac{b\rho c}{8k_r T_1^3} \frac{d\Delta I_e}{dt} + \Delta I_e = \frac{\left(\frac{2}{T_1} + \frac{\varphi}{kT_1^2}\right) I_e(T_1)}{8k_r a D T_1^3} \Delta P, \qquad (16)$$

gdzie ρ jest gęstością materiału, z którego wykonana jest katoda.

Aby otrzymać zależność operatorową prądu termoemisji od mocy dostarczanej do katody, należy dokonać przekształcenia Laplace'a [5] równania (16)

$$s\tau\Delta I_e + \Delta I_e = \frac{\left(\frac{2}{T_1} + \frac{\varphi}{kT_1^2}\right)I_e(T_1)}{8k_r a D T_1^3}\Delta P, \qquad (17)$$

gdzie: s — zmienna zespolona; a

$$\tau = \frac{b\rho c}{8k_r T_1^3} \,. \tag{18}$$

Interesującą nas zależność operatorową możemy wobec tego przedstawić następująco:

$$H(s) = \frac{\Delta I_e(s)}{\Delta P(s)}.$$
(19)

Na uwagę zasługuje to, że w taki sposób zdefiniowana wielkość nie wymaga żadnych założeń dotyczących sposobu dostarczania katodzie energii i dzięki temu może opisywać generację prądu termoemisji za pomocą np. energii: elektrycznej, optycznej, strumienia elektronów itd.

Przekształcając równanie (16) i stosując powtórnie wzór Richardsona--Dushmana, otrzymujemy:

$$H|s| = \left(\frac{2}{T_1} + \frac{\varphi}{kT_1^2}\right) \frac{AS}{8k_r a D T_1} \exp\left(-\frac{\varphi}{kT_1}\right) \frac{1}{s\tau + 1} = H_0 \frac{1}{s\tau + 1}, \quad (20)$$

gdzie:

$$H_0 = \left(\frac{2}{T_1} + \frac{\varphi}{kT_1^2}\right) \frac{AS}{8k_r a D T_1} \exp\left(-\frac{\varphi}{kT_1}\right) \,. \tag{21}$$

3. WYNIKI I WNIOSKI

Równanie (20) stanowi postać funkcji H(s) przekształcającej, w reprezentacji spektralnej, fluktuacje mocy zasilania katody $\Delta P(s)$ w odpowiadające im fluktuacje natężenia prądu termoemisji ΔI_e . Na rycinach 1 i 2



Ryc. 1. Zależność stałej czasowej od temperatury w typowym zakresie pracy źródła elektronów

Plot of time constant versus temperature for a typical range



Ryc. 2. Zależność współczynnika H_0 transmitancji prądowo-mocowej od temperatury Plot of transmittance coefficient H_0 as a function of temperature

przedstawione zostały zależności stałej czasowej τ oraz współczynnika H_0 od temperatury. Do obliczeń przyjęto katodę w postaci taśmy renowej o wymiarach: a = 0,002 m; b = 0,00005 m; l = 0,02 m. Odpowiednie dane dla renu (Re) niezbędne do obliczeń przyjęto za publikacją [6]: praca wyjścia -- 5,0 eV; gęstość -- 21000 kg/m³; ciepło właściwe -- 138 JK⁻¹ kg⁻¹; $k_r = 0,1^{*}5,67^{*}10^{-8}$ W/m² K⁴.

Wartość stałej czasowej maleje w funkcji temperatury, natomiast transmitancja prądowo-mocowa H_0 rośnie wykładniczo. Wzrost temperatury odpowiada wzrostowi natężenia prądu termoemisji. Wynika z tego, że różnym natężeniom prądu termoemisji, w analizowanym tu modelu, odpowiada ta sama funkcja przenoszenia (transmitancja) przy odpowiednich parametrach τ i H_0 .

Aby zbadać zależność transmitancji H od częstotliwości, przyjmujemy, że $s = j\omega$ i wyznaczamy moduł oraz argument transmitancji [7]:

$$\left| \begin{array}{c} H(j\omega) \right| = \frac{H_0}{\sqrt{1 + \omega^2 \tau^2}} \,, \\ \arg H(j\omega) = \arg |-\omega\tau| \,. \end{array}$$

Charakterystyki częstotliwościowe przedstawione są na rycinach 3 i 4.

Teoretycznie natężenie wiązki elektronowej powinno być uzależnione tylko od temperatury katody. Jednakże ulega ono fluktuacji ze względu na zjawiska, które występują w spektrometrze mas. W następnym artykule z tego cyklu omówione zostaną źródła fluktuacji natężenia wiązki elektronowej generowanej termicznie w spektrometrze mas oraz model szumowy źródła elektronów.

LITERATURA

- Adamczyk B., [w:] Spektrometria mas i elektromagnetyczna separacja izotopów (red. W. Żuk), Warszawa 1980.
- Hałas S., Sikora J., Electron emission stabiliser with double negative feedback loop, Meas. Sci. Technol., 1 (1990) 980-982.
- Hałas S., Krolopp W., Sikora J., Regulowany stabilizator prądu termoemisji elektronowej, Zgłoszenie patentowe nr P-305528, Lublin 1995.
- [4] Ciszewski A., Kiejna A., Praca wyjścia metali, Wrocław 1986.
- [5] Osiowski S., Zarys rachunku operatorowego. Teoria i zastosowania w elektrotechnice, Warszawa 1981.
- [6] Metals and materials for research and industry, Catalogue, (eds. Goodfellow), Cambridge 1993.
- [7] Golde W., Śliwa L., Wzmacniacze operacyjne i ich zastosowania, I, Podstawy teoretyczne, Warszawa 1982.



Ryc. 3. Zależność modułu transmitancji prądowo-mocowej źródła elektronów w funkcji częstotliwości składowej zmiennej dostarczanej mocy; tcmperatura katody T = 1840 K (częstotliwościowa charakterystyka amplitudowa)

Plot of trasmittance coefficient H_0 versus frequency of time-variable compound of power supplied to the filament operated at temperature T = 1840 K



Ryc. 4. Zależność argumentu transmitancji prądowo-mocowej źródła elektronów w funkcji częstotliwości składowej zmiennej dostarczanej mocy; temperatura katody T = 1840 K (częstotliwościowa charakterystyka fazowa)

The phase shift between a variable compound of the power supplied to the filament and its temperature for filament temperature T = 1840 K



Ryc. 5. Zależność modułu transmitancji prądowo-mocowej źródła elektronów w funkcji częstotliwości składowej zmiennej dostarczanej mocy; temperatura katody T = 2002 K The same as in Fig. 3 but for the filament temperature T = 2002 K



Ryc. 6. Zależność argumentu transmitancji prądowo-mocowej źródła elektronów w funkcji częstotliwości składowej zmiennej dostarczanej mocy; temperatura katody T = 2002 K The same as in Fig. 4 but for the filament temperature T = 2002

SUMMARY

In this paper a simplified dynamic model of the thermal electron source is considered. A transfer function H(s) describing fluctuations of the electron emission current ΔI_e as a function of the fluctuations ΔP of the power supplying a cathode of the source was found. The transfer function depends on the temperature of the cathode and the frequency of variable component of the power.