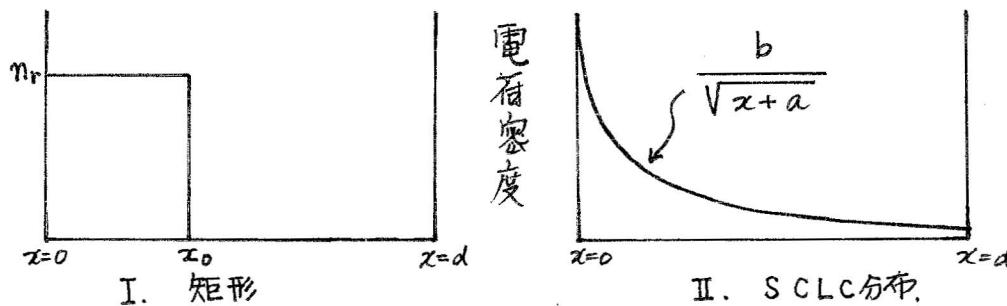


第5章 厳密解

$V=0$ の場合には、全ての時間範囲に渡って正確に解ける 2 つの初期電荷分布があり、これらについて述べる。



上に示した 2 つの分布の場合に正確に解く事ができる。SCLC 分布とは、良く知られてる空間電荷制限電流(SCLC) の場合に注入電荷のとる分布である。 $V \neq 0$ の場合には、これらの場合にも解析的に解を求めるのは困難である。

電荷の運動について、定性的に説明せよ。

I. 矩形

$$F_0(x) = \frac{enr}{\epsilon} \left(x_0 \left(1 - \frac{x_0}{2d} \right) - x \right), \quad 0 \leq x \leq x_0$$

$$= \frac{-enr}{2d\epsilon} x_0^2, \quad x_0 \leq x \leq d$$

この場合は電荷密度が 0 の所が存在するので、前述の方法は使えないよう見えるが、適当な極限操作で次のようにすれば良いくことが分かる。

$$U(\psi_0) = \frac{\epsilon}{enr}, \quad U(\psi_d) = \infty$$

ただし、この式が成立するのは、初期 $x=x_0$ から電荷面が $x=d$ に到達するまでである。従って、 ψ_0, ψ_d は次の式を満たす

$$\frac{d\psi_0}{dt} = -\frac{\psi_0 + \varphi}{t + \frac{\epsilon}{enr}}$$

$$\frac{d\psi_d}{dt} = 0$$

$$\frac{dg}{d\tau} = \frac{1}{2d} (\psi_0 - \psi_d)(\psi_0 + \psi_d + 2g)$$

上の3式を用いれば

$$\frac{dg}{d\tau} = -\frac{1}{2d} \frac{d}{d\tau} \left(\tau + \frac{\varepsilon}{enr} \right) (\psi_0 - \psi_d)^2$$

$$\psi_d = -\frac{enr}{2d\varepsilon} x_0^2$$

$$\therefore g = -\frac{1}{2d} \left(\tau + \frac{\varepsilon}{enr} \right) (\psi_0 - \psi_d)^2 - \psi_d$$

ここで $g(0)=0$ を用いて積分した。この g を 46 の式に代入すれば

$$\frac{d}{d\tau} (\psi_0 - \psi_d) = -\frac{\psi_0 - \psi_d}{\tau + \frac{\varepsilon}{enr}} + \frac{1}{2d} (\psi_0 - \psi_d)^2$$

ここで、 ψ_d が定数であることを用いた。これはヤルヌーイの方程式で簡単に解けて次のようになる

$$\psi_0 - \psi_d = \frac{1}{\left(\tau + \frac{\varepsilon}{enr} \right) \left(\frac{1}{x_0} - \frac{1}{2d} \ln \left(1 + \frac{enr\tau}{\varepsilon} \right) \right)}$$

この式の成立する時間範囲を調べるために、 x_0 から d を流線の運動を調べる。

$$\begin{aligned} x &= x_0 - \psi_d \tau - \int_0^\tau g d\tau \\ &= \frac{1}{\frac{1}{x_0} - \frac{1}{2d} \ln \left(1 + \frac{enr\tau}{\varepsilon} \right)} \end{aligned}$$

これから、 $x=d$ とすることにより、到達する時間 τ_d は

$$\tau_d = \frac{\varepsilon}{enr} \left[\exp \left(2 \left(\frac{d}{x_0} - 1 \right) \right) - 1 \right]$$

$$\frac{dg}{d\tau} = \frac{1}{2d} \frac{1}{(\tau + \frac{\varepsilon}{enr})^2 (\frac{1}{x_0} - \frac{1}{2d} \ln(1 + \frac{enr\tau}{\varepsilon}))^2} \\ \times \left(1 - \frac{1}{\frac{d}{x_0} - \frac{1}{2} \ln(1 + \frac{enr\tau}{\varepsilon})} \right)$$

また、 $I(t) = \varepsilon \mu^* \exp \left[-\frac{2}{\varepsilon} \int_0^t \mu^* \gamma dt \right] \frac{dg}{d\tau}$

上から、 $\tau = T_d$ で I は 0 となる。その後では、電流は 0 となる。この事は、次に示すように、電荷が一様に拡がる事から明らかである。

$$\rho^* = -\varepsilon \frac{\partial \psi}{\partial x} = -\frac{\varepsilon F'_0(x + \psi\tau + \int_0^\tau g d\tau)}{\tau F'_0(x + \psi\tau + \int_0^\tau g d\tau) - 1} \\ = \frac{enr}{1 + \frac{enr\tau}{\varepsilon}}$$

以上の展開において、次の事が暗黙に仮定されている。すなわち、初期において、 $x_0 \leq x \leq d$ では電荷が存在しないという事は、一様に存在するとした深いトラップで存在する電荷 n_d そのものが無いことと意味する。この事に注意し、電導率 σ やよび、実効移動度が次の形であるとすれば

$$\sigma = \sigma_0 \exp(-\frac{W_c}{kT})$$

$$\mu^* = \mu_0^* \exp(-\frac{W_{EM}}{kT})$$

電流 I は次のように書きえられる

$$I(t) = \varepsilon \mu_0^* \exp \left[-\frac{W_{EM}}{kT} - \frac{2}{\varepsilon} \sigma_0 \int_0^t e^{-\frac{W_c}{kT} dt} \right] \frac{dg}{d\tau}$$

ここでは、 $n_d = 0$ として、 $\mu^* \gamma = \sigma$ を用いて。これは $dg/d\tau$ が"ほとし"

一定とみはすことのできる、電流立ち上り部分では、 $W_{EM} \neq W_c$ である事を除いて、双極子の脱分極を表わす式と同形である。

オーミックな伝導を考えない場合にはTSC電荷量 Q_{TSC} は

$$g = \frac{1}{\varepsilon \beta} \int_{T_0}^T I d\tau$$

の関係を用いれば容易に求められる。

$$g = -\frac{1}{2d} \frac{1}{(\tau + \frac{\varepsilon}{en_r})(\frac{1}{x_0} - \frac{1}{2d} \ln(1 + \frac{en_r}{\varepsilon} \tau))^2} + \frac{en_r x_0^2}{2d \varepsilon}$$

より

$$\begin{aligned} Q_{TSC} &= \lim_{\tau \rightarrow T_d} \varepsilon g(\tau) \\ &= \frac{en_r x_0^2}{2d} - \frac{en_r}{2} \exp\left(2 - 2 \frac{d}{x_0}\right) \end{aligned}$$

全電荷 Q_t は $en_r x_0$ であるから、 Q_{TSC} と Q_t の比は

$$\frac{Q_{TSC}}{Q_t} = \frac{x_0}{2d} - \frac{d}{2x_0} \exp\left(2 - 2 \frac{d}{x_0}\right)$$

のように x_0/d だけ依存する。

II SCLC 分布

$$\rho_0(x) = \frac{b}{\sqrt{\frac{x}{d} + a}}$$

$$F_0(x) = \frac{2db}{\varepsilon} \left[\frac{2}{3} (a+1)^{3/2} - \frac{2}{3} a^{3/2} - \left(\frac{x}{d} + a \right)^{1/2} \right]$$

全電荷 Q_t および 平均注入距離 \bar{x} は

$$Q_t = \int_0^d \rho_0(x) dx = \varepsilon (F_0(0) - F_0(d)) = 2db \left[(a+1)^{1/2} - a^{1/2} \right]$$

$$\begin{aligned} \bar{x} &= \frac{1}{Q_t} \int_0^d x \rho_0(x) dx = -\frac{1}{Q_t} \varepsilon F_0(d) d \\ &= d \frac{(a+1)^{1/2} + \frac{2}{3} a^{3/2} - \frac{2}{3} (a+1)^{3/2}}{(a+1)^{1/2} - a^{1/2}} \end{aligned}$$

普通、SCLC のにおいては、注入電極における電界を 0 とおく、これは $a = 0$ を対応し、この時 $\bar{x} = d/3$ となる。 \bar{x} は a とともに増加し $a \rightarrow \infty$ にしたがって $\bar{x} \rightarrow d/2$ となり、この場合は、極端に \bar{x} が小さいものは表現できず、矩形の場合と対照的である。

$$U(\psi) = \frac{-1}{F'_0(F_0^{-1}(\psi))} = -\frac{\varepsilon^2}{2db^2} \Psi + \frac{2\varepsilon}{3b} \left[(a+1)^{3/2} - a^{3/2} \right]$$

となる。したがって

$$\phi_i \equiv \tau + U(\psi_i)$$

$$G \equiv -\frac{\varepsilon^2}{2db^2} g - \frac{2\varepsilon}{3b} \left[(a+1)^{3/2} - a^{3/2} \right] - \tau$$

$$i = 0, \text{ or } d$$

とおけば、 ϕ_i, G は次の微分方程式を満たす。

$$\frac{d}{dt} \phi_i = -\frac{G}{\phi_i} \quad i=0, or, d$$

$$\frac{d}{dt} G = -1 - \frac{b^2}{\varepsilon^2} (\phi_0 - \phi_d)(\phi_0 + \phi_d + 2G)$$

初期条件は。

$$\phi_0(0) = \frac{\varepsilon}{b} a^{1/2}, \quad \phi_d(0) = \frac{\varepsilon}{b} (a+1)^{1/2}$$

$$G(0) = -\frac{2\varepsilon}{3b} \left[(a+1)^{3/2} - a^{3/2} \right]$$

上の第一の式から

$$\phi_0^2(t) - \phi_d^2(t) = -\frac{\varepsilon^2}{b^2}$$

次式に代入して

$$\begin{aligned} \frac{d}{dt} G &= -2 \frac{b^2}{\varepsilon^2} (\phi_0 - \phi_d) G \\ &= \frac{2b^2}{3\varepsilon^2} \frac{d}{dt} (\phi_0^3 - \phi_d^3) \end{aligned}$$

$$\therefore G(t) = \frac{2b^2}{3\varepsilon^2} (\phi_0^3 - \phi_d^3)$$

これを再び最初の式に入れれば

$$\frac{d}{dt} (\phi_0^2 + \phi_d^2) = -4G = -\frac{8b^2}{3\varepsilon^2} (\phi_0^3 - \phi_d^3)$$

この式において $U = \phi_0 - \phi_d, V = \phi_0 + \phi_d$ とおくと

$$\frac{d}{dt} \frac{1}{2} (U^2 + V^2) = -\frac{8b^2}{3\varepsilon^2} U \frac{U^2 + 3V^2}{4}$$

$$\therefore \left(U - \frac{\varepsilon^4}{b^4} \frac{1}{U^3} \right) \frac{dU}{dt} = -\frac{2b^2}{3\varepsilon^2} U \left(U^2 + \frac{3\varepsilon^4}{b^4} \frac{1}{U^2} \right)$$

Y+3。∴ここで、 $U \cdot V = -\frac{\varepsilon^2}{b^2}$ の関係を用いた。これを整理すれば

$$\begin{aligned}
 -\frac{2b^2}{3\varepsilon^2} \tau &= \int_{U_0}^U \frac{U^4 - \frac{\varepsilon^4}{b^4}}{U^2(U^4 + 3\frac{\varepsilon^4}{b^4})} dU \\
 &= \frac{1}{3} \left(\frac{1}{U} - \frac{1}{U_0} \right) + \frac{zb}{3\sqrt{2\sqrt{3}} \cdot \varepsilon} \left\{ \arctan \left(\frac{\sqrt{2\sqrt{3}} \cdot \frac{\varepsilon}{b} U_0}{U_0^2 - \sqrt{3} \frac{\varepsilon^2}{b^2}} \right) \right. \\
 &\quad - \arctan \left(\frac{\sqrt{2\sqrt{3}} \frac{\varepsilon}{b} U}{U^2 - \sqrt{3} \frac{\varepsilon^2}{b^2}} \right) + \ln \frac{(U^4 + 3\frac{\varepsilon^4}{b^4})^{1/2}}{(U_0^4 + 3\frac{\varepsilon^4}{b^4})^{1/2}} \\
 &\quad \left. + \ln \frac{(U_0 + \frac{\sqrt{2\sqrt{3}}}{z} \frac{\varepsilon}{b})^2 + \frac{\sqrt{3}}{z} \frac{\varepsilon^2}{b^2}}{(U + \frac{\sqrt{2\sqrt{3}}}{z} \frac{\varepsilon}{b})^2 + \frac{\sqrt{3}}{z} \frac{\varepsilon^2}{b^2}} \right\}
 \end{aligned}$$

ここで $U_0 = U(\tau=0)$ である。これにより、 U は τ によって唯一に決定され。微分方程式の解が得られる。

$$\begin{aligned}
 \frac{dI}{d\tau} &= \frac{2db^4}{\varepsilon^4} (\Phi_0 - \Phi_d)(\Phi_0 + \Phi_d + zG) \\
 &= \frac{2db^6}{3\varepsilon^6} U^4
 \end{aligned}$$

これより電流 $I(t)$ は次のようく表わされる

$$I(t) = \frac{2db^6}{3\varepsilon^6} U^4 \varepsilon \mu^* \exp \left[-\frac{z}{\varepsilon} \int_0^t \mu^* g dt \right]$$

この τ と U の関係を次のようく近似する。まず右辺における長時間における主要な項はオーラー項である。オーラー項は、

$$\frac{4}{3} \int_{U_0}^U \frac{U^2}{U^4 + 3\frac{\varepsilon^4}{b^4}} dU$$

であり、 $U \rightarrow 0$ ($\tau \rightarrow \infty$) となることから、これは常に有限である。従って、オーラー項を無視して、次のようか近似がオーラーに成立するであろう。

$$-\frac{2b^2}{3\varepsilon^2}\tau = \frac{1}{3}\left(\frac{1}{u} - \frac{1}{u_0}\right)$$

オニ近似として、この u をオニ項に代入したものを考える事ができる。この
ようにして逐次近次と高次まで進めることができる。

$$\begin{aligned} g &= -\frac{2db^2}{\varepsilon^2} G + \frac{4db}{3\varepsilon} \left[-(a+1)^{3/2} + a^{3/2} \right] + -\frac{2db^2}{\varepsilon^2} \tau \\ &= -\frac{4db^4}{3\varepsilon^4} (\phi_0^3 - \phi_d^3) + \frac{4db}{3\varepsilon} \left[-(a+1)^{3/2} + a^{3/2} \right] + -\frac{2db^2}{\varepsilon^2} \tau \\ &= -\frac{db^4}{3\varepsilon^4} \left(u^3 + \frac{3\varepsilon^4}{b^4} \frac{1}{u} \right) + \frac{4db}{3\varepsilon} \left[-(a+1)^{3/2} + a^{3/2} \right] + -\frac{2db^2}{\varepsilon^2} \tau \end{aligned}$$

であるが、 $nd=0$ とすれば g は I と次の簡単な関係を持つ。

$$g = \frac{1}{\varepsilon\beta} \int_{T_0}^T I d\tau$$

普通、TSC を時間積分してものは、TSC 電荷量又は ultimate charge γ 呼
ばれるもので重要な量である。それを Q_{TSC} と書けば

$$\begin{aligned} Q_{TSC} &= \lim_{T \rightarrow \infty} \varepsilon g(T) = -\frac{d\varepsilon}{u_0} + \frac{2db}{\sqrt{2\sqrt{3}}} \left\{ \arctan \left(\frac{\sqrt{2\sqrt{3}} \frac{\varepsilon}{b} u_0}{u_0^2 - \sqrt{3} \frac{\varepsilon^2}{b^2}} \right) \right. \\ &\quad \left. - \arctan(0) + \ln \frac{(u_0 + \frac{\sqrt{2\sqrt{3}} \varepsilon}{b})^2 + \frac{\sqrt{3} \varepsilon^2}{b^2}}{(u_0^4 + 3 \frac{\varepsilon^4}{b^4})^{1/2}} \right\} + \frac{4db}{3\beta} \left[a^{3/2} - (a+1)^{3/2} \right] \end{aligned}$$

さらに全電荷の内 Q_{TSC} として現われる割合は、 $u_0 = \frac{\varepsilon}{b} (a^{1/2} - (a+1)^{1/2})$

$$\begin{aligned} \frac{Q_{TSC}}{Q_t} &= \frac{1}{2(a^{1/2} - (a+1)^{1/2})^2} + \frac{-2}{3} \left[2a+1 + a^{1/2} \cdot (a+1)^{1/2} \right] \\ &\quad + \frac{1}{\sqrt{2\sqrt{3}}} \frac{1}{(a+1)^{1/2} - a^{1/2}} \left\{ \arctan \left(\frac{\sqrt{2\sqrt{3}} (a^{1/2} - (a+1)^{1/2})}{(a^{1/2} - (a+1)^{1/2})^2 - \sqrt{3}} \right) \right. \\ &\quad \left. + \ln \frac{\left[(a^{1/2} - (a+1)^{1/2}) + \frac{\sqrt{2\sqrt{3}}}{2} \right]^2 + \frac{\sqrt{3}}{2}}{\left[(a^{1/2} - (a+1)^{1/2})^4 + 3 \right]^{1/2}} \right\} \end{aligned}$$