

## 第8章

T.S.C. による電荷分布の決定法

簡単のため深さトラップは考えない。 $\psi_0$  及び  $\psi_d$  は。

$$\psi_0 = F_0 (\psi_0 \tau + \int_0^\tau g d\tau)$$

$$\psi_d = F_0 (d + \psi_d \tau + \int_0^\tau g d\tau)$$

を満足するから、 $\psi_0, \psi_d, \psi_0 \tau + \int_0^\tau g d\tau, \psi_d \tau + \int_0^\tau g d\tau$  などの量が知られるならば、初期の電界分布を決定できるこことわかる。

$$\psi_0 > \psi_d$$

$$\lim_{\tau \rightarrow \infty} \psi_0 = \lim_{\tau \rightarrow \infty} \psi_d$$

である事は前に見たとおりであるから、全ての時刻に対して、上の量が分かっていれば、全ての点における電界を求められる。実験にどのような量を知らなければならぬかを考察する。以前に述べたように、T.S.C.  $I(T)$  と  $g$  は対応して、その関係は、

$$g = \frac{1}{\beta \epsilon} \int_{T_0}^T I(T) dT$$

逆に言えば、 $I(T)$  からは、 $g$  のみが決定されるという事である。従って、 $\psi_0$   $\psi_d$  を求めるためには、 $I(T)$  つまり T.S.C. のみでは不十分であり、他の量を実験的に独立に測定しなくてはならない。

$$\begin{aligned} I(T) &= \epsilon \mu^* \frac{dg}{dT} = \frac{\epsilon \mu^*}{2d} (\psi_0 - \psi_d)(\psi_0 + \psi_d + 2g) \\ &= \frac{\epsilon \mu^*}{2d} (F_{(0,t)}^2 - F_{(d,t)}^2) \\ &= \frac{\mu^*}{2d\epsilon} Q_{total}^2 \cdot \left(1 - 2\frac{\bar{x}}{d}\right) \end{aligned}$$

という関係がある事に注意する。ただし、 $Q_{total}$  は タルにおける全電荷、 $\bar{x}$  は平均注入距離と呼ばれ、次のように定義されるのである。

$$\bar{x} = \frac{\int_0^d x p(x) dx}{\int_0^d p(x) dx}$$

従って、 $4b, 4d, I$  が既に知られていいならば、 $F(0,t) = 4b + g$  という関係により、 $F_{(0,t)}, F_{(d,t)}$  が求まり、同時に  $Q_{total}, \bar{x}$  を知る事もできる。逆に、 $F_{(0,t)}, F_{(d,t)}$  又は、 $Q_{total}, \bar{x}$  が分かっていれば、 $4b, 4d$  を直ちに求めれる事ができる。いずれの場合でも、 $\mu^*$  が求められる事は明らかである。

従って、電荷分布を求めるためには、 $I(T), Q_{total}, \bar{x}$  を知る事が必要にして、最少限である。あらかじめ、これらの量が知られていい時に、分布の決定が矛盾なく行なわれるためには、これらのデータがある制限を満足するものではなくてはならない。例えば、 $Q_{total}$  が時間的に増加するようなものは、この場合には許されない。または、 $I(T) = 0$  となるような温度  $T$  が存在する場合には、その温度で  $x/d = 1/2$  でなくてはならないのは、上式より明らかである。もちろん、これらは実験の精度内でのことである。

それでは、 $I(T), Q_{total}, \bar{x}$  の間に満足されるべき制限について考えよう。

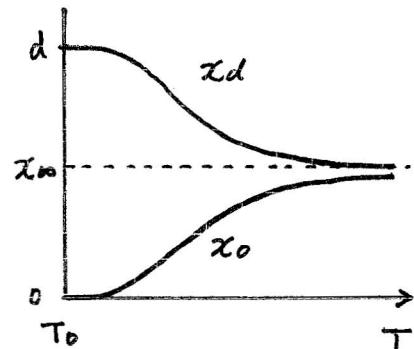
$$x_\infty = \lim_{T \rightarrow \infty} (4bT + \int_0^T g d\tau) = \lim_{T \rightarrow \infty} (d + 4dT + \int_0^T g d\tau)$$

として、 $x_\infty$  を定義する。

$$x_0(T) = 4bT + \int_0^T g d\tau, \quad x_d(T) = d + 4dT + \int_0^T g d\tau$$

とおけば、 $x_0(T), x_d(T)$  は右図のようく変化しなくてはならない。さて一つの条件として

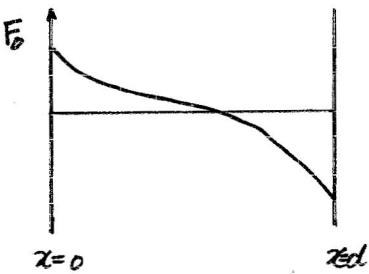
$$\frac{d}{dT} x_0 > 0, \quad \frac{d}{dT} x_d < 0$$



单一負注入電荷の場合、初期の電界分布の形は右図のようになります。 $\psi_0 = F_0(x_0)$  の関係があり、さらに、 $x_0$  は前述のように変化する事から、 $\psi_0$  は減少しなくてはならない。 $\psi_d$  は同様に増加しなくてはならない。さて  $\delta=0$  の条件と

17

$$\frac{d\psi_0}{dt} < 0, \quad \frac{d\psi_d}{dt} > 0$$

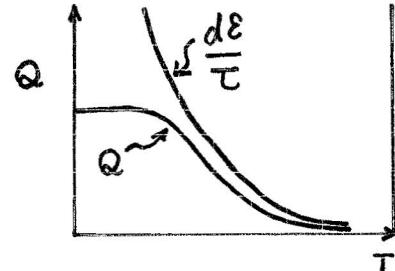


電界分布が一意的となるために、 $x_0 < x_d$  でかつ  $\lim_{t \rightarrow \infty} x_0 = \lim_{t \rightarrow \infty} x_d$  でなくてはならない。これが第3の条件である。第一と第二の条件をまとめて

$$0 > \frac{d\psi_0}{dt} > -\frac{\psi_0 + \delta}{T}$$

$$0 < \frac{d\psi_d}{dt} < -\frac{\psi_d + \delta}{T}$$

さらに第3条件は右図のようになり、温度上昇に伴って、 $d\varepsilon/dT$  が  $Q$  から漸近する事と言えられる。第一、第二の条件は、観測される量と結びつけて方がより便利である。界面における電界  $F(0,t)$ ,  $F(d,t)$ , 及び  $I$  を用いて



$$\frac{I}{\varepsilon\mu^*} > \frac{dF(0,t)}{dt} > -\frac{F(0,t)}{T} + \frac{I}{\varepsilon\mu^*}$$

$$\frac{I}{\varepsilon\mu^*} < \frac{dF(d,t)}{dt} < -\frac{F(d,t)}{T} + \frac{I}{\varepsilon\mu^*}$$

これらの条件は  $Q_{total}$ ,  $\varepsilon$  を用いて簡単に書き換えることができる。

第3の条件は、 $x_0$  における電界の連続性に関連しているが、電界のより高次の微分の連続性も考えることができる。以前漸近形の所で求めたような形式に  $\psi_0, \psi_d, \delta$  などが表わされる事がそのための条件となるのですが、一般に、各々のべきの寄与を分離して取り出す事は、実験的に制限があり、高次

のものほど困難となる。最低次では。

$$\psi_0 = -g_{\infty} + \frac{d}{2(\tau + e_0)}, \quad \psi_d = -g_{\infty} - \frac{d}{2(\tau + e_0)}$$

と表わされる事は前に見た通りである。このように表わされる二つは、 $\omega_0$ において、電荷密度が連続である事を示すので、十分な高温においては、 $\psi_0, \psi_d$ がこのように表わされる事を要求するのは、物理的に妥当であり、かつまた、必要でもある。このように表わされる温度範囲では、 $Q_{\text{total}}$  は

$$Q_{\text{total}} = \varepsilon (\psi_0 - \psi_d) = \frac{d\varepsilon}{\tau + e_0} < \frac{d\varepsilon}{\tau}$$

となりオミの条件は自動的に満足される。従って、オミの条件と、電荷密度が $\omega_0$ で連続であるための条件は、十分な高温では、 $F(0, t), F(d, t)$  が

$$F(0, t) = \frac{d}{2(\tau + e_0)}, \quad F(d, t) = \frac{-d}{2(\tau + e_0)}$$

と表わせる事であると言ふ事ができる。

オ一、オニの条件の内  $F(0, t)$  は次のようく書き換える

$$\frac{I}{\varepsilon\mu^*} > \frac{dF(0, \tau)}{d\tau}, \quad \frac{I}{\varepsilon\mu^*}\tau < \frac{d}{d\tau}\tau F(0, \tau)$$

上の不等式を $T_1$ から $T_2$ まで積分すると

$$\frac{1}{\varepsilon\beta} \int_{T_1}^{T_2} I(\tau) d\tau > F(0, \tau_2) - F(0, \tau_1)$$

$$\tau_2 F(0, \tau_2) - \tau_1 F(0, \tau_1) > \frac{1}{\varepsilon\beta} \int_{T_1}^{T_2} I(\tau) \tau(\tau) d\tau$$

これが、任意の  $T_2 > T_1$  について成立する事は、前の不等式と同等である。

$F(d, t)$  についても同様に

$$\frac{1}{\varepsilon\beta} \int_{T_1}^{T_2} I(\tau) d\tau < F(d, \tau_2) - F(d, \tau_1)$$

$$\tau_2 F(d, \tau_2) - \tau_1 F(d, \tau_1) < \frac{1}{\varepsilon\beta} \int_{T_1}^{T_2} I(\tau) \tau(\tau) d\tau$$

$F_{(0,\tau)}$ ,  $F_{(d,\tau)}$  の測定方法について、ここでは詳述しないが、これら2つの量が反対符号を持つことから考えても、差よりも和の方が誤差に敏感である。すなわち、 $Q_{\text{total}}$ は実験的に安定な量であり、 $(1-2\bar{\varepsilon}/d)$ は不安定である。従って、 $F_{(0,\tau)}$ ,  $F_{(d,\tau)}$ 等が正確に測定され、それらにより  $\mu^*$  が計算されるならば前の条件不等式はデータの間の矛盾がない事を表わすと「消極的な意味」を持たないが、実際には、上に述べたような不安定があるために、これによる不正確度を取り除くと「事に用いられるため」いくらか積極的な目的をも持つようになる。このためには、不等式からそれを消去し、 $\mu^*$ に関する条件に書く事がより簡単である。ところが、 $\mu^*$ はある程度、その形を限定する事ができるからである。

$$F_{(d,\tau)} = -Q_{\text{total}} \frac{\bar{\varepsilon}}{d\varepsilon}, \quad F_{(0,\tau)} = Q_{\text{total}} \left( \frac{1}{\varepsilon} - \frac{\bar{\varepsilon}}{d\varepsilon} \right)$$

$$\frac{\bar{\varepsilon}}{d} = -\frac{d\varepsilon I}{\mu^* Q_{\text{total}}} + \frac{1}{\varepsilon}$$

上式を式1の不等式で  $T_1=0$  としてもDに代入しよう、簡単のため  $Q=Q_{\text{total}}$  と書く。

$$-\frac{Q}{2\varepsilon} + \frac{dI}{\mu^* Q} - F_{(d,0)} > \frac{1}{\varepsilon\beta} \int_{T_0}^T I dT > -\frac{Q}{2\varepsilon} + \frac{dI}{\mu^* Q} - F_{(0,0)}$$

又  $T_2=\infty$  とする。

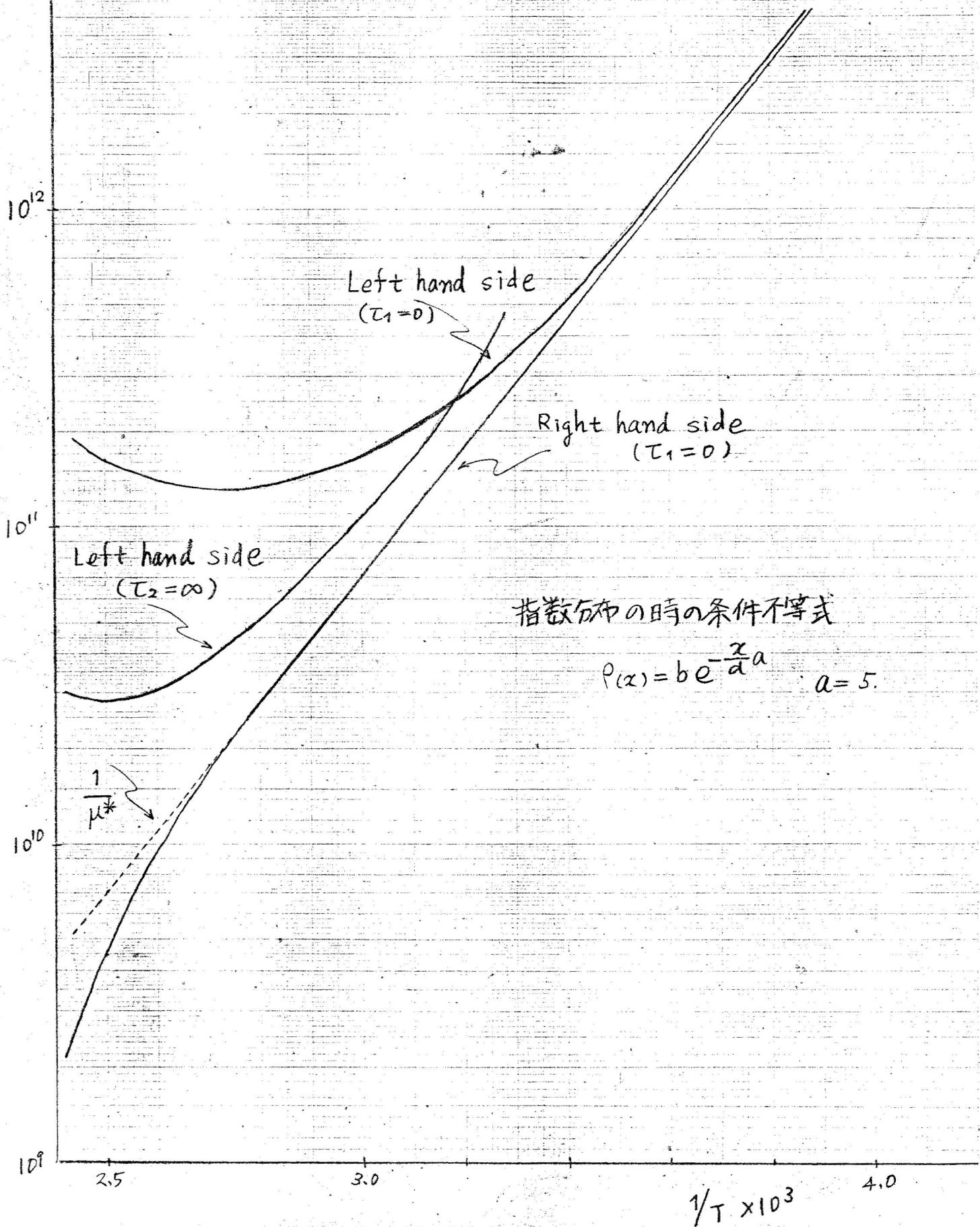
$$\frac{Q}{2\varepsilon} + \frac{dI}{\mu^* Q} > -\frac{1}{\varepsilon\beta} \int_T^\infty I dT > -\frac{Q}{2\varepsilon} + \frac{dI}{\mu^* Q}$$

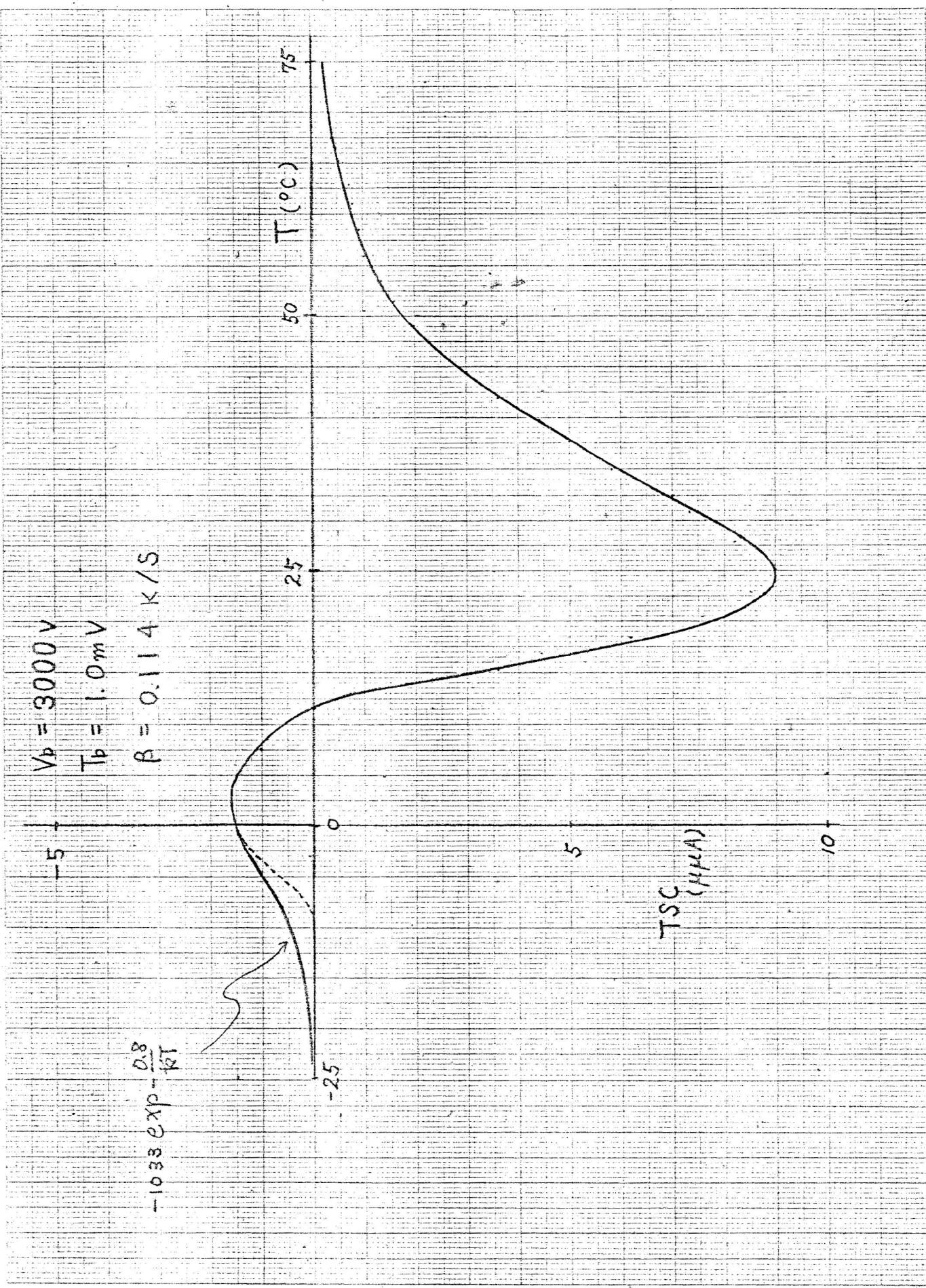
最初の不等式を  $\mu^*$  について書き換える。ただし  $I>0$  と仮定すると

$$\frac{Q}{dI} \left( F_{(0,0)} - \frac{Q}{2\varepsilon} + \frac{1}{\varepsilon\beta} \int_{T_0}^T I dT \right) > \frac{1}{\mu^*} > \frac{Q}{dI} \left( F_{(d,0)} + \frac{Q}{2\varepsilon} + \frac{1}{\varepsilon\beta} \int_{T_0}^T I dT \right)$$

この不等式の両辺を、指數分布の場合に示す。さらに式2の不等式は同様に

$$\frac{Q}{dI} \left( \frac{Q}{2\varepsilon} - \frac{1}{\varepsilon\beta} \int_{T_0}^\infty I dT \right) > \frac{1}{\mu^*} > \frac{Q}{dI} \left( -\frac{Q}{2\varepsilon} - \frac{1}{\varepsilon\beta} \int_{T_0}^\infty I dT \right)$$





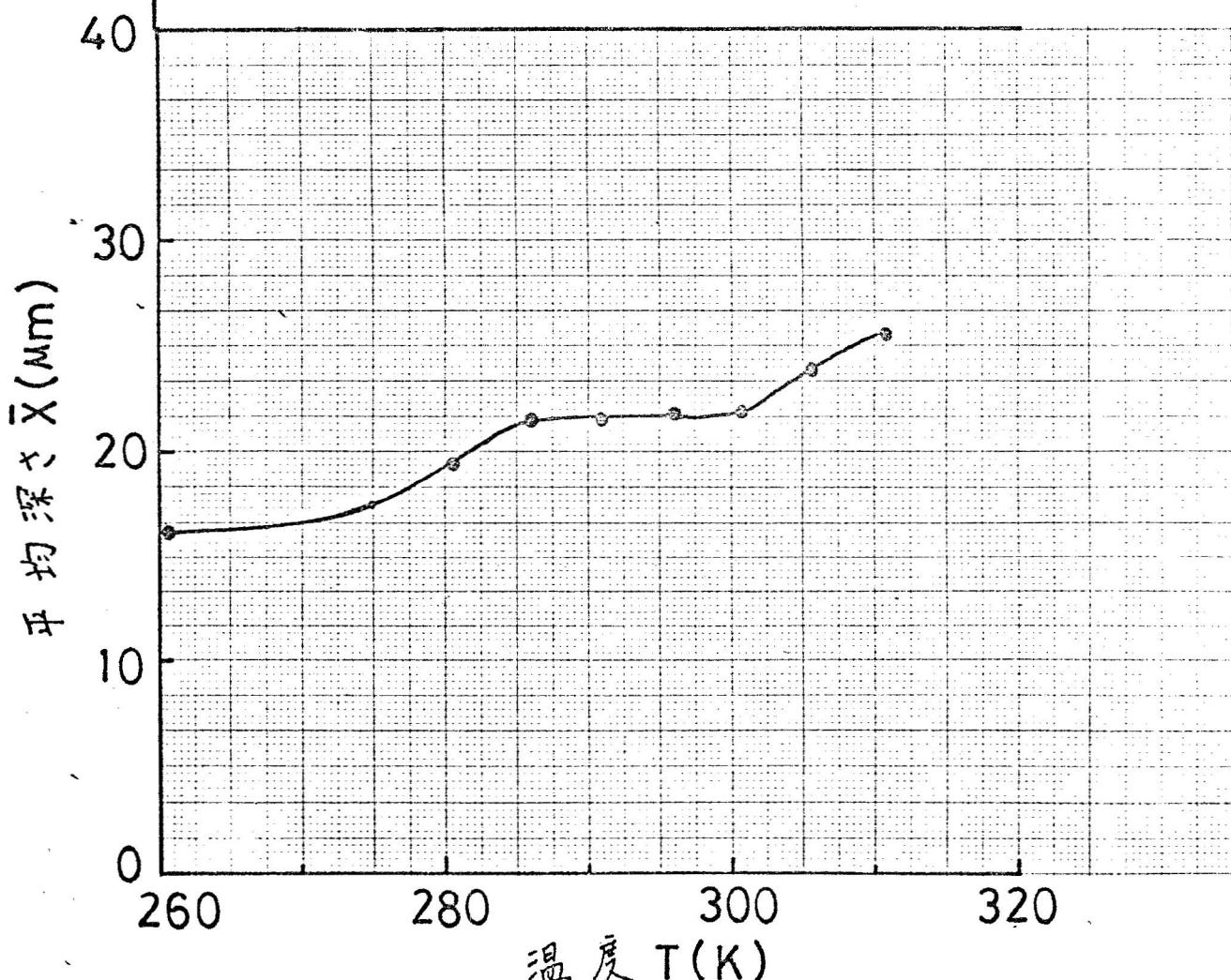
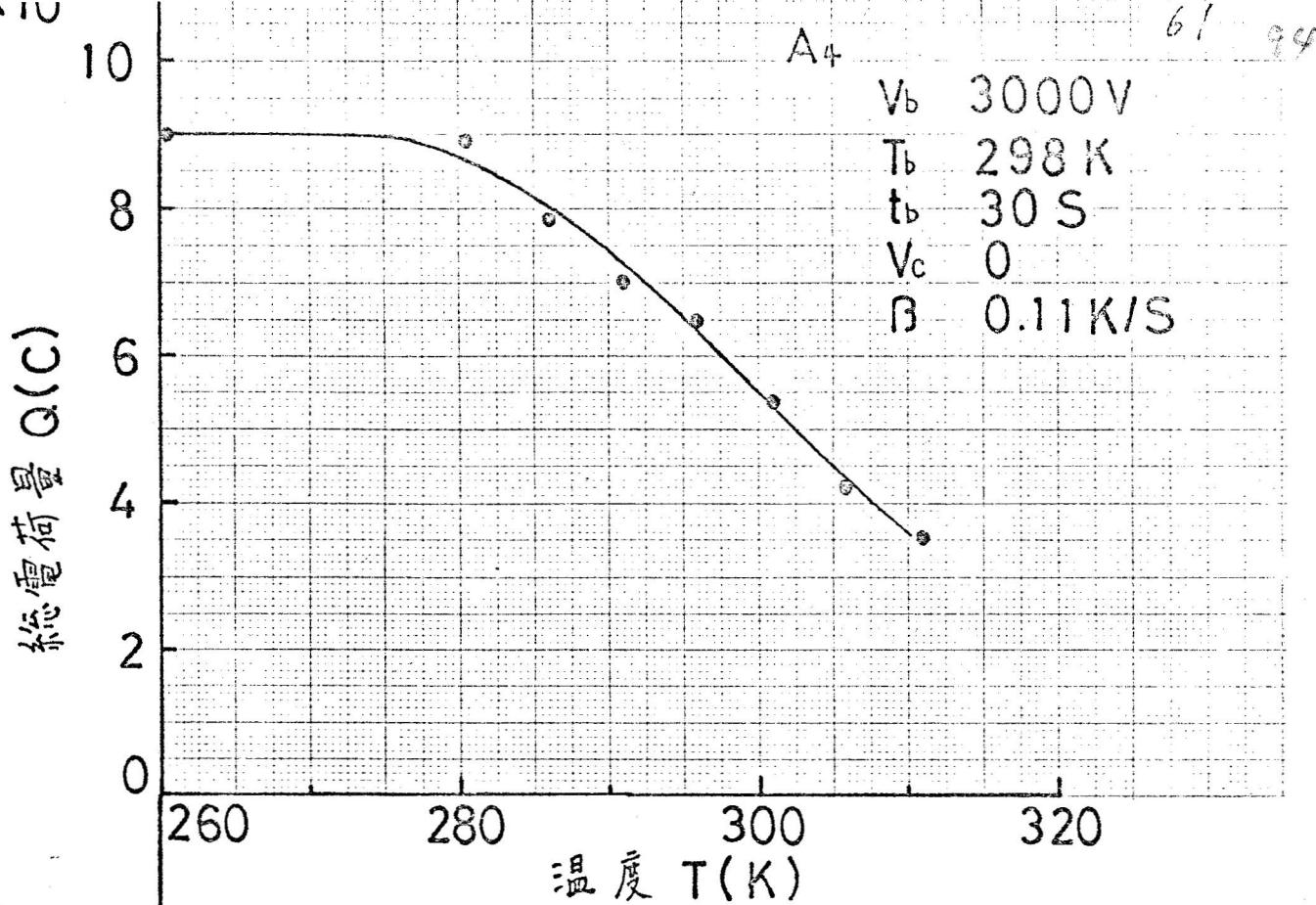


図 4-40 A 試料における電荷量と平均深さの  
温度変化 (コレティング電圧が零の場合)

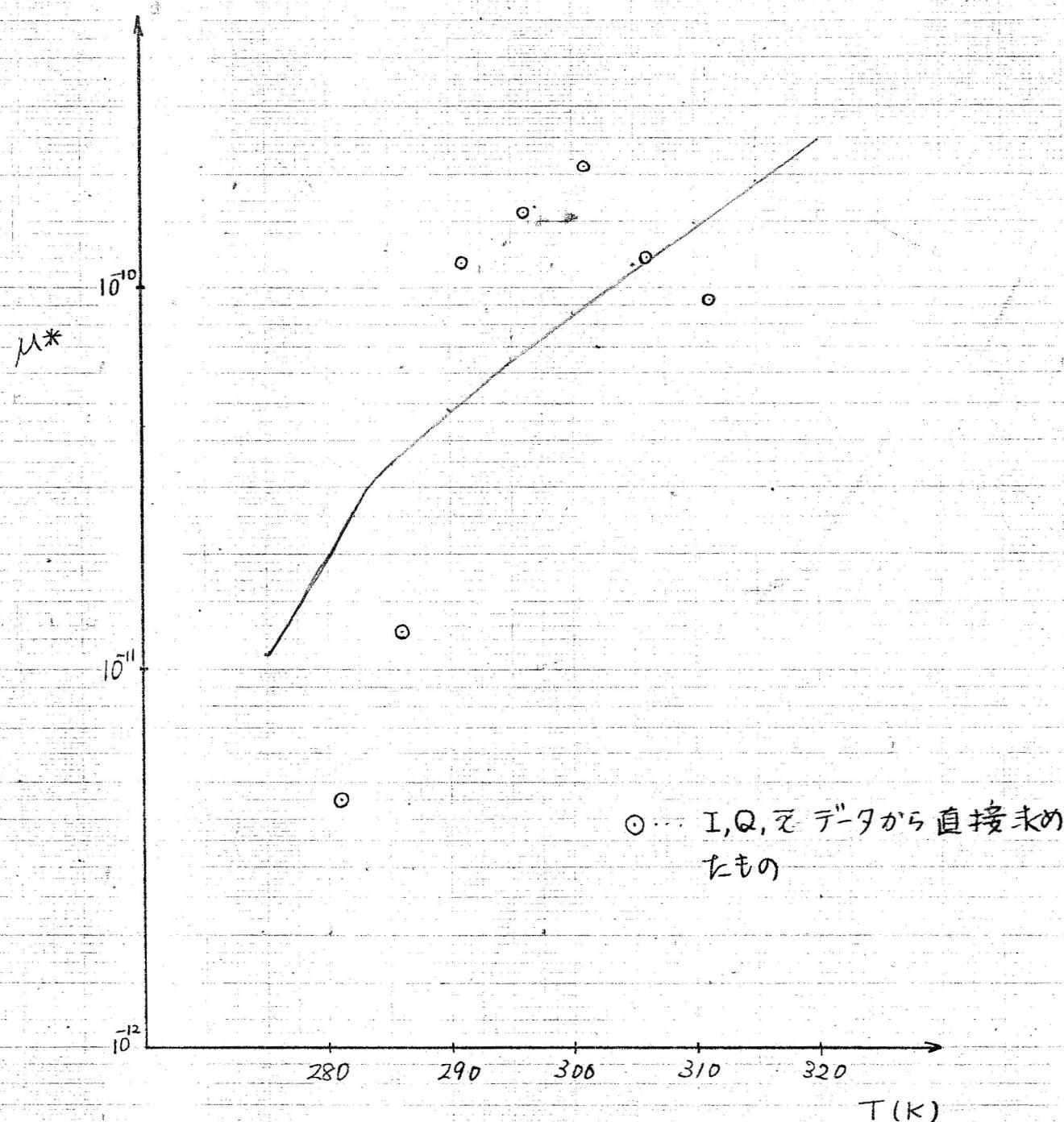
$1/\mu^*$  が不等式の右辺と左辺の間の領域に入る事は必要条件であるが、十分条件ではない。しかし、例から明らかのように、 $\mu^*$ について特別な形(今は  $\mu^* = 10^{16} \exp(E_a/RT_0 - E_a/RT)$  であり、 $1/T$  vs.  $\ln \mu^*$  は直線となる)を持たせねば、 $\mu^*$ の取り得る範囲を相等限定する事ができる。さらに何らかの方法、たとえば Initial rise 法などにより  $E_a$  が知られているならば、 $\mu^*$  の可能な値についてより詳しく知る事ができる。そのようにして得られた  $\mu^*$  が実際に条件を満足するかどうかは、直接代入するなどにより確かめなくてはならない。又、上に求めた  $\mu^*$  と  $I$ ,  $Q$  から計算した  $\epsilon$  が実験の精度内で一致しなくてはならない。以上の方法により、データ間に理論と矛盾する部分が、実験の精度内で取り除かれれば、そのデータを用いて分布を具体的に計算する事ができる。

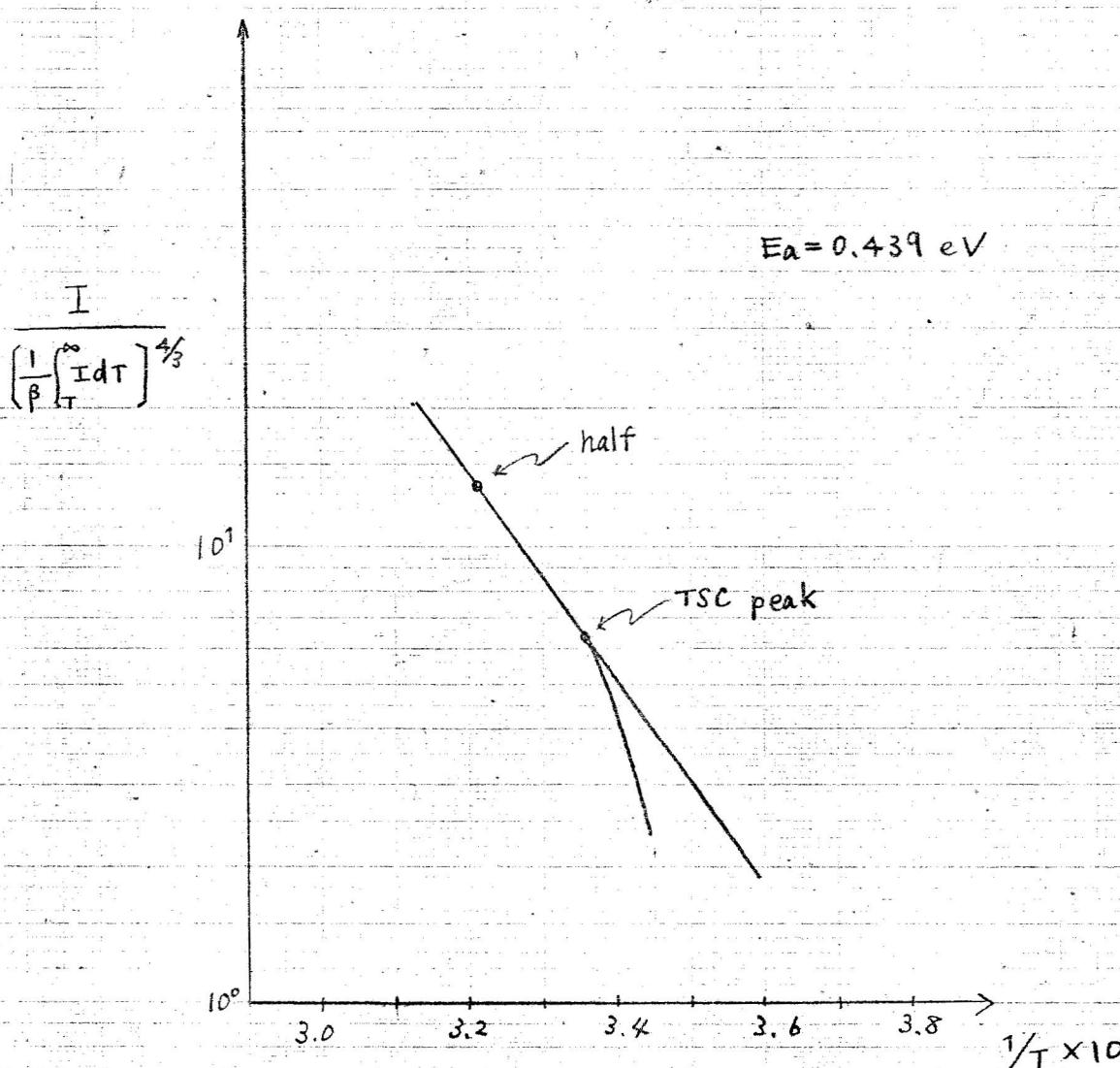
#### • 実験結果への応用.

試料は低密度ポリエチレンで密度  $0.922 \text{ g/cm}^3$ 、厚さ  $40 \mu\text{m}$  である。アルミニウムの電極を蒸着し、その面積は  $2 \text{ cm}^2$  である。試料に直流  $3000 \text{ V}$  を温度  $298 \text{ K}$  で 30 秒間印加した時の、TSC,  $Q$ ,  $\epsilon$  を Fig. に示す。ここで昇温速度は  $0.114 \text{ K/sec}$  である。

TSC では、印加電圧の逆方向の電流を正に取っている、図から分かるように TSC は高温側で印加電圧と同方向に流れ。すなわち、充電電流と同方向に流れるとされるが、これは双極子の脱分極による TSC などでは見られない特異な現象である。このような現象は、多數 ~~報告~~ 報告され、いくらかの考察も行われてきているが、この事は次章で詳論することとしてここでは触れないことにする。

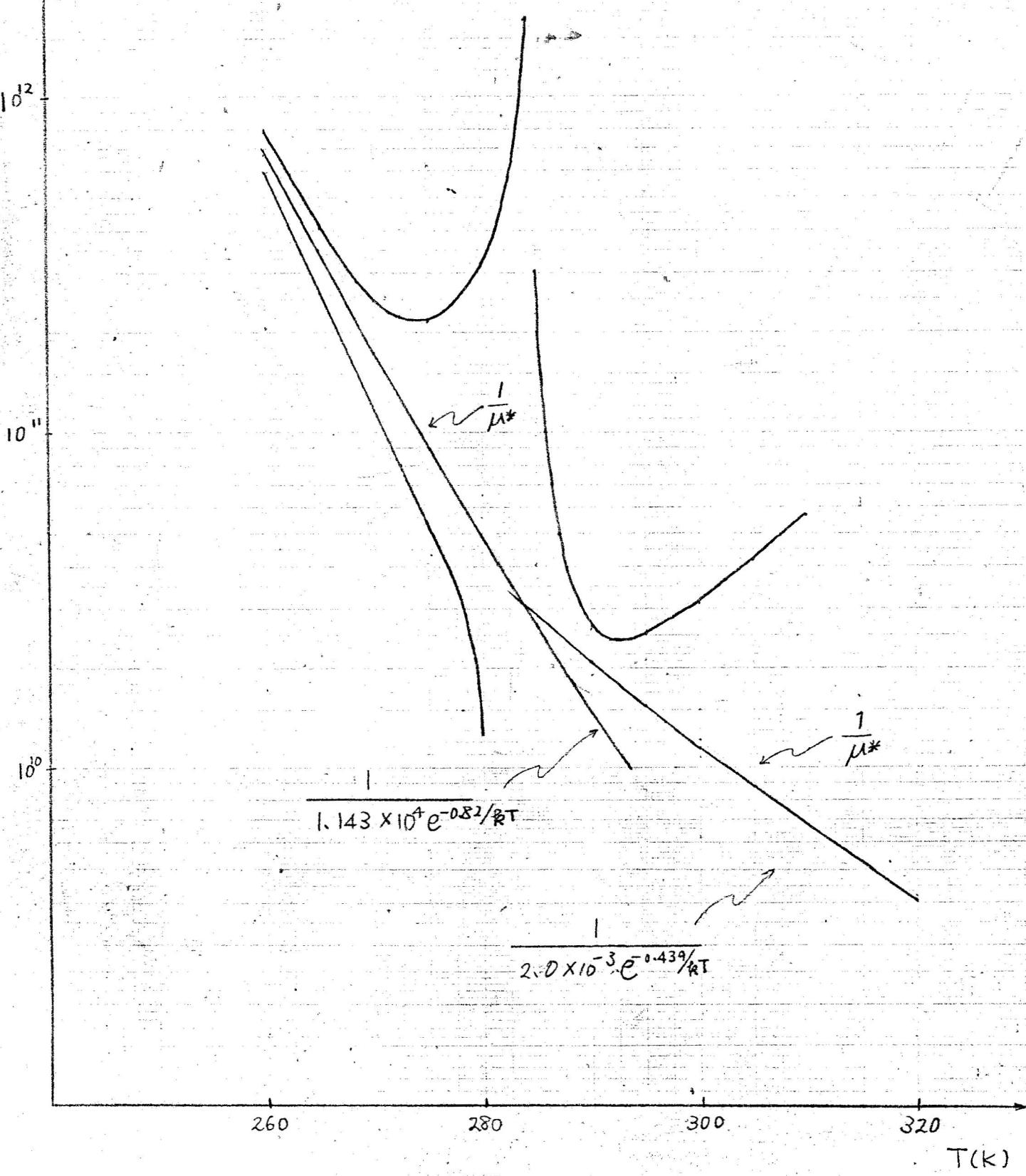
前述したように、 $I$ ,  $Q$ ,  $\epsilon$  から  $\mu^*$  を計算できるのでその結果を Fig. に示す。これから、バラつきが非常に大きい事が分かる。このため、 $\mu^*$  を求めるため、前述の方法を用いることになる。活性化エネルギーを求めるため、Initial rise 法 及び Tail 法を適用する必要があるが、TSC の初期部分が不明確であるから、Initial rise 法は適用できない。特に TSC の反転が起こる場

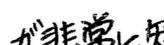




Tail 法により活性化エネルギーを求める

不等式( ) V-ある 種々の強度の決定



今などでは、初期の立ち上がりが非常に短いので Initial rise 法の適用は困難である。Tail 法の適用結果を  図に示す。一般に TSC の高温側で電流の小さい部分は、かなり不明確になるので、電流の積分を  $T \rightarrow \infty$  まで行はうのは不可能である。従って、Tail 法を適用するためには、何らかの方法にて、ある限界温度  $T_c$  以上の電流の積分を予想しなくてはならない。ここでは、 $\ln \mu^*$  対  $\ln \mu^*$  がなるべく直線となるようより目測法により決定した。それによれば、TSC の後半部分における活性化エネルギーは  $0.439 \text{ eV}$  である。また、TSC の初期部分の温度領域においては、前述の不等式からある程度の制限を与える事ができる。不等式を  図に示す。さらに( )式

$$\mu_0^* = \frac{dE}{3A Q(T_c)} \left[ \frac{1}{\beta} \int_{T_c}^{\infty} I dT \right]^{1/3}$$

を用いて  $\mu_0^*$  を計算できる。この計算された  $\mu_0^*$  が一定値を取る事が、Tail 法の適用できる条件ともみなしができる。この値を  $T = 301 \text{ K}, 306 \text{ K}, 311 \text{ K}$  の各温度で計算すれば

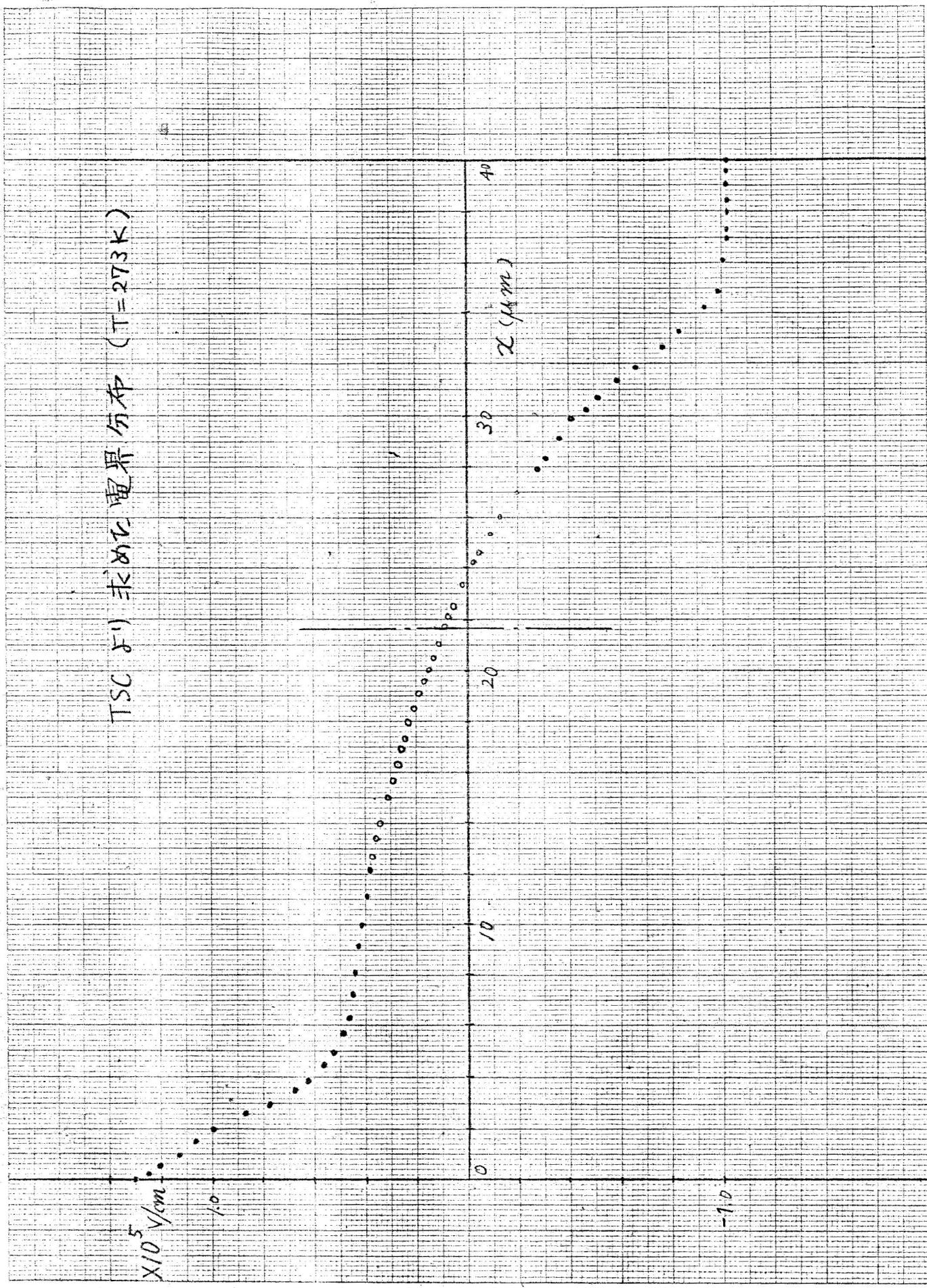
$$\begin{aligned} \mu_0^* &= 2.08 \times 10^{-3} \text{ cm}^2/\text{vsec} & T = 311 \text{ K} \\ &= 2.03 \times 10^{-3} \text{ cm}^2/\text{vsec} & T = 306 \text{ K} \end{aligned}$$

ただし、 $A = 5.72 \times 10^{-9}$  とした。これから分かるよう  $T = 311 \text{ K}, 306 \text{ K}$  では  $\mu_0^*$  の値はほぼ一致している。従って、 $306 \text{ K}$  以上の温度では Tail 法が成立すると考えて良いだろう。ここでは、 $\mu_0^* = 2.0 \times 10^{-3} \text{ cm}^2/\text{vsec}$  と取ることにする。オ  図に示したように、低温では  $\mu^* = 1.143 \times 10^4 \exp(-0.82/RT)$  と取り合わせて

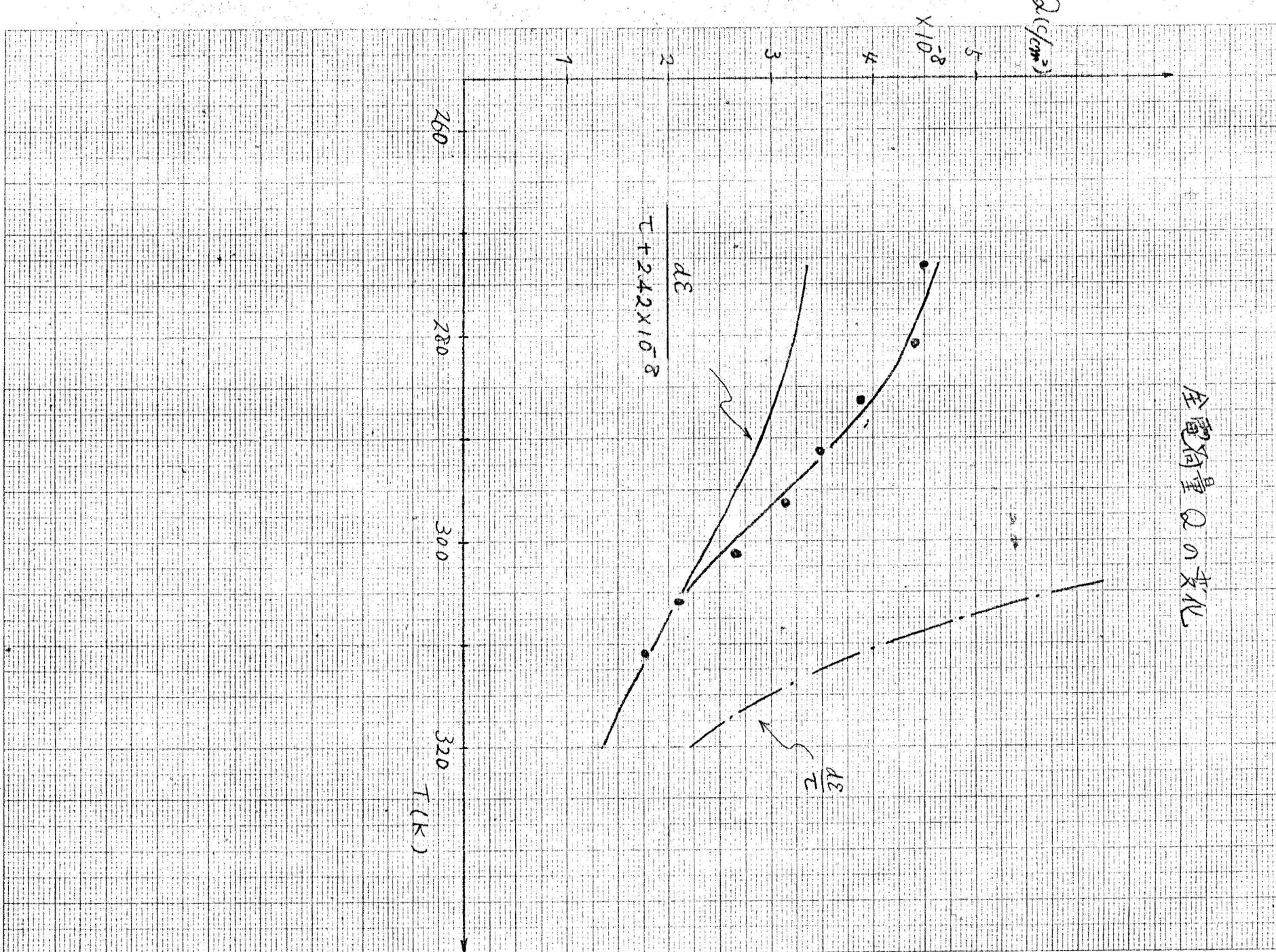
$$\mu^* = \begin{cases} 1.143 \times 10^4 \exp(-0.82/RT) & T < 283 \text{ K} \\ 2.0 \times 10^{-3} \exp(-0.439/RT) & T > 283 \text{ K} \end{cases}$$

とする。

TSC 5' 指示電界分布 ( $T = 273K$ )

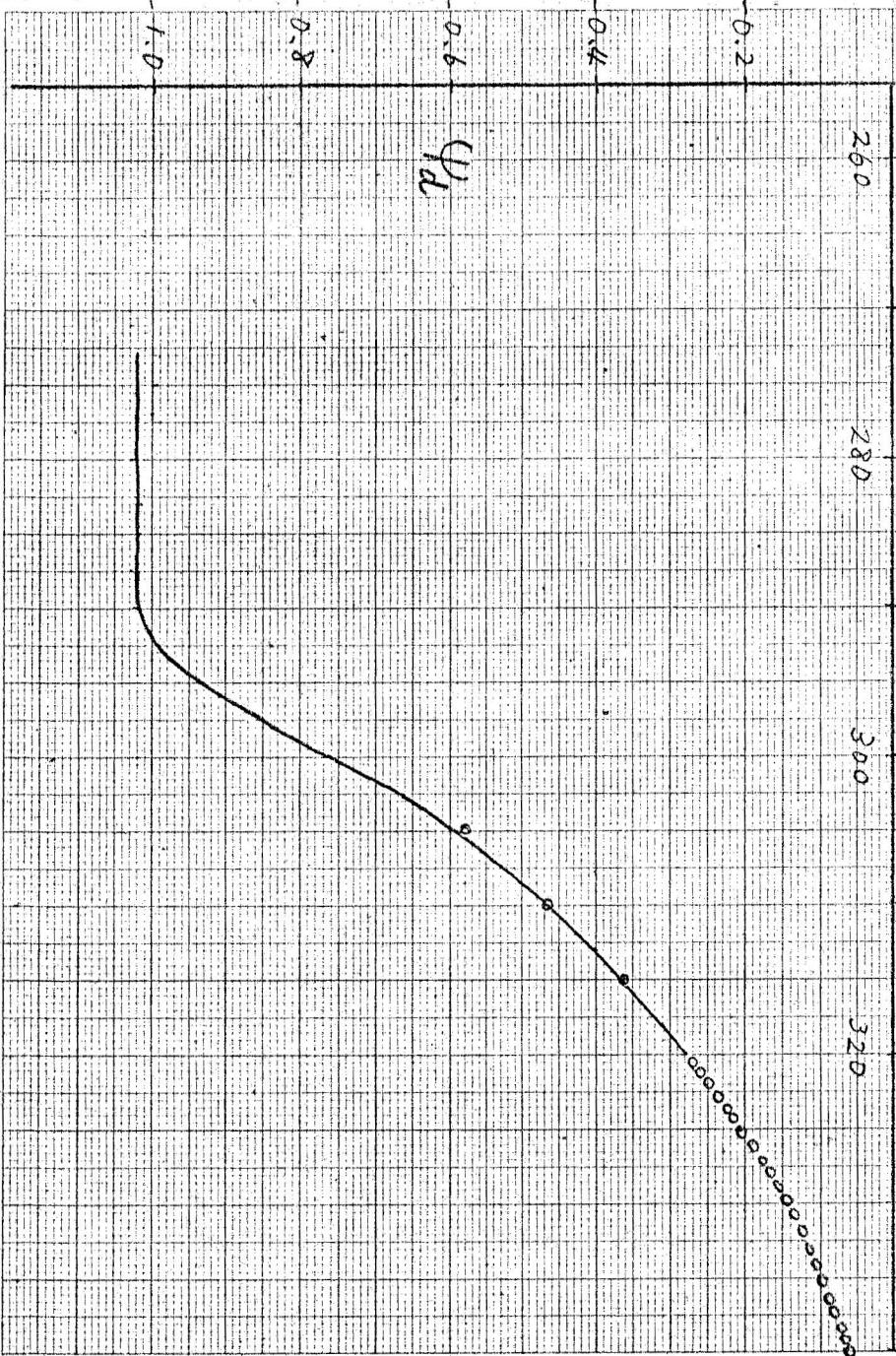
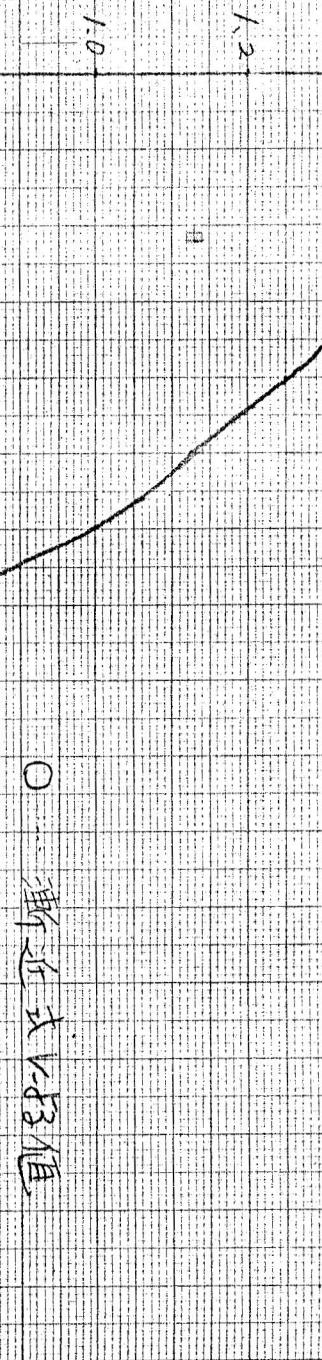


全電荷量  $Q$  の変化



$\times 10^5 \text{ V/cm}$

103



$$\psi_0 = \frac{Q}{2\varepsilon} + \frac{dI}{\mu^* Q} - \frac{1}{\varepsilon\beta} \int_{T_0}^T I dT$$

$$\psi_d = -\frac{Q}{2\varepsilon} + \frac{dI}{\mu^* Q} - \frac{1}{\varepsilon\beta} \int_{T_0}^T I dT$$

が成り立つ事は容易に分かる。したがって  $\psi_0, \psi_d$  を求めるには図のようになる。さらに十分高溫になれば線形展開を用いて

$$\psi_0 \approx -g_\infty + \frac{d}{2} \frac{1}{(\tau + e_0)} - \frac{e_1 d^2}{9} \frac{1}{(\tau + e_0)^3}$$

$$\psi_d \approx -g_\infty - \frac{d}{2} \frac{1}{(\tau + e_0)} - \frac{e_1 d^2}{9} \frac{1}{(\tau + e_0)^3}$$

$$e_0 = 2.42 \times 10^{-8} \text{ cm}^3/\text{V}, \quad e_1 d^2 = 7.140 \times 10^{-18} \text{ cm}^5/\text{V}^2$$

$$g_\infty = -9000 \text{ V/cm}$$

とできる。これも同時にオーディオ電圧により示した。なめらかに、接続されている事が分かる。

以上の値を用いれば電界分布を計算する事ができる。結果をオーディオ回路に示す。  
 $x=12.2 \mu\text{m}$  から  $x=28 \mu\text{m}$  までは  $T=320 \text{ K}$  より高溫のデータが必要とされる部分である。しかし、 $320 \text{ K}$  以上の高溫では、漸近形が使えると考えられるので、それを利用して求める事ができる。一般に上に現われたような、限界の温度を  $T_C$  と書こう。 $\psi_d$  を例にとれば

$$\psi_d = F_0(d + \psi_d \tau + \int_0^\tau g d\tau)$$

$$= F_0(d + (\psi_d + g_\infty)\tau + \int_0^\tau g - g_\infty d\tau)$$

$$\int_0^\tau g - g_\infty d\tau = \int_0^{T_C} g - g_\infty d\tau + \int_{T_C}^\tau \frac{e_1 d^2}{36} \frac{1}{(\tau + e_0)^3} d\tau$$

$$= \int_0^{T_C} g - g_\infty d\tau + \frac{e_1 d^2}{2^3 3^2} \left[ \frac{1}{(T_C + e_0)^2} - \frac{1}{(\tau + e_0)^2} \right]$$

従って

$$\begin{aligned}
 -g_{\infty} - \frac{d}{2} \frac{1}{(\tau + e_0)} - \frac{e_1 d^2}{9} \frac{1}{(\tau + e_0)^3} \\
 = F_0 \left( d - \frac{d}{2} \frac{\tau}{\tau + e_0} - \frac{e_1 d^2}{2^3 3^2} \frac{9\tau + e_0}{(\tau + e_0)^3} + \int_0^{\tau_c} g - g_{\infty} d\tau \right. \\
 \left. + \frac{e_1 d^2}{2^3 3^2} \frac{1}{(\tau_c + e_0)^2} \right)
 \end{aligned}$$

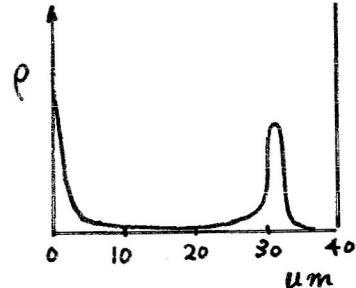
同様にして  $40V$  について方程式を書き下す事ができる。 $T_c = 320K$  とすれば

$$\begin{aligned}
 \int_0^{\tau_c} g d\tau &= -1.88 \times 10^{-4} \text{ cm} \\
 \tau_c &= 3.66 \times 10^{-8} \text{ cm}^2/V
 \end{aligned}$$

これにより電界分布を完全にする事ができる。漸近式により求めた部分は、図中の○で示された部分である。

電界分布から容易に分かるように、電荷の分布は、右図のようになる。 $x = 30\mu\text{m}$  近くに電荷のピークが見られるが、これはTSCの反転に伴うものであり、本論文の仮定によれば、必然的に導かれるものである。しかし、通常の空間電荷制限電流の理論によれば、注入電荷の分布が右図のような極大を持つ事はあり得ない。絶縁体における空間電荷の分布は、不明な点が多く、直接観測された例はあまりない。最近 R.E. Collins による熱パルス法による電荷分布測定の提案などがなされ、実験も行われているが、測定法としてはまだ確立していない。このような現状から見て、上図の分布の生成機構やその妥当性について詳細に議論する事は適当でない。検討は今後の課題としよう。

電界分布の決定法として、shallow and fast trap のみを考慮に入れて来たが、その他のトラップや、界面の影響については、詳細な議論が必要であると考えられる。



1) M.A. Lampert and P. Mark "Current Injection in Solids" A.P. 1970  
 2) R.E. Collins Rev. Sci. Instrum. 48. 1. 83 (1977)

$$\ln I = \text{const} - \frac{E_a}{kT} + \ln \frac{dg}{dT} \quad 7-i-11$$

であるから、 $\ln I$  vs.  $1/T$  が傾き  $E_a/k$  の直線となるためには、式(7-i-6)に対応して

$$\begin{aligned} \frac{E_a}{k} &\gg \left| \frac{d}{dT} \ln \frac{dg}{dT} \right| \\ &= \left| \frac{T^2 d^2 g}{\beta dT^2} / \frac{dg}{dT} \mu^* \right| \end{aligned} \quad 7-i-12$$

ただし、 $\mu^* = \beta dT/dT$  を用いた。ビーグ温度では式(7-i-12)の両辺は等しいので、不等式はもちろん成立しない。式(4-i-19)と、式(7-i-7)と同様に  $T \approx kT^2 \mu^* / E_a \beta$  を用いれば、式(7-i-12)は次のよう書き換くことができる。

$$1 \gg T \left| \frac{2g_2}{g_1} \right| \quad 7-i-13$$

ビーグに応する温度を  $T_m$  とすると、 $g_1$  と  $g_2$  が異符号のときは

$$T_m \approx \left| \left( \frac{2g_2}{g_1} \right)^{-1} \right| \quad 7-i-14$$

$$\begin{array}{c} T^2 \quad T \\ \hline \frac{T_m^2}{T^2} \quad \frac{T}{g_1} \\ \hline \frac{1}{8g_2} \end{array}$$

$$\Delta \frac{T_m^2}{T^2} \delta$$

## 反転現象

電荷分布を算出した所でも述べて下さい。高温で電圧印加する事により、絶縁体中に過剰電荷が発生するが、コロナ放電などにより過剰電荷を供給し、その後降温して熱制激電流を測定すると、通常期待される印加電圧と逆方向の電流の他に、同方向の電流が観測される。このような現象は多數報告されており。さらに、等温の放電電流の測定の場合にも観測されている。このような特異な反転現象に対し、いくつかの機構が提案されている、それらについて観察するとしてしよう。

### 1) 通常注入電荷は右図のようく $x=0$ を注入電極

とした時、注入電極から離れるに従って減少

すると考えられている。Van Turnhout,

T. Mizutani, Samoc 等によれば、注入電

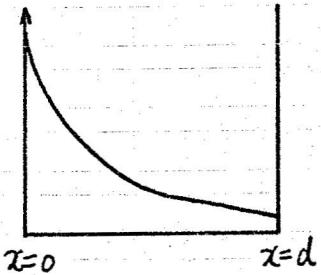
極が、部分的に blocking であれば、通常の

放電電流と逆方向の特異な電流が流れ。これは定量的に次のように

表現する事ができる。電荷の拡散係数を  $D$ 、拡散による電流の寄与を  $I_D$  とすれば

$$I_D = -\frac{D}{\alpha} (P_{(0)} - P_{(d)})$$

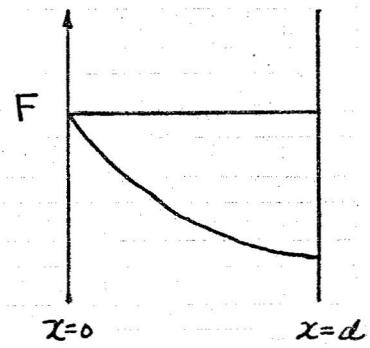
ここで電荷は電子であるとい。  $P$  は正に取っている。従って、拡散効果は上述のような分布では、特異な電流に寄与する。



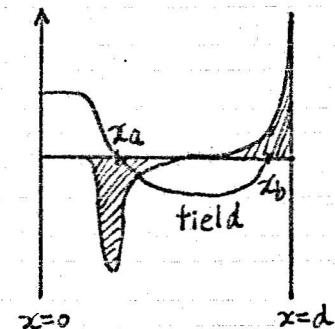
$x=0 \quad x=d$

### 2) G. Sawa 等によれば、注入電荷は上述のような分布をとるが、電荷はトラップされる。いくらかの電荷は深くトラップされ、他の電荷は浅くトラップされる。放電電流には主に浅くトラップされた電荷の熱励起によって生ずると考えられる。浅いトラップに捕獲された電子数が $x=d$ 近くよりも $x=0$ 近く方が多ければ、この時の電流は通常観測される方向となる。逆に、 $x=d$ 近くの電子数が多いとすれば、このときの電流は特異な方向を持つことになる。電圧印加して、電子注入する

場合、試料内の電界分布は、右図のようになるとさうである。このように  $x=d$  と  $x=0$  はとも高電界とされているため、field-assisted trapping が仮定されれば、高電界領域では浅いトラップの実効的障壁は低くなり、捕獲断面積は増大してトラップに捕えられる電子の割合は増大する。従って、前述のようなくトラップ電子分布が可能となる。



- 3) B. Gross は、Borosilicate Glass を電子線を照射し、その TSC を測定した。TSC は反転現象を示したが、試料ガラスの厚さが、1.75 cm と厚かったため、ガラスをしないに削る事により電荷分布を直接測定し右図のような結果を得た。ここで、斜線の部分は空間電荷を示し、実線は電界を示している。電荷は上向きを正に取っている。 $x=0$  の面が照射面であり負電荷は照射された電子を示している。正電荷は、電子の注入と共に  $x=d$  から注入された正電荷を示している。 $x=0$  から  $x=x_a$ までの負電荷、及び  $x=x_b$  から  $x=d$  までの正電荷は、各自最近電極へ進行し、通常の放電電流を与える。一方  $x=x_a$  と  $x=x_b$  の中間の正負電荷は、中心に向かって進み反転電流を生える。



上に述べた 3 つの機構の内(1)(2)では单一電荷を考えており、またその空間的分布はいずれも単調な函数である。前章で述べたように、実際の反転電流を含む TSC ガラ分布を求めるには、単調な函数にはならぬが、一般に、注入空間電荷の分布が距離に與し単調であるとの想定となつてゐるのは、空間電荷制限電流の理論による考察であり、それから得られる電圧-電流特性は、実験的

にかなり調べられているとはいえる。電荷分布そのものに関する実験的検証は、ほとんど無い事は注意しなくてはならない。前章で示した実験結果と関連して次の事は重要である。すなわち、オ1点として右図のよう $\bar{x}$ が $d/2$ を越える事、さらに $\bar{x}=d/2$ となる温度と、TSCの反転の起こる温度が、ほとんど一致する事である。単なる单調分布では、 $\bar{x}$ が $d/2$ を越える事がない事は明らかである。 $\bar{x}=d/2$ の温度とTSCの反転温度が一致することは、前章にも示したよう。

$$I = \frac{\mu^*}{2d\varepsilon} Q^2 \left(1 - 2\frac{\bar{x}}{d}\right)$$

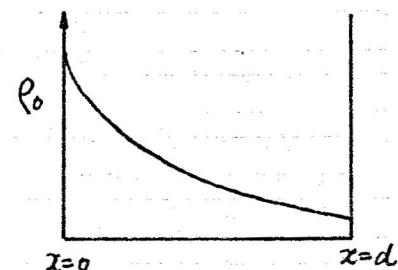
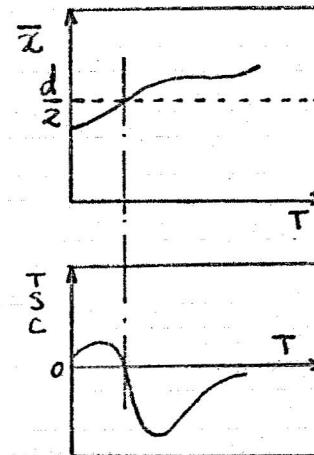
なる関係が成立している事を示唆しているようと思える。ここでは、反転現象を常に上のような元の性質と共に考えれば、(1)(2)のような機構は元の振舞いを説明するとはできない。また(3)のような両極電荷の注入を单一電荷の注入から区別する事は容易でないが、前章に示した場合には、いくらかの実験的証拠により单一電荷の注入と考えるのが妥当である事が示されていく。以下では单一電荷の注入に議論を限る事にする。

注入電荷の分布が、右図のよう $\bar{x}$ 、単調であるときに、電流の反転が起らぬい。すなわち、平均注入距離 $\bar{x}$ が常に $d/2$ より小さい事は直観的には、ほとんど明らかであるが、下のように解析的に示すことができる。

$$\Psi = F_0(x + \Psi \tau + \int_0^\tau g d\tau)$$

$$\frac{\partial \Psi}{\partial x} = -\frac{\rho}{\varepsilon}$$

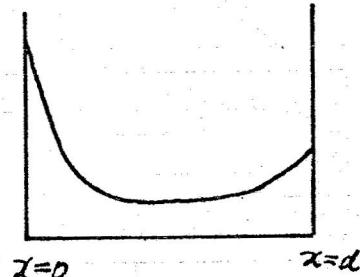
であるから、オ1の関係式を両辺 $x$ につき微分して整理すれば、初期の電荷分布を $P_0(x)$ として



$$P(x, \tau) = \frac{P_0(x + \psi\tau + \int_0^\tau g d\tau)}{1 + \frac{1}{\varepsilon} \tau P_0(x + \psi\tau + \int_0^\tau g d\tau)}$$

これから分かるように、 $P_0$ が単調減少ならば  $P$  も減少関数である。従って、初期電荷分布が単調ならば、反転は起こらない。

反転が起こるためには、右図のようだ。単調でない電荷分布を仮定する必要がある。しかし、このような電荷分布がどのような機構によって、形成されるかは、定常状態の空間電荷制限電流の考え方からは理解されない。しかし、本論文で用いた色々な仮定は空間電荷制限電流の理論の考え方と同様の根拠を持つものであるから、その点の誤解をどのように取つて行くかは大きな問題である。



## 結 言

本論文では、注入電荷の緩和過程について述べた。それらについて得られた結果、及び今後の問題点について下に列記する。

- 1) トランプの存在しない場合に電荷の運動を記述する方程式が、適当な変換によって shallow and fast trap 及び deep and slow trap が存在し、かつ後者は初期に空間的に一様に満たされている場合に拡張された。又、Ohmic conduction を考えて同様の変換が成立する事が示された。
- 2) これにおいて得られたいくつかの偏微分方程式は、流れ度数 $\psi$ を導入することにより、常微分方程式に変形された。その結果、解析的ならびに数值的取り扱いが非常に容易になった。
- 3) TSCの高溫側、低溫側における振舞いを、時間変数 $\tau$ について級数展開する事により調べ。低溫では  $I(\tau) = \mu^*(\tau) (g_1 + 2g_2\tau)$  となり、高溫では  $I(\tau) \approx \mu^*(\tau) \cdot A / (\tau + e_0)^4$  :  $A = \text{const}$  となる事が分かった。
- 4) 空間電荷制限電流の際に生ずる電荷分布、矩形分布について、解析的な解を求めた。
- 5) 解析解の他に、指数分布と微弱エネルギー分布についてTSCを数值的に計算し、電荷分布のTSCにおける影響について調べた。(第6章のまとめを参照のこと)
- 6) TSCにより物理定数(活性化エネルギーなど)を求める方法として Initial rise 法を検討し、新たに Tail 法を提案した。ポリエチレンの電圧注入のTSCに適用し、活性化エネルギーとして 0.54eV の値を得た。
- 7) TSCを用いて電荷分布を決定する方法を示し、ポリエチレンの実験結果を応用した。またTSCの反転現象が、電荷分布が単極でない場合に可能である事を示した。

今後の課題として

- 1) トランジストの種類、kinetics に関する制限をゆくめの事。
- 2) トランジスト電荷の空間的分布をも考慮に入れる事。
- 3) 本論文で導かれた常微分方程式が解析的に解ける場合をより豊富に取る事。
- 4) 電荷の運動に関連して、拡散の影響を取り入れる事。
- 5) 界面における電荷の交換についてより詳細な注意をはらう事。
- 6) Poole-Frenkel 効果など bulk の影響を考慮する事。
- 7) TSC を発生する種々な要因（双極子効極、注入電荷、イオン効極、など）と互に区別する方法を開拓する事。
- 8) 電荷分布の決定法、及び得られた分布について実験的、理論的検討を加える事。
- 9) 色々な時間依存性を持つ電圧を印加した時の熱刺激電流について調べ、どのような情報が得られるか検討する事。
- 10) 両極電荷の存在する場合について調べる事。

任意の初期電荷分布について、TSCを数値的に計算すること

本文で示すように、絶縁体内の電荷の運動は通常いくつかの偏微分方程式によって記述される。偏微分方程式は、微分を適当な差分に置き換える事により数値的に解く事ができる。しかし、流れ出数 $\Psi$ を導入する事により、問題の偏微分方程式は、連立常微分方程式の初期値問題に変換された。周知のように、連立常微分方程式は Runge - kutta - Gill 法などにより簡単に数値積分でも計算の能率、安定性、又解析的な見とおしの良さなどから、偏微分方程式よりはるかに取り扱いに便利である。基本方程式を書くと、

$$\frac{dg}{d\tau} = \frac{1}{2d} (\Psi_0 - \Psi_d) (\Psi_0 + \Psi_d + 2g)$$

$$\frac{d\Psi_0}{d\tau} = - \frac{\Psi_0 + g}{\tau + U(\Psi_0)}$$

$$\frac{d\Psi_d}{d\tau} = - \frac{\Psi_d + g}{\tau + U(\Psi_d)}$$

$$U(\Psi) = - 1 / F_0' (F_0^{-1}(\Psi))$$

$$\Psi_0(0) = F_0(0), \quad \Psi_d(0) = F_0(d), \quad g(0) = 0$$

となる事から、数値積分において必要な事は、 $U(\Psi)$  の実数形を具体的に与える事である。 $U(\Psi)$  は、初期電荷密度の大至の逆数で、初期電界が  $\Psi$  となる点において求める実数であり、常に正の量である。ただし、誘電率の因子だけ異なる。このように、 $U(\Psi)$  は初期電荷分布が分かれれば原理的には、計算できるものである。以下、いくつかの簡単な電荷分布の場合に、 $U(\Psi)$  が実際にどのように表わされるか見て行くことにする。

### 1) 指数分布

$$\rho(x) = b e^{-\frac{x}{d} a}$$

この電荷分布は右図のような分布を表わし、 $a$ はその片寄りの程度を表わすパラメータである。

$$Q_{\text{total}} = \int_0^d p(x) dx = \frac{db}{a} (1 - e^{-a})$$

$$\bar{x} = \frac{1}{Q_{\text{total}}} \int_0^d x p(x) dx = \frac{d}{a} - \frac{d}{e^a - 1}$$

$$F_0(x) = \frac{db}{a\varepsilon} e^{-\frac{x}{a\varepsilon} a} - \frac{db}{a^2\varepsilon} (1 - e^{-a})$$

$$F'_0(x) = -\frac{b}{\varepsilon} e^{-\frac{x}{a\varepsilon} a}$$

などとわかるから

$$U(\psi) = -\frac{1}{F'_0(F_0^{-1}(\psi))} = \frac{1}{\frac{a}{d}\psi + \frac{b}{a\varepsilon}(1 - e^{-a})}$$

と表わせる。

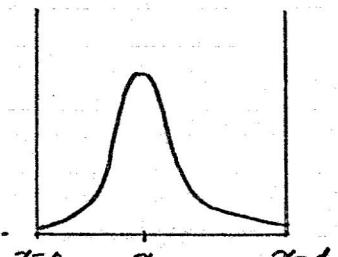
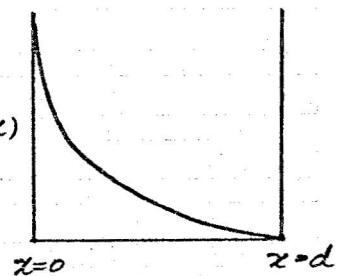
## 2) マイケルミ分布

$$p(x) = \frac{b}{(1 + \exp(a\frac{x-x_0}{d}))(1 + \exp(a\frac{x_0-x}{d}))}$$

この分布は右図のようく、 $x=x_0$ に最大をもつて分布であり、形式的にマケルミ分布函数の微分に等しいので、上に示したのと呼ぶこととする。

$$p(x) = \frac{d}{a} \frac{d}{dx} \frac{b}{1 + \exp(a\frac{x_0-x}{d})}$$

$$F_0(x) = -\frac{db}{a\varepsilon} \frac{1}{1 + \exp(a\frac{x_0-x}{d})} + \frac{db}{a^2\varepsilon} \ln \frac{1 + \exp(a\frac{d-x_0}{d})}{1 + \exp(a\frac{-x_0}{d})}$$



$$Q_{\text{total}} = \frac{db}{a} \left[ \frac{1}{1 + \exp(a \frac{x_0 - d}{d})} - \frac{1}{1 + \exp(a \frac{x_0}{d})} \right]$$

$$\bar{x} = d - \frac{\frac{1}{1 + \exp(a \frac{x_0 - d}{d})} - \frac{1}{a} \ln \frac{1 + \exp(a \frac{d - x_0}{d})}{1 + \exp(-a \frac{x_0}{d})}}{\frac{1}{1 + \exp(a \frac{x_0 - d}{d})} - \frac{1}{1 + \exp(a \frac{x_0}{d})}}$$

これが証明された

$$\lim_{a \rightarrow \infty} \bar{x} = x_0$$

$$U(\psi) = \frac{\varepsilon}{b} \frac{1}{(1 - c + \frac{a\varepsilon}{db}\psi)(c - \frac{a\varepsilon}{db}\psi)}$$

ででく

$$c = \frac{1}{a} \ln \frac{1 + \exp(a \frac{d - x_0}{d})}{1 + \exp(a \frac{-x_0}{d})}$$

次回は移動度の活性化エネルギーがT.S.C.における効果について述べて、  
その計算では

$$\mu^* = 10^{-16} \exp\left(\frac{E_a}{kT_0} - \frac{E_a}{kT}\right)$$

$$T_0 = 180 \text{ K} \quad E_a = 0.4, 0.5, 0.6 \text{ eV}$$

という形について考えた。浅いトラップが存在する場合には

$$\mu^* = \frac{\mu(T)}{1 + \theta^{-1}}$$

$$\mu(T) = \mu_0 e^{-\frac{W}{kT}} \quad , \quad \theta^{-1} = \frac{N_s}{N_c} e^{(\Delta E)/kT}$$

$\Delta E$  はトラップレベルと伝導帯のエネルギーの差、という形になる事を前に示したが、最後とも重要な事は、TSCは

$$\tau = \frac{1}{\beta} \int_{T_0}^T \mu^* dT$$

という量にだけ関係しているから、適当な条件の下に計算しておけば、任意の  $\mu^*$  についてTSCを求める事は容易である。という事である。

最初に示した形を仮定すれば、一定温度でのては  $E_a$  の増加とともに増加する従って、  $E_a$  を増加すれば TSC はしだいに低温側に移動して来る。また同時に  $\mu^*$  の変化は  $E_a$  の増加に従って急激になるため、TSC スペクトルの幅はしだいに減少していく。明らかに、TSC を積分した量は、 $E_a$  の変化によらないから、TSC のピーク電流は、増加して、ピークは遅くはってくる。

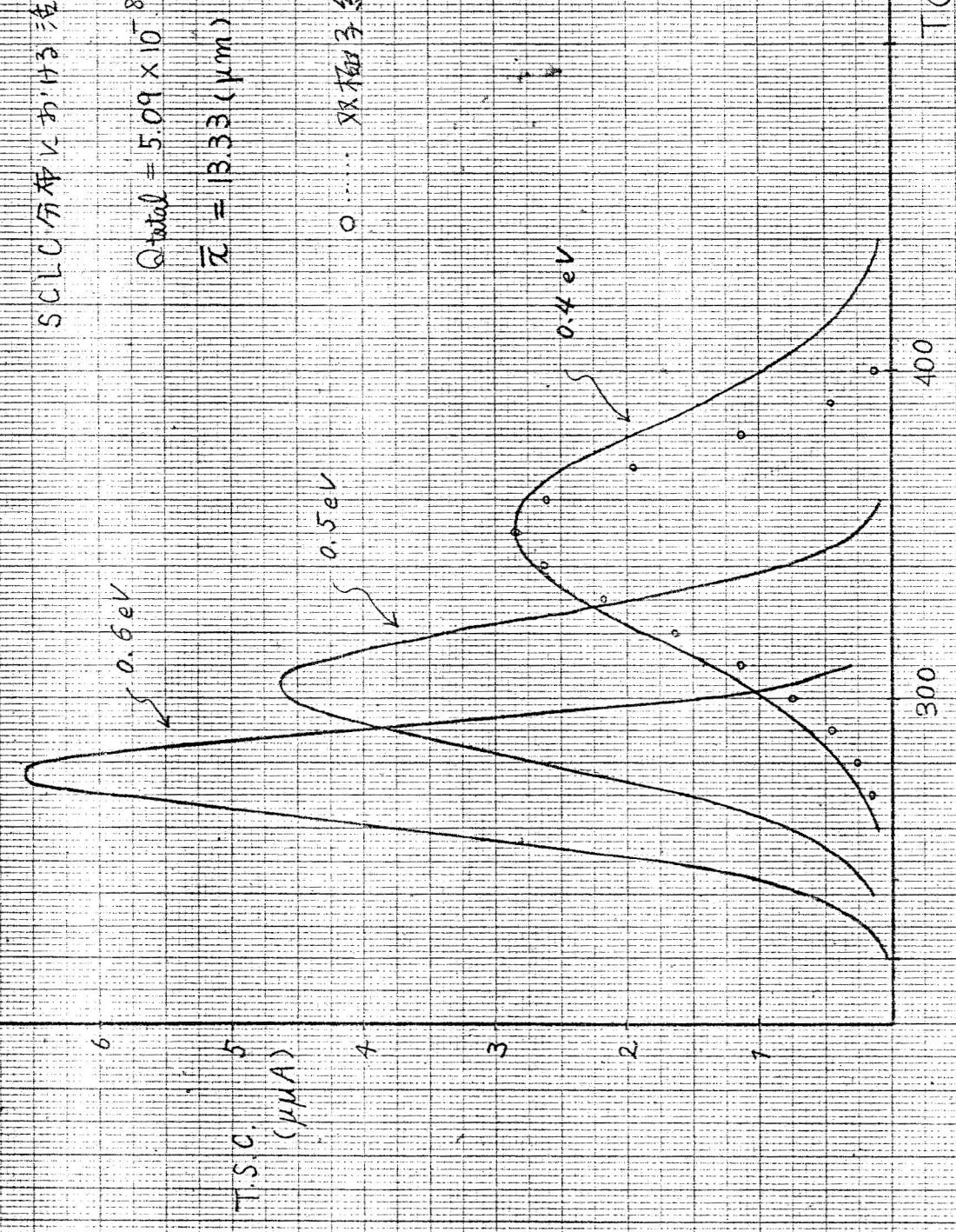
112

## SCLC 分布における活性化エネルギーの効果

$$Q_{total} = 5.09 \times 10^{-8} \text{ (c/cm}^2)$$

$$\bar{\pi} = 13.33 \text{ (\mu m)}$$

0 --- X 種類 3 総和



電導率 $\sigma$ 、深さ $t$ での電荷 $nd$ の影響について。

$$\tau = \int_0^t \mu^* \exp \left[ -\frac{1}{\varepsilon} \int_0^{t'} (\sigma - \mu^* n d) dt'' \right] dt'$$

であり、 $\rho^*$ ,  $F^*$  等は、 $\tau$ を用いて書かれる。ここで誘電緩和時間 $\tau_R$ は

$$\tau_R = \frac{\varepsilon}{\sigma}$$

により定義される。従って電導率 $\sigma$ の効果は誘電緩和時間と併して現れる。

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

と書ける事が多いので、この式のEXP中の $\alpha$ に関する部分は、

$$-\frac{\sigma_0}{\varepsilon} \int_0^t \exp \left( -\frac{W_c}{kT} \right) dt$$

であり、熱測定では、 $T = T_0 + \beta t$  と表され、 $\beta$ は昇温率と呼ばれる定数、 $T_0$ は初期温度である。一般に  $W_c/kT \gg 1$  となる場合が多いので、

$$\begin{aligned} -\frac{\sigma_0}{\varepsilon} \int_0^t \exp \left( -\frac{W_c}{kT} \right) dt &\simeq -\frac{kT^2}{\varepsilon \beta W_c} \sigma_0 \exp \left( -\frac{W_c}{kT} \right) \\ &= -\frac{kT^2}{\varepsilon \beta W_c} \sigma(T) \end{aligned}$$

これを評価するため、 $T \sim 300\text{ K}$ ,  $\sigma \sim 10^{-16}/\text{cm}$ ,  $\varepsilon \sim 2 \times 10^{-13}\text{ F/cm}$

$W_c/kT \sim 20$ ,  $\beta \sim 0.1\text{ K/s}$  とすれば

$$-\frac{kT^2}{\varepsilon \beta W_c} \sigma \sim 0.075$$

従って、 $\alpha$ からの寄与は、無視する事ができる。この事は、絶縁体では普通誘電緩和による過剰電荷の消散が他の緩和によるものに比較して遅いという事実に対応している。

次に  $n_d$  の効果について考える。

$$I(t) = \varepsilon \mu^* \exp \left[ \frac{2e}{\varepsilon} \int_0^t \mu^* n_d dt \right] \frac{d\phi}{dt}$$

$$\tau = \int_0^t \mu^* \exp \left[ \frac{e}{\varepsilon} \int_0^{t'} \mu^* n_d dt'' \right] dt'$$

$$\frac{dn_d}{dt} = -\frac{n_d}{\tau}.$$

であるからつまり温度を一定にして時、 $n_d(0)$  の増加に伴って  $\tau$  は増加する。その増加の程度を評価するため、 $T_0 \rightarrow \infty$  として限界を設定する。このとき

であるから

$$n_d(t) = n_d(0)$$

$$\tau = \frac{\varepsilon}{e n_d(0)} \left( e^{\frac{en_d(0)}{\varepsilon} \int_0^t \mu^* dt} - 1 \right)$$

となる。これから  $n_d(0)$  が小さいか、又は、 $t$  が小さい時には、

$$\tau \sim \int_0^t \mu^* dt$$

となり、深リトラップの影響は現れず。このような表現が許されない限界は、

$$\frac{e}{\varepsilon} \int_0^t \mu^* n_d dt \sim 1$$

ここで、T.S.C. のビードラフは、内部の過剰電荷の総移動距離が、試料厚の程度になっていた時と考えられる。また、電荷の駆動力は、自己電界のみであるからその大きさを、総電荷量  $Q_T$  を用いて

$$E_m \sim \frac{Q_T}{\varepsilon}$$

とし、ここで総移動距離とは次のよう評価できる

$$x \sim \frac{1}{\varepsilon} \int_0^t \mu^* Q_T dt$$

これが "x~d" となる時間もがピーカー時間と考えられる。  $Q_T/d$  は電荷密度の程度の量であるから、常に  $x~d$  より大きくなる。

$$\frac{e}{\varepsilon} \int_0^t \mu^* n d dt < \frac{1}{\varepsilon} \int_0^t \mu^* \frac{Q_T}{d} dt$$

となる事から、T.S.C. のピーカーより以前においては、T.S.C. スペクトルは、あたかも、深リトラップが存在しなりかのように振舞う事が分かる。

ピーカー以後において、 $nd$  の影響が現れるしかでは、次に T.S.C. の漸近的振舞を調べてから言及する。

