平成 31 年度大学院博士前期課程入学試験

大阪大学大学院工学研究科 電気電子情報工学専攻

専門科目試験問題

(電気工学コース)

(実施時間 14:00 ~ 16:00)

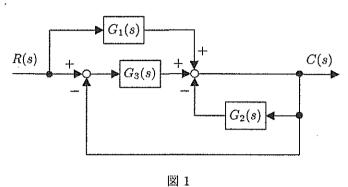
【注 意 事 項】

- 1. 問題用紙は、この表紙や白紙を除いて31ページある。解答開始の指示があるまで開いてはいけない、解答開始後、落丁や不鮮明な箇所等があった場合は、手を挙げて監督者にその旨を伝えること。
- 2. 試験問題は、①「制御工学」、②「パワーエレクトロニクスと電気機器」、③「電磁気工学 1」、「電磁気工学 2」、④「量子電子物性 1」、「量子電子物性 2」、「量子電子物性 3」、「量子電子物性 4」、及び、⑤「信号処理」、の全部で 5分野(①~⑤)9 題あり、この順番に綴じられている。この 5分野(①~⑤)9 題のなかから 2分野以上 3 題を選択し解答すること。
- 3. 解答開始前に、別紙の「専門科目試験問題選択票」に記載の注意事項も読んでおくこと.
- 4. 問題用紙は持ち帰ってもよい.

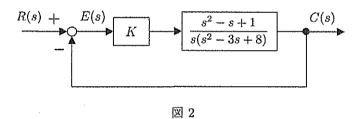
【制御工学】解答は、白色(1番)の解答用紙に記入すること。

以下の問1~問3に答えよ.

問 1 図 1 のブロック線図において,R(s) から C(s) までの伝達関数を $G_1(s)$, $G_2(s)$, $G_3(s)$ を用いて表せ.



問 2 図 2 のフィードバックシステムについて、以下の問いに答えよ、ただし、K は実数値をとるゲインであり、R(s)、C(s) はそれぞれ時間関数 r(t)、c(t) $(t \ge 0)$ のラプラス変換を表す、また、E(s) は e(t) = r(t) - c(t) $(t \ge 0)$ のラプラス変換を表す。



- (i) R(s) から E(s) までの伝達関数が安定となるための K に関する必要十分条件を求めよ.
- (ii) K=5 としたとき, r(t)=t $(t\geq 0)$ なる単位ランプ入力に対する定常偏差 $\lim_{t\to\infty}e(t)$ を求めよ.
- (iii) K=5としたとき,フィードバックシステムの開ループ伝達関数 L(s) に対する位相 $\angle L(j\omega)$ の角周波数 ω に関する漸近値 $\lim_{\omega \to 0} \angle L(j\omega)$ と $\lim_{\omega \to \infty} \angle L(j\omega)$ をそれぞれ求めよ.ただし,j は虚数単位を表し, $\angle L(j\omega)$ は $L(j\omega)$ の偏角を表す.
- (iv) K の値を 0 から ∞ へと変化させたときのフィードバックシステムの根軌跡において、無限遠点へ発散しない軌跡が存在する。無限遠点へ発散しない軌跡の終点の座標をすべて求めよ。

問3次式の状態方程式と出力方程式で与えられる線形時不変システムについて、以下の問いに答えよ、

$$\frac{dx(t)}{dt} = Ax(t) + bu(t), \quad y(t) = cx(t)$$

ただし, 係数行列と係数ベクトルは

$$A = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 3 & 2 \end{bmatrix}, \quad b = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}, \quad c = \begin{bmatrix} 2 & 1 \end{bmatrix}$$

で与えられ、 $x(t) = \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{bmatrix}$ は状態変数ベクトル、u(t) は入力変数、y(t) は出力変数である.

- (i) このシステムの可制御性行列を求めよ.
- (ii) このシステムを可制御正準システムに変換せよ.
- (iii) 行列指数関数 $e^{(A-2bc)t}$ を求めよ.
- (iv) 入力 $u(t) = -2y(t) + te^{-t}$ $(t \ge 0)$ に対する出力 y(t) $(t \ge 0)$ を求めよ、ただし、初期状態 は $x_1(0) = 0$, $x_2(0) = 0$ とする、
- (v) k を正の実数値とし,入力 u(t) = -ky(t) ($t \ge 0$) を施した出力フィードバックシステムを考える.この出力フィードバックシステムの極の実部が $-\frac{1}{2}$ 未満となるための k に関する必要十分条件を求めよ.

専門用語の英訳

ブロック線図 伝達関数

フィードバックシステム

ゲイン

ラプラス変換

安定

必要十分条件

単位ランプ入力 定常偏差

開ループ伝達関数

位相

角周波数 漸近值 虚数単位 偏角

根軌跡 無限遠点

終点

線形時不変システム

状態方程式 出力方程式 係数行列 係数ベクトル 状態変数ベクトル

入力変数 出力変数 可制御性行列

可制御正準システム

行列指数関数

出力フィードバックシステム

極

block diagram transfer function feedback system

gain

Laplace transform

stable

necessary and sufficient condition

unit ramp input steady-state error

open-loop transfer function

phase

angular frequency asymptotic value imaginary unit argument root locus point at infinity end point

linear time-invariant system

state equation output equation coefficient matrix coefficient vector state variable vector

input variable output variable controllability matrix

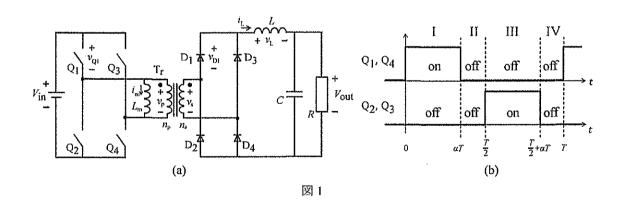
controllable canonical system matrix exponential function output feedback system

pole

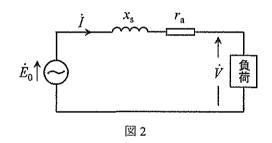
【パワーエレクトロニクスと電気機器】解答は、赤色(2番)の解答用紙に記入すること.

以下の問1, 問2に答えよ.

- 問1 図1(a) にフルブリッジ型 DC-DC コンバータの回路を示す。回路は、スイッチ $Q_1 \sim Q_4$ 、ダイオード $D_1 \sim D_4$ 、変圧器 T_r 、インダクタ L、キャパシタ C、負荷抵抗 R から構成され、各素子は理想素子である。入力電圧を V_{in} 、出力電圧を V_{out} とし、C は V_{out} の変動を無視できるほど十分大きい。 L_m は T_r の励磁インダクタンスを表しており、漏れインダクタンスは無視できるものとする。 n_p 、 n_s はそれぞれ T_r の一次巻線と二次巻線の巻数を表している。また、Q のスイッチング周期を T_r 通流率を α ($0 < \alpha < 0.5$)で表し、図1(b) に示すようなオンオフ動作を行うとする。インダクタ電流 i が零になる期間が無い電流連続導通モードで回路が周期定常動作する場合について、以下の問いに答えよ。
 - (i) 図 1(b) に示す期間 I($0 \le t \le \alpha T$) における $T_r の$ 一次巻線電圧 ν_p , 二次巻線電圧 ν_s , インダクタ電圧 ν_t , および i_t の変化量 Δi_t をそれぞれ α , T, L, n_p , n_s , V_{in} , V_{out} の中から必要なものを用いて表せ.
- (ii) 図 I (b) に示す期間 II ($\alpha T \le t \le \frac{T}{2}$) における ν_L , および i_L の変化量 Δi_L をそれぞれ α , T, L, $V_{\rm out}$ の中から必要なものを用いて表せ.
- (iii) 図 I(b) に示す期間 $III(\frac{T}{2} \le t \le \frac{T}{2} + \alpha T)$ における励磁電流について、 α 、T、 L_m 、 V_{in} を用いて時間 t の 関数 $i_m(t)$ として表せ.
- (iv) 周期定常状態における $V_{\rm out}$ を, $n_{\rm p}$, $n_{\rm s}$, $V_{\rm in}$, α を用いて表せ.
- (v) v_s , D_1 の電圧 v_{D1} , Q_1 の電圧 v_{Q1} , および i. の各波形の概形を、図 1 (b) に示す期間 $I \sim IV$ に対応させて描け、振幅がわかるようにそれぞれ最大値、最小値をあわせて示すこと、ただし、i. については最小値を i_{Lmin} とおき、これを用いて最大値を表せ、



- 問2 非突極型(円筒型)三相同期発電機の一相分の等価回路を図2に示す。同図において、 x_s を同期リアクタンス、 r_a を電機子巻線抵抗、 \dot{E}_o を公称誘導起電力、 \dot{V} を端子電圧(相電圧)、 \dot{I} を電機子電流とする。以下の問いに答えよ。
 - (i) 同期発電機の電機子反作用では、電機子電流が流れることによって誘導起電力が公称誘導起電力から変化する。電機子電流が流れることにより誘導起電力が変化する理由を簡単に説明せよ。
- (ii) 接続する負荷が力率 $\cos\theta$ の遅れ負荷の場合と進み負荷の場合について、それぞれベクトル図を描け、ただし、 \dot{E}_0 、 \dot{V} 、 \dot{I} の関係がわかるように描き、力率角 θ と内部相差角 δ も図示せよ.
- (iii) 負荷に供給される有効電力 (三相分) および無効電力 (三相分) を, E_0 , V, x_s , r_a , δ を用いて それぞれ表せ. ただし, 遅れの無効電力 (誘導性) を正とする. さらに, $r_a \ll x_s$ として r_a を無視したとき, 有効電力 (三相分) が最大となる δ を求めよ.
- (iv) 同期発電機は三相交流電圧を電機子巻線に印加することにより電動機としても動作する. 印加する 三相交流電圧の周波数を f とすると、同期速度を極対数 p と f を用いて表せ、また、r を無視した とき、三相分のトルクを、 E_0 、V, x_a , δ 、p, f を用いて表せ.
- (v) 停止している同期電動機が始動時にトルクを得るための方法として,回転子に施した制動巻線を用いる方法がある.制動巻線を用いて始動トルクが得られる理由を簡単に説明せよ.



専門用語の英訳

フルブリッジ型 DC-DC コンバータ

full-bridge DC-DC converter

ダイオード

diode

変圧器

transformer

負荷抵抗

load resistor

入力電圧

input voltage

出力電圧

output voltage

励磁インダクタンス

Juspus Tollings

漏れインダクタンス

magnetizing inductance leakage inductance

周期

period

通流率

電流連続導通モード

duty ratio

地心,还称10年月11

continuous conduction mode

周期定常動作

periodic steady-state operation

励磁電流

magnetizing current

波形

waveform

振幅

amplitude

非突極型(円筒型)三相同期発電機

non-salient pole (cylindrical rotor) three-phase synchronous generator

等価回路

equivalent circuit

同期リアクタンス

synchronous reactance

電機子卷線抵抗

armature winding resistance

公称誘導起電力

nominal induced electromotive force

端子電圧(相電圧)

terminal voltage (phase voltage)

電機子電流

armature current

電機子反作用

armature reaction

電機子漏れリアクタンス

armature leakage reactance

力率

power factor

力率角

power factor angle

内部相差角

internal phase angle

有効電力 (三相分)

active power (three-phase)

無効電力 (三相分)

reactive power (three-phase) three phase AC voltage

三相交流電圧

armature winding

電機子巻線

motor

電動機 極対数

number of pole pairs

制動巻線

damper winding

同期電動機

synchronous motor

始動トルク

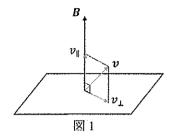
starting torque

【電磁気工学1】 解答は、黄色(3番)の解答用紙に記入すること.

問1~問3について答えよ.

問 1 以下の文章中(ア) ~ (ウ)に適切な文字式, (エ) に語句, および(オ) ~ (ケ)に数値をそれぞれ記入 せよ.

図 1 のように、質量 m、電荷 q をもつ粒子が、真空中において電界E=0、および一様な静磁界 B の電磁界中を速度vで運動しているものとする. 速度vは磁界Bに垂直方向の成分 v_1 と平行方向の成分 v_1 に分けることができる. また、|v|は光速に比べ十分小さく、相対論的な効果は無視する.



この粒子の運動方程式は、

$$m\frac{dv}{dt} = \boxed{(7)}$$

と表すことができる。また、この粒子の運動エネルギーをWとすると、この運動エネルギーは、磁界Bに垂直方向の成分 W_1 と平行方向の成分 W_2 の和となるため、

$$W = W_{\perp} + W_{\parallel} = \frac{1}{2} m v_{\perp}^{2} + \frac{1}{2} m v_{\parallel}^{2}$$
 (2)

と分けることができる.このとき, 荷電粒子は単純なサイクロトロン運動をし, その運動エネルギーの変化量は次式を満たす.

$$\frac{dW}{dt} = \frac{dW_{\perp}}{dt} + \frac{dW_{\parallel}}{dt} = 0 \tag{3}$$

ここで回転粒子の磁気モーメントの大きさ μを,

$$\mu \equiv \frac{W_{\perp}}{R} = \frac{\frac{1}{2}mv_{\perp}^2}{R} \tag{4}$$

と定義する. ここでBは磁界Bの大きさである.

つぎに、粒子のサイクロトロン周波数を ω_c とし、 $\partial B/\partial t \ll \omega_c B$ を満たしながら磁界をゆっくり変化させる。以降、磁界を変化させる場合はすべてこの条件を満たす。このときの垂直方向の運動エネルギーの変化量は、

$$\frac{dW_{\perp}}{dt} = \boxed{(1)}$$

となる. また、磁界に平行方向の運動エネルギーの変化量は、

$$\frac{dW_{\parallel}}{dt} = -\mu \frac{dB}{dt} \tag{6}$$

であることから、全運動エネルギーの変化量は、μを用いて表すと、

$$\frac{dW_{\perp}}{dt} + \frac{dW_{\parallel}}{dt} = \boxed{(\dot{\mathcal{D}})} = 0 \tag{7}$$

となる. この関係式は、磁気モーメント μ が (エ) されることを意味する.

ここで具体的に、磁界に平行方向の速度成分を持たない($\nu_{\parallel}=0$)、10 keVの陽子(1 eV = 1.6 × 10^{-19} J)が、一様な磁界 (B=0.1 T) の中を運動している場合を考える。このときの磁気モーメント μ は、

$$\mu = \boxed{(\cancel{x})} \boxed{J/T} \tag{8}$$

である。磁界を0.1 Tから1 Tへゆっくり変化させると陽子は次第に加速される。1 T になったときの陽子の運動エネルギーは、

$$W = \boxed{(\mathcal{D})}$$
 keV (9)

と求まる.

ここで陽子は別の十分重い重イオンと弾性衝突して $v_1^* = v_1^*$ となった。ここで上付き文字*は衝突後の速さを示す。その後、磁界はゆっくり変化し1 Tから0.1 Tに下がった場合を考える。この変化後の運動エネルギーを、磁界に平行方向の成分と垂直方向の成分に分け、それぞれ求めると、

$$W_{\parallel} = \boxed{(\ddagger)} \text{ keV} \tag{10}$$

$$W_{\perp} = \boxed{(2)} \text{ keV} \tag{11}$$

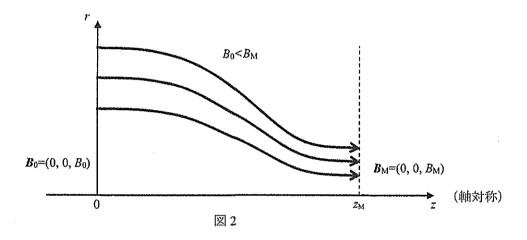
となる. よって最終的に陽子の運動エネルギーは,

$$W = \boxed{(f)} \text{ keV} \tag{12}$$

となる.

問2 式(3)で表されるように運動エネルギーが変化しない理由を簡潔に説明せよ.

問3 図 2 のような円柱座標系 $(r-\theta-z)$ 空間)において、磁力線は $z=z_M$ で絞られる磁気ミラー状に分布している. z=0と $z=z_M$ において、磁界はそれぞれ、 $B_0=(0,0,B_0)$ と $B_M=(0,0,B_M)$ であり、その間を磁界はなだらかに変化している. z=0の位置に、速度 $v_0=(v_{r_0},0,v_{z_0})$ 、磁気モーメント μ_0 の粒子がある. この粒子が移動して $z=z_M$ に到達したとき、速度 $v_M=(v_{r_M},0,v_{z_M})$ 、磁気モーメント μ_M となる. ここで粒子は反射されることから、粒子を閉じ込めることができる. その理由を説明せよ. ただし、電界はないと仮定する.



専門用語の英訳

運動方程式

磁気モーメント

サイクロトロン周波数

重イオン

磁力線

磁気ミラー

傷子

円柱座標系

equation of motion

magnetic moment

cyclotron frequency

heavy ion

magnetic field line

magnetic mirror

proton

cylindrical coordinate system

【電磁気工学2】解答は、水色(4番)の解答用紙に記入すること、

問 $1 \sim \mathbb{H} 6$ について答えよ、ただし、 $i = \sqrt{-1}$ とする、

プラズマ中へ入射された単波長平面波の電磁波の伝搬を考える.

問 1 電磁波の電界をE、磁界をBとすると、電磁誘導の式とアンペールの法則は、

$$\nabla \times E = -\frac{\partial}{\partial t}B\tag{1}$$

$$\nabla \times \frac{1}{\mu_0} B = j + \varepsilon_0 \frac{\partial}{\partial t} E \tag{2}$$

と与えられる。ただし、 μ_0 は真空の透磁率、 ϵ_0 は真空中の誘電率、jは電流密度である。

このとき, (1)式と(2)式から B を消去すると,

$$\nabla \times (\nabla \times E) = \boxed{(\mathcal{T})} \tag{3}$$

が得られる. (ア)に適切な文字式を答えよ.

問 2 電磁波の波数ベクトル k, と角周波数 ω を用いて、E, B, jを

$$E = E_1 \exp[i(\mathbf{k} \cdot \mathbf{r} - \omega t)] \tag{4}$$

$$B = B_1 \exp\left[i(k \cdot r - \omega t)\right] \tag{5}$$

$$j = j_1 \exp\left[i(k \cdot r - \omega t)\right] \tag{6}$$

と表す. ここで添字の 1 は 1 次の摂動を表し、r は座標ベクトルである. E, B はj に垂直とする. よって、式(3)を線形化すると、

$$j_1 = \boxed{ (?) } E_1 \tag{7}$$

が得られる. (イ)に適切な文字式を答えよ.

問3 電磁波の角周波数が大きく、プラズマ中のイオンが追随して動くことはないとすると、電流密度jは電子の速度 u_e に比例し、その摂動は、

$$j_1 = -en_0 u_{e1} \tag{8}$$

と表される. ここで、e は素電荷、noは電子の数密度である.

また,電子についての運動量保存則

$$m_{\rm e}n_0 \left[\frac{\partial u_{\rm e}}{\partial t} + (u_{\rm e} \cdot \nabla)u_{\rm e} \right] = -en_0 E \tag{9}$$

から、電子の速度 u_{s} の摂動が、

$$u_{e1} = (\dot{\mathcal{D}}) E_1$$
 (10)

と表される。ただし、 m_e は電子の質量である。式(8)と式(10)から、 j_1 と E_1 の関係を示すと、

$$j_1 = \boxed{ (x)} E_1 \tag{11}$$

となる. (ウ), (エ)に適切な文字式を答えよ.

問 4 式(7)と式(11)から \int_1 を消去し、 $E_1 \neq 0$ の解を持つ条件から電磁波の角周波数と波数の分散関係式を示せ、このとき、プラズマ周波数 ω_p を用いよ、

問5x軸に波数,y軸に角周波数をとり、プラズマ中の電磁波の分散関係を図示せよ.

間 6 下図のような干渉計を用いたプラズマ診断法について考える。光源から射出された角周波数 ω_1 を持つ電磁波がハーフミラー (HM) で光路 1 と光路 2 に分けられ、その後検出器に入射している。 両光路は共に真空であり、光路長は等しい。ここで、光路 1 にプラズマを挿入する。 プラズマは光路方向に厚さ 1 m を持つ十分に大きい平板プラズマであり、密度は一定で十分に低い、全反射ミラー (FM)は反射率を 100%とし、 HM は入射した光線の 50%を反射し、50%を透過する性質を持つとする。 検出器において観測される 2 つの波の位相差 $\Delta\phi$ は WKB 近似を用いると、光路の線積分を用いて、

$$\Delta \phi = \int (k_{\rm p} - k_0) dl \qquad (12)$$

と表される。lはプラズマの厚み方向の長さである。ここで、 $k_{\rm p}$ 、 $k_{\rm 0}$ はそれぞれ、プラズマ中、真空中での波数である。 $\omega_{\rm 1}\gg\omega_{\rm p}$ のとき、測定される位相差は光路 1 でのプラズマ電子密度と比例することを示せ、プラズマにおける衝突の効果は無視してよい。

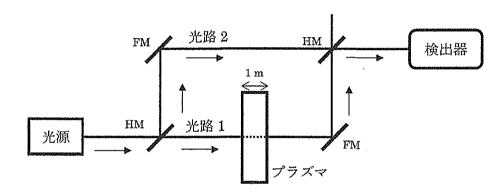


図 干渉計によるプラズマ密度の測定

専門用語の英訳

単波長平面波 single-wavelength planar wave 電磁誘導

electromagnetic induction

アンペールの法則 Ampère's law

透磁率 magnetic permeability

誘電率 permittivity 波数ベクトル wave vector 角周波数 angular frequency

摂動 perturbation 線形化 linearization

素電荷 elementary charge 数密度 number density

運動量保存則 law of conservation of momentum

分散関係 dispersion relation 干涉計 interferometer 位相差 phase difference

【量子電子物性1】 解答は、桃色(5番)の解答用紙に記入すること.

金属に関する次の文章を読み、下記の問いに答えよ、ただし、金属中の電子の質量をm、素電荷をe、ボルツマン定数を $k_{\rm b}$ 、プランク定数hを 2π で割った値を \hbar とする、

周期的境界条件が成り立つ一辺の長さがL(体積V)の立方体形状の金属の中にあるN 個の電子について,自由電子モデルを用いて考える.絶対零度において,自由電子密度 $n(=\frac{N}{V})$ とフェルミ波数 $k_{\rm F}$ の間には,以下の関係が成り立つ.

$$n = \frac{k_{\rm F}^3}{3\pi^2} \tag{1}$$

フェルミエネルギー $\epsilon_{
m F}$ は、 $k_{
m F}$ を使って

$$\mathcal{E}_{\Gamma} = []$$
 (2)

と書けるので、 n は次式で与えられる.

$$n = \frac{1}{3\pi^2} \left(\frac{2m}{\hbar^2}\right)^{\frac{3}{2}} \varepsilon_F^{\frac{3}{2}} \tag{3}$$

式(3)において、 ε_F を自由電子のエネルギー ε に置き換えると、 ε 以下の状態にある自由電子密度 $n(\varepsilon)$ が得られる. したがって、状態密度 $D(\varepsilon)$ は次式で与えられる.

$$D(\varepsilon) = \frac{dn(\varepsilon)}{d\varepsilon} = [②]$$
 (4)

これから、nは次式で与えられる。

$$n = \int_{0}^{r_{\rm F}} D(\varepsilon) d\varepsilon \tag{5}$$

状態密度 $D(\varepsilon)$ は、フェルミエネルギーにおける状態密度 $D(\varepsilon_{\rm F})$ を用いて、 $D(\varepsilon) = D(\varepsilon_{\rm F})(\varepsilon/\varepsilon_{\rm F})^{\frac{1}{2}}$ と書けるので、 $D(\varepsilon_{\rm F})$ は、n と $\varepsilon_{\rm F}$ を使って、次式のように簡単に表せる.

フェルミ温度 $T_{\rm F}$ よりも十分低い有限温度 T ($0 < T \ll T_{\rm F}$)では、電子の占有確率はフェルミーディラック関数

$$f(\varepsilon, T) = \frac{1}{\exp\left(\frac{\varepsilon - \varepsilon_{\rm F}}{k_{\rm B}T}\right) + 1} \tag{7}$$

で与えられ、温度 T を考慮した自由電子密度 $n(\varepsilon,T)$ は、 $\int_0^\infty \left(\begin{bmatrix} & & & & & \\ & & & & \end{bmatrix}\right) d\varepsilon$ で表される. なお、式(7)において、正確には $\varepsilon_{\rm F}$ ではなく化学ポテンシャルを用いるべきであるが、 $T \ll T_{\rm F}$ の条件では 殆ど同じであるとして $\varepsilon_{\rm F}$ を用いた.

次に、金属の熱伝導について考える。絶対零度では、フェルミーディラック関数 $f(\varepsilon,T)$ は、 $\varepsilon \le \varepsilon_F$ で [⑥] の値を持つ階段関数となる。有限温度 T ($0 < T \ll T_F$) では、 $f(\varepsilon,T)$ は $\varepsilon = \varepsilon_F$ の近傍で階段関数からずれる。そのエネルギー幅は、 ε_F の前後の $2k_BT$ 程度であり、 ε_F を中心に $4k_BT$ 程度の幅を持つ。すなわち、自由電子の昇温による温度変化においては、フェルミエネルギー付近のエネルギー幅 $4k_BT$ 程度の状態にある電子が熱的な影響を受ける。

このことを考慮して、低温度領域($0 < T \ll T_{\rm F}$)での単位体積あたりの電子比熱 $C_{\rm el}$ を計算すると、次式が得られる.

$$C_{el} = \int_0^\infty (\varepsilon - \varepsilon_{\rm F}) D(\varepsilon) \frac{\partial f(\varepsilon, T)}{\partial T} d\varepsilon = \frac{\pi^2}{3} D(\varepsilon_{\rm F}) k_{\rm B}^2 T \tag{8}$$

ここで、 $T \ll T_{\rm F}$ では電子密度が式(5)で近似できるものと仮定して、式(6)および $\varepsilon_{\rm F} = k_{\rm B}T_{\rm F}$ を用いると、 $C_{\rm el}$ は次式で表される.

自由電子の熱伝導率 K は、 C_{el} 、フェルミ速度 $v_{\rm F}$ 、散乱の緩和時間 τ の関数として、 $K=\frac{1}{3}C_{el}v_{\rm F}^2\tau$ で与えられる。これから、K は、 $\varepsilon_{\rm F}=\frac{1}{2}mv_{\rm F}^2$ および $\varepsilon_{\rm F}=k_{\rm B}T_{\rm F}$ を用いると n、 $k_{\rm B}$ 、T、m、 τ を使って、

と求まる.

一方, 自由電子の電気伝導率 σ は, n, e, m, τ を使って, 次式で与えられる.

$$\sigma = [\quad \textcircled{9} \quad] \tag{11}$$

したがって、Kと σ の間には、次式の関係が成り立つ。

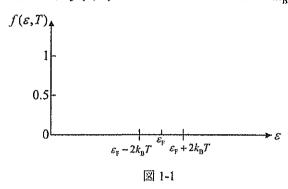
上式は、 $\frac{K}{\sigma}$ が温度に比例することを示している。この関係は、ヴィーデマンーフランツの法則として知られている。

問 1 文章中の空欄 [①] ~ [⑩] にあてはまる数式または数値を答えよ.

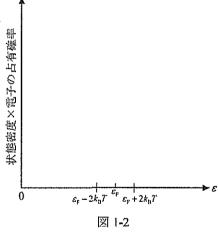
間 2 式(1)を導出せよ. 導出においては、自由電子の電子状態が、半径 $k_{\rm F}$ のフェルミ球の中で $k_{\rm x}$ 、 $k_{\rm y}$ 、 $k_{\rm z}$ 方向に $\frac{2\pi}{L}$ の周期で離散的に分布した波数空間の中の点の集まりとして表され、一つの電子状態にはスピンを考慮して 2 個の電子が占有されることを用いよ.

問 3 図 1-1 を解答用紙に転記し、有限温度T ($0 < T \ll T_{\rm F}$) におけるフェルミーディラック関数

 $f(\varepsilon,T)$ を電子のエネルギー ε の関数として図示せよ.次に、 $\frac{\partial f(\varepsilon,T)}{\partial \varepsilon}\Big|_{\varepsilon=c_{\mathrm{F}}}$ を求め、 $\varepsilon=\varepsilon_{\mathrm{F}}$ における接線の関数 $g(\varepsilon,T)$ を導け.さらに,この接線を同一グラフ上に描き, $g(\varepsilon,T)=1$ および $g(\varepsilon,T)=0$ となる ε の値から, $f(\varepsilon,T)$ が変化するエネルギー幅が $4k_{\mathrm{B}}T$ 程度であることを示せ.



問4 図 1-2 を解答用紙に転記し、絶対零度および $T=T_0$ (ただし、 $0 < T_0 \ll T_F$)における状態密度と電子の占有確率の積を電子のエネルギー ε の関数として図示せよ。ただし、絶対零度および $T=T_0$ での関数は、それぞれ実線および点線を使って同じ図に示すこと。次に、絶対零度から $T=T_0$ に昇温するとき、電子が熱的に励起される領域と電子が新たに占める領域を、図中に網掛けで示せ。



問 5 式(9)は、全ての自由電子のうち、わずか $\frac{T}{T_{\rm F}}$ (室温では \sim 0.01以下)の割合だけが熱エネルギーを吸収して励起されることを示している。この理由について、「フェルミ面」、「パウリの排他原理」をキーワードとして 100 宇以内で述べよ。

量子電子物性1 単語の英訳

金属: metal

質量: mass

素電荷: elementary chargeボルツマン定数 Boltzmann constant

プランク定数: Planck constant

周期的境界条件: periodic boundary condition

立方体: cube

自由電子: free electron

絶対零度:absolute zero temperature自由電子密度:density of free electrons

フェルミ波数: Fermi wavenumber

フェルミエネルギー:Fermi energy状態密度:density of statesフェルミ温度:Fermi temperature

有限温度: finite temperature

電子の占有確率: probability of electron occupation フェルミーディラック関数: Fermi-Dirac distribution function

化学ポテンシャル: chemical potential

階段関数: step function エネルギー幅: energy width

昇温:rising temperature単位体積あたり:per unit volume

電子比熱: electronic specific heat 執行道率: thermal conductivity

熱伝導率: thermal conductivity フェルミ速度: Fermi velocity

緩和時間:relaxation time電気伝導率:electrical conductivity

ヴィーデマンーフランツの法則: Wiedemann–Franz law

半径: radius

フェルミ球: Fermi sphere

周期: period 離散的に: discretely

波数空間: wavenumber space

点: point スピン: spin

転記: transcription

関数: function

接線: tangent line

積:product実線:solid line点線:dotted line

熱的に励起される: be excited thermally

領域: area

網掛け: hatching

フェルミ面: Fermi surface

パウリの排他原理: Pauli exclusion principle

【量子電子物性2】解答は、緑色(6番)の解答用紙に記入すること、

半導体に関する次の文章を読み、下記の問いに答えよ. ただし、ボルツマン定数を kg とする.

Ge や Si の単結晶の結晶構造は [②] 型構造であり、各原子の価電子は最近接原子と共有結合をしている。一つの Ge 原子に着目すると、そのまわりには [①] 個の価電子が存在して閉殻構造を形成しているとみなすことができ、これ以上電子を詰めることはできない、バンド理論から、この状態の電子は価電子帯を占有し、価電子帯は絶対零度では満ちたバンドとなっている。エネルギー幅 ε_g の禁制帯を隔ててそのエネルギー帯の上に空の伝導帯がある。温度が上昇するにつれて、価電子帯から伝導帯へと電子が熱的に励起される。この電子は価電子帯の正孔とともに電気伝導に寄与し、これらをキャリアと呼ぶ。ここで、キャリア 1 個の電荷量をqで表す。これまでに述べた半導体の場合、伝導帯の電子密度 n_0 と価電子帯の正孔密度 p_0 は [②] の関係式を満たしている。このような半導体を

半導体の性質は、添加した微量の不純物によって大きく変化する. 母体である半導体に電子を与える不純物を [⑤] と呼ぶ. Si に P を不純物として添加すると [③] 個の価電子のうち 4 個は Si との共有結合にあずかり、[④] 個は不純物原子の周りに緩く束縛される. この余剰電子は比較的簡単に熱的に励起され、キャリアとなって結晶中を動き回ることができる. 一方、B をドープした場合には、電子が [⑤] 個不足した状態になるので、正孔が [⑤] 個供給されることとなる. このような半導体を、[⑦] 半導体に対して、 [⑦] 半導体と呼ぶ.

ドリフト速度と電界の比例係数の絶対値で定義される。このキャリアの運動によってドリフト電流が流れる。ドリフト電流の電流密度 \mathbf{J} はドリフト速度 \mathbf{v}_{D} を用いて $\mathbf{J}=$ $\begin{bmatrix} & & & \\ & & \end{bmatrix}$ と書き表されるので、電気伝導率 σ_{O} は移動度 μ と|q|を用いて $\begin{bmatrix} & & \\ & & \end{bmatrix}$ となる。

半導体 A に、電界 E と磁東密度 B なる磁界を印加した場合を考える。キャリアのドリフト速度 \mathbf{v}_{D} の時間変化は、上記の散乱過程を考慮に入れて

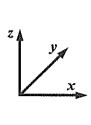
と書き表される。今、電界 $\mathbf{E}=(E_x,\ E_y,\ 0)$ と磁束密度 $\mathbf{B}=(0,\ 0,\ B_z)$ なる磁界を印加した場合を考える。定常状態では $\frac{d\mathbf{v}_{\mathrm{D}}}{dt}=0$ なので、 $\mathbf{v}_{\mathrm{D}}=(v_x,v_y,v_z)$ 、 $\omega=\frac{qB_z}{m^*}$ とおいて、 v_x と v_y を求め、 E_x と E_y の項に分けて書くと

$$v_x = \frac{q}{m^*} \{ ([\quad \textcircled{1} \quad]) \times E_x + ([\quad \textcircled{2} \quad]) \times E_y \}$$
 (2)

$$v_y = \frac{q}{m^*} \{ ([@]) \times (-E_x) + ([@]) \times E_y \}$$
 (3)

となる. 電流密度はJ=[⑧] で与えられるので、その成分 J_x 、 J_y が求まる.

- 問 1 文章中の空欄[⑦]~[②]にあてはまる語句を,空欄[①]~[⑫] にあてはまる数値,数式または関係式を答えよ.
- 間 2 [①] 半導体である Si の 300 K と 1,000 K での伝導帯の電子密度をそれぞれ 1×10¹⁰ cm⁻³, 1×10¹⁸ cm⁻³ とする. 文章中の[下線]のときの,300 K と 1,000 K での価電子帯の正孔密度を求めよ. その導出過程も書くこと. 答えは有効数字 1 桁で良い.
- 問 3 上の議論をもとにホール効果測定について考える。図 2-1 に示すように、試料(半導体 A)に対して、電流密度 J_x の直流電流をx 方向に一様に流し、 $(\omega \tau)^2 \ll 1$ を満たす磁束密度 B_z の一様な静磁界を z 方向に印加した。このとき、定常状態でy 方向にホール電界 E_y が発生した。
- (1) ホール抵抗 $R_{\rm H}=\frac{E_{\nu}}{J_x B_z}$ を,n を用いて表せ、その導出過程も書くこと、
- (2) n 型半導体の試料に発生するホール電圧 V_H を図 2-1 に示すように測定したとき、端子 1, 2のいずれが正となるか答えよ.
- (3) 定常状態では、式(2)、(3)より $J_x = \sigma_0 E_x$ なる関係式が導かれ、磁界中でのx 方向の電気伝導率は零磁場のときの電気伝導率 σ_0 と等しくなる。その理由を 30 字程度で説明せよ。



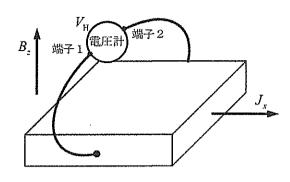


图 2-1

量子電子物性2 単語の英訳

半導体: semiconductor

ボルツマン定数: Boltzmann constant

結晶構造: crystal structure

価電子: valence electron

共有結合: covalent bond

閉殼: closed shell walence band

禁制带: forbidden band / band gap

伝導带: conduction band

正孔: hole

電気伝導率: electrical conductivity

キャリア: carrier 密度: density 不純物: impurity kーピング: doping

電界: electric field 運動量: momentum 有効質量: effective mass 緩和時間: relaxation time

ドリフト速度: drift velocity 移動度: mobility

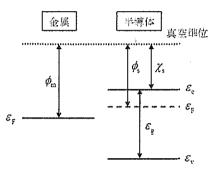
磁束密度: magnetic flux density

磁界: magnetic field 定常状態: steady state ホール効果: Hall effect

【量子電子物性3】 解答は、灰色(7番)の解答用紙に記入すること.

金属-半導体接触に関する次の文章を読み,下記の問いに答えよ.数値は端数を四捨五入し有効数字 2 桁まで求め,単位も示して解答せよ.ただし,ボルツマン定数を $k_{\rm B}$ (=1.4×10⁻²³ JK⁻¹ = 8.6×10⁻⁵ eVK⁻¹),素電荷を q (=1.6×10⁻¹⁹ C) とし,必要ならば $\log_e 10 \cong 2.3$, $\log_e 2 \cong 0.69$ (e は自然対数の底)の値を用いよ.

図 3-1 に示すような電子親和力 χ_s ,仕事関数 ϕ_s ,バンドギャップ ε_c の半導体と,仕事関数 ϕ_m の金属の接触を考える.急峻で界面準位のない理想的な接触界面が形成されるとする.この半導体が n 型の場合,金属と半導体の仕事関数の間に $\phi_m > \phi_s$ の関係があると [⑦]接触となり, $\phi_m < \phi_s$ の関係があると [⑦]接触となり, $\phi_m < \phi_s$ の関係があると [⑦]接触となる. $\phi_n > \phi_s$ の関係がある金属と n 型半導体が接触すると [⑦ (a) 半導体側から金属側に,(b) 金属側から半導体側に]電子が移動し,金属と半導体のフェルミ準位 ε_r が一致したところで平衡状態に達する.その結果,金属と接する半導体表面近傍には,イオン化したドナーが残された



 ε_c は伝導帯下端のエネルギー ε_c は価電子帯上端のエネルギー ε_r はフェルミ準位

図 3-1

$$\phi_{\mathsf{B}} = \begin{bmatrix} & \textcircled{1} & & \end{bmatrix}$$

$$qV_{\mathsf{A}} = \begin{bmatrix} & \textcircled{2} & & \end{bmatrix}$$
(1)

一方,この半導体が p型の場合は $\phi_m < \phi_s$ の関係があるときに ②]接触が得られる.この場合は半導体中のイオン化したアクセプタによる正孔に対する障壁が生じる.このとき,正孔に対する ϕ_B と qV_s はそれぞれ次のように示される.

$$\phi_{\mathsf{B}} = \begin{bmatrix} & \textcircled{3} & \end{bmatrix}$$

$$qV_{\mathsf{A}} = \begin{bmatrix} & \textcircled{4} & \end{bmatrix}$$

$$\tag{4}$$

したがって、同種の半導体からなる n 型半導体と p 型半導体がそれぞれある金属と接触したとき、金属側から見たエネルギー障壁の障壁高さの和は、常にその半導体の [切] と等しくなる.

次に,[⑦]接触となる金属-n型半導体接触における電流密度-電圧特性を, ϕ_B 以上のエネルギーを持つ電子だけが障壁を越えて電流に寄与するとする熱電子放出モデルで考える.順方向(金属側を正,半導体側を負)を正とする電圧 V_0 を印加するとき,半導体側から見たエネルギー障壁の高さは qV_0 だけ [② (a)高くなる,(b) 低くなる].絶対温度T (T>0) における半導体の伝導帯中の電子密度をnとする.電子のエネルギー分布はボルツマン分布で近似できると仮定し,伝導帯下端のエネルギーを ε_c ,フェルミ準位のエネルギーを ε_f ,絶対温度Tにおける伝導帯の有効状態密度を N_c とする.nが,

$$n \cong N_{\rm c} \exp\left(-\frac{\varepsilon_{\rm c} - \varepsilon_{\rm F}}{k_{\rm B}T}\right) \tag{5}$$

で与えられることを使えば、nのうち、障壁を越えるエネルギーをもつ電子の密度 n_{th} は、次のように表すことができる.

$$n_{\rm th} = n \exp \left[-\frac{q(V_{\rm d} - V_{\rm 0})}{k_{\rm B}T} \right] = N_{\rm c} \times ([\bar{\odot} \{\phi_{\rm B}, k_{\rm B}, T, V_{\rm 0}, q\}])$$
 (6)

金属から半導体へ向けて障壁を越える電子による電流密度を J_1 , 半導体から金属への電流密度を J_2 とする。 絶対温度Tにおいて J_2 は $n_{\rm th}$ に比例すると考えると, $J_2=Kn_{\rm th}$ (Kは比例定数)と表せる。印加電圧 $V_0=0$ のとき正味の電流は流れないので,以下の関係が成り立つ。

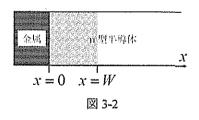
$$J_1 = J_2 = KN_c \times ([\hat{g} \{ \phi_B, k_B, T \}])$$
 (7)

電圧 V_0 を印加しても金属側から見た障壁高さは ϕ_B のまま変化しないと考えると、 J_1 は印加電圧に依らず一定である。これより、電圧 V_0 印加時に障壁を流れる正味の電流密度 J_1 (= J_2-J_1) は以下のように表せる。

$$J = KN_{c} \times ([\mathcal{T} \{ \phi_{B}, k_{B}, T, V_{0}, q \}])$$
 (8)

ここで KN_a は定数 A^* を用いて、 $KN_a = A^*T^2$ と表される.この定数 A^* をリチャードソン定数という.

次に,室温において,金属-n型半導体 [⑦]接触に形成される [②]幅Wおよび接触面における単位面積当たりの静電容量(障壁容量)Cを,順方向を正とする印加電圧 V_0 の関数として求める。ここでは図 3-2 に示すように,深さ方向をxとする金属-半導体接触について考える。



境界条件として [\Box] の外部 (x>W) では電界が発生していないと仮定して、[\Box] 内の電界 E(x) を求めると

さらに電位V(x)を求めて、境界条件V(0)=0、 $V(W)=V_{\rm d}-V_{\rm o}$ を用いると、[\odot] 幅W として W= [\odot]

が得られる. したがって、単位面積当たりの静電容量(障壁容量) Cは

と求まる.

- 問 1 文章中の空欄[⑦]~[串]に当てはまる語句を答えよ.[⑰],[串] は(a),(b)のどちらか適切な方を一つ選ぶこと.
- 問 2 文章中の空欄 [①] ~ [④] に当てはまる数式を $\{\chi_s, \phi_s, \epsilon_g, \phi_m\}$ のうちからそれぞれ必要なものを用いて示せ.
- 問 3 文章中の空欄 [⑤] ~ [⑦] に当てはまる数式を本文中の { } のうちの文字記号を用いて示せ. (ヒント: ⑤はバンド図を描くと分かりやすい.)
- 問 4 ある金属と n 型半導体との接触において、電流密度-電圧特性が式(8)に従うとする。逆方向に十分に大きな電圧を印加した時の飽和電流密度Jが -9.0×10^{-5} Acm $^{-2}$ であった。 A^* を100 AK $^{-2}$ cm $^{-2}$ 、Tを300 K として、 ϕ_n の値を求めよ。
- 問 5 文章中の空欄 [⑧], [⑨] に当てはまる数式を $\{q, N_{\rm d}, \kappa, \varepsilon_0, x, W\}$ の うちから,また空欄 [⑩], [⑪] に当てはまる数式を $\{q, N_{\rm d}, \kappa, \varepsilon_0, V_{\rm d}, V_0\}$ のうちからそれぞれ必要なものを用いて示せ.
- 間 6 間 4 とは異なる金属と n 型半導体の接触において、障壁容量 C と印加電圧 V_0 の関係を調べたところ、 $C^{-2}=1.0\times10^{15}-2.0\times10^{15}V_0$ (cm 4 F $^{-2}$) の関係が得られた、このときの V_d 、 N_d および ϕ_B の値を計算し、導出過程が分かるように示せ、ただし、T は 300 K、 N_c は 3.5×10 19 cm $^{-3}$ 、 κ は 10、 ϵ_0 は 8.9×10^{-14} Fcm $^{-1}$ とする、

量子電子物性3 単語の英訳

金属: metal

半導体: semiconductor

接触: contact

素電荷:elementary chargeボルツマン定数:Boltzmann constant電子親和力:electron affinity

仕事関数: work function

急峻な: abrupt

界面準位: interface state フェルミ準位: Fermi level

伝導帯:conduction band価電子帯:valence band真空準位:vacuum level平衡状態:equilibrium state

エネルギー障壁: energy barrier

障壁高さ: barrier height

正孔: hole

電流密度: current density

熱電子放出モデル: thermionic emission model

絕対温度: absolute temperature 電子密度: electron density

ボルツマン分布: Boltzmann distribution 有効状態密度: effective density of states 比例定数: proportional constant

印加電圧: applied voltage

正味の: net

リチャードソン定数: Richardson constant 障壁容量: barrier capacitance

誘電率: permittivity キャリア密度: carrier density 電位: electric potential

ポアソン方程式: Poisson's equation 境界条件: boundary condition

電界: electric field

【量子電子物性4】解答は、青色(8番)の解答用紙に記入すること、

誘電体に関する次の文章を読み、下記の問いに答えよ、ただし、真空の誘電率を ϵ_0 、素電荷を ϵ 、虚数単位をiとする。

[I] 誘電体に外部電界を印加すると、分極によって電気双極子が誘起され、電磁気学でいう平均の電界 \mathbf{E} がかかる。固体中のように原子や分子が密に存在すると、個々の電気双極子に働く電界は \mathbf{E} ではなく、この電気双極子モーメントはその原子や分子に作用する局所電界 \mathbf{E}_{loc} に比例する。電気双極子モーメントが複数種類あるとし、j 種の分極率を α_i 、その密度を N_i とすると、誘電体内に誘起される分極 \mathbf{P} は、

$$\mathbf{P} = \sum_{i} ([\qquad ① \qquad]) \tag{1}$$

と表すことができる.一般に局所電界係数をγとするとき,

$$\mathbf{E}_{loc} = \mathbf{E} + \frac{\gamma}{3\varepsilon_0} \mathbf{P} \tag{2}$$

となる. 誘電体の比誘電率をκとすると

$$\varepsilon_0 \mathbf{E} + \mathbf{P} = [②]$$
 (3)

であるから、 $\gamma=1$ のときの κ と $\sum_i N_i \alpha_i$ の関係式は

$$[\quad \textcircled{3} \quad] = \frac{1}{3\varepsilon_0} \sum_{i} N_i \alpha_i \tag{4}$$

と表される.この式は, [④] の式とよばれ,原子や分子のミクロな分極率とマクロな比誘電率 を関係づけるものである.

[II]物質は、振動電界に対する応答の点では、様々な固有振動数をもつ電気双極子の集まりとみなされる場合がある。そこで1つの電気双極子をばねで束縛された電荷とみなし、速度に比例する制動力を受けながら振動する調和振動子として扱うローレンツモデルを考える。振動子の質量、電荷、固有角周波数をそれぞれm, q, ω_0 とする。外から加えられた角周波数 ω で時間tに依存するx方向の振動電界 $E_0 \exp(-i\omega t)$ の影響下にある振動子の運動方程式は、

となる。ここでX は振動子の平衡位置からの変位, $\Gamma_{\rm o}$ (> 0)は制動力による振動の減衰を表す係数である。

変位 X は振動電界に追従して ω で振動することから、運動方程式の解は $X=X_{\mathfrak{o}}\exp\left(-i\omega t\right)$ で表されるとすると

が得られる. ただし θ は位相であり,

$$\tan \theta = \frac{\left[\begin{array}{c} \boxed{7} \\ \omega_0^2 - \omega^2 \end{array}\right]}{} \tag{7}$$

と表される. したがって本モデルで考える電気双極子が単位体積あたり N 個あるとき、分極 $P(\omega,t)$ は

$$P(\omega,t) = P_0 \exp\{-i(\omega t - \theta)\}$$
(8)

と表される. ここで

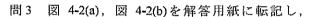
である。すなわち分極は振動電界に対して位相が θ 遅れて振動している。 $\Gamma_0>0$ であるから, ω を零から大きくしていくと θ は $\omega=\omega_0$ で $\theta=$ [⑨]となり, $\omega\gg\omega_0$ では $\theta=$ [⑩]に近づく。ここでq=-eとした [⑪]分極では,光学領域の振動に対する応答を考えた場合,複素分極率の実数部は物質の [⑫],虚数部は消衰係数に関連している.

一般に、物質の全分極率には3種類の分極の寄与が考えられ、分極は印加する振動電界の周波数に依存する. 10¹⁵ Hz 以上の高い周波数領域まで電界に応答する [①] 分極、10¹²~10¹⁴Hz の周波数領域まで電界に応答を示すことが多い [②] 分極、10¹⁰ Hz 以下の比較的低い周波数で電界応答を示す [①] 分極である. 分極が振動電界に追随できなくなると、その分極は分極率に寄与しなくなるため分極率は減少する. このような分極の周波数依存性は [⑤] とよばれ、[F#] [⑥] の起こる周波数では、印加された振動電界のエネルギーの [⑥] が大きくなる.

[III] 強誘電体は電界を印加しなくとも零ではない分極,つまり [①] 分極を有し,その分極の向きは電界によって変えることができる.ペロヴスカイト族のチタン酸バリウム(BaTiO3)は,約 393 K の [⑧] 温度 T_1 より高い温度では [⑨] 相を示す.その結晶構造は [⑨] 相では [②] 晶をしており,体心に [② Ba²¹, Ti⁴¹, O²] イオン,面心に [② Ba²¹, Ti⁴¹, O²] イオン,面心に [② Ba²¹, Ti⁴¹, O²] イオン,8 つの角に [② Ba²¹, Ti⁴¹, O²] イオンがある. T_1 より低い温度では結晶が変形し, [② Ba²¹, Ti⁴¹, O²] イオンと [② Ba²¹, Ti⁴¹, O²] イオンが [② Ba²¹, Ti⁴¹, O²] イオンに対し相対的に変位して単位胞として電気双極子モーメントをもつようになる.

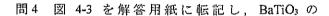
問1 文章中の空欄[①]~[②]にあてはまる語句,数式または数値を答えよ.また,空欄[②]~[②]はいずれか適切な化学記号を選択せよ.

問 2 気体状態の有機化合物 (A) CH₄ と(B) CH₃Cl と (C) CCl_4 に対する $\kappa-1$ と絶対温度 T の逆数の関 係として、適切に表しているグラフをそれぞれ 図 4-1 の (あ) ~ (お) の中から選び、その記号 で答えよ. またその理由を簡潔に述べよ. ただ し、いずれの気体とも $\kappa-1 \ll 1$ である.



-] 分極, [
- (13)] 分極,
-] 分極を各々1つずつもつ物質に 角周波数ωの振動電界を印加した場合の全分極 率 α の実数部 α'と虚数部 α"の角周波数依存 性を示すグラフの概形を図示せよ. ここで,
- - ①] 分極. [③
-] 分極,
- [] 分極の十分低い周波数における 各々の分極率の実数部を α_1 ', α_2 ', α_3 'とし, 文章中の[下線]で述べたようなそれぞれ
 - Γ ①]分極,[③]分極,
 - ①] 分極に対応する振動電界の

波数を ω_1 , ω_2 , ω_3 とする.



(18)] 温度 T より高い温度での

]相における比誘電率 κ と絶対温度 Tとの関係を示すグラフの概形を図示し、 κ の温 度依存性を簡潔に説明せよ.

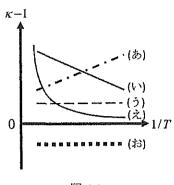


図 4-1

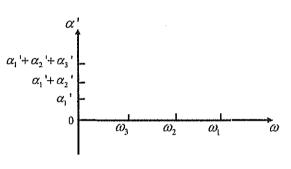


図 4-2(a)

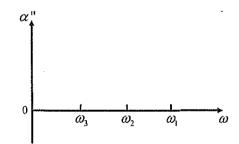


図 4-2(b)

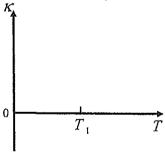


図 4-3

量子電子物性4 単語の英訳

誘電体: dielectric

誘電率: permittivity

素電荷:elementary charge虚数单位:imaginary unit電界:electric field分極:polarization

電気双極子: electric dipole 電磁気学: electromagnetism

原子: atom 分子: molecule

電気双極子モーメント electric dipole moment

局所電界: local electric field 分極率: polarizability

密度: density local electric field coefficient

比誘電率: relative permittivity 振動電界: oscillating electric field

制動力: braking force / damping force

振動子: oscillator

角周波数:angular frequency平衡位置:equilibrium position

位相: phase

複素分極率: complex polarizability 実数部: real part

虚数部: imaginary part 独誘電体: ferroelectric unit cell

絶対温度: absolute temperature

【信号処理】解答は、だいだい色の解答用紙に記入すること、

入力信号 x[n] を処理し出力信号 y[n] (n は時刻を表す整数) を生成する離散時間信号処理システム L

$$y[n] = L[x[n]] \tag{1}$$

を考える. 以下の問いに答えよ.

- (i) 離散時間信号処理システムにおける線形性の定義を数式を用いて述べよ、また、線形なシステムと そうでないシステムの具体例を一つずつ挙げ、各々が定義を満たすこと、または満たさないことを 示せ.
- (ii) 離散時間信号処理システムにおける時不変性の定義を数式を用いて述べよ、また、時不変なシステムとそうでないシステムの具体例を一つずつ挙げ、各々が定義を満たすこと、または満たさないことを示せ、

以下の問いでは、システム L が線形かつ時不変であるとして答えよ.

(iii) システム L では、そのインパルス応答 h[n] と入力信号 x[n] の畳込みにより出力信号 y[n] が与えられること、すなわち

$$y[n] = h[n] * x[n] \triangleq \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[n-k]x[k]$$

となること (* は畳込み演算記号) を,式 (1) より導出せよ.

(iv) システム L のインパルス応答,周波数応答,伝達関数について,各々の定義や性質を数式を交えて説明せよ.また,これらの相互関係を詳しく説明せよ.

専門用語の英訳	
入力信号	input signal
出力信号	output signal
離散時間信号処理システム	discrete-time signal processing system
線形	linear
時不変	time-invariant
インパルス応答	impulse response
畳込み	convolution
周波数応答	frequency response
伝達関数	transfer function