# 平成 26 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

(先進電磁エネルギーエ学コース)

(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27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、「熱・統計力学」、「電磁気工学1」、「電磁気工学2」、「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」、「制御工学1」、及び、「制御工学2」、の全部で9題あり、この順番に綴じられている。このうち、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.

#### 【熱・統計力学】 解答は、 青色(1番)の解答用紙に記入すること、

以下の文章中の空欄(ア)~(ケ)に適切な文字式を記述せよ. 必要に応じて以下の積分公式を用いて も良い.

$$\int_{0}^{\infty} e^{-ax^{2}} dx = \frac{1}{2} \sqrt{\frac{\pi}{a}}, \quad \int_{0}^{\infty} x e^{-ax^{2}} dx = \frac{1}{2a}, \quad \int_{0}^{\infty} x^{2} e^{-ax^{2}} dx = \frac{1}{4} \sqrt{\frac{\pi}{a^{3}}}, \quad \int_{0}^{\infty} x^{3} e^{-ax^{2}} dx = \frac{1}{2a^{2}},$$

$$\int_{0}^{\infty} x^{4} e^{-ax^{2}} dx = \frac{3}{8} \sqrt{\frac{\pi}{a^{5}}} \quad (a i t \mathbb{E} \mathcal{O} 定数)$$

容器中の熱力学的平衡状態 (温度 T) にある理想気体の分子の速度分布と圧力について考える. 分子の速度を  $\boldsymbol{v}$  とし、直交座標系における x,y,z 成分を  $v_x$ ,  $v_y$ ,  $v_z$  とする. この気体を構成する分子は次式で表されるマクスウェル・ボルツマン分布  $f(v_x,v_y,v_z)$  に従っており、

$$f(\nu_{x},\nu_{y},\nu_{z}) = \boxed{ (\mathcal{T}) } e^{-\frac{m\left(\nu_{x}^{2}+\nu_{y}^{2}+\nu_{z}^{2}\right)}{2k_{B}T}}$$

$$(1)$$

ここで、m は分子 1 個の質量、 $k_B$  はボルツマン定数、(ア) は m,  $k_B$ , T で表される. ただし、

$$\int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(\upsilon_{x}, \upsilon_{y}, \upsilon_{z}) d\upsilon_{x} d\upsilon_{y} d\upsilon_{z} = 1$$
(2)

と規格化されている.

この $f(v_x,v_y,v_z)$ を用いて、速度のx成分の平均 $\langle v_x \rangle$ を求めると、

$$\langle \upsilon_{\mathbf{x}} \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \upsilon_{\mathbf{x}} f(\upsilon_{\mathbf{x}}, \upsilon_{\mathbf{y}}, \upsilon_{\mathbf{z}}) d\upsilon_{\mathbf{x}} d\upsilon_{\mathbf{y}} d\upsilon_{\mathbf{z}} = \tag{3}$$

となり、同様に、 $\langle \upsilon_{\rm y} \rangle$ 、 $\langle \upsilon_{\rm z} \rangle$  を求めると、 $\langle \upsilon_{\rm x} \rangle = \langle \upsilon_{\rm y} \rangle = \langle \upsilon_{\rm z} \rangle = (1)$  が成立する.これは気体が全体として静止しているため当然である.

また,速度  $\boldsymbol{\upsilon}$ の大きさ(速さ)を $\upsilon$ とし,その平均 $\langle \upsilon \rangle$ は,

$$\langle v \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} v \ f(v_{x}, v_{y}, v_{z}) dv_{x} dv_{y} dv_{z}$$
 (4)

で表され、速度空間を極座標系 $(v,\theta,\phi)$ に変換することにより、式(4)は次式の様に表される.

$$\langle \upsilon \rangle = \int_{\phi=0}^{2\pi} \int_{\theta=0}^{\pi} \int_{\upsilon=0}^{\infty} \upsilon^3 f(\upsilon) \sin \theta \ d\upsilon \ d\theta \ d\phi \tag{5}$$

これより、 $\langle \upsilon \rangle$  を  $m, k_{\rm B}, T$  で表すと

$$\langle v \rangle = \boxed{ (\dot{\mathcal{D}}) }$$

となる. また, 式(5)に注目して,

$$g(v)dv = 4\pi v^2 f(v)dv \tag{7}$$

と、 $g(\upsilon)$ d $\upsilon$ を定義するとき、 $g(\upsilon)$ d $\upsilon$ は分子の速さが $\upsilon$ から $\upsilon$ + $d\upsilon$ の範囲にある確率を表している.この  $g(\upsilon)$ が極大値をとるときの  $\upsilon$ を求めれば、最確の速さ $\upsilon_{mp}$ が得られ、m,  $k_{B}$ , Tで表すと、

$$u_{\rm mp} =$$
(2)

となる.

さらに、分子の速さ  $\upsilon$  の二乗平均平方根  $\sqrt{\langle \upsilon^2 \rangle}$  を  $m, k_B, T$  で表すと、

$$\sqrt{\langle v^2 \rangle} = \tag{3}$$

となる. そして、 $\langle v \rangle$ 、 $v_{mp}$  、 $\sqrt{\langle v^2 \rangle}$  のなかで、最も大きいものは ( $_{2}$ ) で、最も小さいものは ( $_{3}$ ) である.

次にこの気体が壁に及ぼす圧力pについて考える.壁はx方向に垂直に存在し,分子は壁表面で弾性衝突し,鏡面反射すると仮定する.x方向の速度成分 $\iota_x$  (>0)をもった分子 1 個が壁に 1 回衝突したとき,壁が受けたx方向の力積 $I_x$ をm,  $\iota_x$ で表すと,

である. 気体の分子密度をnとするとき、単位面積あたり毎秒  $nv_x\int_{-\infty}^{\infty}\int_{-\infty}^{\infty}f(v_x,v_y,v_z)dv_ydv_z$ 回衝突が起きるため、圧力pをn,  $k_B$ , T で表すと、

$$p = n \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{0}^{\infty} I_{x} v_{x} f(v_{x}, v_{y}, v_{z}) \ dv_{x} dv_{y} dv_{z} =$$
 (11)

となる. これは理想気体の状態方程式そのものである.

#### 専門用語の英訳

熱力学的平衡

thermodynamic equilibrium

理想気体

ideal gas

マクスウェル・ボルツマン分布

Maxwell-Boltzmann distribution

ボルツマン定数

Boltzmann constant

平均

average

最確の

most probable

二乗平均平方根

root-mean-square

弾性衝突

elastic collision

鏡面反射

specular reflection

力積

impulse

状態方程式

equation of state

#### 【電磁気工学1】解答は、黄色(2番)の解答用紙に記入すること、

問1~3に答えなさい.

問 1 以下の文章を読んで、(ア)、(イ)、(カ)および(ケ)には適切な語句を、(ウ)~(オ)、(キ)および(ク)に は適当な文字式を記入せよ。

通常の音波は、中性分子間の衝突によって伝わる圧力波である。一方、イオンには電荷があるので、 磁場のないプラズマ中でも電場を媒介にして音波が伝わる。この波は質量の大きなイオンの運動が関係 しているので、低周波の振動である。この波を (ア) (音) 波と呼ぶ。

磁場がないときのイオン流体の方程式は

$$Mn_i \left[ \frac{\partial \boldsymbol{v}_i}{\partial t} + (\boldsymbol{v}_i \cdot \nabla) \boldsymbol{v}_i \right] = -en_i \nabla \phi_1 - \gamma_i k_B T_i \nabla n_i \tag{1}$$

である. ここで、M、 $v_i$ 、 $n_i$ 、 $T_i$ 、 $\gamma_i$  はそれぞれイオンの質量、速度、数密度、温度、比熱比である. また、e はイオンの電荷、 $k_B$  はボルツマン定数である.  $\phi_1$ は密度の擾乱によって現れるポテンシャルである.

イオン並びに電子の数密度の擾乱を  $n_{i1}$ ,  $n_{e1}$  とすると, ポテンシャル $oldsymbol{\phi}_1$ について, 以下の (イ) 方程式が成立する.

$$\varepsilon_0 \Delta \phi_1 = e(n_{i1} - n_{e1}) \tag{2}$$

ここで、 $\epsilon_0$  は真空中の誘電率であり、電子の電荷を-e とする.

初期の電子の数密度  $n_e$  とイオンの数密度  $n_i$  は等しく, $n_e=n_i=n_0$  とする.擾乱は角周波数  $\omega$ ,波数ベクトル k の平面波であり,物理量 A の擾乱が $A_1\exp[i(k\cdot x-\omega t)]$ と表されるとして、式(1)を線形化(1次の項までとる)すると

$$-i\omega M n_0 v_{i1} = -e n_0 i k \phi_1 - \gamma_i k_B T_i i k n_{i1}$$
(3)

が得られる. ここで、 $v_{i1}$  はイオン速度の1次の摂動であり、速度の波数ベクトル(k) 方向の成分であ

る. kは波数ベクトルの大きさ、i は複素記号である. 電子は動きが十分に速く、電子温度 $T_e$ のボルツマン分布をするものとすると

$$n_e = n_0 \exp\left(\frac{e\phi_1}{k_B T_e}\right) = n_0 \left(1 + \frac{e\phi_1}{k_B T_e} + \cdots\right)$$
(4)

と近似できるので

$$n_{e1} = \boxed{ (\dot{\mathcal{D}})} \tag{5}$$

となる. 式(5)を式(2)に代入することで式(6)が得られる.

$$\varepsilon_0 \phi_1 \left( k^2 + \frac{e^2 n_0}{\varepsilon_0 k_B T_e} \right) = e n_{i1} \tag{6}$$

式(6)をデバイ長  $\lambda_D \equiv$  (エ) を用いて書き直すと

$$\varepsilon_0 \phi_1(k^2 \lambda_D^2 + 1) = n_{i1} e \lambda_D^2 \tag{7}$$

が得られる. イオン密度の擾乱は、線形化された連続の方程式  $i\omega n_{i1}=n_0ikv_{i1}$  より

となる.式(7)と式(8)を式(3)に代入することによって、分散関係(波数に対する角周波数の関係)

$$\omega^2 = \frac{k^2}{M} \left[ \frac{n_0 e^2 \lambda_D^2}{\varepsilon_0 (k^2 \lambda_D^2 + 1)} + \gamma_i k_B T_i \right] \tag{9}$$

が得られる. これより (カ) 速度  $v_p$  は

$$v_p = \frac{\omega}{k} = \left(\frac{k_B T_e}{M} \frac{1}{k^2 \lambda_D^2 + 1} + \left( \right) \right)^{1/2}$$
 (10)

と求められる. また、式(9)で $k^2\lambda_D^2\gg 1$ ととり、 $T_i$ を小さくした極限では角周波数は

$$\omega = \sqrt{ (2) }$$
 (11)

となる. 式(11)の右辺の角周波数は (ケ) 周波数と呼ばれる.

問2 問1の波は、電子プラズマ波と相補的な分散関係の特徴を示すと言われる. どのような特徴か述べよ.

問3 空間的に変化する電磁波は、強度の勾配に比例し、周波数の2乗に反比例する平均的な力をプラ ズマに及ぼす.この力を何と呼ぶか答えよ.また、この力はプラズマ中を伝搬するレーザービームにど のような効果を及ぼすか説明せよ.

#### 専門用語の英訳

音波 acoustic wave

比熱比 ratio of specific heats

ボルツマン定数 Boltzmann constant

擾乱 fluctuation

摂動 perturbation

ボルツマン分布 Boltzmann distribution

デバイ長 Debye length

電子プラズマ波 electron plasma wave

勾配 gradient

伝搬 propagation

#### 【電磁気工学2】解答は、水色(3番)の解答用紙に記入すること.

以下の文章を読んで、(ア)~(カ)、(サ)に適切な文字式を記入し、(キ)~(コ)については選択肢の中から正しい語句を選択せよ.また、設問1に答えよ.

1 価のイオン[質量M(>0),電荷e(>0)]と中性粒子との間で生じる衝突を考える. イオンは衝突時に全エネルギーを中性粒子に与えて $v_i$ =0になるとする. 一様電場 $E_{const}$ でイオンが平均的に毎秒v(ニュー)回中性粒子と衝突すると、衝突直後から次の衝突までの速度 $v_i$ は

$$\nu_i = \tag{7}$$

である. 次に, 電場 E(t) が

$$E(t) = E_0 e^{i\omega t} \tag{2}$$

となる時間的に変化する電場を考え、速度 $\upsilon(t)$ を

$$v(t) = v_0 e^{i\omega t} \tag{3}$$

とする. ここで、i は複素記号、 $\omega$  は角周波数、t は時間、 $E_0$ 、 $v_0$  は複素振幅である. 毎秒v回中性粒子と衝突するごとにイオンは運動量Mv(t) を失うとすると、イオンの運動方程式は

$$M\frac{dv(t)}{dt} = eE(t) - \tag{4}$$

である. このとき,  $v_0$ を 式(2) $\sim$ (4)から求めると

となる. 複素平面で $(v-i\omega)$ を大きさ R と位相 $\phi$ に分離すると

$$R = (\pm)$$
 (6)

$$\phi = \boxed{(\cancel{x})} \tag{7}$$

である. すなわち速度 v(t) は

$$\nu(t) = (\dot{\mathcal{D}}) \times \mathbf{R} \times e^{i(\omega t + \phi)}$$
 (8)

となり、衝突により速度  $\upsilon(t)$  は E(t) よりも位相が  $\phi$  だけ変位する.また、イオンの位置 L(t) は、 t=0 で L(0)=0 とすると

$$L(t) = \int_0^t \operatorname{Re}\left[\upsilon(t)\right] dt = \left(\frac{\pi}{2}\right) \times \sin(\omega t + \phi) \tag{9}$$

である.ここで,Re[]は複素数の実部であり,L(t)は振幅(カ)でイオンが振動することを示している.平行平板の距離をdとすると(カ)<< d となる角周波数 $\omega$  であれば,平行平板の中央付近にあるイオンの多くは平行平板内に閉じ込められ,電極間に (キ)正,負 の空間電荷が増加して電界が (ク)強まり,弱まり ,火花放電開始電圧は (ケ)上昇する,低下する .しかし,さらに角周波数 $\omega$  が高くなるとイオンの振幅が小さくなっていくため,火花放電開始電圧は (コ)上昇,低下 を始める.

イオン1個が毎秒 $\nu$ 回の衝突回数で電場E(t)から吸収する1周期Tあたりの平均吸収パワーPは

$$P = \frac{1}{T} \int_0^T (+) dt = \frac{1}{2} \frac{e^2}{M} \frac{v}{(\omega^2 + v^2)} E_0^2$$
 (10)

である.

設問1  $\nu$ に対する平均吸収パワーPの依存性について説明しなさい.

#### 専門用語の英訳

衝突 collision

速度 velocity

中性粒子 neutral particle

運動量 momentum

一様電場 uniform electric field

複素振幅 complex amplitude

複素平面 complex plane

角周波数 angular frequency

位相 phase

位置 position

実部 real part

平行平板 parallel plates

電極 electrode

空間電荷 space charge

火花放電 spark discharge

平均吸収パワー average absorbed power

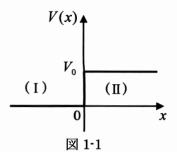
#### 【量子電子物性1】 解答は、桃色(4番)の解答用紙に記入すること、

次の文章を読み、下記の問いに答えよ.

図 1-1 のような一次元階段型ポテンシャルV(x)中を運動する質量m の粒子について考える. ここで,

$$\begin{cases} V(x) = 0 & x < 0 & \cdot & \cdot & \text{領域}(I) \\ V(x) = V_0 & x \ge 0 & \cdot & \cdot & \text{領域}(II) \end{cases}$$

である. 領域(I)では、粒子の満たす一次元のシュレーディンガー方程式は、 $\hbar = h/(2\pi)$ (hはプランク定数)、波動関数 $\psi_I(x)$ 、粒子のエネルギー $\varepsilon$ 、質量mを用いて、次式で与えられる.



$$[ \quad \bigcirc \quad ] \qquad \qquad (1)$$

この方程式の一般解は、 $k = \frac{\sqrt{2m\varepsilon}}{\hbar}$ と複素振幅 A , B を用いて、次式で表される.

$$\psi_{I}(x) = A \exp(ikx) + B \exp(-ikx)$$
 (2)

一方、領域( $\Pi$ )における波動関数を $\psi_{\Pi}(x)$ とおくと、粒子の満たすシュレーディンガー方程式は、次式で与えられる.

いま, $\varepsilon < V_0$  の場合を考える.式(3)の解は,  $\beta = \frac{\sqrt{2m(V_0 - \varepsilon)}}{\hbar}$  と定数 C を用いて,次式で表される.

$$\psi_{\Pi}(x) = C \exp(-\beta x) \tag{4}$$

x=0 では、波動関数とその導関数がともに連続であることから、Aに対するBおよびCの比は、kと $\beta$ を使って、それぞれ、以下のように求まる.

$$\frac{C}{A} = \begin{bmatrix} & & \textcircled{4} & & \end{bmatrix}$$

次に、確率密度の空間分布について考察する。まず、波動関数 $\psi_I(x)$ について考える。ここで、A、B は 複素数であるので、それらの位相を  $\eta_A$ 、 $\eta_B$  とおくと、 $A=|A|\exp(i\eta_A)$ 、 $B=|B|\exp(i\eta_B)$  と書ける。位 相差を  $\eta_A-\eta_B=2\delta$  と定義すると、確率密度の空間分布  $|\psi_I(x)|^2$  の一般解は、次式で与えられる。

$$|\psi_{I}(x)|^{2} = \{ |A| - |B| \}^{2} + 4 |A| |B| \cos^{2}(kx + \delta)$$
 (7)

式(5) より, $\left|\frac{B}{A}\right|$  = [ ⑤ ] であるので,領域(I)における  $\left|\psi_{\rm I}(x)\right|^2$ は,

と求まる. さらに、式(5) の実数部と虚数部に着目して  $\exp(-i2\delta) = \cos(2\delta) - i\sin(2\delta)$  の関係を用い

ると、 $\cos(2\delta)$ は、 $\varepsilon$ と $V_0$ を使って、次式のように求まる.

一方,領域( $\Pi$ )における確率密度の空間分布  $|\psi_\Pi(x)|^2$  は,式(6) を用いて, $|C|^2$  が A,  $\varepsilon$ ,  $V_0$  を使って表されるので,次式のように求まる.

$$|\psi_{II}(x)|^2 = [$$
 (10)

- 問1 文章中の空欄[ ① ]~[ ⑧ ]にあてはまる数式または数値を答えよ. なお,[ ① ],[ ② ] は等式で答えよ.
- 問2 領域(I)から領域(II)への粒子の透過率Tは、入射波に対する透過波の確率の流れの密度の比によって定義される. 一般に、波動関数  $\varphi(x)$  における確率の流れの密度 S は、次式で与えられる.

$$S = \frac{\hbar}{2mi} \left( \varphi^*(x) \frac{d\varphi(x)}{dx} - \varphi(x) \frac{d\varphi^*(x)}{dx} \right) = \text{Re} \left[ \varphi^*(x) \frac{\hat{p}_x}{m} \varphi(x) \right]$$

ここで,  $\hat{p}_x = -i\hbar \frac{d}{dx}$  は運動量演算子,  $\mathrm{Re}[z]$  は複素数 z の実数部である.下記の問いに答えよ. 解答には,導出過程も示せ.

- (i) 領域(I)における確率の流れの密度  $S_1$  を、A, B, k, m,  $\hbar$  を使って求めよ. 導出においては、A, B が複素数であることに注意せよ. また、必要ならば、複素数 z の実数部 Re[z] と虚数部 Im[z] (いずれも実数)が  $Re[z]=(z+z^*)/2$ ,  $Im[z]=(z-z^*)/(2i)$  の関係にあることを用いよ.
- (ii) 領域(II)における確率の流れの密度  $S_{II}$ を算出することにより、透過率Tを求めよ.

#### 【量子電子物性2】 解答は、緑色(5番)の解答用紙に記入すること、

下記の文章 [I] および [II] は、半導体についての記述である。文章中の空欄 [ ① ] ~ [ ② ] にあてはまる語句を答えよ。また、空欄 [ ⑦ ] ~ [ ② ] には、空欄に指示した語句、記号の中から適切なものを選択して答えよ。さらに、空欄 [ ② ] ~ [ ② ] には、空欄には、各空欄に指示した記号を用い、適切な数式もしくは等式を答えよ。ただし、e は素電荷、 $k_{\rm B}$  はボルツマン定数を示す。

[I] 元素の周期律表の [ ① ] 族に属する Si や Ge の単結晶は, [ ② ] 型結晶構造を有しており、各原子の価電子は、4個の最近接原子と [ ③ ] 結合をしている。不純物が添加されていない [ ④ ] 半導体では、価電子帯から伝導帯に伝導電子が熱的に励起され、伝導電子と同数の正孔が価電子帯につくられており、それらが電気伝導に寄与する。

半導体の光学的性質は、価電子帯上端と伝導帯下端の間のエネルギー差に相当する [ ⑤ ] 帯の幅に依存することが多い. また、価電子帯と伝導帯の間の光学遷移過程には、直接遷移と間接遷移がある. これらの光学遷移のうち、光の吸収と同時にフォノンの吸収や放出をともなって伝導電子や正孔を励起する過程が [ ⑦ 直接、間接 ] 遷移である.

このような半導体に不純物を添加することを[ ⑥ ]と呼ぶが、半導体の導電率は[ ⑥ ] される不純物の量に依存して著しく変化する. 不純物から供給された負電荷の伝導電子が電気伝導をになう半導体を[ ⑦ ]形半導体と呼び、その電子を供給する不純物を[ ⑧ ]と呼ぶ.

$$D = \begin{bmatrix} (a) & e, & k_{\rm B}, & \mu, & T \end{bmatrix}$$
 (1)

として示される.

同種の半導体により形成される pn 接合 (ホモ接合) においては、ポテンシャル障壁の高さ (拡散電位) は、p 形と n 形のフェルミ準位の差によって説明される. 一方、金属と半導体の接触においてポテンシャル障壁が存在する場合、その障壁の高さは金属と半導体の [ ① ] 関数の差で説明される. pn 接合の基本的な電気的性質には、電流一電圧測定時にみられる [ ② ] 特性があり、その電気伝導で支配的なのは、[ ② 多数、少数 ] キャリアである. 一方、金属一半導体接触では [ ⑤ 多数、少数 ] キャリアが電気伝導において支配的である.

[ $\Pi$ ] 図 2-1 は半導体 1 (n 形半導体) および半導体 2 (p 形半導体) で構成されたヘテロ接合のエネルギーバンド図を示している.

半導体 1 の価電子帯上端のエネルギー,フェルミ準位のエネルギー,伝導帯下端のエネルギーをそれぞれ $\epsilon_{\rm VI}$ , $\epsilon_{\rm FI}$ , $\epsilon_{\rm CI}$  とし,半導体 2 についても同様にそれぞれ $\epsilon_{\rm V2}$ , $\epsilon_{\rm F2}$ , $\epsilon_{\rm C2}$  とする. $\epsilon_{\rm G1}$ , $\epsilon_{\rm G2}$  は半導

体 1 と半導体 2 のエネルギーギャップを表し、 $\varepsilon_{G1} > \varepsilon_{G2}$  とする.これら 2 つの半導体の価電子帯上端の エネルギー差を  $\Delta \epsilon_{
m V}$  、伝導帯下端のエネルギー差を  $\Delta \epsilon_{
m C}$  とする.  $V_{
m D1}$  、 $V_{
m D2}$  は、接合界面近傍における半 導体 1 中の拡散電位と半導体 2 中の拡散電位を表す. それぞれの半導体中の不純物は均一に分布し, す ベてイオン化しているものとする. 半導体 1 と半導体 2 中の不純物密度をそれぞれ  $N_1$ ,  $N_2$ , 半導体 1 と半導体2の誘電率をそれぞれ $K_1$ ,  $K_2$ とする.

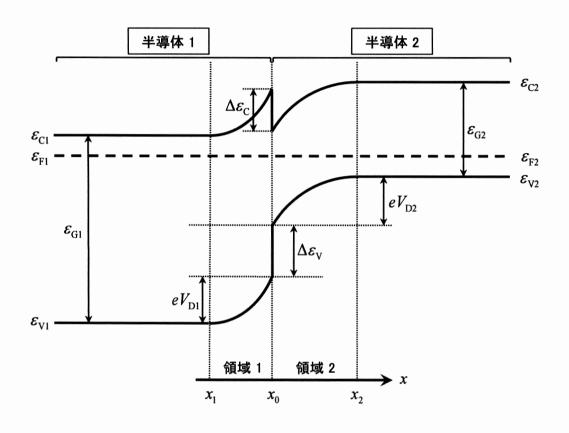


図 2-1

図中の領域  $1(x_1 \le x \le x_0)$  および領域  $2(x_0 \le x \le x_2)$  は遷移領域であり、空乏層を示している. それぞれの領域において空間電荷密度はx方向にステップ状に分布しているものとする.領域1における 電位を $V_1(x)$ , 領域 2 における電位を $V_2(x)$  とすると、それぞれの領域におけるポアソン方程式は、

$$\frac{d^{2}V_{1}(x)}{dx^{2}} = -\begin{bmatrix} (b) & e, & \kappa_{1}, & N_{1} \end{bmatrix} \qquad (x_{1} \le x \le x_{0}) 
\frac{d^{2}V_{2}(x)}{dx^{2}} = \begin{bmatrix} (c) & e, & \kappa_{2}, & N_{2} \end{bmatrix} \qquad (x_{0} \le x \le x_{2})$$
(3)

$$\frac{d^2V_2(x)}{dx^2} = \left| \begin{array}{ccc} (c) & e, & \kappa_2, & N_2 \end{array} \right| \qquad (x_0 \le x \le x_2)$$
 (3)

となる. 電気的中性条件により,

(d) 
$$N_1$$
,  $N_2$ ,  $x_0$ ,  $x_1$ ,  $x_2$  (4)

の等式が成り立つ.  $x = x_1$ ,  $x = x_2$ における境界条件は,

$$x = x_1 \circ \xi , \quad V_1(x_1) = V_{D1} + V_{D2}, \quad \frac{dV_1(x)}{dx} \Big|_{x=x_1} = 0$$
 (5)

$$x = x_2$$
  $\mathcal{O} \ge 3$ ,  $V_2(x_2) = 0$ ,  $\frac{dV_2(x)}{dx}\Big|_{x=x_2} = 0$  (6)

である. 式(2)~(6)より,

(e) 
$$\kappa_1$$
,  $\kappa_2$ ,  $\frac{dV_1(x)}{dx}\Big|_{x=x_0}$ ,  $\frac{dV_2(x)}{dx}\Big|_{x=x_0}$  (7)

の等式が成り立つ.

 $V_{
m DI}$ と $V_{
m D2}$ の和を $V_{
m D}$ とおくと,遷移領域の厚さdは,

$$d = \begin{bmatrix} (f) & e, & \kappa_1, & \kappa_2, & N_1, & N_2, & V_D \end{bmatrix}$$
 (8)

と表される。 また、 $V_{\rm D1}$ 、 $V_{\rm D2}$ は、

$$V_{\rm D1} = \begin{bmatrix} (g) & \kappa_1, & \kappa_2, & N_1, & N_2, & V_{\rm D} \end{bmatrix}$$

$$V_{\rm D2} = \begin{bmatrix} (h) & \kappa_1, & \kappa_2, & N_1, & N_2, & V_{\rm D} \end{bmatrix}$$
(9)

$$V_{\rm D2} = \left[ \text{(h)} \quad \kappa_1, \ \kappa_2, \ N_1, \ N_2, \ V_{\rm D} \right]$$
 (10)

と表される.

ここで、-x方向を順方向としてバイアス電圧Vを外部から印加し、Vがすべて遷移領域にかかる とする。 $V_{\rm D}$  を $V_{\rm D}$  –V と置き換えて考えると、遷移領域内に存在する空間電荷の単位面積当たりの総量 Q $\mathfrak{t}$ ,

$$Q = \begin{bmatrix} (i) & e, & \kappa_{1}, & \kappa_{2}, & N_{1}, & N_{2}, & V_{D}, & V \end{bmatrix}$$
 (11)

となる. よって、単位面積当たりの静電容量Cは、

$$C = \begin{bmatrix} (j) & e, & \kappa_1, & \kappa_2, & N_1, & N_2, & V_D, & V \end{bmatrix}$$
 (12)

と表される.

 $\kappa_{\!\scriptscriptstyle 1} < \kappa_{\!\scriptscriptstyle 2}$  である場合,バイアス電圧V を印加した時の遷移領域内の電界の絶対値のうち最大値 $E_{\scriptscriptstyle 
m max}$ は.

$$E_{\text{max}} = \begin{bmatrix} (k) & e, & \kappa_1, & \kappa_2, & N_1, & N_2, & V_D, & V \end{bmatrix}$$
 (13)

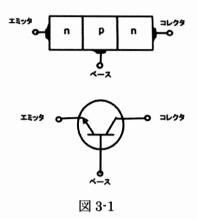
と表される.

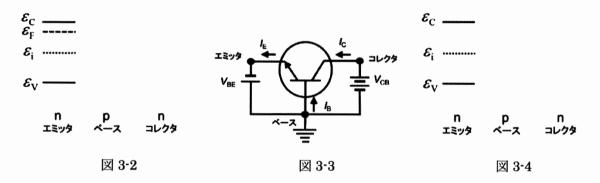
 $N_1 \ll N_2$  である場合は、式(13)より、 $E_{\max}$  は [ oximes  $N_1$  、 $N_2$  ] が支配的となる.

#### 【量子電子物性3】 解答は, 灰色(6番)の解答用紙に記入すること.

次の文章を読み、下記の問いに答えよ.ただし、絶対温度をT、フェルミ準位のエネルギーを $\varepsilon_{\rm F}$ 、伝導帯下端のエネルギーを $\varepsilon_{\rm C}$ 、価電子帯上端のエネルギーを $\varepsilon_{\rm V}$ 、素電荷をe、ボルツマン定数を $k_{\rm B}$ で表す.

同種の半導体で構成する npn 構造のバイポーラトランジスタについて考える. 図 3-1 にその構造の簡略図と回路記号を示す. エミッタ領域は $10^{20}$  cm $^{-3}$ , ベース領域は $10^{18}$  cm $^{-3}$ , コレクタ領域は高絶縁性を維持するため, 低濃度( $10^{15}$  cm $^{-3}$ )のキャリア密度を有しているとする.  $_{F \# A}$  この時, 平衡時のエネルギーバンド図は, 図 3-2 のようになる. 次に, このトランジスタの動作について考える. ベース接地した時の電圧と電流を図 3-3 に定義する.  $_{F \# B}$  この時のエネルギーバンド図は, 図 3-4 のようになる.





エミッタからベース領域に注入された電子は、拡散の後にコレクタに到達し、電界で引き抜かれる、ベース接地の電流増幅率 $\alpha_{\rm B}$ は、コレクタ電流  $I_{\rm C}$ とエミッタ電流  $I_{\rm E}$ の変化分をそれぞれ、 $\Delta I_{\rm C}$ および  $\Delta I_{\rm E}$ として

$$\alpha_{\rm B} = \frac{\Delta I_{\rm C}}{\Delta I_{\rm E}} \tag{1}$$

で定義される.  $\alpha_{\rm B}$  は 1 を超えないが,限りなく 1 に近づけることが望ましい.まずベースに注入される電流の効率について考える.エミッタ電流  $I_{\rm E}$  は  ${\rm pn}$  接合の順方向電流であるので,エミッタ・ベース間電圧  $V_{\rm BE}$  を用いて

$$I_{\rm E} = eA(n_{\rm p0} \frac{D_{\rm e}}{L_{\rm e}} + p_{\rm n0} \frac{D_{\rm h}}{L_{\rm h}}) ( [ (\mathcal{T}) ] )$$
 (2)

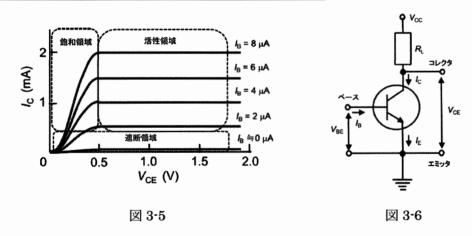
と記述できる.ここで,Aは接合断面積, $n_{p0}$ および $p_{n0}$ はそれぞれ,平衡状態におけるp領域の電子密度およびn領域の正孔密度, $D_e$ および $D_h$ は電子および正孔の拡散係数, $L_e$ および $L_h$ はp領域における電子の拡散長とn領域における正孔の拡散長である.エミッタ電流のうち増幅に寄与するのは電子電流成分のみで,電子の拡散長はベース層の厚さWで置き換えることができるので,その割合は,

$$\gamma = \frac{n_{\rm p0} \frac{D_{\rm e}}{W}}{(n_{\rm p0} \frac{D_{\rm e}}{W} + p_{\rm n0} \frac{D_{\rm h}}{L_{\rm h}})}$$
(3)

と記述できる.  $_{\Gamma \oplus c}$ 式 (3) より、 $\gamma$  を 1 に近づけるには $n_{n0} >> p_{p0}$  とすればよいことがわかる. ただし、 $n_{n0}$  および $p_{p0}$  はそれぞれ、平衡状態におけるn 領域の電子密度およびp 領域の正孔密度である. その結果、先に示したように、エミッタは $10^{20}$  cm<sup>-3</sup>、ベースは $10^{18}$  cm<sup>-3</sup> となるキャリア密度が用いられている.

また、 $_{\mathsf{T}^{\hat{\mathsf{R}}}\,\mathsf{D}}$  電子が拡散の後にコレクタに達する到達率を上げるためには、再結合割合を小さくすることが条件となる。コレクタ領域での電子の収集割合を上げるためには、空間電荷領域を走行する時間を短くすることが必要である。以上の条件を満たすように設計すると、 $\alpha_{\mathsf{B}}$  が 1 に近いトランジスタができる。

ベース接地回路では電流増幅はできないが,通常はエミッタ接地で使用することで,増幅を実現している.エミッタ接地電流増幅率は $\alpha_{\rm E}=\Delta I_{\rm C}/\Delta I_{\rm B}$ で定義される.ただし, $\Delta I_{\rm B}$ はベース電流の変化分とする. 図 3-5 にエミッタ接地で使用した時の  $I_{\rm C}-V_{\rm CE}$  特性を示す.  $_{\rm T \#E}$  その特性は, $V_{\rm CE}$  に関係なくコレクタ電流  $I_{\rm C}$  がほとんど流れない遮断領域, $V_{\rm CE}$  の増加に伴って  $I_{\rm C}$  が増加する飽和領域, $V_{\rm CE}$  に関係なく  $I_{\rm C}$  が一定値を示す活性領域に分けることができる. 実際には, $_{\rm T \#F}$  図 3-6 に示すように負荷抵抗  $R_{\rm L}$  および直流電源  $V_{\rm CC}$  をつなぎ,トランジスタを増幅器として利用する.



問1 空欄[ (ア) ]にあてはまる数式を答えよ.

問2 下線 A について,図 3-2 のエネルギーバンド図を完成せよ.図にはエミッタの一部のエネルギーバンド図を示している.それを解答用紙に書き写して完成せよ.エネルギー  $\varepsilon_i = (\varepsilon_C + \varepsilon_V)/2$  も記入し,ベース・コレクタ接合部の拡散電位  $V_D$  によるポテンシャル障壁も記入せよ.

問3 下線 B について,図 3-4 のエネルギーバンド図を完成せよ.図にはエミッタの一部のエネルギーバンド図を示している.それを解答用紙に書き写して完成せよ.エネルギー $\epsilon_i$  も記入せよ.また,ベース領域の $\epsilon_c$  とコレクタ領域の $\epsilon_c$  とのポテンシャル差を求めよ.

- 問4 下線 C について, $\gamma$  を 1 に近づけるには,式(3)より、 $n_{p0} >> p_{n0}$  とすればよいことがわかる。このことから、 $n_{n0} >> p_{p0}$  とすればよいことを示せ.
- 問5 下線Dについて、到達率を上げるために電子の拡散長L。に対してベース層厚さWはどのように設計されるか説明せよ。
- 問6 下線 E について、 $V_{\rm CE}$  が増加するとトランジスタ特性が飽和領域から活性領域に変化する理由を、 $V_{\rm BE}$  の値との関係を使って説明せよ.
- 問7 下線 F について, $R_L = 1$  k $\Omega$ , $V_{CC} = 2$  V の場合の負荷曲線を図 3-5 に書き込み, $I_B = 4$   $\mu$ A の時の動作点を示せ.図 3-5 を解答用紙に書き写して記入すること.遮断領域,飽和領域,活性領域および各領域を示す破線などは写さなくてよい.
- 問8  $\alpha_{\rm E}$  を  $\alpha_{\rm B}$  で表せ. また,図 3-5 の特性を示すトランジスタの  $\alpha_{\rm B}$  を求めよ.ただし、活性領域において、 $I_{\rm B}$  = 4  $\mu A$  および  $I_{\rm B}$  = 8  $\mu A$  のとき、それぞれ、 $I_{\rm C}$  = 1 m A および  $I_{\rm C}$  = 2 m A とし,それらの値を用いても、微小信号時の  $\alpha_{\rm B}$  とみなしてよいとする.小数点以下 3 桁まで求めよ.
- 問9 図 3-5 について、 $V_{\rm CE}$  をさらに増加させると再び $I_{\rm C}$  の急激な増大が始まるが、キャリア電子がどのような振る舞いをすることで増大するのか説明せよ.

#### 【量子電子物性4】 解答は、だいだい色(7番)の解答用紙に記入すること。

物質の磁性に関する次の文章を読み、下記の問いに答えよ、必要であれば、真空の透磁率 $\mu_0$ を用いてよい。

物質の示す磁性の主な担い手は電子であり、その軌道運動とスピンによる磁気モーメントがその源である。前者の軌道運動による磁気モーメント $\mu_l$ は、半径rの円軌道上を質量mの1つの電子が周回運動して等価的に電流が流れているモデルから求められる。この円電流の大きさは、電子の速度の大きさをv、素電荷をeとして、[ ① ] と書き表される。また、磁気モーメント $\mu_l$ は、電流の回転が右回りのとき右ねじが進む方向の単位ベクトルをnとすると、[ ② ] と書ける。一方、この電子の軌道運動による角運動量1は、単位ベクトルnを用いて [ ③ ] と表される。これらのことから、方向も考慮して $\mu_l$ を1で表すと、 $\mu_l$  = [ ④ ] となる。原子内の電子の運動は量子力学で扱う必要があり、電子の角運動量はn1となり、その大きさは方位量子数n2を用いてn3のであり、n4はプランク定数である。角運動量のn2方向(量子化軸)成分は、磁気量子数n2を用いてn3のを書き表され、n3の範囲は [ ⑤ ] から [ ⑥ ] までで [ ⑦ ] 個の整数を取る。外部磁界を印加した方向がn3方向となるので、磁気モーメントの磁界方向成分n4点は磁気量子数n5を用いてn6。] n7。 ] 個の整数を取る。外部磁界を印加した方向がn7方向となるので、磁気モーメントの磁界方向成分n6点 ② ] n7。 ② ] n8。] n7。 n7。 ② ] n8。] n8。] n8。] n8。] n9。 ② ] n9。 ② ] n9。 ② ] n9。 ② ] n9。 ③ ] n9。 ④ ] n

電子はスピン角運動量 $\hbar s$  を持っている。スピンによる磁気モーメント $\mu_s$  は $\mu_s$  = [ ⑧ ]  $\times$  2s と 書き表される。原子を外から眺めた場合,両者の磁気モーメントは区別できない。そこで,2 種類の角運動量をベクトル的に合成して,全角運動量 $\hbar j = \hbar (l+s)$  を構成する。全磁気モーメント $\mu_j$  も $\mu_l$  と $\mu_s$  をベクトル的に合成して得られる。l とs を用いると, $\mu_j$  = [ ⑧ ]  $\times$  ([ ⑨ ]) と書き表され,j と $\mu_j$  とは平行で [ (ア) ある,ない ] ことが分かる。

不完全殻を持つ原子の場合,通常,不完全殻内の電子に対して軌道角運動量同士ならびにスピン角運動量同士をそれぞれベクトル合成して軌道角運動量  $\hbar$ L とスピン角運動量  $\hbar$ S を作る.さらに,この L と S をベクトル的に合成して全角運動量  $\hbar$ J =  $\hbar$ (L+S) を作る.磁気モーメントも同様に合成されるので,この原子の磁気モーメント $\mu_J$ は, L と S を用いて $\mu_J$  = [ ⑧ ] × ([ ⑩ ]) と書き表される. L と S の組み合わせは多数あるが,基底状態の電子配置は $\mu_{K}$  2 ント則を適用して見出される.

閉殻(完全殻)構造の原子は磁気モーメントを持たない.しかしながら,外部磁界が印加されると磁化を生じる.この原因は,次のように説明できる.閉殻構造を表現するために,2つの電子が対をなして同じ円軌道(半径r)を同じ角周波数 $\omega_0$ で逆向きに周回運動している古典的モデルを考える.この2つの電子は互いに逆向きのスピンを持っておりスピン角運動量量子数S=0である.この電子対の周回軌道面に垂直で一様な磁束密度Bを加える.この磁界により電子はローレンツ力 $F_d$ を受ける.その大きさは $F_d=$  ① 〕で,1つの電子に対しては内向きの,他方は外向きの力を受ける.量子論では軌道半径は保たれているので,2つの電子は角周波数 $\omega_0$ をそれぞれ $\omega_0+\Delta\omega$ , $\omega_0-\Delta\omega$ へと変化させて中心力を増減し,ローレンツ力を打ち消していると考えられる.それぞれの電子についてこの両者が釣り合う条件から $\Delta\omega$ が求められる.今,Bは小さいとすると $\Delta\omega$ も小さいので, $(\Delta\omega)^2$ と $\Delta\omega$ ·Bの項を無視でき, $\Delta\omega=$  [ ② 〕を得る.この時,1つの電子に対する円電流も [ ③ 〕だけ変化する.この変化した円電流により生じる軌道磁気モーメント $\mu_a$ の大きさは,軌道半径rを用いて,[ ④ ]

と与えられる. 2 つの電子からの寄与をその回転方向が逆であることを考慮して足し合わせ、さらに $\mathbf{B}$  の向きを考慮に入れた上で $\mathbf{B}$  を用いて、 $\mathbf{\mu}_{d}$  =  $\begin{bmatrix} \mathbf{u} & \mathbf{u} \end{bmatrix}$  が得られる. このような磁性を $\begin{bmatrix} \mathbf{u} & \mathbf{u} \end{bmatrix}$  と呼ぶ.

- 問1 上の文章中の空欄 [ ① ] ~ [ ⑮ ] にあてはまる数式を, [ (イ) ] には適切な語句を答えよ.
- 問2 上の文章中の [ (ア) ] にあてはまる語句を括弧内から1つ選択せよ.
- 問3 不完全殻を持つ原子を構成元素として含むイオン結晶の示す磁性は、その原子の磁気モーメントの配列によって大別される。その中で、自発磁化を持つ磁性体と持たない磁性体の分類名称をそれぞれ 1 つずつ書き、自発磁化を持つ磁性体については自発磁化  $M_s$  の温度 T 依存性を、自発磁化を持たない磁性体については磁化率  $\chi$  の温度 T 依存性をグラフで答えよ。グラフの縦軸と横軸が示している物理量も明記すること。
- 問4 下線 A のフント則を使って、遷移金属イオン  $Ti^{2+}(3d^2)$ の基底状態の電子配置での、スピン角運動量量子数 S、軌道角運動量量子数 L および全角運動量量子数 J を求めよ. さらに、この時の L、S、J および  $\mu$ 、/ [ ⑧ ] の関係を、ベクトルを用いた概略図で示せ.

#### 量子電子物性 単語の英訳

#### 量子電子物性1

シュレーディンガー方程式: Schrodinger equation

プランク定数: Planck constant 波動関数: wave function

複素振幅: complex amplitude

導関数: derivative

確率密度:probability density空間分布:space distribution

複素数: complex number

実数部: real part

虚数部: imaginary part 透過率: transmittance

確率の流れの密度: probability current density

運動量演算子: momentum operator

#### 量子電子物性2

素電荷: elementary charge

ボルツマン定数: Boltzmann distribution

周期律表:periodic table価電子帯:valence band

伝導带: conduction band

光学遷移過程: optical transition process

直接遷移: direct transition 間接遷移: indirect transition

フォノン: phonon

拡散現象: diffusion phenomenon

熱平衡状態: thermal equilibrium condition

拡散係数: diffusion coefficient 拡散電位: diffusion potential

エネルギーギャップ: energy gap

遷移領域: transition region 空乏層: depletion layer

空間電荷密度: space charge density ポアソン方程式: Poisson's equation 境界条件: boundary condition

#### 量子電子物性3

フェルミ準位: Fermi level

バイポーラトランジスタ: bipolar transistor

エミッタ: emitter ベース: base コレクタ: collector

キャリア密度: carrier density エネルギーバンド: energy band

接地: ground connection

電流増幅率: current amplification factor

順方向電流: forward current 断面積: cross section

飽和領域: saturation region 活性領域: active region load resistance

拡散電位: diffusion potential

#### 量子電子物性 4

磁性: magnetism

磁気モーメント: magnetic moment

軌道角運動量: orbital angular momentum

スピン: spin

全角運動量: total angular momentum

不完全殼: partly filled shell

閉設: filled shell (full shell, closed shell)

フント則: Hund rules

自発磁化: spontaneous magnetization

磁性体: magnetic substance 磁化率: magnetic susceptibility

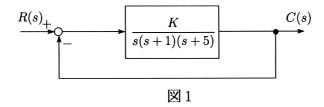
遷移金属イオン: transition metal ion

基底状態: ground state ローレンツカ: Lorentz force

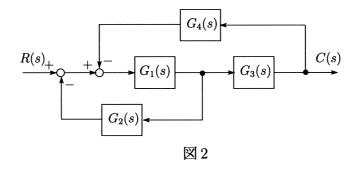
電子配置: electron configuration

#### 【制御工学1】解答は、白色(8番)の解答用紙に記入すること.

1. 図1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 は定数であり、R(s) と C(s) はそれぞれ時間関数 r(t)、c(t) のラプラス変換を表すとする.



- (i) K の値を  $0 \to \infty$  と変化させたときの根軌跡において、2 本の軌跡は実軸から分岐する。分岐する実軸上の点の座標を求めよ。
- (ii) 問(i)の根軌跡において、実軸から分岐した軌跡はある直線に漸近する. その漸近線と実軸の交点の座標を求めよ.
- (iii)  $r(t)=t\;(t\geq 0)$  なる単位ランプ入力に対する定常偏差  $\lim_{t\to\infty}(r(t)-c(t))$  を求めよ.
- (iv) K = 1 としたときの,フィードバックシステムのゲイン余裕のデシベル値を求めよ.
- 2. 図 2 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  $G_1(s)$ ,  $G_2(s)$ ,  $G_3(s)$ ,  $G_4(s)$  を用いて表せ.



3. 次の伝達関数で表されるシステムについて、以下の問いに答えよ.

$$G(s) = \frac{s+4}{(s+2)^2(s+3)(s+5)}$$

- (i) インパルス応答を時間 t の関数として求めよ.
- (ii) G(s) のボード線図におけるゲイン曲線の概形を折れ線近似により示せ. ただし, 横軸には折点角周波数の値を明記し,折れ線の各部分にはその傾きを明記する こと.

### 専門用語の英訳

#### 制御工学1

フィードバックシステム feedback system

ラプラス変換

Laplace transform

根軌跡

root locus

実軸

real axis

分岐する

break away

座標

coordinate

漸近線

asymptote

交点

point of intersection

単位ランプ入力

unit ramp input

定常偏差

steady-state error

ゲイン余裕

gain margin

デシベル値

decibel value

ブロック線図

block diagram

伝達関数

transfer function

インパルス応答

impulse response

ボード線図

Bode diagram

ゲイン曲線

log-magnitude curve

折れ線近似

piecewise linear approximation

折点角周波数

corner angular frequency

#### 【制御工学2】解答は、赤色(9番)の解答用紙に記入すること.

実数値関数 f(t) に関する 3 階常微分方程式

$$\frac{d^3 f(t)}{dt^3} + a \frac{d^2 f(t)}{dt^2} + b \frac{df(t)}{dt} + c f(t) = u(t)$$

について以下の問いに答えよ. ただし, a,b,c は実定数で u(t) は実数値関数である.

- (i)  $x_1(t) = f(t)$ ,  $x_2(t) = \frac{df(t)}{dt}$ ,  $x_3(t) = \frac{d^2f(t)}{dt^2}$  を状態変数, u(t) を入力変数,  $y(t) = \frac{df(t)}{dt}$  を出力変数として,上の常微分方程式を表す線形時不変システムの状態方程式と出力方程式を求めよ.
- (ii) U(s) から Y(s) への伝達関数を求めよ.ただし,U(s) は入力 u(t) のラプラス変換,Y(s) は出力 y(t) のラプラス変換を表すとする.
- (iii) 初期状態を  $x_1(0) = 1$ ,  $x_2(0) = 0$ ,  $x_3(0) = 0$  としたときのステップ入力 u(t) = c  $(t \ge 0)$  に対する出力 y(t)  $(t \ge 0)$  を求めよ.
- (iv) このシステムが漸近安定となるためのa,b,cに関する必要十分条件を求めよ.
- (v) このシステムの可制御性と可観測性を判定せよ.
- (vi) このシステムに入力をu(t) = -15y(t) とする出力フィードバック制御を施したところ、閉ループシステムの極が-2.  $-1 \pm i4$  となった、定数a.b.c の値を求めよ.
- (vii) 問 (vi) で得られた a,b,c の値を持つシステムに入力 u(t) = -15y(t) + 1  $(t \ge 0)$  を加えたときの定常状態  $x_1(\infty), x_2(\infty), x_3(\infty)$  を求めよ.

### 専門用語の英訳

#### 制御工学2

常微分方程式 ordinary differential equation

状態変数state variable入力変数input variable出力変数output variable

線形時不変システム linear time-invariant system

状態方程式 state equation
出力方程式 output equation
伝達関数 transfer function
ラプラス変換 Laplace transform
漸近安定 asymptotically stable

可制御 controllable 可観測 observable

フィードバック制御 feedback control 閉ループシステム closed loop system

極 pole

定常状態 steady state