

金沢大学大学院自然科学研究科	博士前期課程入学試験 問題用紙
対 象	機械科学専攻, 電子情報科学専攻, 環境デザイン学専攻
試験科目名	数 学

2012年8月28日(火) 10:00 - 11:00

- [注意] 1. 問題 **1**, **2**, **3**, **4** のうち, 2題を選択して解答すること.
 2. 解答は各題ごとに分けて, 1題を1枚の答案用紙の表に書くこと.

1 次の微分方程式を解け.

$$(1) \quad \frac{dy}{dx} + 2y = xe^{-3x} \quad (2) \quad \frac{d^2y}{dx^2} + 4\frac{dy}{dx} = 2x^2 + x$$

$$(3) \quad \frac{d^2y}{dx^2} + \frac{dy}{dx} + 2y = 3\sin x \quad (4) \quad \left(\frac{x}{y^2} - \frac{y}{x^2}\right)dx + \left(\frac{1}{x} - \frac{x^2}{y^3}\right)dy = 0$$

2 (1) ϕ をスカラー場とするとき, $\operatorname{grad} \phi^2 = 2\phi \operatorname{grad} \phi$ を grad の定義を用いて示せ.

(2) スカラー場 $\phi = xy - z$ に対して次の問い合わせに答えよ.

(i) C を始点 $(1, 0, 0)$ と終点 $(3, 2, 2)$ を結ぶ線分とするとき, $\int_C (\phi \operatorname{grad} \phi) \cdot d\mathbf{r}$ を求めよ.

(ii) S を円柱領域 $V : x^2 + y^2 \leq 1, 0 \leq z \leq 2$ の表面とするとき,

$$\iint_S (\phi \operatorname{grad} \phi) \cdot \mathbf{n} dS$$

を求めよ. ただし, \mathbf{n} は S の外向き法線ベクトルとする.

3 複素関数 $f(z) = \frac{1}{(z^2 + 4)(z^2 - 2z + 2)}$ について, 次の問い合わせに答えよ.

(1) $f(z)$ の各特異点における留数を求めよ.

(2) 積分 $\int_{|z|=\sqrt{3}} f(z) dz$ の値を求めよ.

(3) 正の実数 R に対して, $C_R : z = Re^{i\theta} \quad (0 \leq \theta \leq \pi)$ とする.

$\lim_{R \rightarrow \infty} \int_{C_R} f(z) dz = 0$ であることを用いて, $\int_{-\infty}^{\infty} f(x) dx$ の値を求めよ.

4 $f(x)$ は周期 2 の関数で $f(x) = |\cos \pi x| - \cos \pi x \quad (-1 \leq x < 1)$ で定められている. 次の問い合わせに答えよ.

(1) $f(x)$ のフーリエ級数を求めよ.

(2) (1) の結果を用いて $\sum_{m=1}^{\infty} \frac{(-1)^m}{4m^2 - 1}$ の値を求めよ.

珠算問題 総合学力検査問題集	珠算問題研究会
実用算数問題集	実用算数問題集
1月	年 著

00:11 - 00:01 (火) 日 2013年8月

ふるさとを守るために行動を取る。その□□□□□行動は、誰か
がこの街の未来を改善するために行動する。それがどうして最も重要なことか。

もともと方程式の本

$$x + \frac{1}{ab} = \frac{y^2}{ab} + \frac{1}{a^2b^2} \quad (1)$$

$$0 = yb\left(\frac{x}{ab} - \frac{1}{y}\right) + ab\left(\frac{y}{ab} - \frac{x}{a^2b}\right) \quad (2)$$

$$x \sin \theta = y^2 + \frac{1}{ab} + \frac{1}{a^2b^2} \quad (3)$$

表示通り出でる式の $\tan \theta = -b \tan \theta = -b \tan \theta$ 、もともと簡単で式変形も

北大路の間の太いアーチ橋の高さ $-y_0 = 0$ で式変形

もともと $y_0 = (\theta \tan \theta)$ 、もともと簡単な式 $(1), (2), (3)$ を解く $(0, 0, 1)$ で解き (1)

もともと面倒の $x \geq 0, y \geq 0, z \geq 0, 1 \geq x^2 + y^2 + z^2$ の範囲内である (2)

$$\lim_{\theta \rightarrow \pi} (\theta \tan \theta)$$

もともと $\pi/2$ へ繋がり向ける x が $\pi/2$ で式変形、もともと

$$\text{北大路の間の太いアーチ橋の高さ } \frac{1}{(x + \frac{1}{ab} - \frac{1}{y})^2 + \frac{1}{a^2b^2}} = (z) \text{ で解く本題}$$

もともと簡単な式 $(1), (2), (3)$ を解く $(0, 0, 1)$

$$\text{もともと簡単な式 } \frac{1}{(x + \frac{1}{ab} - \frac{1}{y})^2 + \frac{1}{a^2b^2}} = (z) \text{ で解く本題}$$

もともと $(x \geq 0 \geq 0, 1 \geq x^2 + y^2 + z^2)$ の範囲内である (2)

もともと簡単な式 $(1), (2), (3)$ を解く $(0, 0, 1)$ で解く (2)

北大路の間の太いアーチ橋の高さ $(1 > x \geq 0)$ $x^2 + y^2 + z^2 = (z)$ で解く (2) で解く本題

もともと簡単な式 $(1), (2), (3)$ を解く $(0, 0, 1)$

$$\text{もともと簡単な式 } \frac{1}{(x + \frac{1}{ab} - \frac{1}{y})^2 + \frac{1}{a^2b^2}} = (z) \text{ で解く本題}$$

2013 数学

□

$$(1) \begin{aligned} y &= e^{-2x} \left(\int e^{2x} x e^{-3x} dx + C \right) \\ &= e^{-2x} \left(\int x e^{-x} dx + C \right) \\ &= e^{-2x} \left\{ -(x+1)e^{-x} + C \right\} \\ y &= - (x+1) e^{-3x} + C e^{-2x} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} &\int x e^{-x} dx \\ &= \int x (-e^{-x})' dx \\ &= -x e^{-x} + \int e^{-x} dx \\ &= -x e^{-x} - e^{-x} \\ &= -e^{-x}(1+x) \end{aligned}$$

$$(2) D^2 + 4D = 2x^2 + x$$

$$D(D+4) = 2x^2 + x$$

一般解を y_1, y_2 とする。

$$y_1 = C_1 + C_2 e^{-4x}$$

特殊解を $y_2 = Ax^3 + Bx^2 + Cx + D$ とおき、方程式に代入する。

$$6Ax + 12Ax^2 = 2x^2 + x$$

$$\begin{cases} 6A = 1 \\ 12A = 2 \end{cases} \rightarrow A = \frac{1}{6}$$

以上より、

$$y = C_1 + C_2 e^{-4x} + \frac{1}{6}x^3$$

$$(3) (D^2 + D + 2)y = 3 \sin x$$

一般解を y_1, y_2 とする。

$$y_1 = e^{-\frac{1}{2}x} \left(C_1 \sin \frac{\sqrt{7}}{2}x + C_2 \cos \frac{\sqrt{7}}{2}x \right)$$

特殊解を $y_2 = A \sin x + B \cos x$ とおき、方程式に代入する。

$$-A \sin x - B \cos x + A \cos x - B \sin x + 2A \sin x + 2B \cos x = 3 \sin x$$

$$(A-B) \sin x + (B+A) \cos x = 3 \sin x$$

$$\begin{cases} A-B = 3 \\ A+B = 0 \end{cases} \rightarrow \begin{cases} A = \frac{3}{2} \\ B = -\frac{3}{2} \end{cases}$$

以上より、

$$y = e^{-\frac{1}{2}x} \left(C_1 \sin \frac{\sqrt{7}}{2}x + C_2 \cos \frac{\sqrt{7}}{2}x \right) + \frac{3}{2} (\sin x - \cos x)$$

$$(4) \frac{\partial}{\partial x} \left(\frac{x}{y} - \frac{y}{x} \right) = -2 \frac{x}{y^2} - \frac{1}{x^2}$$

$$\frac{\partial}{\partial x} \left(\frac{1}{x} - \frac{y}{x} \right) = -\frac{1}{x^2} - 2 \frac{y}{x^2}$$

完全微分方程式なので、

$$\int_0^x \frac{x}{y^2} - \frac{y}{x^2} dx + \int_0^y 0 dy = C$$

$$\left[\frac{x^2}{2y^2} + \frac{y}{x} \right]_0^x = C$$

$$\frac{x^2}{2y^2} + \frac{y}{x} = C$$

(2)

$$\begin{aligned}
 (1) \quad \text{grad } \phi^2 &= \left(\frac{\partial}{\partial x} \phi^2, \frac{\partial}{\partial y} \phi^2, \frac{\partial}{\partial z} \phi^2 \right) \\
 &= \left(2\phi \frac{\partial \phi}{\partial x}, 2\phi \frac{\partial \phi}{\partial y}, 2\phi \frac{\partial \phi}{\partial z} \right) \\
 &= 2\phi \left(\frac{\partial \phi}{\partial x}, \frac{\partial \phi}{\partial y}, \frac{\partial \phi}{\partial z} \right) \\
 &= 2\phi \text{grad } \phi
 \end{aligned}$$

(2)-(i)

$$\begin{aligned}
 \mathbf{x}(t) &= (t, t-1, t-1) \quad (1 \leq t \leq 3) \text{ とする} \\
 \phi \text{ grad } \phi &= (xy - z)(t, x, -1) \\
 &= \{t(t-1) - (t-1)\}(t-1, t, -1) \\
 &= (t^2 - 2t + 1)(t-1, t, -1)
 \end{aligned}$$

$$\frac{d\mathbf{r}}{dt} = (1, 1, 1) \Leftrightarrow d\mathbf{r} = (1, 1, 1) dt$$

(f_t, f_{t-1}, f_{t-2},

$$\begin{aligned}
 (5\text{式}) &\Rightarrow \int_1^3 (t^2 - 2t + 1)(t-1, t, -1) \cdot (1, 1, 1) dt \\
 &= \int_1^3 (t^2 - 2t + 1)(t-1 + t - 1) dt \\
 &= \int_1^3 (t^2 - 2t + 1)(2t - 2) dt \\
 &= \int_1^3 2t^3 - 6t^2 + 6t - 2 dt \\
 &= \left[\frac{1}{2}t^4 - 2t^3 + 3t^2 - 2t \right]_1^3 \\
 &= \left\{ \left(\frac{81}{2} - 54 + 27 - 6 \right) - \left(\frac{1}{2} - 2 + 3 - 2 \right) \right\} \\
 &= \left(\frac{81}{2} - 33 \right) - \left(\frac{1}{2} - 1 \right) \\
 &= 40 - 32 \\
 &= 8
 \end{aligned}$$

(2)-(ii)

がさ入の発散定理より、

$$\begin{aligned}
 (5\text{式}) &= \iiint_V \text{div}(\phi \text{ grad } \phi) dV \\
 &= \iiint_V y^2 + x^2 + 1 dV
 \end{aligned}$$

$$x = r \cos \theta, y = r \sin \theta, z = z \text{ とする} \quad (0 \leq r \leq 1, 0 \leq \theta \leq 2\pi, 0 \leq z \leq 2)$$

$$dV = r dr d\theta dz \text{ と表せること}$$

$$\begin{aligned}
 &= \int_0^2 \int_0^{2\pi} \int_0^1 (r^2 + 1) r dr d\theta dz \\
 &= \int_0^2 \int_0^{2\pi} \int_0^1 r^3 + r dr d\theta dz \\
 &= \int_0^2 \int_0^{2\pi} \left[\frac{1}{4}r^4 + \frac{1}{2}r^2 \right]_0^1 d\theta dz \\
 &= 2 \cdot 2\pi \cdot \left(\frac{1}{4} + \frac{1}{2} \right) \\
 &= 4\pi \cdot \frac{3}{4} \\
 &= 3\pi
 \end{aligned}$$

2013 数学

(3)

$$(1) \text{Res}[2i] = \lim_{z \rightarrow 2i} \frac{1}{(z+2i)(z^2-2z+2)} = \underline{\frac{1}{40}(2+i)}$$

$$\text{Res}[-2i] = \lim_{z \rightarrow -2i} \frac{1}{(z-2i)(z^2-2z+2)} = \underline{\frac{1}{40}(2+i)}$$

$$\text{Res}[1+i] = \lim_{z \rightarrow 1+i} \frac{1}{(z+4)(z-1-i)} = \underline{-\frac{1}{20}(1+2i)}$$

$$\text{Res}[1-i] = \lim_{z \rightarrow 1-i} \frac{1}{(z+4)(z-1+i)} = \underline{-\frac{1}{20}(1-2i)}$$

(2) 留数定理より、

$$\begin{aligned} & \int_{|z|=\sqrt{3}} f(z) dz \\ &= 2\pi i (\text{Res}[1+i] + \text{Res}[1-i]) \\ &= -\frac{1}{5}\pi i \end{aligned}$$

(3) C_R C_R と実軸で構成された閉曲線とする。

$$\int_C f(z) dz = \int_{C_R} f(z) dz + \int_{-R}^R f(x) dx$$

極限を取る、

$$\lim_{R \rightarrow \infty} \int_C f(z) dz = \lim_{R \rightarrow \infty} \int_{C_R} f(z) dz + \int_{-\infty}^{\infty} f(x) dx$$

問題文より、 $\lim_{R \rightarrow \infty} \int_{C_R} f(z) dz = 0$ なので、

$$\int_{-\infty}^{\infty} f(x) dx = \lim_{R \rightarrow \infty} \int_C f(z) dz$$

留数定理より、

$$\begin{aligned} \lim_{R \rightarrow \infty} \int_C f(z) dz &= 2\pi i (\text{Res}[2i] + \text{Res}[1+i]) \\ &= 2\pi i \left\{ \frac{1}{40}(2+i) - \frac{1}{20}(1+2i) \right\} \\ &= 2\pi i \cdot \left(-\frac{3}{40}i \right) \\ &= \underline{-\frac{3}{20}\pi} \end{aligned}$$

2013

$$(k+s)^{\frac{1}{as}} = \sqrt[as]{(k+s)^a} = (k+s)^{\frac{a}{as}}$$

$$(k-s)^{\frac{1}{as}} = \sqrt[as]{(k-s)^a} = (k-s)^{\frac{a}{as}}$$

$$(ks+1)^{\frac{1}{as}} = \sqrt[as]{(ks+1)^a} = (ks+1)^{\frac{a}{as}}$$

$$(ks-1)^{\frac{1}{as}} = \sqrt[as]{(ks-1)^a} = (ks-1)^{\frac{a}{as}}$$

問題 宝特哥 (5)

$$(k-1)^{\frac{1}{as}} + (k+1)^{\frac{1}{as}} = \sqrt[as]{(k-1)^a} + \sqrt[as]{(k+1)^a}$$

解説

左辺

$$shout^{\frac{1}{as}} + shout^{\frac{1}{as}} = shout^{\frac{2}{as}}$$

右辺

$$shout^{\frac{1}{as}} + shout^{\frac{1}{as}} = shout^{\frac{2}{as}}$$

$$shout^{\frac{1}{as}} + shout^{\frac{1}{as}} = shout^{\frac{2}{as}}$$

$$shout^{\frac{2}{as}} = shout^{\frac{2}{as}}$$

問題 宝特哥

$$(ks+1)^{\frac{a}{as}} + (ks-1)^{\frac{a}{as}} = shout^{\frac{2}{as}}$$

$$\{(ks+1)^{\frac{1}{as}} - (ks-1)^{\frac{1}{as}}\}^a =$$

$$(ks+1) - (ks-1) =$$

$$2 =$$

問題用紙

専攻名	電子情報科学専攻 (一般選抜 A 試験)	
試験科目名	専門科目 ①電気回路	P. 1 / 7

注：問1と問2の解答は別々の答案用紙に書くこと。

問1. 図1の交流回路の定常状態に関する以下の間に解答せよ。

- (1) 端子 a' に対する端子 a の電圧を、理想交流電圧源の電圧 \dot{E} とインピーダンス \dot{Z}_1 および \dot{Z}_2 を用いて表せ。
- (2) 理想交流電圧源を取り除きその間を短絡させた時の端子 $a-a'$ からみたインピーダンスを、 \dot{Z}_1 および \dot{Z}_2 を用いて表せ。
- (3) 理想交流電圧源を再度接続し、端子 $a-a'$ を短絡させた時、端子 a から端子 a' に向かって流れる電流 \dot{I} を求めよ。
- (4) 電源電圧が $e(t) = \sqrt{2}E \sin \omega t$ であり、 \dot{Z}_1 が抵抗 R のみで構成され、 \dot{Z}_2 がコンデンサ C のみで構成されるとき、(3)の電流 \dot{I} の瞬時値 $i(t)$ を求めよ。

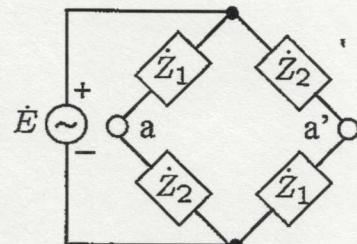


図1

問2. 過渡現象に関する以下の間に解答せよ。

- (1) 受動回路において、抵抗のみにより構成される回路は過渡現象を示さないが、コイルやコンデンサが回路に含まれるとその回路は過渡現象を示すようになる。その物理的理由を簡単に述べよ。
- (2) 図2に示す理想直流電流源に接続されたRL回路において、スイッチ S_1 を開状態、スイッチ S_2 を閉状態で十分長い時間を経過させた。その後時刻 $t=0$ において、 S_1 を閉じると同時に S_2 を開いたときの過渡現象について考える。
 - (a) コイル L および抵抗 R_2 に流れる電流 i_L , i_R に関する回路方程式を求めよ。
 - (b) 電流 i_L , i_R の初期条件を求めよ。
 - (c) 微分方程式の直接解法により電流 i_L , i_R を求めよ。さらに i_L , i_R の時間変化を、時刻 t が負の領域から十分時間が経過した時刻までの領域に渡って図示せよ。
- (3) 図3に示す理想直流電圧源に接続されたRL回路において、スイッチ S が開状態で十分長い時間経過した後、時刻 $t=0$ でスイッチ S を閉じた。この場合の抵抗 R_2 に流れる電流 i_R を、ラプラス変換法により求めよ。

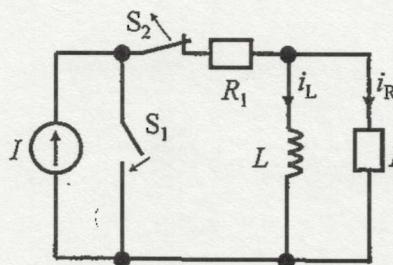


図2

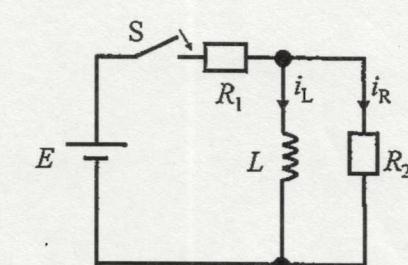


図3

2013 電気回路

問1

$$(1) V_a = \frac{Z_2}{Z_1+Z_2} E, V_{a'} = \frac{Z_1}{Z_1+Z_2} E \text{ により, 求める電圧は,}$$

$$V_a - V_{a'} = \frac{Z_2 - Z_1}{Z_1 + Z_2} E$$

$$(2) \frac{2Z_1Z_2}{Z_1+Z_2}$$

$$(3) \frac{E}{2Z_1} - \frac{E}{2Z_2} = \frac{Z_2 - Z_1}{2Z_1Z_2} E$$

$$(4) I = \frac{\frac{1}{j\omega C} - \frac{R}{2R + j\omega C}}{2R} \dot{E}$$

$$i(t) = \frac{\sqrt{1+w^2C^2R^2}}{2R} \cdot \sqrt{2} E \sin(\omega t + \theta)$$

$$= \frac{E\sqrt{1+w^2C^2R^2}}{\sqrt{2}R} \sin(\omega t + \theta) \quad (\theta = -\arctan(wCR))$$

問2

(2)-(d)

$$\left\{ \begin{array}{l} L \frac{di_L}{dt} = R_2 i_R \\ i_L + i_R = 0 \end{array} \right. \quad \cdots (1)$$

(2)-(h)

$$t=0 \quad i_L=I, i_R=0$$

$$\left\{ \begin{array}{l} i_L = I \\ i_R = 0 \end{array} \right.$$

(3)-(c)

① ② を代入し,

$$\left\{ \begin{array}{l} L \frac{di_L}{dt} + R_2 i_L = 0 \\ \frac{di_L}{dt} + \frac{R_2}{L} i_L = 0 \end{array} \right.$$

$$\downarrow$$

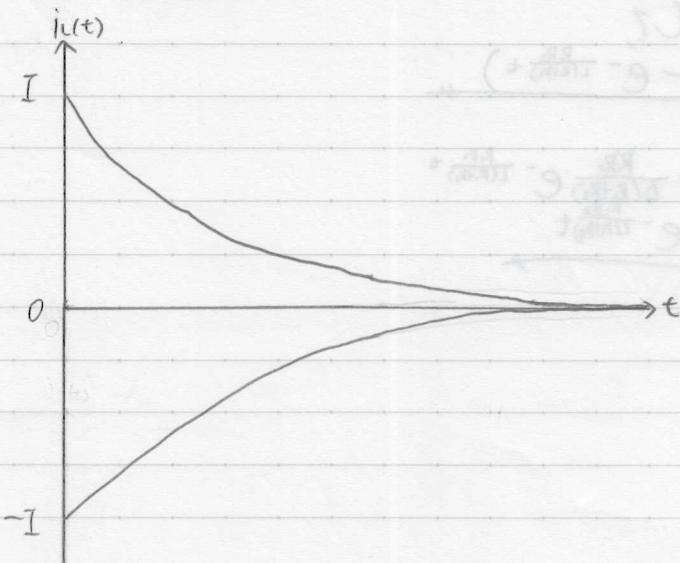
$$i_L = C e^{-\frac{R_2}{L}t}$$

初期条件より,

$$C = I$$

以上より,

$$\left\{ \begin{array}{l} i_L = I e^{-\frac{R_2}{L}t} \\ i_R = -I e^{-\frac{R_2}{L}t} \end{array} \right.$$



$$(3) \begin{cases} E = R_1(i_L + i_R) + L \frac{di_L}{dt} \dots (1) \\ L \frac{di_L}{dt} = R_2 i_R \end{cases}$$

(2) ②

$$i_R = \frac{L}{R_2} \cdot \frac{di_L}{dt} \dots (2)$$

(3) ③ ① + ②

$$R_1(i_L + \frac{L}{R_2} \cdot \frac{di_L}{dt}) + L \frac{di_L}{dt} = E$$

$$\left(\frac{R_1}{R_2} + L \right) \frac{di_L}{dt} + R_1 i_L = E$$

$$\frac{L(R_1+R_2)}{R_2} \cdot \frac{di_L}{dt} + R_1 i_L = E$$

ラプラス変換 (2),

$$\frac{L(R_1+R_2)}{R_2} \cdot s I_L + R_1 I_L = \frac{E}{s}$$

$$\left\{ \frac{L(R_1+R_2)}{R_2} s + R_1 \right\} I_L = \frac{E}{s}$$

$$\left\{ L(R_1+R_2)s + R_1 R_2 \right\} I_L = \frac{ER_2}{s}$$

$$I_L = \frac{ER_2}{s \{ L(R_1+R_2)s + R_1 R_2 \}} \quad (1)$$

$$I_L = \frac{E}{R_1} \left\{ \frac{1}{s} - \frac{R_1 R_2}{L(R_1+R_2)s + R_1 R_2} \right\}$$

$$I_L = \frac{E}{R_1} \left(\frac{1}{s} - \frac{R_1 R_2}{s + \frac{R_1 R_2}{L(R_1+R_2)}} \right)$$

逆変換 (2)

$$i_L = \frac{E}{R_1} \left(1 - e^{-\frac{R_1 R_2}{L(R_1+R_2)} t} \right)$$

$$\begin{aligned} i_R &= \frac{R_2}{R_1} \cdot \frac{E}{R_1} \cdot \frac{R_1 R_2}{L(R_1+R_2)} e^{-\frac{R_1 R_2}{L(R_1+R_2)} t} \\ &= \frac{E}{R_1+R_2} e^{-\frac{R_1 R_2}{L(R_1+R_2)} t} \end{aligned}$$

$$-\frac{A}{s} + \frac{B}{L(R_1+R_2)s + R_1 R_2} = \frac{f AL(R_1+R_2)+B}{s[L(R_1+R_2)s + R_1 R_2]}$$

$$\begin{cases} AL(R_1+R_2)+B=0 \\ AR_1 R_2 = ER_2 \end{cases}$$

↓

$$\begin{cases} A = \frac{E}{R_1} \\ B = -\frac{EL(R_1+R_2)}{R_1} \end{cases}$$

問題用紙

専攻名	電子情報科学専攻 (一般選抜 A 試験)	
試験科目名	専門科目 ②電気磁気学	P. 2 / 7

注：問1と問2の解答は別々の答案用紙に書くこと。

問1. 図1のような長方形電極をもつた平行平板型コンデンサを考える。電極の縦横の長さはそれぞれ a [m] および b [m]、電極間隔は d [m] であり、長さ a の辺の方向に沿って長さ x [m] だけ誘電率 ϵ [F/m] の誘電体が挿入されている。電極間の誘電体以外の部分は誘電率 ϵ_0 [F/m] の空気で満たされている。ただし、 $\epsilon > \epsilon_0$ である。この状態において、コンデンサの上側電極に $+Q$ [C]、下側電極に $-Q$ [C] の電荷を与えた。

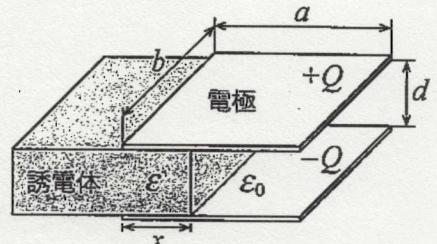


図1

- (1) コンデンサ内における誘電体中と空气中で同一となるのは、電界 E [V/m] または電束密度 D [C/m²] のどちらか。
- (2) 誘電体が挿入された状態での、このコンデンサの静電容量 C [F] を求めよ。
- (3) このコンデンサに蓄えられているエネルギー U [J] を求めよ。
- (4) 挿入している誘電体にはどのような力 F [N] が働くか。大きさと力の向きを示せ。
- (5) もし、誘電体が x の増加する方向に少し移動したとする。その時、コンデンサのエネルギーは増加するのか減少するのか。

次に、図1の設定において、上下電極の電荷 $\pm Q$ を取り払い、電極間に外部から直流電圧 V_0 [V] を印加した。

- (6) このコンデンサに蓄えられているエネルギー U [J] を求めよ。
- (7) 握入している誘電体にはどのような力 F [N] が働くか。大きさと力の向きを示せ。
- (8) もし、誘電体が x の増加する方向に少し移動したとする。その時、コンデンサのエネルギーは増加するのか減少するのか。

問2. 図2のように、空气中に置かれた長さ l [m]、半径 a [m] の円筒状ソレノイドコイル (N 回巻き) に、電源から一定の直流電流 I [A] が供給されている。空気の透磁率を μ_0 [H/m] とし、以下の問に答えよ。ただし $a \ll l$ で、かつコイルは密に巻かれており、ソレノイドコイル内部には磁界が均一に発生し、外部に漏れる磁界の影響は無視できるものとする。

- (1) ソレノイドコイル内部の磁界 H [A/m] の大きさと向きを求めよ。
- (2) ソレノイドコイル内部の磁束 Φ [Wb] を求め、ソレノイドコイルのインダクタンス L [H] を計算せよ。
- (3) ソレノイドコイルに蓄えられている磁気エネルギー U_m [J] を求めよ。
- (4) このときソレノイドコイルには、長さ方向に縮まろうとする力が働く。電流 I が一定で、コイルの長さが $l - \Delta l$ に縮んだとき ($\Delta l \ll l$)、電源からコイルに供給されるエネルギー ΔU_p [J] を求めよ。
- (5) (4)において、ソレノイドコイルに蓄えられている磁気エネルギーの変化分 ΔU_m [J] を求めよ。
- (6) ソレノイドコイル全体が縮まろうとする力 F [N] を求めよ。

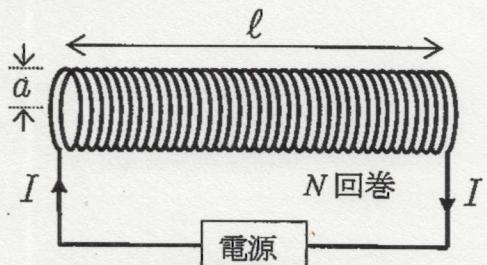


図2

2013 電磁気

問1
 (1) D

$$(2) C = \epsilon \frac{dx}{d} + \epsilon_0 \frac{h(a-x)}{d}$$

$$= \frac{h\{\epsilon x + \epsilon_0(a-x)\}}{d} +$$

$$(3) U = \frac{1}{2} CV^2 = -\frac{Q^2}{2C} = \frac{Q^2 d}{2\epsilon\{\epsilon x + \epsilon_0(a-x)\}}$$

(4) Q 一定のとき, x が増加する方向を力の正の向きとすると, $F = -\frac{\partial U}{\partial x}$ と表せるので,

$$F = -\frac{\partial U}{\partial x} = -\frac{\frac{\partial^2 U}{\partial x^2}(x - x_0)}{2\epsilon\{\epsilon x + \epsilon_0(a-x)\}^2} = \frac{Q^2 d(\epsilon - \epsilon_0)}{2\epsilon\{\epsilon x + \epsilon_0(a-x)\}^2} > 0$$

大きさ: $\frac{Q^2 d(\epsilon - \epsilon_0)}{2\epsilon\{\epsilon x + \epsilon_0(a-x)\}^2}$, 向き: 右向き

(5) 減少する

$$(6) U = \frac{1}{2} CV^2 = \frac{h\{\epsilon x + \epsilon_0(a-x)\} V^2}{2d},$$

(7) V 一定のとき, x が増加する向きを力の正の向きとすると $F = \frac{\partial U}{\partial x}$ と表せるので,

$$F = \frac{\partial U}{\partial x} = -\frac{h(\epsilon - \epsilon_0)}{2d} > 0$$

大きさ: $\frac{h(\epsilon - \epsilon_0)}{2d}$, 向き: 右向き

(8) 増加する

問2

$$(1) H = \frac{NI}{l}$$

$$(2) \overline{\Phi} = \frac{\mu_0 NI}{l} \cdot \pi a^2 = \frac{\mu_0 N I a^2}{l}$$

$$L = \frac{\overline{\Phi}}{I} = \frac{\mu_0 N I a^2}{l}$$

$$(3) U = \frac{1}{2} L I^2 = \frac{\mu_0 N I^2 a^2}{2l}$$

$$(4) U_{ce} + \Delta U_p = U(l - \Delta l)$$

$$\begin{aligned} \Delta U_p &= U(l - \Delta l) - U(l) \\ &= \frac{\mu_0 N I^2 a^2}{2} \left(\frac{1}{l - \Delta l} - \frac{1}{l} \right) \\ &= \frac{\mu_0 N I^2 a^2}{2} \cdot \frac{l - (l - \Delta l)}{l(l - \Delta l)} \\ &= \frac{\mu_0 N I^2 a^2 \Delta l}{2l(l - \Delta l)} \end{aligned}$$

ここで、 $\Delta l \ll l$ なので、 $l - \Delta l = l$ とおせるので、

$$\Delta U_p = \frac{\mu_0 N I^2 a^2 \Delta l}{2l^2}$$

$$(5) \Delta U_m = \Delta U_p = \frac{\mu_0 N I^2 a^2 \Delta l}{2l^2}$$

$$(6) \Delta U_m = F \cdot \Delta l$$

$$F = \frac{\Delta U_m}{\Delta l}$$

$$F = \frac{\mu_0 N I^2 a^2}{2l^2}$$

$$\left(\frac{\partial U}{\partial l} = -\frac{\mu_0 N I^2 a^2}{2l^2} \right)$$

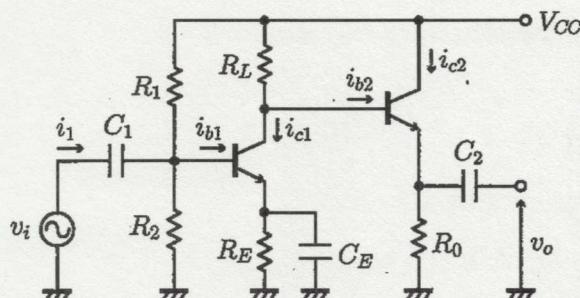
問題用紙

専攻名	電子情報科学専攻 (一般選抜 A 試験)	
試験科目名	専門科目 ③電子回路	P. 3 / 7

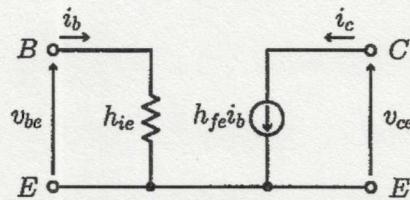
注：問1と問2の解答は別々の答案用紙に書くこと。

問1. 図1(a)に示すトランジスタを用いた増幅回路について、以下の間に答えよ。ただし、トランジスタの等価回路は図1(b)で与えられるものとする。また、並列記号 (//) を用いてよい。

- (1) 小信号等価回路を描け。ただし、交流信号に対して、各コンデンサのインピーダンスは十分小さいものとする。また、2つのトランジスタの等価回路における h_{ie} と h_{fe} は同一とする。
- (2) 電圧利得 $A = \frac{v_o}{v_i}$ を求めよ。



(a) 回路構成



(b) トランジスタの等価回路

図1. トランジスタを用いた増幅回路

問2. 図2に示すオペアンプ(演算増幅器)を用いた回路について、以下の間に答えよ。ただし、用いるオペアンプは理想オペアンプ(入力インピーダンス = ∞ 、出力インピーダンス = 0、利得 = ∞ 、帯域 = ∞)とする。

- (1) 電圧利得 $G(\omega) = \frac{v_o}{v_i}$ を求めよ。ここで、 ω は入力 v_i の角周波数である。
- (2) $|G(0)|$ を求めよ。
- (3) $|G(\infty)|$ を求めよ。
- (4) $|G(\omega)|$ が ω に依存しないための条件を求めよ。ただし、 R_1 , R_2 , C_1 , C_2 は非零値とする。

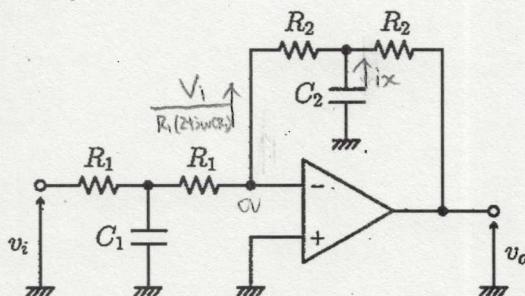
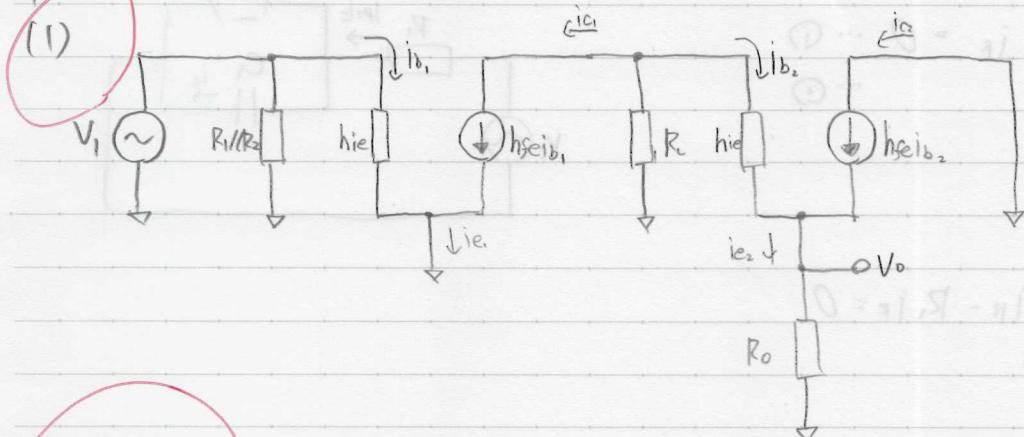


図2. オペアンプを用いた回路

2013 電子回路

(1)



$$(2) V_o = R_o i_{2e} \quad \dots \textcircled{1}$$

$$i_{2e} = (1+hfe) i_{2b} \quad \dots \textcircled{2}$$

$$-R_L (i_{1c} + i_{2b}) - hie i_{2b} = V_o \quad \dots \textcircled{3}$$

$$i_{1c} = hfe i_{1b} \quad \dots \textcircled{4}$$

$$i_{1b} = \frac{V_1}{hie} \quad \dots \textcircled{5}$$

(5) ④ ⑤ 1つ入

$$i_{1c} = \frac{hfe}{hie} V_1 \quad \dots \textcircled{6}$$

(6) ⑤ ③ 1つ入

$$-R_L \cdot \frac{hfe}{hie} V_1 - (R_L + hie) i_{2b} = V_o$$

$$(R_L + hie) i_{2b} = - \left(\frac{hfe R_L}{hie} V_1 + V_o \right)$$

$$i_{2b} = - \frac{hfe R_L V_1 + hie V_o}{hie (R_L + hie)} \quad \dots \textcircled{7}$$

(7) ⑦ ② 1つ入

$$i_{2e} = - \frac{(1+hfe)(hfe R_L V_1 + hie V_o)}{hie (R_L + hie)} \quad \dots \textcircled{8}$$

(8) ⑧ ① 1つ入

$$V_o = - \frac{R_o (1+hfe) (hfe R_L V_1 + hie V_o)}{hie (R_L + hie)}$$

$$hie (R_L + hie) V_o = - R_o (1+hfe) (hfe R_L V_1 + hie V_o)$$

$$\{ hie (R_L + hie) + R_o (1+hfe) hie \} V_o = - R_o (1+hfe) hfe R_L V_1$$

左端→右

$$A = - \frac{R_L R_o (1+hfe) hfe}{hie \{ R_L hie + R_o (1+hfe) \}}$$

問2

$$(1) V_i - R_1(i_R + i_C) - R_1 i_R = 0 \quad \dots \textcircled{1}$$

$$R_1 i_R = \frac{1}{j\omega C_1} i_C \quad \dots \textcircled{2}$$

(2) より

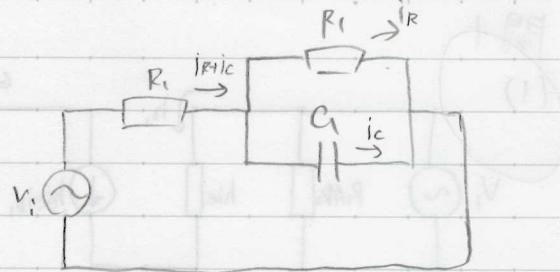
$$i_C = j\omega C_1 i_R \quad \dots \textcircled{3}$$

(3) より (1) 代入

$$V_i - R_1(1 + j\omega C_1) i_R - R_1 i_R = 0$$

$$V_i = R_1(2 + j\omega C_1) i_R$$

$$i_R = \frac{V_i}{R_1(2 + j\omega C_1)}$$



$$-R_2 i_R - R_2(i_R + i_C) = V_o \quad \dots \textcircled{4}$$

$$R_2 i_R = \frac{1}{j\omega C_2} i_C \quad \dots \textcircled{5}$$

(5) より

$$i_C = j\omega C_2 R_2 i_R \quad \dots \textcircled{6}$$

(6) より (4) 代入

$$-R_2 i_R - R_2(i_R + j\omega C_2 R_2 i_R) = V_o$$

$$V_o = -R_2(2 + j\omega C_2 R_2) i_R$$

$$V_o = -\frac{R_2(2 + j\omega C_2 R_2)}{R_1(2 + j\omega C_1)} V_i$$

L T = R, C, Z,

$$G(\omega) = -\frac{R_2(2 + j\omega C_2 R_2)}{R_1(2 + j\omega C_1 R_1)}$$

$$(2) |G(j\omega)| = \frac{R_2}{R_1}$$

$$(3) |G(\infty)| = \frac{C_2 R_2^2}{C_1 R_1^2}$$

$$(4) |G(j\omega)| = \frac{R_2 \sqrt{4 + \omega^2 C_2^2 R_2^2}}{R_1 \sqrt{4 + \omega^2 C_1^2 R_1^2}}$$

$$\omega^2 C_2^2 R_2^2 = 8\omega^2 C_1^2 R_1^2$$

$$C_1 R_1 = C_2 R_2$$