

平成19年度

第2種 理 論

(第1時限目)

本冊子は、筆者が独自に入手した過去の試験問題を、一般財団法人電気技術者試験センターが公開している過去問題の体裁にならって組み直したものです。同センターが作成・配布したものではありません。

問1 次の文章は、相互インダクタンスに関する記述である。文中の に当てはまる式又は数値を解答群の中から選び、その記号をマークシートに記入しなさい。

図のように、空けきをもつ環状鉄心に、巻数 N_1 の巻線1及び巻数 N_2 の巻線2が巻かれている。鉄心部は、磁路長 l 、透磁率 μ の鉄心から成っている。また、空けき部の長さは d で、その透磁率は μ_0 である。磁路の断面積はいずれの部分も S である。磁路において磁束は一様に分布し、飽和、ヒステリシス、渦電流、漏れ磁束、空けき部の端効果はないものとする。巻線1は、電圧が E の直流電源にスイッチSWを経て図のように接続されている。抵抗 R は巻線1の抵抗である。

鉄心部及び空けき部から成る磁路は巻線1及び巻線2に共通に鎖交する磁束（相互磁束）を通す磁路であるが、その磁気抵抗は (1) である。巻線2の自己インダクタンス及び両巻線間の相互インダクタンスは、巻線1のインダクタンスのそれぞれ (2) 倍となる。

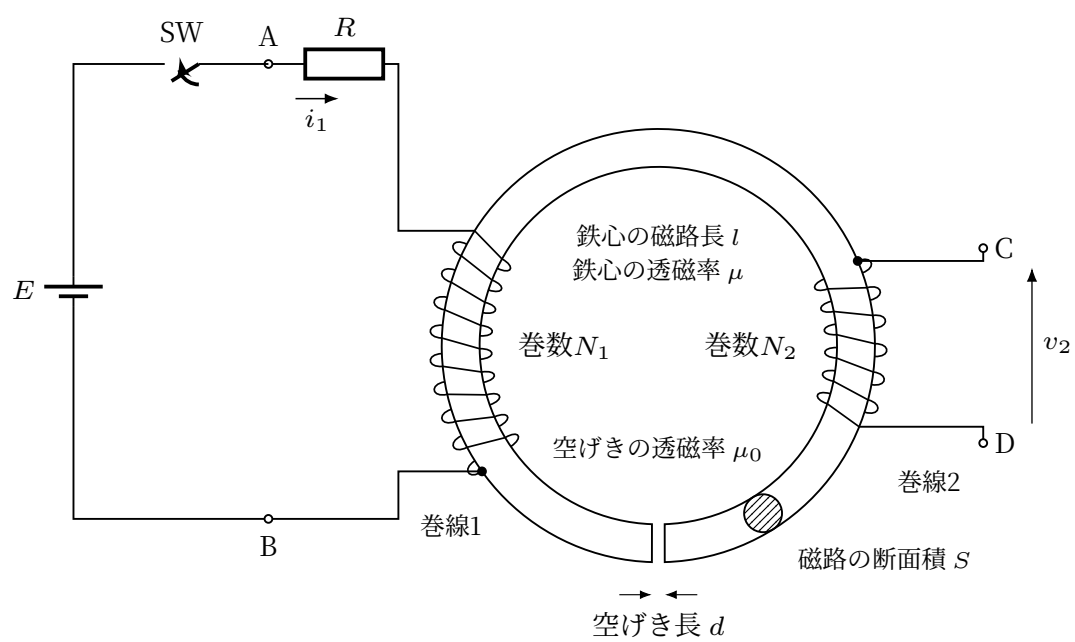
いま、時刻 $t = 0$ でスイッチSWを投入したとする。両巻線間の相互インダクタンスを巻線2に生じる電圧から求めてみよう。まず、巻線1に流れる電流 i_1 により巻線2に発生する電圧 v_2 （端子Dを基準とした端子Cの電位）は、両巻線間の相互インダクタンスを M とするとき、 $v_2 =$ (3) となる。この電圧 v_2 を時間について $t = 0$ から無限大まで積分すると、

$$\int_0^{\infty} v_2 dt = \int_0^{\text{(4)}} M di_1$$

となる。ここで、右辺の積分の上限は電流 i_1 の最終値であり、 (4) である。この式より、相互インダクタンス M は、

$$M = \text{(5)} \times \int_0^{\infty} v_2 dt$$

と求められる。



[問 1 の解答群]

(イ) $M \frac{di_1}{dt}$

(ニ) $\frac{M}{R}$

(ト) $\frac{M}{R} \frac{di_1}{dt}$

(ヌ) RE

(ワ) $\left(\frac{N_1}{N_2}\right)^2$ 及び $\frac{N_1}{N_2}$

(ロ) $\frac{S}{\mu l} + \frac{S}{\mu_0 d}$

(ホ) $\left(\frac{N_2}{N_1}\right)^2$ 及び $\frac{N_2}{N_1}$

(チ) $\frac{l}{\mu S} + \frac{d}{\mu_0 S}$

(ル) $\frac{\mu S}{l} + \frac{\mu_0 S}{d}$

(カ) $\frac{R}{E}$

(ハ) N_2 及び N_2^2

(ヘ) 1

(リ) $\frac{E}{R}$

(ヲ) 0

(ヨ) $\frac{ME}{R} \frac{di_1}{dt}$

問2 次の文章は、直流回路の電圧計算の方法に関する記述である。文中の に当てはまる数値を解答群の中から選び、その記号をマークシートに記入しなさい。

図1に示す回路において、電圧 V [V]をノートンの定理を用いて求めたい。

まず、 $3\text{ }\Omega$ の抵抗を取り去った図2の回路について考える。この回路において $4\text{ }\Omega$ の抵抗と 4 V の電圧源の直列接続は、 $R_x = \text{(1)}$ Ω の抵抗と $I_x = \text{(2)}$ [A]の電流源の並列接続に等価的に変換されるから、図2の回路は図3の回路と等価になる。図3の回路において、端子1-1'を短絡したときに流れる電流 I を求めると (3) [A]となる。

次に、図3の回路内のすべての電流源を零とし、端子1-1'からみたコンダクタンスを求めると (4) [S]となる。

以上をもとにノートンの定理を使い、端子1-1'に $3\text{ }\Omega$ の抵抗を接続したときに端子1'を基準とした端子1の電圧 V は (5) [V]となる。

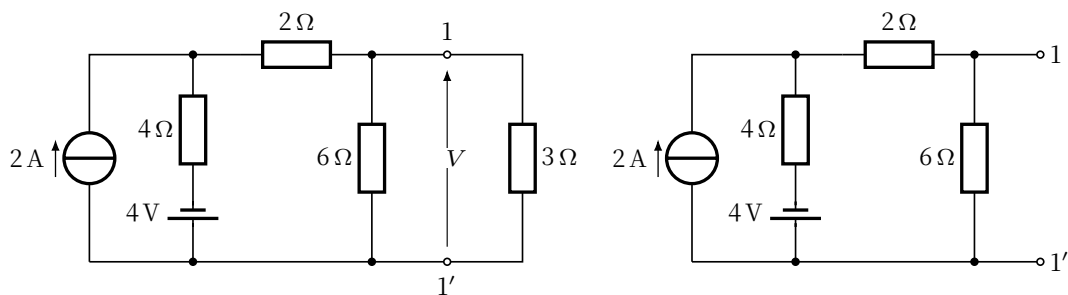


図1

図2

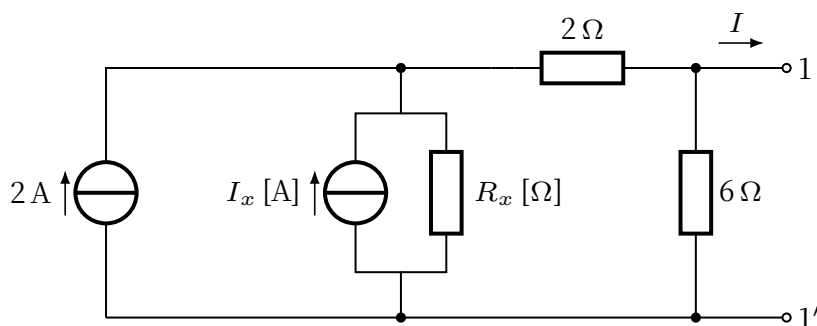


図3

[問2の解答群]

(イ) 6

(ロ) 1.5

(ハ) 3.5

(ニ) $\frac{1}{2}$

(ホ) 2

(ヘ) $\frac{1}{4}$

(ト) 5

(チ) 7

(リ) 9

(ヌ) 3

(ル) $\frac{1}{3}$

(ヲ) 4.5

(ワ) 4

(カ) 2.5

(ヨ) 1

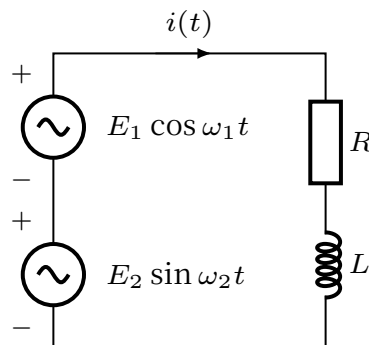
問3 次の文章は、交流回路の電流計算の方法に関する記述である。文中の に当てはまる式又は数値を解答群の中から選び、その記号をマークシートに記入しなさい。

図に示す回路において、定常電流 $i(t)$ を重ねの理（重ね合わせの理）を用いて求めたい。ただし、 $R = 1 [\Omega]$, $L = 40 [\text{mH}]$, $E_1 = 10 [\text{V}]$, $E_2 = 5 [\text{V}]$, $\omega_1 = 100 [\text{rad/s}]$, $\omega_2 = 150 [\text{rad/s}]$ とする。

まず、角周波数 ω_2 の電圧源の大きさを零にしたとき、抵抗 R に流れる定常電流 $i_1(t)$ を求めると、 $A_1 \cos(100t + \varphi_1)$ となる。

次に、角周波数 ω_2 の電圧源を元に戻し、角周波数 ω_1 の電圧源の大きさを零としたとき、抵抗 R に流れる定常電流 $i_2(t)$ を求めると、 $A_2 \sin(150t + \varphi_2)$ となる。

これより、重ねの理を用いれば $i(t) = \text{(1)}$ となる。ここにおいて A_1 は (2) [A], φ_1 は (3) [rad]となる。さらに、 A_2 は (4) [A], φ_2 は (5) [rad]となる。ただし、 A_1 及び A_2 は正の数とする。



[問3の解答群]

(イ) 1.72

(ロ) $A_1 \cos(100t + \varphi_1) + A_2 \sin(150t + \varphi_2)$

(ハ) 1.41

(ニ) 1.33

(ホ) 1.16

(ヘ) $A_1 \sin(100t + \varphi_1) + A_2 \cos(150t + \varphi_2)$

(ト) 0.82

(チ) 0.58

(リ) -1.33

(ヌ) -1.41

(ル) 3.44

(ヲ) -0.165

(ワ) -0.245

(カ) 2.43

(コ) $A_1 \cos(100t + \varphi_1) - A_2 \sin(150t + \varphi_2)$

問4 次の文章は、回路の過渡現象に関する記述である。文中の に当てはまる式、数値又は図を解答群の中から選び、その記号をマークシートに記入しなさい。

図のように、抵抗 R_1 、 R_2 、静電容量 C 及び電圧源 E を接続した回路がある。この回路における抵抗 R_2 の電圧 v 及び静電容量 C の電圧 v_C の時間的变化を求めたい。

時間 $t < 0$ ではスイッチ S は開放状態にあり、静電容量 C の電圧 v_C は V_0 である。ただし、 $0 < V_0 < E$ である。

時刻 $t = 0$ において、スイッチ S を閉じた。

回路に流れる電流を i とすると、抵抗 R_2 の電圧 v は、

$$v = R_2 i \quad \dots\dots ①$$

である。

時間 $t > 0$ における i の時間的变化を求める回路方程式は次式となる。

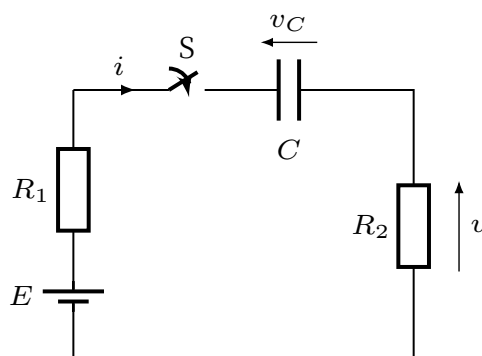
$$R_1 i + \text{(1)} + R_2 i = E \quad \dots\dots ②$$

①、②式と初期条件より、 v は次式で表される。

$$v = \text{(2)} \times e^{\text{(3)} t} \quad \dots\dots ③$$

したがって、時間が十分に経過すると v は (4) に近づく。

このことを考慮すると、静電容量 C の電圧 v_C の時間的变化を表す概略図は (5) である。



[問4の解答群]

$$(イ) (E - V_0) \frac{R_2}{R_1 + R_2}$$

$$(ロ) E$$

$$(ハ) \frac{t}{C(R_1 + R_2)}$$

$$(ニ) \frac{E}{R_1 + R_2}$$

$$(ホ) C \frac{di}{dt}$$

$$(ヘ) -C(R_1 + R_2)t$$

$$(ト) -\frac{t}{C(R_1 + R_2)}$$

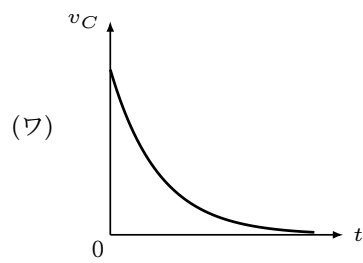
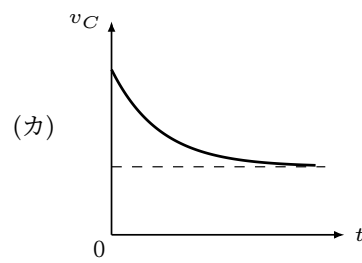
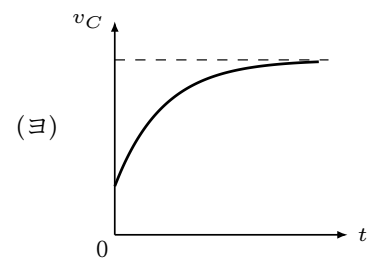
$$(チ) 0$$

$$(リ) \frac{1}{C} \frac{di}{dt}$$

$$(ヌ) \frac{1}{C} \int i dt$$

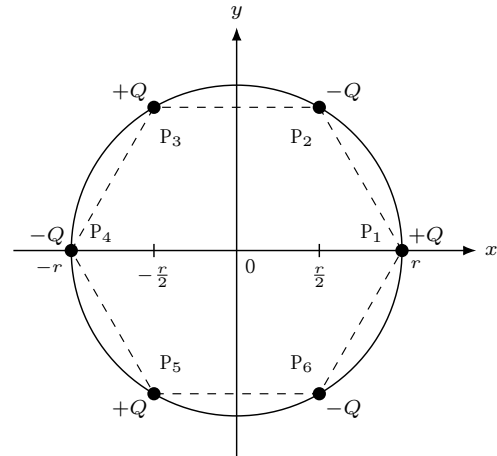
$$(ル) E \frac{R_2}{R_1 + R_2}$$

$$(ヲ) E - V_0$$



問5 次の文章は、静電界に関する記述である。文中の に当てはまる数値（最も近い数値）を解答群の中から選び、その記号をマークシートに記入しなさい。

図のように、真空中に6個の電荷が1辺 r の正六角形の頂点 $P_1, P_2, P_3, P_4, P_5, P_6$ に置かれている。各電荷の絶対値は等しく Q であるが、 P_1, P_3, P_5 にある電荷は正で、 P_2, P_4, P_6 にある電荷は負である。この六角形の重心を原点に取れば、各頂点は、中心を原点とする半径 r の円周上にある。なお、真空の誘電率を ε_0 とする。



このとき、 P_1 に置かれた電荷に働く力は、他の電荷との間に発生する個々の力を合成すれば求められる。ここでは、次の手順で求めよう。

まず、 P_1 に対し P_4 の電荷だけに注目すると、働く力の大きさは、 $F_4 = \frac{Q^2}{4\pi\varepsilon_0 r^2} \times \text{ (1)}$ である。次に、 P_1 に対し P_2 と P_6 に置かれた2個の電荷だけによる力の大きさは、 $F_{26} = \frac{Q^2}{4\pi\varepsilon_0 r^2} \times \text{ (2)}$ である。さらに、 P_1 に対し P_3 と P_5 に置かれた2個の電荷だけによる力の大きさは、 $F_{35} = \frac{Q^2}{4\pi\varepsilon_0 r^2} \times \text{ (3)}$ である。最終的に、それぞれの力の大きさ F_4, F_{26}, F_{35} を、向きを考慮して合成すれば、求める力の大きさは、 $F = \frac{Q^2}{4\pi\varepsilon_0 r^2} \times \text{ (4)}$ となる。また、原点における合成電界に注目すれば、その大きさは (5) となる。

[問5の解答群]

(イ) 1.41

(ロ) 0.25

(ハ) 1.73

(ニ) 0.14

(ホ) 0.33

(ヘ) 0

(ト) 3

(チ) 0.58

(リ) 0.82

(ヌ) 1

(ル) 0.4

(ヲ) 2

(ワ) 0.2

(カ) 0.707

(ヨ) 0.67

問6 次の文章は、接地抵抗の測定に関する記述である。文中の に当てはまる式又は図を解答群の中から選び、その記号をマークシートに記入しなさい。

図1は接地抵抗の測定原理を示したものである。図1において、接地電極 P_1 から距離 d 離れた所に補助電極 P_2 を、距離 x の所に補助電極 P_3 を設け接地する。 P_1 と P_2 間に交流電流を流し、 P_3 を移動させて交流電圧計の読み、すなわち地表面の P_1 からの電位 v を図に表すと、 (1) のようになる。

一方、図2において、 R_1 は求めようとする接地抵抗の値、 R_2 及び R_3 は補助電極の抵抗値、 K は抵抗値 R_K の固定抵抗器とする。また、 Q は半固定抵抗器、 W は抵抗値 R_W の滑り線抵抗器である。

いま、検出器⑤の一端を滑り線抵抗器 W のA点に接触させ、スイッチ S を1側に閉じる。半固定抵抗器 Q を調整して、その抵抗値が R_Q のとき回路が平衡したとすれば、次式が得られる。

$$\text{ (2) } \dots\dots\dots \text{ ① }$$

次に、半固定抵抗器 Q の抵抗値 R_Q はそのままの状態、スイッチ S を2側に閉じる。検出器の一端を滑り線抵抗器 W のB点に移動させて回路の平衡が得られたとすると、次式が得られる。ただし、滑り線抵抗器 W のA点からB点までの抵抗値を R_B とする。

$$\text{ (3) } \dots\dots\dots \text{ ② }$$

①及び②式から R_2 を消去して R_1 を求めると、 $R_1 = \text{ (4) }$ となる。したがって、滑り線抵抗器 W を予め細かく目盛っておけば、その読みと (5) の値から R_1 を求めることができる。

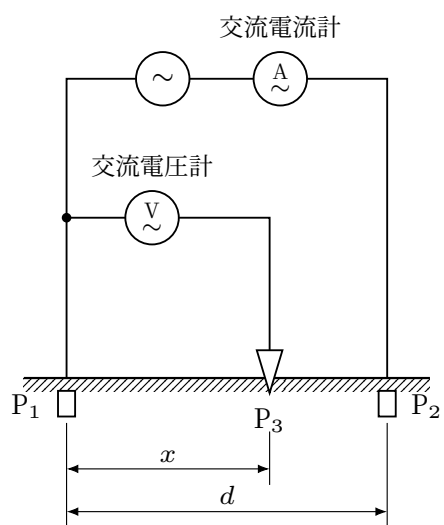


図1

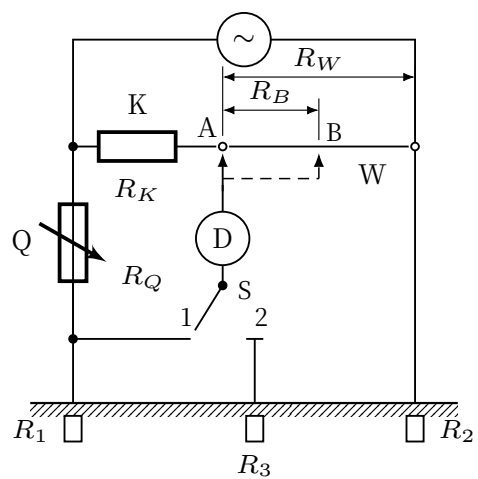
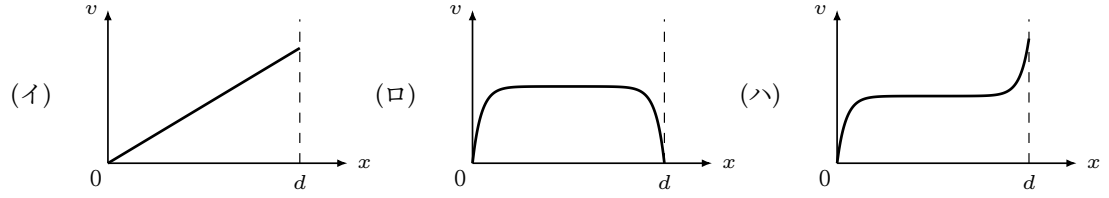


図2

[問6の解答群]



(ニ) $(R_2 + R_3)(R_K + R_B) = (R_Q + R_1)(R_W - R_B)$ (ホ) $R_K(R_1 + R_2) = R_Q R_W$

(ヘ) $\frac{(R_K + R_B)R_Q}{R_W}$

(ト) $\frac{R_Q}{R_K}$

(チ) $R_K R_1 = R_Q(R_W + R_2)$

(リ) $\frac{R_K + R_B}{R_W}$

(ヌ) $(R_Q + R_1)(R_W - R_B) = R_2(R_K + R_B)$

(ル) $\frac{R_K R_Q}{R_B}$

(ヲ) $\frac{R_K}{R_B}$

(ワ) $R_K R_2 = R_W R_1$

(カ) $(R_Q + R_1 + R_3)(R_W - R_B) = R_2(R_K + R_B)$

(コ) $\frac{R_B R_Q}{R_K}$

問7 次の文章は、半導体中のキャリアの運動と電気伝導に関する記述である。

文中の に当てはまる語句又は式を解答群の中から選び、その記号をマークシートに記入しなさい。

半導体中のキャリアに電界を作用させるとキャリアは電界による力を受けてランダム運動しながらも、その方向に移動する。このようにドリフトしながら移動するキャリアのドリフト速度は、電界がそれほど大きくない場合、電界に比例し、その比例定数 μ を (1) という。いま、正孔密度を p 、正孔の電荷量を q 、正孔の (1) を改めて μ_p とおき、電界を E とすれば、ドリフト正孔電流密度 J_p は (2) となる。同様に電子密度を n 、電子の (1) を μ_n 、電子の電荷量を $-q$ とすれば、ドリフト電子電流密度 J_n は (3) となる。電子は電界作用に対して正孔と逆方向に移動するが、負の電荷であるため、電流としての向きは正孔と同じである。電子と正孔によるドリフト電流密度を合計した電流密度 J は (4) となる。これより導電率 γ は (5) となる。

[問7の解答群]

- | | | |
|------------------------------------|---------------------------------|---|
| (イ) ドリフト係数 | (ロ) $q(\mu_n n + \mu_p p)E$ | (ハ) $qp\mu_p\sqrt{E}$ |
| (ニ) $qp\mu_p E$ | (ホ) $q\sqrt{\mu_n n + \mu_p p}$ | (ヘ) $qn\mu_n E^2$ |
| (ト) $q(\mu_n n + \mu_p p)\sqrt{E}$ | (チ) 移動度 | (リ) $qp\mu_p E^2$ |
| (ヌ) $q(\mu_n n + \mu_p p)$ | (ル) $qn\mu_n\sqrt{E}$ | (ヲ) $qn\mu_n E$ |
| (ワ) 拡散率 | (カ) $q(\mu_n n + \mu_p p)E^2$ | (ク) $q\left(\frac{\mu_n n + \mu_p p}{2}\right)$ |

問8 次の文章は，トランジスタ回路に関する記述である。文中の に当てはまる数値を解答群の中から選び，その記号をマークシートに記入しなさい。

図1のトランジスタ回路において， v_{in} は正弦波入力信号電圧， v_{o1} ， v_{o2} は正弦波出力信号電圧である。いま，ベース直流電流 I_B が抵抗 R_A を流れる直流電流 I_A に比較して十分小さいと仮定すると，ベースの直流電圧は $V_B =$ (1) [V]となる。さらに，トランジスタのベース－エミッタ間の直流電圧を $V_{BE} = 0.7$ [V]と仮定すると，エミッタ直流電流は $I_E =$ (2) [mA]と求められる。

ここで，トランジスタの交流等価回路が図2で表され，また，すべてのコンデンサを正弦波交流信号の周波数において短絡と見なすと， v_{o1} を出力電圧としたときの電圧増幅度は， $\frac{v_{o1}}{v_{in}} \equiv$ (3) 倍である。さらに，出力電圧を v_{o2} とするとときの電圧増幅度は， $\frac{v_{o2}}{v_{in}} \equiv$ (4) 倍である。したがって， v_{o1} と v_{o2} の位相差は (5) である。

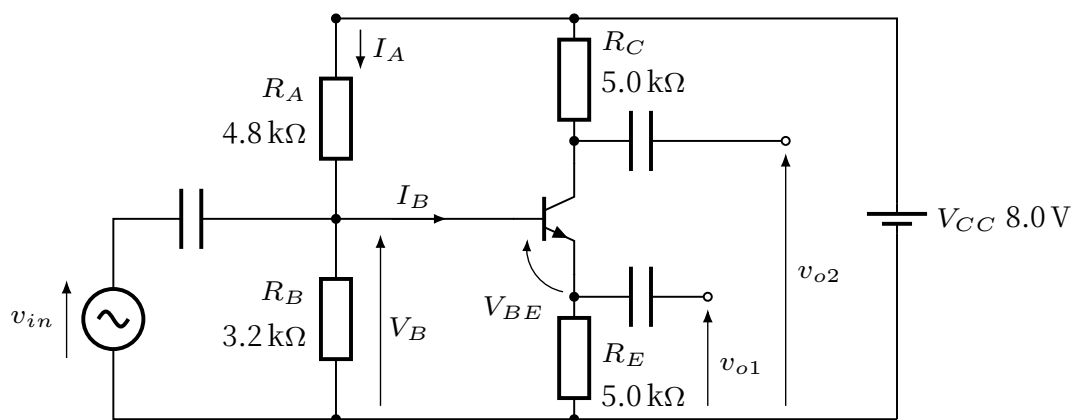


図1

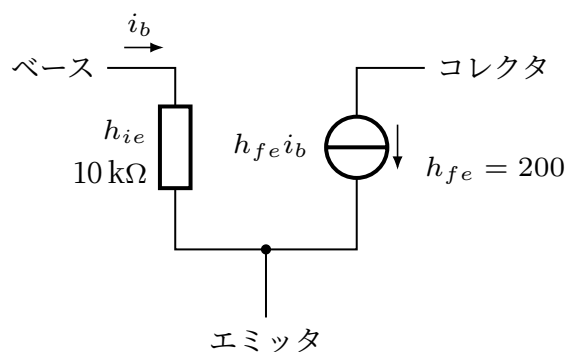


図2

[問8の解答群]

(イ) 1.0

(ロ) 8.0

(ハ) 0.8

(ニ) 100

(ホ) 0°

(ヘ) 3.2

(ト) 2.0

(チ) 0.5

(リ) -100

(ヌ) 4.8

(ル) 180°

(ヲ) 0.1

(ワ) 90°

(カ) 1.5

(ヨ) -1.0