- ④ 資料 演習問題 13.2
- 2 資料 演習問題 13.3
- 資料 演習問題 13.4
- 資料 演習問題 13.5
- 資料 演習問題 13.6
- 資料 演習問題 13.7
- 資料 演習問題 14.1
- 資料 演習問題 14.2
- 資料 演習問題 14.3

▲ロ ▶ ▲周 ▶ ▲ 国 ▶ ▲ 国 ▶ ● の Q @

Fig. 13.1(a) のフィードバック制御系の有界入力有界出力安定性を考える. ただし $P(s) = \frac{1}{(s+1)^2}$, $C_2(s) = \frac{1}{s}$ とする.

- 伝達関数 $\frac{1}{s+1}$ のベクトル軌跡を Fig. 13.17(a) に記入しなさい.
- ② C₂(s) のベクトル軌跡を Fig. 13.17(b) に記入しなさい。
- ③ 開ループ特性 L₂(s) = P(s)C₂(s) の |L₂(jω)|, ∠L₂(jω) を求めな さい.
- $|L_2(j0)|, ∠L_2(j0)$ を求めなさい.
- $\lim_{\omega \to \infty} |L_2(j\omega)|$, $\lim_{\omega \to \infty} ∠L_2(j\omega)$ を求めなさい.
- ⑤ Fig. 13.18 のうち, 開ループ特性 L₂(s) のベクトル軌跡を示しているのはどれか?
- ナイキストの安定判別法により、このフィードバック制御系の安定 性を判定しなさい。





▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ □ のQで

● 開ループ特性 $L_2(s) = P(s)C_2(s)$ の $|L_2(j\omega)|$, ∠ $L_2(j\omega)$ を求めな さい.

$$L_2(s) = P(s)C_2(s) = \frac{1}{(s+1)^2} \frac{1}{s} = \frac{1}{s+1} \frac{1}{s+1} \frac{1}{s}$$
$$L_2(j\omega) = \frac{1}{j\omega+1} \frac{1}{j\omega+1} \frac{1}{j\omega}$$

◆□▶ ◆□▶ ◆ □▶ ◆ □▶ ○ □ ○ ○ ○ ○

● 開ループ特性 $L_2(s) = P(s)C_2(s)$ の $|L_2(j\omega)|$, ∠ $L_2(j\omega)$ を求めな さい.

$$L_2(s) = P(s)C_2(s) = \frac{1}{(s+1)^2} \frac{1}{s} = \frac{1}{s+1} \frac{1}{s+1} \frac{1}{s}$$
$$L_2(j\omega) = \frac{1}{j\omega+1} \frac{1}{j\omega+1} \frac{1}{j\omega}$$

$$|L_2(j\omega)| = |\frac{1}{j\omega+1}||\frac{1}{j\omega+1}||\frac{1}{j\omega}|$$

$$\angle L_2(j\omega) = \angle \frac{1}{j\omega+1} + \angle \frac{1}{j\omega+1} + \angle \frac{1}{j\omega}$$

$$= \angle 1 - \angle (j\omega+1) + \angle 1 - \angle (j\omega+1) + \angle 1 - \angle j\omega$$

$$= -\angle (j\omega+1) - \angle (j\omega+1) - \angle j\omega$$

◆□▶ ◆□▶ ◆ □▶ ◆ □▶ ○ □ ○ ○ ○ ○

演習問題 13.2

③ 開ループ特性 $L_2(s) = P(s)C_2(s)$ の $|L_2(j\omega)|, \angle L_2(j\omega)$ を求めな さい.

$$|L_2(j\omega)| = |\frac{1}{j\omega+1}||\frac{1}{j\omega+1}||\frac{1}{j\omega}|$$

$$\left|\frac{1}{j\omega}\right| = \frac{1}{|\omega|} \qquad \left|\frac{1}{j\omega+1}\right| = \frac{1}{\sqrt{\omega^2+1}}$$

$$|L_2(j\omega)| = |\frac{1}{j\omega+1}||\frac{1}{j\omega+1}||\frac{1}{j\omega}| = \frac{1}{|\omega|(\omega^2+1)}$$

▲□▶ ▲□▶ ▲三▶ ▲三▶ 三三 のへ⊙

演習問題 13.2

③ 開ループ特性 $L_2(s) = P(s)C_2(s)$ の $|L_2(j\omega)|, \angle L_2(j\omega)$ を求めな さい.

$$\angle L_2(j\omega) = -\angle (j\omega+1) - \angle (j\omega+1) - \angle j\omega$$

$$\angle j\omega = \frac{\pi}{2}$$
 $\angle (j\omega + 1) = \tan^{-1}\omega$

$$\angle L_2(j\omega) = -\angle (j\omega+1) - \angle (j\omega+1) - \angle j\omega = -\frac{\pi}{2} - 2\tan^{-1}\omega$$

◆□▶ ◆□▶ ◆三▶ ◆三▶ 三三 - のへで

- ① $|L_2(j0)|$, $\angle L_2(j0)$ を求めなさい.
- ② $\lim_{\omega \to \infty} |L_2(j\omega)|, \lim_{\omega \to \infty} \angle L_2(j\omega)$ を求めなさい.

$$|L_2(j\omega)| = \frac{1}{|\omega|(\omega^2 + 1)}$$
 $\angle L_2(j\omega) = -\frac{\pi}{2} - 2\tan^{-1}\omega$

 $|L_2(j0)| = \infty \qquad \angle L_2(j0) = -\pi/2$

$$\lim_{\omega \to \infty} |L_2(j\omega)| = 0 \qquad \lim_{\omega \to \infty} \angle L_2(j\omega) = -3\pi/2$$

▲□▶▲□▶▲≡▶▲≡▶ ≡ めぬ⊙

Fig. 13.18 のうち, 開ループ特性 L₂(s) のベクトル軌跡を示しているのはどれか?

 $|L_2(j0)| = \infty \qquad \angle L_2(j0) = -\pi/2$





▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ □ のQで



1 ナイキストの安定判別法により、このフィードバック制御系の安定 性を判定しなさい。



 L_2 には, 簡略化されたナイキストの安定判別法が適用できる. ベクトル 軌跡上を進むとき, 点 -1 + j0を常に左手に見ているので, フィード バック制御系は有界入力有界出力安定.

演習問題 13.2 の P(s) に $C_1(s) = \frac{1}{10} \frac{1}{s}$ を適用し, Fig. 13.1(a) の フィードバック制御系の有界入力有界出力安定性を考える.

- G達関数 1/(s+1) のボード線図 (ゲイン線図, 位相線図ともに折れ線近似) は, Fig. 13.19(a) で与えられる. P(s) のボード線図を, 折れ線近似により, Fig. 13.19(a) に記入しなさい.
- C₁(s) のボード線図は, Fig. 13.19(b) で与えられる. 開ループ特性 L₁(s) = P(s)C₁(s) のボード線図を, 折れ線近似により, Fig. 13.19(c) に記入しなさい.

・ロト ・ 同 ト ・ ヨ ト ・ ヨ ・ つ へ の

③ この制御系の位相余裕を読み取りなさい.

G達関数 1/(s+1) のボード線図 (ゲイン線図, 位相線図ともに折れ線近似) は, Fig. 13.19(a) で与えられる. P(s) のボード線図を, 折れ線近似により, Fig. 13.19(a) に記入しなさい.



◆□▶ ◆□▶ ◆三▶ ◆三▶ 三三 - のへで

- $C_1(s)$ のボード線図は, Fig. 13.19(b) で与えられる. 開ループ特性 $L_1(s) = P(s)C_1(s)$ のボード線図を, 折れ線近似により, Fig. 13.19(c) に記入しなさい.
- この制御系の位相余裕を読み取りなさい.



▲□▶ ▲□▶ ▲三▶ ▲三▶ 三三 のへで

演習問題 13.2, 13.3 の P(s) に $C_1(s)$, $C_2(s)$, $C_3(s) = 2C_2(s) = \frac{2}{s}$ を それぞれ適用する. 開ループ特性 $L_1(s)$, $L_2(s)$, $L_3(s) = P(s)C_3(s)$ の ボード線図は, Fig. 13.20 で与えられる.

- C₁, C₂, C₃ を適用した場合の位相余裕を, それぞれ読み取りなさい.
- ② C₁, C₂, C₃ を適用したそれぞれのフィードバック制御系の安定性 を判定しなさい。
- ③ C₁, C₂, C₃ を適用したフィードバック制御系のステップ応答は, Fig. 13.21 のいずれかで与えられる. C₁, C₂, C₃ とステップ応答の 正しい組み合わせを答えなさい.

◆□▶ ◆□▶ ◆□▶ ◆□▶ □ ○○○

- C₁, C₂, C₃ を適用した場合の位相余裕を, それぞれ読み取りなさい.
- ② C₁, C₂, C₃ を適用したそれぞれのフィードバック制御系の安定性 を判定しなさい。



90°弱 20°程度 ほぼ 0°

 C₁, C₂, C₃ を適用したフィードバック制御系のステップ応答は, Fig. 13.21 のいずれかで与えられる. C₁, C₂, C₃ とステップ応答の 正しい組み合わせを答えなさい.



▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ □ のQで

 $C_1 \leftrightarrow (\mathsf{a})$ $C_2 \leftrightarrow (\mathsf{b})$ $C_3 \leftrightarrow (\mathsf{c})$

$$P(s) = \frac{1}{s-1}, C(s) = \frac{s-1}{s+1}$$
 とする ¹

- (13.4), (13.5) 式における N_p(s), D_p(s), N_c(s), D_c(s) を求めなさい。
- ② 開ループ伝達関数を求めなさい。
- 不安定な開ループ極の数を求めなさい。
- ・
 ナイキストの安定判別法により、不安定な閉ループ極の数を求めな
 さい。

$P(s) = \frac{1}{s-1}$ $C(s) = \frac{s-1}{s+1}$

- (13.4), (13.5) 式における N_p(s), D_p(s), N_c(s), D_c(s) を求めなさい.
- ② 開ループ伝達関数を求めなさい。
- 不安定な開ループ極の数を求めなさい。
- サイキストの安定判別法により、不安定な閉ループ極の数を求めな さい。

▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ □ のQで

 $\begin{aligned} N_p(s) &= 1 \ (m_p = 0) \\ N_c(s) &= s - 1 \ (m_c = 1) \end{aligned} \\ D_p(s) &= s - 1 \ (m_c = 1) \\ D_c(s) &= s + 1 \ (n_c = 1) \end{aligned}$

$P(s) = \frac{1}{s-1}$ $C(s) = \frac{s-1}{s+1}$

- (13.4), (13.5) 式における N_p(s), D_p(s), N_c(s), D_c(s) を求めなさい。
- ② 開ループ伝達関数を求めなさい.
- 不安定な開ループ極の数を求めなさい。
- サイキストの安定判別法により、不安定な閉ループ極の数を求めな さい。

▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ □ のQで

$$L(s) = P(s)C(s) = \frac{1}{s-1} \frac{s-1}{s+1} = \frac{1}{s+1}$$

$P(s) = \frac{1}{s-1}$ $C(s) = \frac{s-1}{s+1}$

- (13.4), (13.5) 式における N_p(s), D_p(s), N_c(s), D_c(s) を求めなさい.
- ② 開ループ伝達関数を求めなさい。
- 不安定な開ループ極の数を求めなさい。
- サイキストの安定判別法により、不安定な閉ループ極の数を求めな さい。

 $D_p(s)D_c(s) = (s-1)(s+1) = 0$ より,開ループ極は1と-1.したがっ て不安定な開ループ極の数は P = 1.

▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ □ のQで

$$P(s) = \frac{1}{s-1}$$
 $C(s) = \frac{s-1}{s+1}$

- (13.4), (13.5) 式における N_p(s), D_p(s), N_c(s), D_c(s) を求めなさい。
- ② 開ループ伝達関数を求めなさい。
- 不安定な開ループ極の数を求めなさい.
- ナイキストの安定判別法により、不安定な閉ループ極の数を求めな
 さい。

L(s) = 1/(s+1)より, ナイキスト軌跡は Fig. 13.8 と同じ. したがって 点 -1+j0を囲む回数は N = 0. N = Z - Pより P = 1であり, 不安 定な閉ループ極が 1 つ存在し, フィードバック制御系は安定ではない.

◆□▶ ◆□▶ ◆□▶ ◆□▶ □ ○○○

 $P(s) = \frac{1}{s}, C(s) = \frac{20}{s^2 + 5s + 2}$ により構成されるフィードバック制御系を考える.この制御系のゲイン余裕を求めなさい.またこのフィードバック制御系の安定性を判定しなさい.

▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ ■ ●の00

演習問題 13.6

簡略化されたナイキストの安定判別法が適用できる. 周波数伝達関数 $L(j\omega)$ を求めると

$$L(j\omega) = \frac{20}{j\omega(-\omega^2 + j5\omega + 2)} = \frac{-100\omega^2 - j20\omega(2-\omega^2)}{(-5\omega^2)^2 + \omega^2(2-\omega^2)^2}$$

となる. 位相が 180°遅れる, すなわち $L(j\omega)$ の虚数部が 0 となる位相 交差周波数 ω_{pc} を考える ($\text{Im}L(j\omega_{pc}) = 0$) と, $\omega_{pc} = \sqrt{2}$ [rad/s]. よっ て $|L(j\omega_{pc})| = 2$ より, $\text{GM} = 1/2 \approx -6$ [dB]. したがってこのフィー ドバック制御系は内部安定ではない.

◆□▶ ◆□▶ ◆□▶ ◆□▶ □ ○○○

 $P(s) = \frac{K}{s}, K > 0, C(s) = \frac{1}{s^2 + 2s + 1}$ により構成されるフィード バック制御系を考える. このフィードバック制御系を安定にする K の 条件を, ナイキストの安定判別法により, 求めなさい (ヒント: $L(j\omega)$ の 虚数部が 0 となる ω の値を求めてみよう.).

・ロト ・ 同 ト ・ ヨ ト ・ ヨ ・ つ へ の

演習問題 13.7

簡略化されたナイキストの安定判別法が適用できる. 周波数伝達関数 $L(j\omega)$ を求めると

$$L(j\omega) = \frac{K}{j\omega(-\omega^2 + j2\omega + 1)} = \frac{-2K\omega^2 - jK\omega(1 - \omega^2)}{(-2\omega^2)^2 + \omega^2(1 - \omega^2)^2}$$

となる. 位相が 180° 遅れる, すなわち $L(j\omega)$ の虚数部が 0 となる位相 交差周波数 ω_{pc} を考える ($\text{Im}L(j\omega_{pc}) = 0$) と, $\omega_{pc} = 1$ [rad/s]. よって $L(j\omega_{pc}) = -K/2$. 点 -K/2 + j0 が点 -1 + j0 より右側にあれば, ナイ キストの安定判別法より内部安定となる. したがって 0 < K < 2.

▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ ■ ●の00

制御対象 $P(s) = \frac{1}{10(s+1)^2}$ に対するフィードバックコントローラの 設計を考えよう. 開ループ特性 $L_0(s) = P(s)$ を Fig. 14.29(a) に, 対応 するフィードバック制御系のステップ応答 $y_0(t)$ を Fig. 14.30(a) に 示す.

① $L_0(s)$ の低周波数ゲイン $\lim_{\omega \to 0} L_0(j\omega)$ を読み取りなさい.







b $L_1 = P(s)C_1(s)$

コントローラ $C_1(s)$ として, I 制御コントローラ $C_1(s) = \frac{1}{2}$ を考える. 開ループ特性 $L_1(s) = P(s)C_1(s)$ を Fig. 14.29(b) に、対応 するステッ プ応答 $y_1(t)$ を Fig. 14.30(b) に示す.

 Δ1(s) のゲイン交差周波数 ω_{gc}, 位相余裕 PM, 低周波数ゲイン $\lim_{\omega \to 0} L_1(j\omega)$ を読み取りなさい.







② $\lim_{t\to\infty} y_1(t) = 1$ であるのに対して、 $y_0(t)$ には定常偏差が生じている. この理由を Fig. 14.29 の開ループ特性の違いにもとづき説明しなさい.





▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ □ のQで

② $\lim_{t\to\infty} y_1(t) = 1$ であるのに対して、 $y_0(t)$ には定常偏差が生じている. この理由を Fig. 14.29 の開ループ特性の違いにもとづき説明しなさい.



 $\lim_{\omega \to \infty} |L_0(\omega)| = -20 [dB] と定数値に留まっているのに対し, <math>L_1(s)$ で は, $\omega \to 0$ のとき, -20 [dB / dec]の傾きでゲインが増加し $\lim_{\omega \to \infty} |L_1(\omega)| = \infty$ となっている.これにより, ステップ応答に対する定 常偏差を除去することができている.

 $C_1(s)$ にゲイン補償を加え | 制御コントローラ $C_2(s) = 10 \times C_1(s)$ を 新たなコントローラとする. 開ループ特性 $L_2(s) = P(s)C_2(s)$ を Fig. 14.31(a) に, 対応するステップ応答 $y_2(t)$ を Fig. 14.32(a) に示す.

③ $L_2(s)$ のゲイン交差周波数 $\omega_{
m gc}$, 位相余裕 PM, 低周波数ゲイン $\lim_{\omega \to 0} L_2(j\omega)$ を読み取りなさい.





a $L_2(s) = P(s)C_2(s)$



< □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □

③ $y_1(t) \ge y_2(t)$ を比較すると、 $y_2(t)$ の方が速応性に優れている. この理由を $L_1(s) \ge L_2(s)$ の開ループ特性の違いにもとづき説明しなさい.



▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ ▲□▶ □ のQで

y₁(t) と y₂(t) を比較すると、y₂(t) の方が速応性に優れている. この理由を L₁(s) と L₂(s) の開ループ特性の違いにもとづき説明しなさい.



 $L_1(s)$ での $\omega_{gc} = 0.1$ [rad / s] に対し, $L_2(s)$ では $\omega_{gc} = 0.7$ [rad / s] とゲイン交差周波数を引き上げることができている. これにより制御系の速応性が向上し、ステップ応答の立ち上がりを早くできている.

 y₁(t) と y₂(t) を比較すると、y₂(t) の方が振動的である.フィード バック制御系の安定性が劣化した理由を L₁(s) と L₂(s) の開ルー プ特性の違いにもとづき説明しなさい.



▲□▶ ▲圖▶ ▲匡▶ ▲匡▶ ― 匡 … のへで

 y₁(t) と y₂(t) を比較すると、y₂(t) の方が振動的である.フィード バック制御系の安定性が劣化した理由を L₁(s) と L₂(s) の開ルー プ特性の違いにもとづき説明しなさい.



 $L_1(s)$ での $PM = 80^{\circ}$ に対し, $L_2(s)$ では $PM = 20^{\circ}$ と位相余裕が減少 している.このため制御系の安定余裕が劣化し, ステップ応答が振動的 になっている.

さらに位相進みコントローラを加え $C_3(s) = \frac{\omega_3}{\omega_4} \frac{s + \omega_4}{s + \omega_3} \times C_2(s),$ $\omega_3 = 10, \omega_4 = 1$ を新たなコントローラとする.開ループ特性 $L_3(s) = P(s)C_3(s)$ を Fig. 14.31(b) に,対応するステップ応答 $y_3(t)$ を Fig. 14.32(b) に示す.

② $L_3(s)$ のゲイン交差周波数 $\omega_{
m gc}$, 位相余裕 PM, 低周波数ゲイン $\lim_{\omega \to 0} L_3(j\omega)$ を読み取りなさい.





. nac

 ● y₂(t) と y₃(t) を比較すると, コントローラ C₃(s) によりフィード バック制御系の安定性が改善され, y₂(t) に見られた振動的な振る舞 いが抑制されている. フィードバック制御系の安定性が改善された 理由を Fig. 14.31 の開ループ特性の違いにもとづき説明しなさい.



◆□▶ ◆□▶ ◆□▶ ◆□▶ □ ○○○

 ● y₂(t) と y₃(t) を比較すると, コントローラ C₃(s) によりフィード バック制御系の安定性が改善され, y₂(t) に見られた振動的な振る舞 いが抑制されている. フィードバック制御系の安定性が改善された 理由を Fig. 14.31 の開ループ特性の違いにもとづき説明しなさい.



 $L_2(s)$ で PM = 20° まで減少していた位相余裕が, 位相進みコントロー ラにより, PM = 45° まで引き上げられている. これにより制御系の余 裕が向上し, 振動的な振る舞いが抑制された.

制御対象 $P(s) = \frac{10}{s+1}$ に対するフィードバック制御系の設計を考えよ

う. ここでは $C_1(s) = 1$, $C_2(s) = 10$ の二つのコントローラを考える.

 開ループ伝達関数 L₁(s) = P(s)C₁(s) のボード線図 (ゲイン線図, 位相線図共に折れ線近似) を Fig. 14.33(a) に示す. 開ループ伝達関 数 L₂(s) = P(s)C₂(s) のボード線図 (ゲイン線図, 位相線図共に折 れ線近似でよい) を Fig. 14.33(b) に記入しなさい.





- **①** $L_1(s)$, $L_2(s)$ のゲイン交差周波数 ω_{gc} をそれぞれ読み取りなさい.
- ② $C_1(s), C_2(s)$ を適用した場合のフィードバック制御系のステップ応答は、それぞれ Fig. 14.34 のどちらかで与えられる. $C_1(s), C_2(s)$ とステップ応答の正しい組み合わせを答えなさい.



a $C_1(s)$ かな ?



- **①** $L_1(s)$, $L_2(s)$ のゲイン交差周波数 ω_{gc} をそれぞれ読み取りなさい.
- ② $C_1(s), C_2(s)$ を適用した場合のフィードバック制御系のステップ応答は、それぞれ Fig. 14.34 のどちらかで与えられる. $C_1(s), C_2(s)$ とステップ応答の正しい組み合わせを答えなさい.



 $L_1(s)$ と $L_2(s)$ を比較すると, $L_2(s)$ の方がゲイン交差周波数 ω_{gc} が高 く, したがって速応性に優れている. よって $L_1(s)$ に対応するのは (a) のステップ応答, $L_2(s)$ に対応するのは (b) のステップ応答.

制御対象 $P(s) = \frac{1}{s+1}$ に対するフィードバック制御系の設計を考え よう. P(s) のボード線図 (ゲイン線図, 位相線図共に折れ線近似) を Fig. 14.35(a) に示す.

 C₁(s) = 10 の P 制御コントローラを考える. 開ループ伝達関数 L₁(s) = P(s)C₁(s) のボード線図 (ゲイン線図, 位相線図共に折れ 線近似でよい) を Fig. 14.35(a) に記入しなさい.





 L₁(s) のゲイン交差周波数 $\omega_{\rm gc}$, 位相余裕 PM, 低周波ゲイン $\lim_{\omega \to 0} L_1(j\omega)$ を読み取りなさい.

▲□▶ ▲□▶ ▲ 三▶ ▲ 三▶ 三 のへぐ

- つぎに, コントローラ $C_2(s)$ として, 積分補償器 $\frac{1}{s}$ を加え, I 制御コン トローラ $C_2(s) = C_1(s) \times \frac{1}{s}$ を考える.
 - ③ 開ループ伝達関数 $L_2(s) = P(s)C_2(s)$ のボード線図 (ゲイン線図, 位相線図共に折れ線近似でよい) を Fig. 14.35(b) に記入しなさい.



< □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □ > < □



③ $L_2(s)$ のゲイン交差周波数 $\omega_{\rm gc}$, 位相余裕 PM, 低周波ゲイン $\lim_{\omega \to 0} L_2(j\omega)$ を読み取りなさい.

▲□▶ ▲□▶ ▲ 三▶ ▲ 三▶ 三 のへぐ

- さらに位相進みコントローラ $\frac{\omega_3}{\omega_4} \frac{s + \omega_4}{s + \omega_3}$, $\omega_3 = 10$, $\omega_4 = 1$ を加え, 新
- たなコントローラ $C_3(s) = C_2(s) \times \frac{\omega_3}{\omega_4} \frac{s + \omega_4}{s + \omega_3}$ を考える. 位相進みコ
- ントローラ $\frac{\omega_3}{\omega_4} \frac{s + \omega_4}{s + \omega_3}$, $\omega_3 = 10$, $\omega_4 = 1$ のボード線図 (ゲイン線図, 位相線図共に折れ線近似) を Fig. 14.36(a) に示す.
 - ⑤ 開ループ伝達関数 $L_3(s) = P(s)C_3(s)$ のボード線図 (ゲイン線図, 位相線図共に折れ線近似でよい) を Fig. 14.36(b) に記入しなさい.

◆□▶ ◆□▶ ◆□▶ ◆□▶ → □ ・ つくぐ



◆□▶ ◆□▶ ◆ □▶ ◆ □▶ ● □ ● ● ● ●



 L₃(s) のゲイン交差周波数 ω_{gc}, 位相余裕 PM, 低周波ゲイン lim L₃(jω) を読み取りなさい.

③ $C_1(s), C_2(s), C_3(s)$ を適用した場合のフィードバック制御系のス テップ応答は、それぞれ Fig. 14.37 のいずれかで与えられる. $C_1(s), C_2(s), C_3(s)$ とステップ応答の正しい組み合わせを答えなさい.





▲□▶▲圖▶▲≣▶▲≣▶ ≣ のQ@

③ $C_1(s), C_2(s), C_3(s)$ を適用した場合のフィードバック制御系のス テップ応答は、それぞれ Fig. 14.37 のいずれかで与えられる. $C_1(s), C_2(s), C_3(s)$ とステップ応答の正しい組み合わせを答えなさい.



◆□▶ ◆□▶ ▲目▶ ▲目▶ 目 うんぐ

 $C_1 \leftrightarrow (\mathsf{a})$ $C_2 \leftrightarrow (\mathsf{b})$ $C_3 \leftrightarrow (\mathsf{c})$