

回路システム学第二(12)

2019.7.8

担当教官 山尾 泰

禁無断複製

先週の学習項目

1. リアクタンス回路網の設計(2)

- 連分数による梯子型回路の表現(1)

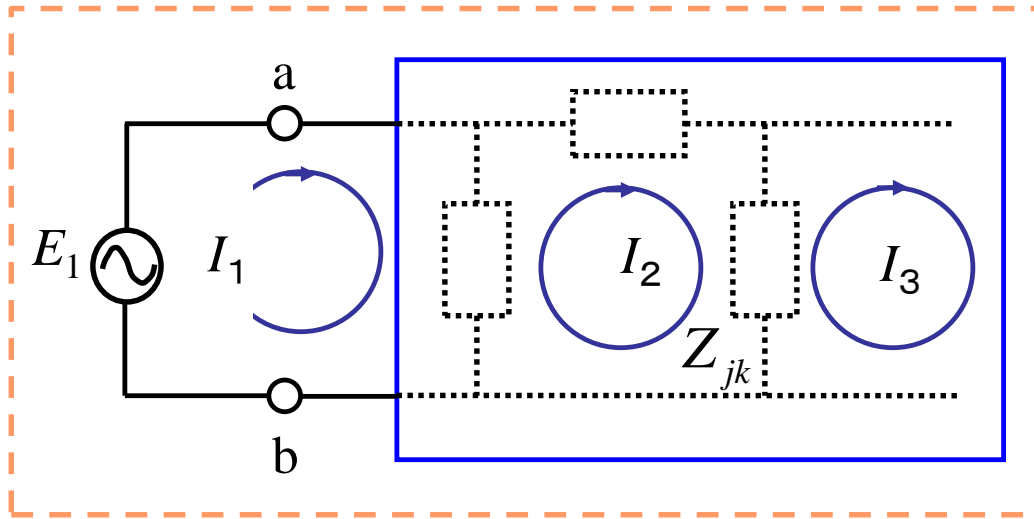
s 関数の**最高次数**から分子を分母で割る方法

- 連分数による梯子型回路の表現(2)

s 関数の**最低次数**から分子を分母で割る方法

R-L、R-C回路網の設計

回路網の入カインピーダンスの一般化(第9回スライド)



閉路解析法(基礎電気回路)

$$\begin{pmatrix} Z_{11} & Z_{12} & Z_{1n} \\ Z_{21} & Z_{22} & \\ Z_{n1} & & Z_{nn} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} I_1 \\ I_2 \\ I_n \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} E_1 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}$$

インピーダンス行列
(正方行列)

a, b端子から右側を見たインピーダンス Z は

$$I_1 = \frac{\Delta_{11}}{\Delta} E_1 \quad \therefore \quad Z = \frac{E_1}{I_1} = \frac{\Delta}{\Delta_{11}} \quad (\text{クラームルの解法})$$

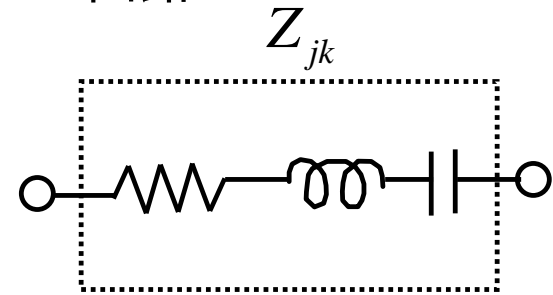
Δ : インピーダンス行列の行列式の値

Δ_{11} : インピーダンス行列の第1行と第1列を除いた小行列式の値

RLC回路網関数の基本的性質

$$Z = \frac{E_1}{I_1} = \frac{\Delta}{\Delta_{11}} = \frac{\begin{vmatrix} Z_{11} & Z_{12} & \cdots & Z_{1n} \\ Z_{21} & Z_{22} & \cdots & Z_{2n} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ Z_{n1} & Z_{n2} & \cdots & Z_{nn} \end{vmatrix}}{\begin{vmatrix} Z_{22} & \cdots & Z_{2n} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ Z_{n2} & \cdots & Z_{nn} \end{vmatrix}}$$

RLC回路



$$Z_{jk} = sL_{jk} + R_{jk} + \frac{1}{sC_{jk}}$$

$$= \frac{1}{s} \left(\underbrace{L_{jk}s^2 + R_{jk}s}_{\text{R-Lのみ}} + \frac{1}{C_{jk}} \right)$$

$$Z(s) = \frac{\Delta}{\Delta_{11}} = \frac{(a_0 + a_1s + \cdots + a_{2n}s^{2n}) / s^n}{(b_1 + b_2s + \cdots + b_{2n-1}s^{2n-2}) / s^{n-1}}$$

最高次数: n

最高次数: $n-1$

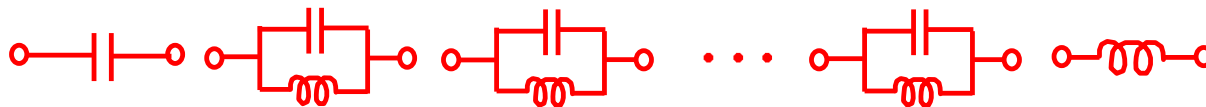
リアクタンスのみの回路網関数(1)

リアクタンス関数の零点と極は周波数軸上で交互に配置される

$$Z(s) = \frac{H(s^2 + \omega_1^2)(s^2 + \omega_3^2) \cdots (s^2 + \omega_{2n-1}^2)}{s(s^2 + \omega_2^2)(s^2 + \omega_4^2) \cdots (s^2 + \omega_{2n-2}^2)} \quad \text{ただし } H > 0$$

$$0 \leq \omega_1 < \omega_2 < \omega_3 < \omega_4 < \cdots < \infty$$

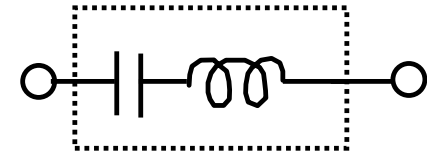
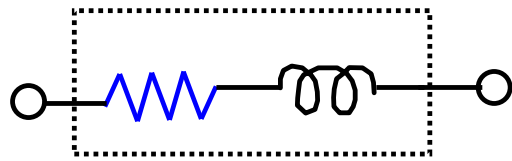
$$= s \left(\frac{A_0}{s^2} + \frac{A_2}{s^2 + \omega_2^2} + \frac{A_4}{s^2 + \omega_4^2} + \cdots + \frac{A_{2n-2}}{s^2 + \omega_{2n-2}^2} + A_\infty \right)$$



$$Z_k = \frac{s}{s^2 + \frac{1}{L_k C_k}} = \frac{A_k s}{s^2 + \omega_k^2}$$

上記の直列接続回路により実現できる

R-L回路網とL-Cリアクタンス回路網の類似性



$$Z_k = sL_k + R_k$$

$$Z_k(s) = \sqrt{s} Z_{kLC}(\sqrt{s})$$

$$= \sqrt{s} \left(\sqrt{s} L_k + \frac{R_k}{\sqrt{s}} \right)$$



$$Z_{kLC} = sL_k + \frac{1}{sC_k}$$

$s \rightarrow \sqrt{s}, \frac{1}{C_k} = R_k$ に置き換え、
 Z に \sqrt{s} を掛けた形

したがってR-L回路網のインピーダンス関数は、L-C回路網関数から

$$Z(s) = \frac{H(s + s_1)(s + s_3) \cdots (s + s_{2n-1})}{(s + s_2)(s + s_4) \cdots (s + s_{2n-2})}$$

$0 \leq s_1 < s_2 < \cdots < s_{2n-2} < s_{2n-1} < \infty$ ➡ 零点、極は全て**負の実数**

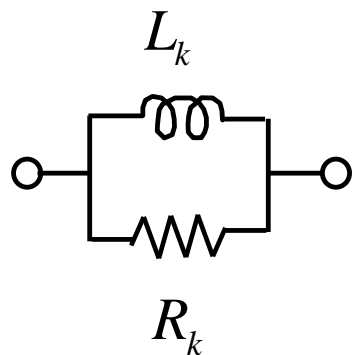
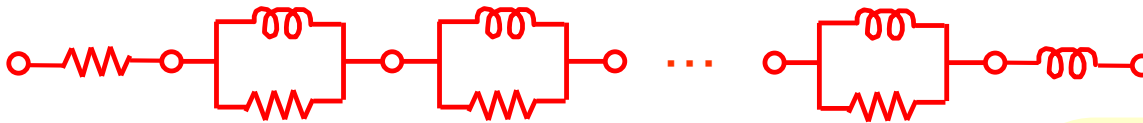
$Z(j\omega)$ は $\omega=0$ と $\omega=\infty$ を除いて、0にも ∞ にもならない。

R-L並列回路の直列接続による構成

$$Z(s) = H \frac{(s + s_1)(s + s_3) \cdots (s + s_{2n-1})}{(s + s_2)(s + s_4) \cdots (s + s_{2n-2})} \quad \leftarrow \text{次数が1次高い}$$

$$= s \left(\frac{A_0}{s} + \frac{A_2}{s + s_2} + \frac{A_4}{s + s_4} + \cdots + \frac{A_{2n-2}}{s + s_{2n-2}} + A_\infty \right)$$

留数定理
で係数決定



$$Z_k = \frac{sR_k L_k}{R_k + sL_k} = \frac{sR_k}{s + \frac{R_k}{L_k}}$$

$$\therefore A_k = R_k, \quad s_k = \frac{R_k}{L_k}$$

$$A_k = \lim_{s \rightarrow -s_k} \frac{Z(s)}{s} (s + s_k)$$

$$A_0 = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{Z(s)}{s} s$$

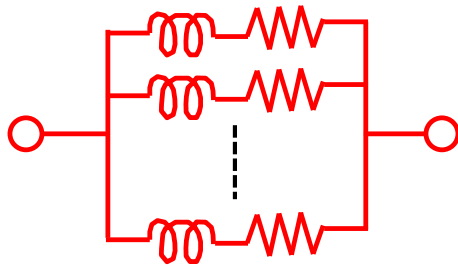
$$A_\infty = \lim_{s \rightarrow \infty} \frac{Z(s)}{s} = H$$

R-L直列回路の並列接続による構成

$$Y(s) = \frac{1}{Z(s)} = \frac{(s + s_2)(s + s_4) \cdots (s + s_{2n-2})}{H(s + s_1)(s + s_3) \cdots (s + s_{2n-1})} \leftarrow \text{1次高い}$$

$$= \frac{B_1}{s + s_1} + \frac{B_3}{s + s_3} + \cdots + \frac{B_{2n-1}}{s + s_{2n-1}}$$

留数定理
で係数決定



$$B_k = \lim_{s \rightarrow -s_k} Y(s)(s + s_k)$$

$$Y_k = \frac{1}{sL_k + R_k} = \frac{\frac{1}{L_k}}{s + \frac{R_k}{L_k}}$$

$$L_k = \frac{1}{B_k}$$

$$R_k = L_k s_k$$

R-L梯子型回路の連分数による設計(1)

$$Z(s) = H \frac{(s + s_1)(s + s_3) \cdots (s + s_{2n-1})}{(s + s_2)(s + s_4) \cdots (s + s_{2n-2})} \quad \leftarrow \text{次数が1次高い}$$

$$= \frac{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \cdots + a_2 s^2 + a_1 s + a_0}{b_{n-1} s^{n-1} + \cdots + b_2 s^2 + b_1 s + b_0}$$

商

最高次数の項について分子を分母で割ると

$$Z(s) = \frac{a_n}{b_{n-1}} s + \frac{c_{n-1} s^{n-1} + \cdots + c_2 s^2 + c_1 s + c_0}{b_{n-1} s^{n-1} + \cdots + b_2 s^2 + b_1 s + b_0}$$

$$c_k = a_k - b_k \frac{a_n}{b_{n-1}}$$

$$= \frac{a_n}{b_{n-1}} s + \frac{1}{\frac{b_{n-1}}{c_{n-1}} + \frac{d_{n-2} s^{n-2} \cdots + d_2 s^2 + d_1 s + d_0}{c_{n-1} s^{n-1} + \cdots + c_2 s^2 + c_1 s + c_0}}$$

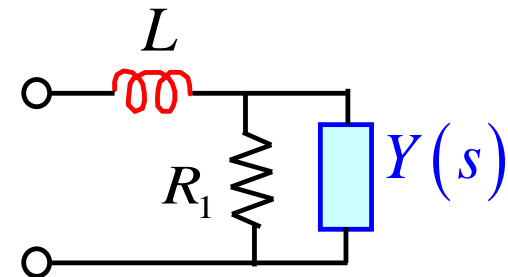
sL

$\frac{1}{R_1}$

$Y(s)$

分子の最高次数の項がさらに減った

↑ 剰余は同じ形式で分子の次数減



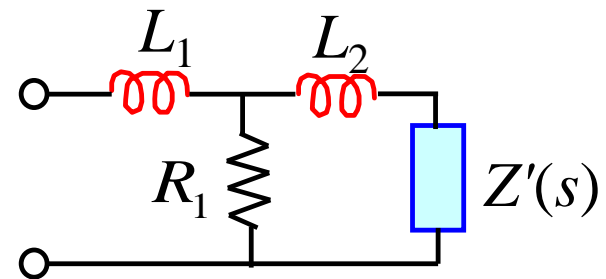
R-L梯子型回路の連分数による設計(1)

$$Z(s) = \frac{a_n}{b_{n-1}} s + \frac{1}{\frac{b_{n-1}}{c_{n-1}} + \frac{1}{\frac{c_{n-1}s^{n-1} + \dots + c_2s^2 + c_1s + c_0}{d_{n-2}s^{n-2} \dots + d_2s^2 + d_1s + d_0}}}$$

sL_1 (pointing to $\frac{a_n}{b_{n-1}} s$)
 $\frac{1}{R_1}$ (pointing to $\frac{b_{n-1}}{c_{n-1}}$)

$$= \frac{a_n}{b_{n-1}} s + \frac{1}{\frac{b_{n-1}}{c_{n-1}} + \frac{c_{n-1}}{d_{n-2}} s + \frac{e_{n-2}s^{n-2} + \dots + e_2s^2 + e_1s + e_0}{d_{n-2}s^{n-2} \dots + d_2s^2 + d_1s + d_0}}$$

sL_1 (pointing to $\frac{a_n}{b_{n-1}} s$)
 $\frac{1}{R_1}$ (pointing to $\frac{b_{n-1}}{c_{n-1}}$)
 sL_2 (pointing to $\frac{c_{n-1}}{d_{n-2}} s$)
 $Z'(s)$ (pointing to the cyan-shaded fraction)

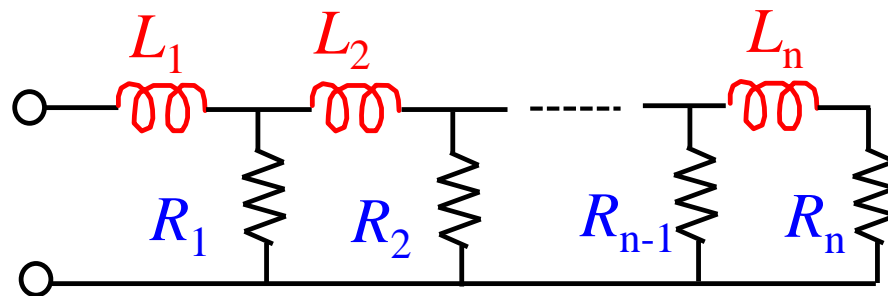


連分数による梯子型回路の表現(1)

$$Z(s) = \frac{a_n}{b_{n-1}} s + \frac{1}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{\frac{c_{n-1}}{d_{n-2}} s + \frac{1}{\frac{e_{n-2}}{f_{n-3}} s + \dots}}}}$$

$\frac{a_n}{b_{n-1}}$ → sL_1
 $\frac{1}{R_1}$
 $\frac{c_{n-1}}{d_{n-2}}$ → sL_2
 $\frac{1}{R_2}$
 $\frac{e_{n-2}}{f_{n-3}}$ → sL_3

連分数形式

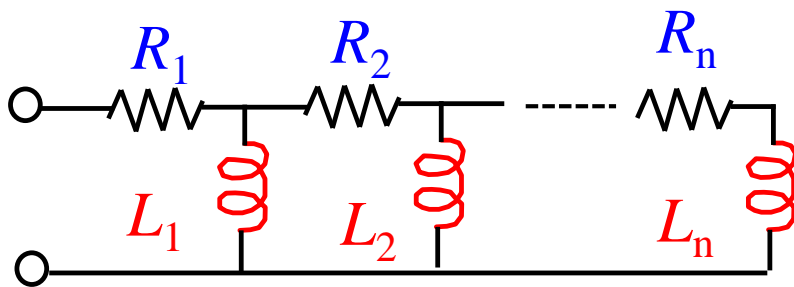


連分数による梯子型回路の表現(2)

一方、最低次数の項から商を求めて連分数にした場合には

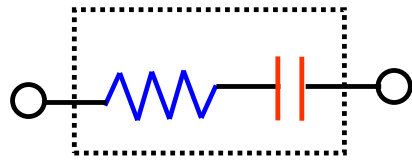
$$Z(s) = \frac{a_0}{b_0} + \frac{1}{\frac{b_0}{c_1 s} + \frac{1}{\frac{c_1}{d_1} + \frac{1}{\frac{d_1}{e_2 s} + \frac{1}{\frac{e_2}{f_2} + \dots}}}}$$

Diagram illustrating the continued fraction expansion of the impedance $Z(s)$. The expansion is shown as a sum of a constant term and a series of terms. The terms are: $\frac{a_0}{b_0}$, $\frac{1}{\frac{b_0}{c_1 s} + \dots}$, $\frac{c_1}{d_1} + \dots$, $\frac{d_1}{e_2 s} + \dots$, $\frac{e_2}{f_2} + \dots$. The terms $\frac{a_0}{b_0}$, $\frac{b_0}{c_1 s}$, $\frac{c_1}{d_1}$, $\frac{d_1}{e_2 s}$, and $\frac{e_2}{f_2}$ are highlighted in yellow. Arrows point from these terms to circuit components: R_1 (resistor), $\frac{1}{sL_1}$ (inductor), R_2 (resistor), $\frac{1}{sL_2}$ (inductor), and R_3 (resistor).



最高次数から商を求めて項を減らした場合と異なる梯子型回路形式(LとRが入替え)だが、同じ $Z(s)$ を有し等価である。

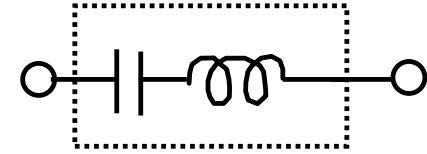
R-C回路網とL-Cリアクタンス回路網の類似性



$$Z_k = R_k + \frac{1}{sC_k}$$

$$= \frac{1}{\sqrt{s}} \left(\sqrt{s}R_k + \frac{1}{\sqrt{s}C_k} \right)$$

$$Z_k(s) = \frac{1}{\sqrt{s}} Z_{kLC}(\sqrt{s})$$



$$Z_{kLC} = sL_k + \frac{1}{sC_k}$$

$s \rightarrow \sqrt{s}$, $L_k = R_k$ に置き換え、
Zに $(1/\sqrt{s})$ を掛けた形

したがってR-C回路網のインピーダンス関数は、L-C回路網関数から

$$Z(s) = \frac{H(s + s_1)(s + s_3) \cdots (s + s_{2n-1})}{s(s + s_2)(s + s_4) \cdots (s + s_{2n-2})}$$

R-L回路網と異なり
次数は等しい

$0 \leq s_1 < s_2 < \cdots < s_{2n-2} < s_{2n-1} < \infty$ \rightarrow 零点、極は全て**負の実数**

$Z(j\omega)$ は $\omega=0$ と $\omega=\infty$ を除いて、0にも ∞ にもならない。

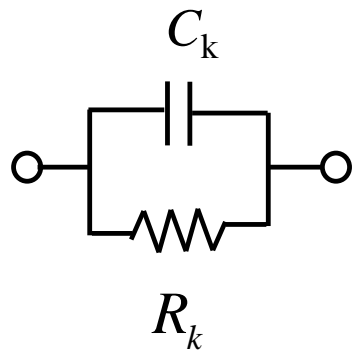
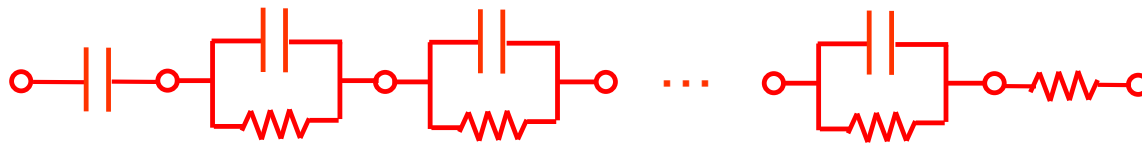
R-C並列回路の直列接続による構成

$$Z(s) = \frac{H(s + s_1)(s + s_3) \cdots (s + s_{2n-1})}{s(s + s_2)(s + s_4) \cdots (s + s_{2n-2})}$$

$$= \frac{A_0}{s} + \frac{A_2}{s + s_2} + \frac{A_4}{s + s_4} + \cdots + \frac{A_{2n-2}}{s + s_{2n-2}} + A_\infty$$

次数は等しい

留数定理
で係数決定



$$Z_k = \frac{1}{sC_k + \frac{1}{R_k}} = \frac{1}{s + \frac{1}{R_k C_k}}$$

$$\therefore A_k = \frac{1}{C_k}, \quad s_k = \frac{1}{R_k C_k}$$

$$A_k = \lim_{s \rightarrow -s_k} Z(s)(s + s_k)$$

$$A_0 = \lim_{s \rightarrow 0} Z(s)s$$

$$A_\infty = \lim_{s \rightarrow \infty} Z(s) = H$$

R-C直列回路の並列接続による構成

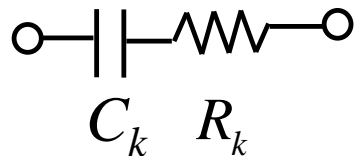
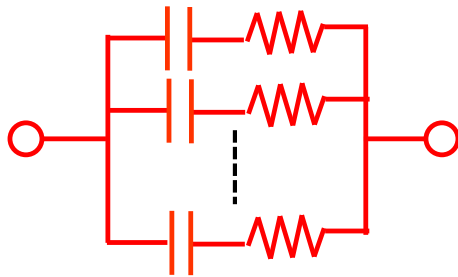
$$Y(s) = \frac{1}{Z(s)} = \frac{s(s + s_2)(s + s_4) \cdots (s + s_{2n-2})}{H(s + s_1)(s + s_3) \cdots (s + s_{2n-1})}$$

$$= \frac{B_1 s}{s + s_1} + \frac{B_3 s}{s + s_3} + \cdots + \frac{B_{2n-1} s}{s + s_{2n-1}}$$

留数定理
で係数決定



$$B_k = \lim_{s \rightarrow -s_k} \frac{(s + s_k)}{s} Y(s)$$



$$Y_k = \frac{1}{\frac{1}{sC_k} + R_k} = \frac{\frac{1}{R_k} s}{s + \frac{1}{R_k C_k}}$$

$$\therefore B_k = \frac{1}{R_k},$$

$$s_k = \frac{1}{R_k C_k}$$

第4回レポート 梯子型リアクタンス回路の設計

図3の梯子型回路が以下の特性となるように素子値を設計せよ

共振周波数(零点) $\omega_1 = 1000$ (rad/sec) $\omega_3 = 5000$ (rad/sec)

反共振周波数(極) $\omega_2 = 2000$ (rad/sec)

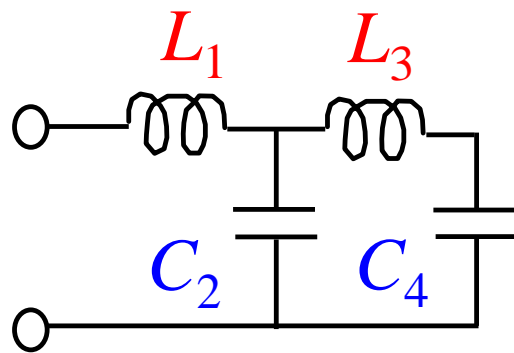


図3

ただし
$$Z(s) = \frac{H(s^2 + \omega_1^2)(s^2 + \omega_3^2)}{s(s^2 + \omega_2^2)}$$

において $H=0.1$ とする。

提出用紙は配布した解答用紙またはA4用紙(縦)を使用し、学籍番号と氏名を各ページの上部に必ず記入すること。

提出日; 次回の授業(7月22日)の冒頭で提出すること。