1

電力系統モデルの数値シミュレーション

本章では、非線形の微分代数方程式系で記述される電力系統モデルの数値シミュレーション手法を解説する。また、構造化された数値シミュレーション環境を構築するための指針を示す。本章の構成は以下の通りである。まず、1.1節では、電力系統モデルの時間応答を計算することの難しさを説明する。つぎに、1.2節では、電力系統モデルの平衡状態を数値的に探索するプロセスである潮流計算について説明する。また、潮流計算により定められた母線の電圧や電力の定常値に整合するように発電機の内部状態の定常値や負荷モデルの定数を定める方法を1.3節で議論する。1.4節では、初期値や負荷の変動、地絡に対する時間応答の計算方法を説明すると同時に、実際に時間応答の計算を例示する。さいごに、1.5節では発展的な話題として、定常潮流状態における母線電圧の同期現象を数学的に解析する。

1.1 電力系統モデルの時間応答を計算するためには

1.1.1 時間応答を計算することの難しさ

??章では、発電機モデルや負荷モデルが送電網モデルで結合されることにより、電力系統全体の数理モデルが非線形の微分代数方程式系で記述されることを説明した。したがって、電力系統モデルの時間応答は、適当に設定された初期値や外部入力のもとで、その微分代数方程式を数値積分すれば求められる。しかしながら、電力系統モデルの数値シミュレーションでは

• 外部入力を正しく設定しない限り需要と供給が均衡しないため、周波数

偏差の定常値が 0 にならず、発電機の回転子偏角が変化し続ける

- 周波数偏差の定常値が 0 となるような外部入力値の組み合わせは無数に 存在するため、現実的に妥当な外部入力値を指定しなければならない
- 母線群の電圧フェーザや電流フェーザの値は、発電機群の状態変数に対 する従属変数として整合するように決定しなければならない

など、電力系統に特有の性質を考慮する必要がある。このため、MATLABに標準実装されている微分代数方程式ソルバーを単純に使用するだけでは、電力系統の数値シミュレーションを正しく実行することはできない。この点が電力系統モデルの時間応答の計算を難しくする一因となる。

1.1.2 計 算 手 順

非線形微分代数方程式で記述される電力系統モデルの時間応答の標準的な計 算手順は、つぎの3ステップに分けられる。

- (A) 解析する需要と供給が均衡した電力系統状態を指定するため、送電網から定まるアドミタンス行列を用いて、定常状態におけるすべての母線の電流フェーザと電圧フェーザの値を計算する。
- (B) 決定された母線の電流フェーザと電圧フェーザの定常値に整合するよう に、各発電機の内部電圧や回転子偏角の定常値、発電機への外部入力値、 各負荷のインピーダンス値などを逆算する。
- (C) ステップ A とステップ B で計算された需給が均衡した電力系統状態を 初期値として、発電機の内部状態に摂動を与える、母線の電圧を地絡さ せる、負荷のパラメータ値を変化させる、などの大小様々な外乱を生じ させた場合の時間応答を計算する。

システム制御工学の観点では、ステップ A は「無数に存在する平衡点の中から数値的な解析を行う平衡点を 1 つ定めること」と理解することができる。1.3 節で後述するように、すべての母線における電流フェーザと電圧フェーザの定常値が与えられたときに、それらを実現する発電機の内部状態の定常値や外部入力値、負荷のパラメータ値は必ず存在する。このことから、すべての母線に

おける電流フェーザと電圧フェーザの定常値を計算することは、微分代数方程式で表される電力系統モデルの平衡点を計算することに等しい。電力系統工学では、このプロセスのことを**潮流計算**(power flow calculation)と呼ぶ。なお、各母線の電流フェーザと電圧フェーザの定常値を求めることは、各機器から母線に供給される有効電力と無効電力の定常値を求めることと数学的に等価である。

ステップBでは、母線の電流フェーザや電圧フェーザの定常値に整合するように発電機の内部状態の定常値や外部入力値、負荷のパラメータ値を逆算する。このステップで注意が必要となるのは、負荷のパラメータ値、すなわち、負荷の数理モデルは、「ステップAの潮流計算の結果から逆算されて定められる」という点である。例えば、ある母線に接続する負荷を定インピーダンスモデルに設定したい場合には、潮流計算で求められた母線の電流フェーザを電圧フェーザで除した値として、負荷のインピーダンス値を逆算するという手順を踏む。負荷モデルのパラメータを所望の値に設定したい場合には、ステップCにおいて、負荷のパラメータ変動に対する時間応答を計算しながら、負荷のパラメータ値を所望の値に変化させるなどの方法を用いる。

1.2 定常状態を数値的に探索する潮流計算

本節では、1.1.2 節のステップ A として説明された、電力系統の定常状態を

数値的に探索する潮流計算の概要や MATLAB による実装方法を述べる。以下では、与えられたアドミタンス行列 Y に対して

$$\begin{bmatrix} \boldsymbol{I}_{1}(t) \\ \vdots \\ \boldsymbol{I}_{N}(t) \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} \boldsymbol{Y}_{11} & \cdots & \boldsymbol{Y}_{1N} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \boldsymbol{Y}_{N1} & \cdots & \boldsymbol{Y}_{NN} \end{bmatrix}}_{\boldsymbol{Y}} \begin{bmatrix} \boldsymbol{V}_{1}(t) \\ \vdots \\ \boldsymbol{V}_{N}(t) \end{bmatrix}$$
(1.1)

を満たす母線群の電流フェーザと電圧フェーザの分布

$$(|\boldsymbol{I}_{1}(t)|, \angle \boldsymbol{I}_{1}(t), |\boldsymbol{V}_{1}(t)|, \angle \boldsymbol{V}_{1}(t), \dots |\boldsymbol{I}_{N}(t)|, \angle \boldsymbol{I}_{N}(t), |\boldsymbol{V}_{N}(t)|, \angle \boldsymbol{V}_{N}(t)))$$
(1.2)

を時刻 t での潮流状態(power flow distribution)と呼ぶ。なお,各々の電流フェーザと電圧フェーザは時変であり,電流と電圧の物理法則から,任意の時刻 t においてそれらは式 (1.1) の方程式を満たさなければならない。

潮流計算は,「定常的な潮流状態の1つ」を求める計算プロセスである。ここで,定常的な潮流状態とは,ある定数の電流フェーザ \mathbf{I}_i^\star と電圧フェーザ \mathbf{V}_i^\star に対して,すべての母線iについて

$$I_i(t) = I_i^{\star}, \qquad V_i(t) = V_i^{\star}, \qquad \forall t \ge 0$$

が成り立つことを指す。また、母線に供給される有効電力と無効電力の定義

$$P_i(t) + \boldsymbol{j}Q_i(t) = \boldsymbol{V}_i(t)\overline{\boldsymbol{I}}_i(t)$$
(1.3)

を用いて電流フェーザを消去することにより、式 (1.1) の連立方程式が

$$\begin{cases} P_{1}(t) + \boldsymbol{j}Q_{1}(t) = \sum_{j=1}^{N} \overline{\boldsymbol{Y}}_{1j} |\boldsymbol{V}_{1}(t)| |\boldsymbol{V}_{j}(t)| e^{\boldsymbol{j}\left(\angle \boldsymbol{V}_{1}(t) - \angle \boldsymbol{V}_{j}(t)\right)} \\ \vdots \\ P_{N}(t) + \boldsymbol{j}Q_{N}(t) = \sum_{j=1}^{N} \overline{\boldsymbol{Y}}_{Nj} |\boldsymbol{V}_{N}(t)| |\boldsymbol{V}_{j}(t)| e^{\boldsymbol{j}\left(\angle \boldsymbol{V}_{N}(t) - \angle \boldsymbol{V}_{j}(t)\right)} \end{cases}$$

$$(1.4)$$

1.2 定常状態を数値的に探索する潮流計算

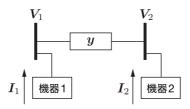


図 1.1 2 つの母線で構成される電力系統モデル

とも等価であることがわかる。したがって、文脈に応じて、式 (1.4) を満たす有効電力、無効電力、電圧フェーザの分布

$$(P_1(t), Q_1(t), |\mathbf{V}_1(t)|, \angle \mathbf{V}_1(t), \dots, P_N(t), Q_N(t), |\mathbf{V}_N(t)|, \angle \mathbf{V}_N(t))$$
(1.5)

も同じく時刻tでの潮流状態と呼ぶ。

1.2.1 潮流計算の概要

2つの母線で構成される簡単な例を用いて潮流計算の特徴を説明しよう。

例 1.1 (2つの母線で構成される電力系統モデルの潮流計算) **図 1.1** の 2つの母線から構成される電力系統を考えよう。各母線には負荷または発電機が接続されているものと考えるが、潮流計算では接続される機器の種類を具体的に指定する必要はない。

2つの母線を結ぶ送電線のアドミタンスを $y \in \mathbb{C}$ とする。基本的な送電線モデルを採用するとき、母線の電圧フェーザと電流フェーザには

$$\begin{bmatrix} I_1^* \\ I_2^* \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} y & -y \\ -y & y \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_1^* \\ V_2^* \end{bmatrix}$$
(1.6)

の関係が成り立つ。ただし,定常状態における値であることを明示するために「 \star 」をつけて表記した。ここで,式 (1.3) の関係を用いて電流フェーザを消去すれば,式 (1.6) と等価な連立方程式が,定常状態における有効電力,無効電力,電圧フェーザを用いて

$$\begin{cases}
P_1^{\star} + \boldsymbol{j} Q_1^{\star} = \overline{\boldsymbol{y}} \left(|\boldsymbol{V}_1^{\star}|^2 - |\boldsymbol{V}_1^{\star}| |\boldsymbol{V}_2^{\star}| e^{\boldsymbol{j}(\angle \boldsymbol{V}_1^{\star} - \angle \boldsymbol{V}_2^{\star})} \right) \\
P_2^{\star} + \boldsymbol{j} Q_2^{\star} = \overline{\boldsymbol{y}} \left(|\boldsymbol{V}_2^{\star}|^2 - |\boldsymbol{V}_1^{\star}| |\boldsymbol{V}_2^{\star}| e^{\boldsymbol{j}(\angle \boldsymbol{V}_2^{\star} - \angle \boldsymbol{V}_1^{\star})} \right)
\end{cases} (1.7a)$$

のように得られる。潮流計算の目的は、この連立方程式を満たす1組の

$$(P_1^{\star}, Q_1^{\star}, |V_1^{\star}|, \angle V_1^{\star}, P_2^{\star}, Q_2^{\star}, |V_2^{\star}|, \angle V_2^{\star})$$

を定めることである。

送電線のコンダクタンスとサセプタンスを

$$g := \mathsf{Re}[\boldsymbol{y}], \qquad b := \mathsf{Im}[\boldsymbol{y}]$$

と表す。このとき、式 (1.7a) の実部と虚部に関する方程式を考えると

$$\begin{cases} &P_{1}^{\star}=g|\boldsymbol{V}_{1}^{\star}|^{2}-g|\boldsymbol{V}_{1}^{\star}||\boldsymbol{V}_{2}^{\star}|\cos \angle \boldsymbol{V}_{12}^{\star}-b|\boldsymbol{V}_{1}^{\star}||\boldsymbol{V}_{2}^{\star}|\sin \angle \boldsymbol{V}_{12}^{\star}\\ &P_{2}^{\star}=g|\boldsymbol{V}_{2}^{\star}|^{2}-g|\boldsymbol{V}_{1}^{\star}||\boldsymbol{V}_{2}^{\star}|\cos \angle \boldsymbol{V}_{21}^{\star}-b|\boldsymbol{V}_{1}^{\star}||\boldsymbol{V}_{2}^{\star}|\sin \angle \boldsymbol{V}_{21}^{\star}\\ &Q_{1}^{\star}=-b|\boldsymbol{V}_{1}^{\star}|^{2}+b|\boldsymbol{V}_{1}^{\star}||\boldsymbol{V}_{2}^{\star}|\cos \angle \boldsymbol{V}_{12}^{\star}-g|\boldsymbol{V}_{1}^{\star}||\boldsymbol{V}_{2}^{\star}|\sin \angle \boldsymbol{V}_{12}^{\star}\\ &Q_{2}=-b|\boldsymbol{V}_{2}^{\star}|^{2}+b|\boldsymbol{V}_{1}^{\star}||\boldsymbol{V}_{2}^{\star}|\cos \angle \boldsymbol{V}_{21}^{\star}-g|\boldsymbol{V}_{1}^{\star}||\boldsymbol{V}_{2}^{\star}|\sin \angle \boldsymbol{V}_{21}^{\star} \end{cases} \tag{1.7b}$$

という4本の連立方程式が得られる。ただし

$$\angle V_{ij}^{\star} := \angle V_{i}^{\star} - \angle V_{j}^{\star}$$

である。電圧フェーザの位相は差分値のみが意味をもつため、実質的に決定すべき変数は 7 個である。したがって、式 (1.7b) の方程式には 3 変数分の自由度が存在する。

これらを決定する簡単な方法は、例えば、 $(|V_1^*|, |V_2^*|, \angle V_{12}^*)$ の3変数を適当な値に指定することである。これにより、残りの $(P_1^*, P_2^*, Q_1^*, Q_2^*)$ は式(1.7b) の右辺を計算するだけで決定される。しかしながら、この方法では、各母線の電圧フェーザは任意の値に設定できる一方で、各母線に供給される電力や消費される電力を任意の値に設定することができない。す

なわち、どれが電力を消費する負荷母線であり、どれが電力を供給する発電機母線であるかを指定することができない。したがって、現実的な設定で数値シミュレーションを実行するためには、指定した有効電力や無効電力の値を実現するように電圧フェーザの値を適切に定めることがしばしば必要となる。

例えば、 母線に供給される有効電力がバランスした

$$P_1^* = 1, \qquad P_2^* = -1 \tag{1.8}$$

を実現する $(|V_1^*|, |V_2^*|, \angle V_{12}^*)$ を求めることを考えてみよう。これは,母線 1 に接続された機器が供給する有効電力と母線 2 に接続された機器が消費する有効電力が,定常状態においてどちらも 1 である場合に,電圧フェーザの分布を求めることに相当する。式 (1.7b) の P_1^* と P_2^* に関する方程式を足し上げれば, P_1^* と P_2^* の和は 0 であることから

$$\begin{aligned} 0 &= g \Big\{ |\boldsymbol{V}_{1}^{\star}|^{2} + |\boldsymbol{V}_{2}^{\star}|^{2} - 2|\boldsymbol{V}_{1}^{\star}||\boldsymbol{V}_{2}^{\star}|\cos \angle \boldsymbol{V}_{12}^{\star} \Big\} \\ &= g \Big\{ (|\boldsymbol{V}_{1}^{\star}| - |\boldsymbol{V}_{2}^{\star}|)^{2} + 2|\boldsymbol{V}_{1}^{\star}||\boldsymbol{V}_{2}^{\star}| \left(1 - \cos \angle \boldsymbol{V}_{12}^{\star}\right) \Big\} \end{aligned}$$

を得る。ここで,現実的な潮流状態では,母線の電圧フェーザの位相差である $\angle V_{12}^\star$ は $\pm \frac{\pi}{2}$ の範囲内であることに注意されたい † 。このことから,y の実部である送電線のコンダクタンス g が 0 でない場合には,この方程式を満たす電圧フェーザは、必ず

$$|V_1^{\star}| = |V_2^{\star}|, \qquad \angle V_{12}^{\star} = 0$$
 (1.9)

を満たさなければならない。しかしながら,式 (1.9) は P_1^* と P_2^* がともに 0 であることを意味する。したがって,g が 0 でない限りは,式 (1.8) を満たす定常潮流状態は実現不可能であることが結論づけられる。これは,送電線のコンダクタンス成分(抵抗成分)により送電損失が生じるため,式

[†] 発電機の偏角差や母線の電圧フェーザの位相差が $\pm \frac{\pi}{2}$ の範囲を超えてしまうと正弦関数の傾きが反転するため、非現実的な有効電力の送電特性となる。

(1.8) の設定では電力の需給が系統全体でバランスしないことを表している。このように、「すべての有効電力やすべての無効電力を特定の値に指定してしまうと、式 (1.7) を満たす変数が存在しない場合があること」に注意が必要である。

以下では、簡単化のため、送電線のコンダクタンスgが0であると仮定してみよう。また、対地静電容量は十分に小さく、サセプタンスbは負であると仮定する。このとき

$$P_1^{\star} = -b|V_1^{\star}||V_2^{\star}|\sin \angle V_{12}^{\star}, \qquad P_2^{\star} = b|V_1^{\star}||V_2^{\star}|\sin \angle V_{12}^{\star}$$

であることから,電圧フェーザの分布は P_1^* と $-P_2^*$ が等しいものでなければならない。例えば,式 (1.8) の値を指定する場合には

$$|oldsymbol{V}_1^\star| = \sqrt{rac{2}{|b|}}, \qquad |oldsymbol{V}_2^\star| = \sqrt{rac{2}{|b|}}$$

のように電圧フェーザの絶対値を指定することにより、位相差は

$$\angle V_{12}^{\star} = \frac{\pi}{6}$$

と定められる。既に3変数以上の値が定められているため、無効電力は

$$Q_1^* = 2 - \sqrt{3}, \qquad Q_2^* = 2 - \sqrt{3}$$

のように自動的に値が定まる。

例 1.1 で示されたように、与えられた送電網のアドミタンス行列 Y に対して、定常状態における 2N 本の連立方程式

$$\begin{cases}
P_1^{\star} + \boldsymbol{j} Q_1^{\star} = \sum_{j=1}^{N} \overline{\boldsymbol{Y}}_{1j} |\boldsymbol{V}_1^{\star}| |\boldsymbol{V}_j^{\star}| e^{\boldsymbol{j}(\angle \boldsymbol{V}_1^{\star} - \angle \boldsymbol{V}_j^{\star})} \\
\vdots \\
P_N^{\star} + \boldsymbol{j} Q_N^{\star} = \sum_{j=1}^{N} \overline{\boldsymbol{Y}}_{Nj} |\boldsymbol{V}_N^{\star}| |\boldsymbol{V}_j^{\star}| e^{\boldsymbol{j}(\angle \boldsymbol{V}_N^{\star} - \angle \boldsymbol{V}_j^{\star})}
\end{cases} (1.10)$$

を満たす、4N 個の定数の組

$$(P_1^{\star}, Q_1^{\star}, |V_1^{\star}|, \angle V_1^{\star}, \dots, P_N^{\star}, Q_N^{\star}, |V_N^{\star}|, \angle V_N^{\star},)$$
(1.11)

を1つ定める手続きが潮流計算である。ただし,電圧フェーザの位相は相対的な値のみが意味をもつため,実質的に定めるべき変数は (4N-1) 個である。 1.1.2 節で上述したように,潮流計算は,系統全体で需要と供給をバランスすることが可能な電力系統モデルの平衡点を求める手続きであると解釈できる。なお,このプロセスにおいては,発電機や負荷などの各機器の特性は考慮されておらず,各母線に対する入出力の定常値のみを求めている。したがって,1.1.2 節におけるステップ B の計算を行うことで,微分代数方程式系の内部状態に関する平衡点が 1 つ定まることに注意されたい。ステップ B の計算は,1.3 節で後述する。

1.2.2 定常的な潮流状態の数値的な探索手法

一般に電気学会標準モデル [?], IEEE 39 母線系統モデル [?], IEEE 68 母線系統モデル [?] などには、各送電線のインピーダンス値に加えて、各発電機母線に供給される電力や各負荷母線で消費される電力の標準的な値がデータシートとして与えられている。それらの標準的な値に基づき 2N 個の変数を指定することによって、残りの変数を数値的に探索することができる。

データシートには、各負荷母線で消費される有効電力と無効電力の値、および、各発電機母線に供給される有効電力の値とその母線における電圧フェーザの絶対値が与えられているのが一般的である。したがって、それらの値を用いることにより、2N 個の定常値をあらかじめ指定することができる。しかしながら、例 1.1 で示されているように、すべての母線における有効電力の定常値を事前に指定してしまうと、送電損失の影響によって、残りの変数をいかなる値にしても式 (1.4) の連立方程式を満たせなくなってしまう。例えば、一部の負荷母線における有効電力や無効電力の値をデータシートとは異なる定常値に指定すると、発電機母線に供給されるべき有効電力や無効電力の定常値も変化

すると同時に、送電網を流れる電力や母線電圧フェーザの定常値も変化するため、系統全体での送電損失の合計値も変化する。したがって、すべての発電機母線における有効電力の定常値を事前に指定してしまうと、式 (1.4) の連立方程式が一般に可解とならない。

この問題を解決するための代表的な方策は、スラック母線(slack bus)と呼ばれる特別な発電機母線を1つ導入することである。スラック母線では、有効電力を指定する代わりに、電圧フェーザの位相を指定する。このとき、各母線における電圧フェーザの位相は相対的な値のみが意味をもつため、スラック母線の位相の定常値を0に指定しても一般性を失わない。結果として、系統全体での送電損失の値に整合するように、スラック母線における有効電力が自動的に決定される。以上の手順は、つぎのようにまとめられる。

- (a) データシートに基づき、スラック母線には $(|V_{i_0}^{\star}|, \angle V_{i_0}^{\star})$ の値、それ以外 の発電機母線には $(P_i^{\star}, |V_i^{\star}|)_{i \in \mathcal{I}_G \setminus \{i_0\}}$ の値、負荷母線には $(P_i^{\star}, Q_i^{\star})_{i \in \mathcal{I}_L}$ の値を指定する。
- (b) 式 (1.4) の連立方程式を満たすように、その他の変数を数値的に探索する。 ただし、 \mathcal{I}_G は発電機母線の添字集合、 \mathcal{I}_L は負荷母線の添字集合、 $i_0 \in \mathcal{I}_G$ は スラック母線の添字を表す。なお、機器が接続されていない母線は、消費され る有効電力と無効電力が 0 である負荷母線として扱う。

表 1.1 データシートと潮流計算結果 (1)

	母線 1	母線 2	母線 3
P_i^{\star}	0.5	-3	
Q_i^{\star}		0	
$ oldsymbol{V}_i^{\star} $	2		2
$\angle oldsymbol{V}_i^\star$			0

(a) データシート

	母線 1	母線 2	母線 3
P_i^{\star}			2.5006
Q_i^{\star}	0.0157		0.1388
$ oldsymbol{V}_i^\star $		1.9969	
$\angle oldsymbol{V}_i^\star$	-0.0490	-0.0596	

(b) 潮流計算結果

表 1.2 データシートと潮流計算結果 (2)

	母線 1	母線 2	母線 3
P_i^{\star}		-3	0.5
Q_i^{\star}		0	
$ oldsymbol{V}_i^{\star} $	2		2
$\angle oldsymbol{V}_i$	0		

	母線 1	母線 2	母線 3
P_i^{\star}	2.5158		
Q_i^{\star}	-0.0347		0.1759
$ oldsymbol{V}_i^\star $		1.9918	
$\angle oldsymbol{V}_i^{\star}$		-0.0538	-0.0419

(a) データシート

(b) 潮流計算結果

例 1.2 (データシートに基づく潮流計算) 例??で議論した3母線で構成される電力系統モデルを考えよう。式??の送電網のアドミタンス行列に対して、2つの送電線のアドミタンス値は

$$y_{12} = 1.3652 - j11.6041, y_{23} = -j10.5107 (1.12)$$

に設定する。母線 2 と母線 3 を結ぶ送電線のコンダクタンス(y_{23} の実部)は 0 に設定されており,その送電線における有効電力の送電損失は 0 となることに注意されたい。

まず、母線 1 が発電機母線、母線 2 が負荷母線、母線 3 がスラック母線である場合を考える。具体的には、表 1.1(a) に示されている値が各母線に指定されているものとする。このとき、式 (1.4) の連立方程式を満たす変数の組は、表 1.1(b) のように求められる。この場合の送電損失は

$$P_1^{\star} + P_2^{\star} + P_3^{\star} = 6.2562 \times 10^{-4}, \qquad Q_1^{\star} + Q_2^{\star} + Q_3^{\star} = 1.5450 \times 10^{-1}$$

となる。負荷の消費電力に対する送電損失の比率は 0.02%程度と非常に小さい。有効電力の送電損失が小さい理由は,母線 2 の負荷で消費される有効電力が 3 [pu] であるのに対して,その大半の約 2.5 [pu] を母線 3 の発電機から供給しており,母線 1 の発電機からは 0.5 [pu] しか供給していないためである。すなわち,母線 2 で消費される有効電力の大半を送電損失が生じない右側の送電線を用いて供給している。

つぎに、母線1がスラック母線、母線2が負荷母線、母線3が発電機母線である場合として、表1.2(a)のように各母線の変数を指定する。このときの潮流計算の結果は表1.2(b)となる。この場合の送電損失は

$$P_1^{\star} + P_2^{\star} + P_3^{\star} = 1.5826 \times 10^{-2}, \qquad Q_1^{\star} + Q_2^{\star} + Q_3^{\star} = 1.4120 \times 10^{-1}$$

となる。この場合の負荷の消費電力に対する送電損失の比率は約 0.52%である。先の例と比較して,有効電力の送電損失が大きくなっていることがわかる。これは,送電損失が生じる左側の送電線を使って,母線 2 で消費される有効電力の大半を供給したことに起因する。一方で,無効電力の損失は,先の例と比較して小さくなっていることもわかる。

例 1.2 から、求められる潮流状態によって、系統全体の送電損失の大きさが 異なることがわかる。一般に、コンダクタンス成分(抵抗成分)が大きい送電 線を使って消費電力を供給する場合に、有効電力の送電損失が大きくなる。送 電損失が大きくなるほど、同じ有効電力の消費量を供給するために必要な発電 量が大きくなるため、発電費用などの経済コストも大きくなってしまう。

一方で、経済コストの低い定常潮流状態が、必ずしも安定度の高い平衡点ではない点にも注意が必要である。したがって、経済性や安定度などに関するトレードオフを考慮して、より良い平衡点を探索することが実応用では重要となる。そのようなより良い平衡点探索のプロセスは、電力系統工学では最適潮流計算(optimal power flow calculation)と呼ばれる。本書では、平衡点の選び方と安定度の関係を??章や??章で議論する。

1.2.3 アドミタンス行列と送電損失の関係 *

以下では,N 個の母線で構成される一般的な送電網に対して,任意の潮流状態に関する送電損失の数学的表現を導出する。アドミタンス行列 Y の実部と虚部であるコンダクタンス行列 G とサセプタンス行列 B がそれぞれ対称である場合には,適当な定数 $\phi_{ij}=\phi_{ji}$, $\psi_{ij}=\psi_{ji}$ を用いて

$$G_{ij} = \begin{cases} \sum_{j=1}^{N} \phi_{ij}, & i = j \\ -\phi_{ij}, & i \neq j \end{cases} \quad B_{ij} = \begin{cases} -\sum_{j=1}^{N} \psi_{ij}, & i = j \\ \psi_{ij}, & i \neq j \end{cases}$$
(1.13)

の形式で書き表すことができる。ただし, G_{ij} と B_{ij} はそれぞれ,コンダクタンス行列 G とサセプタンス行列 B の第 (i,j) 要素を表す。式 (1.13) は

$$\phi_{ii} := \sum_{j=1}^{N} G_{ij}, \qquad \phi_{ij} := -G_{ij}, \qquad \psi_{ii} := -\sum_{j=1}^{N} B_{ij}, \qquad \psi_{ij} := B_{ij}$$

と定義していることに等しい。この表現を用いるとつぎの事実が示される。

定理 1.1 (送電損失の母線電圧フェーザによる表現) 式 (1.4) に対して 系統全体での有効電力と無効電力の送電損失として

$$L_P(t) := P_1(t) + \cdots P_N(t), \qquad L_Q(t) := Q_1(t) + \cdots Q_N(t) \quad (1.14)$$

を定義する。これらの送電損失は

$$L_{P}(t) = \sum_{i=1}^{N} \phi_{ii} |\mathbf{V}_{i}(t)|^{2} + \sum_{i=1}^{N} \sum_{j=i+1}^{N} \phi_{ij} W(\mathbf{V}_{i}(t), \mathbf{V}_{j}(t))$$

$$L_{Q}(t) = \sum_{i=1}^{N} \psi_{ii} |\mathbf{V}_{i}(t)|^{2} + \sum_{i=1}^{N} \sum_{j=i+1}^{N} \psi_{ij} W(\mathbf{V}_{i}(t), \mathbf{V}_{j}(t))$$
(1.15)

で与えられる。ただし

$$W(\boldsymbol{V}_i, \boldsymbol{V}_j) := (|\boldsymbol{V}_i| - |\boldsymbol{V}_j|)^2 + 2|\boldsymbol{V}_i||\boldsymbol{V}_j| \big\{ 1 - \cos(\angle \boldsymbol{V}_i - \angle \boldsymbol{V}_j) \big\}$$
とする。

証明 表記の簡単化のため,時刻 t は省略する。また, $\angle oldsymbol{V}_i - \angle oldsymbol{V}_j$ を $\angle oldsymbol{V}_{ij}$ と表す。式 (1.4) より, $oldsymbol{Y}_{ij} = G_{ij} + oldsymbol{j}B_{ij}$ に対して, $oldsymbol{Y}_{ij} = oldsymbol{Y}_{ji}$ より

$$\sum_{i=1}^{N} (P_i + \boldsymbol{j}Q_i) = \sum_{i=1}^{N} \overline{\boldsymbol{Y}}_{ii} |\boldsymbol{V}_i|^2 + \sum_{i=1}^{N} \sum_{j=i+1}^{N} \overline{\boldsymbol{Y}}_{ij} |\boldsymbol{V}_i| |\boldsymbol{V}_j| \left(e^{\boldsymbol{j} \angle \boldsymbol{V}_{ij}} + e^{\boldsymbol{j} \angle \boldsymbol{V}_{ji}} \right)$$
$$= \sum_{i=1}^{N} \overline{\boldsymbol{Y}}_{ii} |\boldsymbol{V}_i|^2 + 2 \sum_{i=1}^{N} \sum_{j=i+1}^{N} \overline{\boldsymbol{Y}}_{ij} |\boldsymbol{V}_i| |\boldsymbol{V}_j| \cos \angle \boldsymbol{V}_{ij}$$

が成り立つ。したがって、式 (1.13) の G_{ij} と B_{ij} の表記を用いれば

$$L_P = \sum_{i=1}^{N} \left(\sum_{j=1}^{N} \phi_{ij} \right) |\boldsymbol{V}_i|^2 - 2 \sum_{i=1}^{N} \sum_{j=i+1}^{N} \phi_{ij} |\boldsymbol{V}_i| |\boldsymbol{V}_j| \cos \angle \boldsymbol{V}_{ij}$$

$$L_Q = \sum_{i=1}^{N} \left(\sum_{j=1}^{N} \psi_{ij} \right) |\boldsymbol{V}_i|^2 - 2 \sum_{i=1}^{N} \sum_{j=i+1}^{N} \psi_{ij} |\boldsymbol{V}_i| |\boldsymbol{V}_j| \cos \angle \boldsymbol{V}_{ij}$$

が得られる。ここで、 L_P の第 1 項に注目すると、 $\phi_{ij} = \phi_{ji}$ であることから

$$\sum_{i=1}^{N} \sum_{j=1}^{N} \phi_{ij} |\boldsymbol{V}_{i}|^{2} = \sum_{i=1}^{N} \phi_{ii} |\boldsymbol{V}_{i}|^{2} + \sum_{i=1}^{N} \sum_{j=i+1}^{N} \phi_{ij} |\boldsymbol{V}_{i}|^{2} + \sum_{i=1}^{N} \sum_{j=i+1}^{N} \phi_{ij} |\boldsymbol{V}_{j}|^{2}$$

がわかる。これを用いて L_P の第 1 項を書き換えれば

$$\begin{split} L_P &= \sum_{i=1}^{N} \phi_{ii} |\boldsymbol{V}_i|^2 + \sum_{i=1}^{N} \sum_{j=i+1}^{N} \phi_{ij} \left(|\boldsymbol{V}_i|^2 + |\boldsymbol{V}_j|^2 - 2|\boldsymbol{V}_i| |\boldsymbol{V}_j| \cos \angle \boldsymbol{V}_{ij} \right) \\ &= \sum_{i=1}^{N} \phi_{ii} |\boldsymbol{V}_i|^2 + \sum_{i=1}^{N} \sum_{j=i+1}^{N} \phi_{ij} \left\{ (|\boldsymbol{V}_i| - |\boldsymbol{V}_j|)^2 + 2|\boldsymbol{V}_i| |\boldsymbol{V}_j| (1 - \cos \angle \boldsymbol{V}_{ij}) \right\} \end{split}$$

が得られる。したがって、 L_P は式 (1.15) の形式で表せることがわかる。同様の手順により、 L_Q は式 (1.15) の形式で表せることもわかる。

定理 1.1 は,例 1.1 で示されている 2 母線の電力系統における電力損失の議論が,任意の個数の母線から構成される電力系統にも同様に一般化できることを示している。ここで,??節のようにアドミタンス行列 Y を

$$\boldsymbol{Y} = \boldsymbol{Y}_0 + \boldsymbol{j}\operatorname{diag}(b_i)_{i \in \{1,...,N\}}$$

と表す場合には、 Y_01 は 0 であること、すなわち、 Y_0 の実部と虚部に対して各々すべての行の和は 0 であることから

$$\phi_{ii} = 0, \qquad \psi_{ii} = -b_i$$

となる。また,各送電線のコンダクタンスは非負であり,サセプタンスは負であることから,すべての $i \neq j$ に対して, ϕ_{ij} と ψ_{ij} は非負である。したがって, ϕ_{ij} が 0 でない限りは,母線 i と母線 j の間で有効電力を送電する場合に必ず損失が生じることがわかる。これにより,系統全体での有効電力の送電損

失 $L_P(t)$ は、任意の時刻 t で正であることがわかる。同様に、 b_i が十分に小さ い場合、すなわち、送電線の対地静電容量が十分に小さい場合には、無効電力 の損失 $L_Q(t)$ も正であることがわかる。言い換えれば、送電線の対地静電容量 を大きくすることや、キャパシタンスの特性をもつ機器を母線に接続すること は、無効電力の損失を減らす効果を与えることがわかる。

所与の潮流状態を実現する各機器のパラメータ設定

本節では、1.1.2 節のステップ B として説明された、潮流計算の結果に整合 するように発電機の内部状態の定常値や外部入力値、負荷のパラメータ値を逆 算する方法を説明する。

1.3.1 所望の電力供給を実現する発電機の定常状態

??節における電圧フェーザを入力とする発電機モデルを考えよう。表記の簡 単化のため、添字iを省略して

$$\begin{cases} \dot{\delta} = \omega_0 \Delta \omega \\ M \Delta \dot{\omega} = -D \Delta \omega - P + P_{\text{mech}} \\ \tau \dot{E} = -\frac{X}{X'} E + \left(\frac{X}{X'} - 1\right) |\mathbf{V}| \cos(\delta - \angle \mathbf{V}) + V_{\text{field}} \end{cases}$$
(1.16)

と表す。ここで、有効電力と無効電力を出力とする場合には

$$P = \frac{E|\mathbf{V}|}{X'}\sin(\delta - \angle \mathbf{V}), \qquad Q = \frac{E|\mathbf{V}|}{X'}\cos(\delta - \angle \mathbf{V}) - \frac{|\mathbf{V}|^2}{X'} \quad (1.17)$$

である。ここでの目的は、潮流計算の結果として、発電機が接続される母線の 有効電力、無効電力、電圧フェーザの絶対値と位相が定数で与えられた場合に、 それらの値に整合する発電機の内部状態と外部入力値の定常値を求めることで ある。具体的には、与えられた有効電力、無効電力、電圧フェーザの絶対値と 位相の組を $(P^*, Q^*, |V^*|, \angle V^*)$ と表すとき

$$\begin{cases} P^{\star} = \frac{E^{\star}|V^{\star}|}{X'} \sin(\delta^{\star} - \angle V^{\star}), \\ Q^{\star} = \frac{E^{\star}|V^{\star}|}{X'} \cos(\delta^{\star} - \angle V^{\star}) - \frac{|V^{\star}|^{2}}{X'}, \\ 0 = -P^{\star} + P_{\text{mech}}^{\star}, \\ 0 = -\frac{X}{X'}E^{\star} + \left(\frac{X}{X'} - 1\right)|V^{\star}|\cos(\delta^{\star} - \angle V^{\star}) + V_{\text{field}}^{\star} \end{cases}$$

$$(1.18)$$

の連立方程式を満たす発電機の内部状態の定常値 (δ^*, E^*) と外部入力の定常値 (P^*_{mech}, V^*_{feld}) を求めることが目的となる。式 (1.18) の連立方程式は,式 (1.16) において周波数偏差 $\Delta\omega$ の定常値が 0 であるとした場合の平衡点に関する方程 式である。また,与えられた $(P^*, Q^*, |V^*|, \angle V^*)$ は,各母線に対する発電機 モデルの入出力値に対応している。

式 (1.18) を満たす発電機の内部状態の定常値を具体的に計算すると

$$\delta^{\star} = \angle \mathbf{V}^{\star} + \arctan\left(\frac{P^{\star}}{Q^{\star} + \frac{|\mathbf{V}^{\star}|^{2}}{X'}}\right),$$

$$E^{\star} = \frac{X'}{|\mathbf{V}^{\star}|} \sqrt{\left(Q^{\star} + \frac{|\mathbf{V}^{\star}|^{2}}{X'}\right)^{2} + (P^{\star})^{2}}$$
(1.19a)

となる。また、機械的トルクと界磁電圧の定常値は

$$P_{\text{mech}}^{\star} = P^{\star},$$

$$V_{\text{field}}^{\star} = \frac{\frac{X}{|\mathbf{V}^{\star}|} \left\{ \left(Q^{\star} + \frac{|\mathbf{V}^{\star}|^{2}}{X'} \right) \left(Q^{\star} + \frac{|\mathbf{V}^{\star}|^{2}}{X} \right) + (P^{\star})^{2} \right\}}{\sqrt{\left(Q^{\star} + \frac{|\mathbf{V}^{\star}|^{2}}{X'} \right)^{2} + (P^{\star})^{2}}}$$

$$(1.19b)$$

となる。これらの導出過程は、1.3.3節を参照されたい。

1.3.2 所望の電力消費を実現する負荷のパラメータ

式 (1.3) を用いて電流フェーザを消去すると、定インピーダンスモデルは

$$P + jQ = -\frac{|V|^2}{\overline{z}_{\text{load}}^*} \tag{1.20}$$

と書き表される。ただし、母線の添字 i は表記の簡単化のため省略した。これ

は電流フェーザVを入力、有効電力Pと無効電力Qを出力とした場合の負荷 の定インピーダンスモデルと解釈できる。潮流計算により定められた有効電力 と無効電力の値を P^* と Q^* , 電圧フェーザの絶対値を $|V^*|$ と表せば, 負荷の インピーダンス z_{load}^{\star} の実部(抵抗)と虚部(リアクタンス)は

$$\mathsf{Re}[\boldsymbol{z}_{\mathrm{load}}^{\star}] = -\frac{P^{\star}|\boldsymbol{V}^{\star}|^{2}}{(P^{\star})^{2} + (Q^{\star})^{2}}, \qquad \mathsf{Im}[\boldsymbol{z}_{\mathrm{load}}^{\star}] = -\frac{Q^{\star}|\boldsymbol{V}^{\star}|^{2}}{(P^{\star})^{2} + (Q^{\star})^{2}} \quad (1.21)$$

と求められる。同様に、定電流モデルは

$$P + jQ = \overline{I}_{\text{load}}^{\star} |V| \tag{1.22}$$

と書き表されることから、負荷の電流パラメータの実部と虚部はそれぞれ

$$\mathsf{Re}[\boldsymbol{I}^\star_{\mathrm{load}}] = \frac{P^\star}{|\boldsymbol{V}^\star|}, \qquad \mathsf{Im}[\boldsymbol{I}^\star_{\mathrm{load}}] = -\frac{Q^\star}{|\boldsymbol{V}^\star|}$$

と求められる。定電力モデルは

$$P + \mathbf{j}Q = P_{\text{load}}^{\star} + \mathbf{j}Q_{\text{load}}^{\star} \tag{1.23}$$

であることから、明らかにそのパラメータは

$$P_{\text{load}}^{\star} = P^{\star}, \qquad Q_{\text{load}}^{\star} = Q^{\star}$$

である。これらのパラメータ値を負荷モデルに設定すれば、潮流計算によって 求められた潮流状態が定常的に実現される。

1.3.3 発電機の内部状態と入出力の数学的関係 *

以下では、発電機の内部状態、母線に供給される有効電力と無効電力、母線の 電圧フェーザの間に成り立つ関係を数学的に解析する。ここでは、??節で扱っ た発電機モデルを用いる。ただし、表記の簡単化のため、添字iを省略して

$$\begin{cases} \dot{\delta} = \omega_0 \Delta \omega \\ M \Delta \dot{\omega} = -D \Delta \omega - P + P_{\text{mech}} \\ \tau \dot{E} = -\frac{X_{\text{d}}}{X_{\text{d}}'} E + \left(\frac{X_{\text{d}}}{X_{\text{d}}'} - 1\right) |\mathbf{V}| \cos(\delta - \angle \mathbf{V}) + V_{\text{field}} \end{cases}$$
(1.24)

とする。ここで、有効電力と無効電力を出力とする場合には

$$P = \frac{E|\mathbf{V}|}{X_{\rm d}'} \sin(\delta - \angle \mathbf{V}) - \left(\frac{1}{X_{\rm d}'} - \frac{1}{X_{\rm q}}\right) |\mathbf{V}|^2 \sin(\delta - \angle \mathbf{V}) \cos(\delta - \angle \mathbf{V}),$$

$$Q = \frac{E|\mathbf{V}|}{X_{\rm d}'} \cos(\delta - \angle \mathbf{V}) - |\mathbf{V}|^2 \left(\frac{\cos^2(\delta - \angle \mathbf{V})}{X_{\rm d}'} + \frac{\sin^2(\delta - \angle \mathbf{V})}{X_{\rm q}}\right)$$
(1.25)

である。なお, $X'_{\rm d}$ と $X_{\rm q}$ が等しく X' であり, $X_{\rm d}$ を X に置き換えれば,1.3.1 節で扱った発電機モデルに一致する。また,電流フェーザを出力とする場合には

$$|\mathbf{I}|\cos(\delta - \angle \mathbf{I}) = \frac{|\mathbf{V}|}{X_{q}}\sin(\delta - \angle \mathbf{V}),$$

$$|\mathbf{I}|\sin(\delta - \angle \mathbf{I}) = \frac{E - |\mathbf{V}|\cos(\delta - \angle \mathbf{V})}{X_{d}'}$$
(1.26)

である。なお,式 (1.25) と式 (1.26) は等価な出力であること,すなわち,与えられた任意の $(\delta, E, |V|, \angle V)$ に対して,(P,Q) と $(|I|, \angle I)$ には一対一の関係が存在することに注意されたい。

この発電機モデルに対して、つぎの事実が示される。

補題 1.1 (発電機の内部状態と入出力の関係) 式 (1.25) を $\delta-\angle V$ と E に関する連立方程式と考えるとき,その解は

$$\delta - \angle V = \arctan\left(\frac{P}{Q + \frac{|V|^2}{X_q}}\right),$$
 (1.27a)

$$E = \frac{\frac{X_{\rm d}'}{|\mathbf{V}|} \left\{ \left(Q + \frac{|\mathbf{V}|^2}{X_{\rm q}} \right) \left(Q + \frac{|\mathbf{V}|^2}{X_{\rm d}'} \right) + P^2 \right\}}{\sqrt{\left(Q + \frac{|\mathbf{V}|^2}{X_{\rm q}} \right)^2 + P^2}}$$
(1.27b)

で与えられる。ただし, $|V| \neq 0$ とする。逆に,式 (1.27) を P と Q に関する連立方程式と考えるとき,その解は式 (1.25) で与えられる。

 $oxedsymbol{oxedsymbol{oxedsymbol{Lim}}}$ まず,式 (1.25) から式 (1.27) を導く。式 (1.25) の P に $\cos(\delta-\angle oldsymbol{V})$ を乗じ,Q に $\sin(\delta-\angle oldsymbol{V})$ を乗じて差をとれば

1.3 所与の潮流状態を実現する各機器のパラメータ設定

19

$$P\cos(\delta-\angle {\pmb V})-Q\sin(\delta-\angle {\pmb V})=\frac{|{\pmb V}|^2}{X_{\rm q}}\sin(\delta-\angle {\pmb V})$$

が得られる。この両辺を $\cos(\delta-\angle V)$ で割れば、式 (1.27a) の関係が得られる。つぎに、式 (1.27b) の関係を示す。式 (1.3) を用いて P と Q を I で書き直すと、式 (1.25) は式 (1.26) に等価変形される。また、これは

$$|V|e^{j(\delta-\angle V)} = E - X_{d}'|I|\sin(\delta-\angle I) + jX_{d}|I|\cos(\delta-\angle I)$$
(1.28)

と等価である。式 (1.27a) の関係を複素数で表現すると

$$\frac{e^{\boldsymbol{j}(\delta-\angle\boldsymbol{V})}-e^{-\boldsymbol{j}(\delta-\angle\boldsymbol{V})}}{e^{\boldsymbol{j}(\delta-\angle\boldsymbol{V})}+e^{-\boldsymbol{j}(\delta-\angle\boldsymbol{V})}}=\underbrace{\frac{P}{Q+\frac{|\boldsymbol{V}|^2}{X_{\mathrm{q}}}}\boldsymbol{j}}$$

であることから

$$e^{-\boldsymbol{j}(\delta-\angle \boldsymbol{V})} = \frac{1-\alpha \boldsymbol{j}}{1+\alpha \boldsymbol{j}} e^{\boldsymbol{j}(\delta-\angle \boldsymbol{V})}$$

がわかる。したがって、式 (1.3) を等価変形した

$$|I|e^{j(\delta-\angle I)} = \frac{P+jQ}{|V|}e^{j(\delta-\angle V)}$$
(1.29)

について、その複素共役を考えることにより

$$|\boldsymbol{I}|e^{-\boldsymbol{j}(\delta-\angle \boldsymbol{I})} = \frac{P - \boldsymbol{j}Q}{|\boldsymbol{V}|} \cdot \frac{1 - \alpha \boldsymbol{j}}{1 + \alpha \boldsymbol{j}}e^{\boldsymbol{j}(\delta-\angle \boldsymbol{V})}$$
(1.30)

を得る。式 (1.29) と式 (1.30) から

$$\begin{split} |\boldsymbol{I}|\sin(\delta-\angle\boldsymbol{I}) &= \frac{1}{|\boldsymbol{V}|} \cdot \frac{\alpha P + Q}{1+\alpha\boldsymbol{j}} e^{\boldsymbol{j}(\delta-\angle\boldsymbol{V})}, \\ |\boldsymbol{I}|\cos(\delta-\angle\boldsymbol{I}) &= \frac{1}{|\boldsymbol{V}|} \cdot \frac{P - \alpha Q}{1+\alpha\boldsymbol{j}} e^{\boldsymbol{j}(\delta-\angle\boldsymbol{V})} \end{split}$$

がわかる。これらを式 (1.28) に代入することによって,I を P と Q で改めて書き直せば,式 (1.27a) の関係が成り立つとき,式 (1.25) が

$$E = \frac{X_{\mathrm{d}}'}{|\mathbf{V}|} \left\{ \left(Q + \frac{|\mathbf{V}|^2}{X_{\mathrm{q}}} \right) \left(Q + \frac{|\mathbf{V}|^2}{X_{\mathrm{d}}'} \right) + P^2 \right\} \frac{Q + \frac{|\mathbf{V}|^2}{X_{\mathrm{q}}} - \mathbf{j}P}{\left(Q + \frac{|\mathbf{V}|^2}{X_{\mathrm{q}}} \right)^2 + P^2} e^{\mathbf{j}(\delta - \angle \mathbf{V})}$$

$$\tag{1.31}$$

と等価であることがわかる。ここで、式 (1.27a) の関係から

$$Q + \frac{|\boldsymbol{V}|^2}{X_{\rm q}} - \boldsymbol{j}P = \left|Q + \frac{|\boldsymbol{V}|^2}{X_{\rm q}} - \boldsymbol{j}P\right|e^{-\boldsymbol{j}(\delta - \angle \boldsymbol{V})}$$

が成り立つことがわかる。さらに

$$|E| = E,$$
 $\left(Q + \frac{|V|^2}{X_a}\right)^2 + P^2 = \left|Q + \frac{|V|^2}{X_a} - \mathbf{j}P\right|^2$

であることから、式 (1.27b) の関係が得られる。

逆の手順をたどって,式 (1.27) から式 (1.25) を導く。式 (1.27a) の関係を用いると,式 (1.27b) の E は式 (1.31) の E で書き換えられる。前述のように,式 (1.27a) の関係が成り立つとき,式 (1.31) は式 (1.25) と等価である。

補題 1.1 は,変数の組 $(\delta-\angle V,E)$ と組 (P,Q) の間に一対一の関係があることを示している。特に,発電機の入出力である $(|V|,\angle V)$ や (P,Q) から,発電機の内部状態である (δ,E) を一意的に逆算できることを示している。なお,式 (1.27) の関係は定常状態,過渡状態に関わらず任意の時刻 t で成り立つことに注意されたい。

つぎの定理は,発電機の定常状態において,入力,出力,内部状態の間に成 り立つ関係を与える。

定理 1.2 (定常状態における発電機の内部状態と入出力の関係) 式 (1.24) および式 (1.25) の発電機モデルを考える。ある実定数 $|V^*|$, $\Delta\omega^*$, $\angle V^*$, P^* , Q^* に対して,機械的トルクと界磁電圧による入力を

$$P_{\text{mech}}(t) = D\Delta\omega^* + P^*,$$

$$V_{\text{field}}(t) = \frac{\frac{X_{\text{d}}}{|\mathbf{V}^{\star}|} \left\{ \left(Q^{\star} + \frac{|\mathbf{V}^{\star}|^{2}}{X_{\text{q}}} \right) \left(Q^{\star} + \frac{|\mathbf{V}^{\star}|^{2}}{X_{\text{d}}} \right) + (P^{\star})^{2} \right\}}{\sqrt{\left(Q^{\star} + \frac{|\mathbf{V}^{\star}|^{2}}{X_{\text{q}}} \right)^{2} + (P^{\star})^{2}}}$$
(1.32a)

で与えられる定数とし、母線の電圧フェーザによる入力が

$$|V(t)| = |V^*|, \qquad \angle V(t) = \omega_0 \Delta \omega^* t + \angle V^*$$
 (1.32b)

と定められているものとする。このとき,回転子偏角,周波数偏差,内部 電圧は

1.3 所与の潮流状態を実現する各機器のパラメータ設定

21

$$\begin{split} \delta(t) &= \angle \boldsymbol{V}(t) + \arctan\left(\frac{P^{\star}}{Q^{\star} + \frac{|\boldsymbol{V}^{\star}|^{2}}{X_{\mathbf{q}}}}\right), \\ \Delta\omega(t) &= \Delta\omega^{\star}, \\ E(t) &= \frac{\frac{X_{\mathbf{d}}^{\prime}}{|\boldsymbol{V}^{\star}|} \left\{ \left(Q^{\star} + \frac{|\boldsymbol{V}^{\star}|^{2}}{X_{\mathbf{q}}}\right) \left(Q^{\star} + \frac{|\boldsymbol{V}^{\star}|^{2}}{X_{\mathbf{d}}^{\prime}}\right) + (P^{\star})^{2} \right\}}{\sqrt{\left(Q^{\star} + \frac{|\boldsymbol{V}^{\star}|^{2}}{X_{\mathbf{q}}}\right)^{2} + (P^{\star})^{2}}} \end{split}$$
 (1.33)

を定常解にもつ。また、母線に供給される有効電力と無効電力は

$$P(t) = P^*, \qquad Q(t) = Q^* \tag{1.34}$$

で与えられる定数となる。

証明 まず、式 (1.32) の入力のもとで、式 (1.33) が式 (1.24) の微分方程式の解であることを仮定した場合に、出力に関して式 (1.34) が成り立つことを示す。補題 1.1 で示されているように、式 (1.33) を P^* と Q^* に関する方程式と考えれば、それらの解は

$$\begin{split} P^{\star} &= \frac{|\boldsymbol{V}^{\star}|E(t)}{X_{\mathrm{d}}^{\prime}} \sin\left(\delta(t) - \angle \boldsymbol{V}(t)\right) \\ &- \left(\frac{1}{X_{\mathrm{d}}^{\prime}} - \frac{1}{X_{\mathrm{q}}}\right) |\boldsymbol{V}^{\star}|^{2} \sin\left(\delta(t) - \angle \boldsymbol{V}(t)\right) \cos\left(\delta(t) - \angle \boldsymbol{V}(t)\right), \\ Q^{\star} &= \frac{|\boldsymbol{V}^{\star}|E(t)}{X_{\mathrm{d}}^{\prime}} \cos\left(\delta(t) - \angle \boldsymbol{V}(t)\right) \\ &- |\boldsymbol{V}^{\star}|^{2} \left(\frac{\cos^{2}\left(\delta(t) - \angle \boldsymbol{V}(t)\right)}{X_{\mathrm{d}}^{\prime}} + \frac{\sin^{2}\left(\delta(t) - \angle \boldsymbol{V}(t)\right)}{X_{\mathrm{q}}}\right) \end{split}$$

で与えられる。これは式 (1.34) を意味している。

つぎに、式 (1.32) の入力のもとで、式 (1.33) が式 (1.24) の微分方程式の解であることを確かめる。式 (1.24) の δ と $\Delta\omega$ に関する微分方程式は

$$\frac{M}{\omega_0}\ddot{\delta}(t) + \frac{D}{\omega_0}\dot{\delta}(t) + P(t) - P_{\text{mech}}(t) = 0$$

と等価である。式 (1.32a) の $P_{\rm mech}(t)$, 式 (1.34) の P(t), 式 (1.33) の $\delta(t)$ を代入すれば、式 (1.32b) の関係から、この微分方程式が満たされることがわかる。同様に、式 (1.32a) の $V_{\rm field}(t)$ 、式 (1.33) の $\delta(t)$ - \angle V(t) と E(t) を代入することにより、式 (1.24) の E に関する微分方程式が満たされることがわかる。ただし

$$\cos\left(\arctan\left(\frac{P^{\star}}{Q^{\star}+\frac{|\mathbf{V}^{\star}|^2}{X_{\mathbf{q}}}}\right)\right) = \frac{Q^{\star}+\frac{|\mathbf{V}^{\star}|^2}{X_{\mathbf{q}}}}{\sqrt{\left(Q^{\star}+\frac{|\mathbf{V}^{\star}|^2}{X_{\mathbf{q}}}\right)^2+(P^{\star})^2}}$$

であることを用いる。以上より、求める結果がしたがう。

定理 1.2 から,潮流計算で定められた母線の電圧フェーザ,有効電力,無効電力を実現するために必要な機械的トルクと界磁電圧の値 $(P^{\star}_{\rm mech}, V^{\star}_{\rm field})$,および,そのときの内部状態 (δ, E) の定常的な挙動を知ることができる。なお,式 (1.32b) では電圧フェーザの位相が定数となっていないが,周波数偏差の定常値を表す $\Delta\omega^{\star}$ は,通常は 0 に設定するべき定数であるため,実用上の意味をもつのは潮流計算で定められる $\angle V^{\star}$ の値のみである。明らかに, $\Delta\omega^{\star}$ が 0 のとき

$$P_{
m mech}(t) = P^\star, \qquad \delta(t) = \angle oldsymbol{V}^\star + {
m arctan}\left(rac{P^\star}{Q^\star + rac{|oldsymbol{V}^\star|^2}{X_{
m q}}}
ight)$$

である。

以上の議論から,発電機の動特性を考慮せず $(P^*,Q^*,|V^*|,\angle V^*)$ を潮流計算で定めたとしても,それらに整合するような $(P^*_{\rm mech},V^*_{\rm field})$ を一意的に逆算できることがわかる。この結果から,式 (1.19) を導くことができる。

さらに,つぎの定理は,発電機の定常状態において成り立つ,入出力と内部 状態に関する等価関係を与える。

定理 1.3 (発電機の入出力と内部状態に関する等価関係) 式 (1.24) および式 (1.25) の発電機モデルに対して

$$\frac{d^2\delta}{dt^2}(t) = 0, \quad \frac{dE}{dt}(t) = 0, \quad \frac{dP_{\text{mech}}}{dt}(t) = 0, \quad \frac{dV_{\text{field}}}{dt}(t) = 0 \quad (1.35)$$

がすべての $t \ge 0$ に対して成り立つための必要十分条件は

$$\frac{dP}{dt}(t) = 0, \quad \frac{dQ}{dt}(t) = 0, \quad \frac{d|\mathbf{V}|}{dt}(t) = 0, \quad \frac{d^2 \angle \mathbf{V}}{dt^2}(t) = 0 \quad (1.36)$$

がすべての $t \ge 0$ に対して成り立つことである。また,式 (1.35) または式 (1.36) が成り立つとき

1.4 電力系統モデルの時間応答計算

$$\Delta\omega(t) = \frac{1}{\omega_0} \frac{d\angle V}{dt}(t) \tag{1.37}$$

であり、これは定数である。

証明 まず、式 (1.35) が成り立つならば、式 (1.36) が成り立つことを示す。式 (1.24) において、 $\Delta\omega$ 、E、 $P_{\rm mech}$ 、 $V_{\rm field}$ はすべて定数であることから、P と $|V|\cos(\delta-\angle V)$ が定数であることがわかる。したがって、式 (1.25) の 2 つの方程式から、Q と $|V|\sin(\delta-\angle V)$ も定数であることがわかる。また

$$|\boldsymbol{V}|^2 \cos^2(\delta - \angle \boldsymbol{V}) + |\boldsymbol{V}|^2 \sin^2(\delta - \angle \boldsymbol{V}) = |\boldsymbol{V}|^2$$

であり、左辺が定数であることから |V| も定数である。さらに、式 (1.27) の第 1 式の関係において、右辺は定数であることから、 $\angle V$ と δ の導関数は任意の次数で等しい。したがって

$$\frac{d^2 \angle \mathbf{V}}{dt^2} = \frac{d^2 \delta}{dt^2} = 0$$

が得られる。つぎに、式 (1.36) が成り立つならば、式 (1.35) が成り立つことを示す。式 (1.27) から、E が定数であること、および、 δ の 2 次導関数が 0 であること、すなわち、 $\Delta\omega$ が定数であることがわかる。したがって、式 (1.24) において、P と $|V|\cos(\delta-\angle V)$ が定数であることから、 $P_{\rm mech}$ と $V_{\rm field}$ が定数であることがわかる。式 (1.37) は $\angle V$ と δ の導関数が等しいことから明らかである。

定理 1.3 が示すように,発電機への外部入力 $(P_{\rm mech}, V_{\rm field})$ が定数であり,かつ,内部状態 (δ, E) が定常状態にあることと,母線に対する入出力 $(P, Q, |V|, \angle V)$ が定常状態にあることは等価である。したがって,各母線の有効電力や無効電力,電圧フェーザを決定する潮流計算の手続きは,すべての発電機の内部状態と外部入力が定常状態にあると仮定して,電力系統全体の定常状態,すなわち,電力系統モデルの平衡点の 1 つを探索することと数学的に等価である。

1.4 電力系統モデルの時間応答計算

本節では、1.1.2 節のステップ C として説明された電力系統モデルの時間応

答の計算方法を説明する。また、いくつかの外乱に対する電力系統モデルの振 る舞いを数値的に解析する。

1.4.1 初期値応答

1.2 節と 1.3 節で示された手順によって,すべての発電機の周波数偏差が 0 となるような定常状態として,電力系統モデルの平衡点が 1 つ求められる。具体的には,潮流計算で定められた母線変数を用いて,各発電機モデルには定理 1.2 で示される内部状態の初期値と外部入力の定常値を設定し,各負荷モデルには 1.3.2 節で逆算された定数を設定すれば,微分代数方程式系で表される電力系統モデルは所与の定常潮流状態で平衡する。特に,求められた平衡点が適切な意味で安定であれば,発電機の内部状態に対して何らかの摂動が生じたとしても,電力系統モデルの内部状態はもとの定常値に漸近的に収束する。この事実を以下の例で確認してみよう。

表 1.3 表 1.1 の潮流計算結果に対する発電機の定常値

i	$P_{\mathrm{mech}i}^{\star}$ [pu]	$V_{\mathrm{filed}i}^{\star}$ [pu]	$\delta_i^{\star} \text{ [rad]}$	$\Delta\omega_i^{\star}$ [pu]	E_i^{\star} [pu]
1	0.5000	2.0442	0.0670	0	2.0210
3	2.5006	2.5062	0.3870	0	2.2097

表 1.4 表 1.2 の潮流計算結果に対する発電機の定常値

i	$P_{\mathrm{mech}i}^{\star}$ [pu]	$V_{\mathrm{filed}i}^{\star}$ [pu]	$\delta_i^{\star} \text{ [rad]}$	$\Delta\omega_i^{\star}$ [pu]	E_i^{\star} [pu]
1	2.5158	2.7038	0.5356	0	2.3069
3	0.5000	2.1250	0.0390	0	2.0654

例 1.3 (電力系統モデルの初期値応答) 例 1.2 で扱った 3 つの母線で構成される電力系統モデルを考えよう。母線 1 と母線 3 には、式 (1.16) の発電機モデルが接続されており、母線 2 には、式 (1.20) の定インピーダンスの負荷モデルが接続されている場合を考える。発電機モデルには、??に示される発電機 1 と発電機 3 の定数を用いる。

表 1.1 と表 1.2 の 2 つの潮流計算結果に対して、発電機 1 と発電機 3 の機械的トルク、界磁電圧、回転子偏角、内部電圧の定常値を式 (1.19) に基づいて計算する。計算された定常値を表 1.3 と表 1.4 に示す。同様に、式 (1.21) に基づいて負荷のインピーダンス値を逆算すると、表 1.5 と表 1.6 の 1 行目のように求められる。潮流計算の結果により、発電機の内部状態や外部入力の定常値、負荷のインピーダンス値が異なることに注意されたい。発電機の内部状態の定常値を摂動して初期値に設定しよう。具体的には

$$\begin{bmatrix} \delta_1(0) \\ \delta_3(0) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \delta_1^{\star} + \frac{\pi}{6} \\ \delta_3^{\star} \end{bmatrix}, \qquad \begin{bmatrix} E_1(0) \\ E_3(0) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E_1^{\star} + 0.1 \\ E_3^{\star} \end{bmatrix}$$
(1.38)

とする。ただし、周波数偏差の初期値は0とする。このとき、2つの潮流計算結果に対する周波数偏差の初期値応答を図1.2に示す。青の実線が発電機1の周波数偏差,赤の破線が発電機3の周波数偏差を表す。どちらの定常潮流状態でも同程度の周波数の振動が生じていることがわかる。なお、系統周波数は60 [Hz] に設定されているため、周波数偏差の0.015 [pu] は、0.9 [Hz] に等しい。

表 1.5 負荷のインピーダンス値 [pu]

負荷	$Re[oldsymbol{z}^\star_{\mathrm{load}2}]$	$Im[oldsymbol{z}^\star_{\mathrm{load}2}]$
定常	1.3293	0
増加	1.3426	0
減少	1.3160	0

(a) 表 1.1 の潮流計算結果

表 1.6 負荷のインピーダンス値 [pu]

負荷	$Re[oldsymbol{z}^\star_{\mathrm{load}2}]$	$Im[oldsymbol{z}^\star_{\mathrm{load}2}]$
定常	1.3224	0
増加	1.3356	0
減少	1.3092	0

(a) 表 1.2 の潮流計算結果

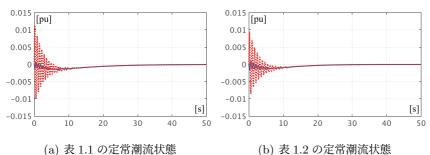


図 1.2 初期値変動に対する周波数偏差の時間応答 (青実線: $\Delta\omega_1$, 赤破線: $\Delta\omega_3$)

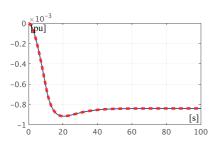
1.4.2 負荷モデルのパラメータ変動に関する応答

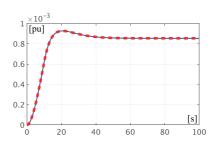
定常潮流状態にある電力系統モデルに対して、負荷モデルの定数を1つでも変化させると、一般にすべての母線における電圧フェーザと電流フェーザの値が変化する。このとき、一般に系統全体での電力の需給がバランスしなくなるため、与えられた界磁電圧の値に応じて、機械的トルクの値を適切に修正しない限りは、各発電機の周波数偏差は0に収束しない。このことを確認してみよう。

例 1.4 (負荷のインピーダンス変化に対する電力系統モデルの時間応答) 例 1.3 と同じ設定で負荷のインピーダンス値が変化した場合の周波数偏差 の時間応答を計算してみよう。具体的には、潮流計算の結果から逆算された負荷の抵抗を 1%増加または減少させて時間応答を計算する。増加後と減少後の負荷のインピーダンス値は、表 1.5 と表 1.6 の 2 行目と 3 行目に示されている。

計算結果を図1.3と図1.4に示す。青の実線は発電機1の周波数偏差, 赤の破線は発電機3の周波数偏差を表している。どの場合においても,2 つの発電機の周波数偏差が同期して変化していることがわかる。また,抵 抗が増加すると有効電力の消費が一般に大きくなるため,発電機の周波数 は低下する。抵抗が減少する場合は逆である。発電機の機械的トルクが抵

1.4 電力系統モデルの時間応答計算

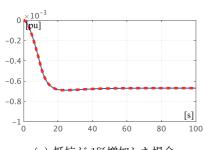


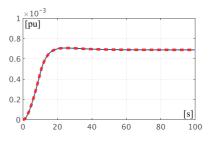


27

- (a) 抵抗が 1%増加した場合
- (b) 抵抗が 1%減少した場合

図 1.3 負荷の変化に対する周波数偏差の時間応答 (表 1.1 の定常潮流状態)





- (a) 抵抗が 1%増加した場合
- (b) 抵抗が 1%減少した場合

図 1.4 負荷の変化に対する周波数偏差の時間応答 (表 1.2 の定常潮流状態)

抗が変化する前の値で固定されているため、有効電力の需給バランスが取れなくなり、周波数偏差の定常値は非零となっていることに注意されたい。なお、負荷の抵抗の変化量は図 1.3 と図 1.4 の両者でほぼ等しいが、生じる周波数偏差の値は異なっている。これは電力系統モデルの平衡点の選び方によって、外乱に対する感度(安定度)が変化することを示唆している。

例 1.4 では、例 1.3 の結果とは異なり、発電機の周波数偏差が非零の定常値を もつ。この周波数偏差を 0 にするためには、発電機群の機械的トルクもしくは 界磁電圧の値を適切に調整する必要がある。これに対して、周波数偏差の定常

値を 0 にすることは、有効電力の需要と供給をバランスさせることであるため、発電機群の機械的トルクを調整する制御アルゴリズムにより周波数制御が行われることが一般的である。ただし、すべての負荷の変化量を正確に計測することは現実的に困難である。したがって、積分器に基づく制御動作により、需給バランスを達成する機械的トルクの値を自動探索するフィードバック制御が必要となる。その詳細は、??節や??節で後述する。

1.4.3 地絡による応答

(1) 地絡とは 物体と送電線の接触や落雷などをきっかけに電気回路が大地と接触して、大地に大きな電流が流れる現象は地絡(ground fault)と呼ばれる。地絡が長時間継続すると接続されている機器や設備などが損傷してしまうため、電力系統では地絡の発生を検知して地絡電流を遮断する装置が高速に作動する。地絡電流を除去した後で遮断を解除すれば、地絡発生前の電力系統運用に復帰する。

地絡の発生を検知して地絡を除去するまでに要する時間は、概ね 50 [ms] から 100 [ms] 程度である。この間に大地に流れる地絡電流が、電力系統の状態を大きく変動させるシビアな外乱となる。なお、地絡による外乱は外部入力としてモデル化されるものではなく、「地絡が継続している時刻では別の電力系統モデルに切り替わる変動」としてモデル化される。

(2) 母線地絡の定式化 本書で扱う母線に発生する地絡は、地絡が継続している時刻において、その母線の電圧フェーザの値が 0 に拘束されるものとしてモデル化される。以下では、N 個の母線で構成される電力系統モデルに対して、一般性を失うことなく、母線 1 に地絡が発生するものとして説明する。また、地絡は時刻 0 [s] に発生し、時刻 t_0 [s] まで継続するものとする。このとき、式 (1.2) の潮流状態は、t<0 と $t\geq t_0$ の時刻では、式 (1.1) の平常時の代数方程式を満たすが、地絡が継続している $t\in[0,t_0)$ の時刻では、地絡母線の電流フェーザ $I_1(t)$ に関する方程式を除いた

$$\begin{bmatrix} \mathbf{I}_{2}(t) \\ \vdots \\ \mathbf{I}_{N}(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{Y}_{22} & \cdots & \mathbf{Y}_{2N} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \mathbf{Y}_{N2} & \cdots & \mathbf{Y}_{NN} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{V}_{2}(t) \\ \vdots \\ \mathbf{V}_{N}(t) \end{bmatrix}$$
(1.39a)

の代数方程式と、地絡母線の電圧フェーザに対する拘束条件

$$|\boldsymbol{V}_1(t)| = 0 \tag{1.39b}$$

を満たさなければならない。なお, 地絡が発生していない母線や時刻では, 電流フェーザと電圧フェーザは, 各機器のモデルとして表される微分方程式または代数方程式にしたがう。これは平常時と同じである。すなわち

- 地絡が発生していない時刻では、平常の電力系統モデル
- 地絡が継続している時刻では、地絡が発生している母線とその母線に接続されている機器や送電線を取り除いた電力系統モデル

を切り替えて用いることに等しい。

地絡時に機器 1 から母線 1 に流入する電流フェーザ $I_1(t)$ は,機器の動特性 から定められる。具体的には,機器が発電機である場合には, $t \in [0,t_0)$ の時刻 では, $|V_1(t)|$ を 0 とした

$$\begin{cases}
\dot{\delta}_1 = \omega_0 \Delta \omega_1 \\
M_1 \Delta \dot{\omega}_1 = -D_1 \Delta \omega_1 + P_{\text{mech1}} \\
\tau_1 \dot{E}_1 = -\frac{X_1}{X_1'} E_1 + V_{\text{field1}}
\end{cases} \tag{1.40}$$

の微分方程式にしたがって発電機の内部状態が時間発展する。このとき、電流 フェーザ $I_1(t)$ は、発電機の出力として

$$|I_1(t)| = \frac{E_1(t)}{X_1'}, \qquad \angle I_1(t) = \delta_1(t) - \frac{\pi}{2}$$

で与えられる。同様に,機器 1 が定インピーダンスの負荷モデルである場合には,式??の $|V_1(t)|$ が 0 であるため, $|I_1(t)|$ も 0 となる。他の負荷モデルの場合も基本的に同様であるが,定電力の負荷モデルでは $|I_1(t)|$ が無限大となるた

め,数値シミュレーションでは数値的な不安定性に注意する必要がある。なお, 母線 1 から大地に流れる地絡電流フェーザは

$$m{I}_1'(t) := m{I}_1(t) - \sum_{i=2}^N m{Y}_{1j} m{V}_j(t), \qquad t \in [0, t_0)$$

と表すことができる。

地絡電流フェーザの値は、電力系統モデルの数値シミュレーションを実行する目的では計算する必要はない。一方で、地絡母線に発電機が接続されている場合には、地絡が除去される時刻 t_0 における発電機の内部状態の値を計算することが重要であるため、式 (1.40) の微分方程式は解く必要がある。地絡が発生する時刻の電力系統モデルの内部状態、すなわち、初期時刻における各発電機の内部状態には、任意の潮流状態における値を設定すれば良い。本書では、潮流計算の結果として求められた適当な定常潮流状態の値を設定する。なお、地絡が発生する時刻や除去される時刻では、各発電機の内部状態は連続であるが、各母線の電圧フェーザや電流フェーザは不連続に変化する。

以上の母線地絡に対する時間応答の計算は、つぎの手順にまとめられる。

- (a) 潮流計算で求められた定常潮流状態における変数値を各発電機の内部状態の初期値として設定する。
- (b) 地絡が継続している $t \in [0, t_0)$ の時刻では、地絡が発生している母線と その母線に接続されている機器や送電線を取り除いた電力系統モデルに よって時間発展を計算する。
- (c) 地絡が発生している母線に発電機が接続されている場合には、地絡が継続している $t \in [0,t_0)$ の時刻では母線電圧フェーザを 0 に設定して、その発電機の内部状態の時間発展を計算する。
- (d) 時刻 t_0 における各発電機の内部状態の値を設定して,すべての機器が接続された平常の電力系統モデルにより地絡除去後の時間発展を計算する。 この手順にしたがって母線地絡による時間応答を計算してみよう。

例 1.5 (母線地絡に対する電力系統モデルの時間応答) 例 1.3 や例 1.4

と同じ設定で、母線の地絡に対する周波数偏差の時間応答を計算してみよう。具体的には、電力系統が潮流計算で求められた2つの定常潮流状態を初期値に設定して、母線1に地絡が生じた場合の時間応答を計算する。比較のため、地絡が除去されるまでの時間が50 [ms] である場合と、100 [ms] である場合の2通りを考える。

計算結果を図1.5 と図1.6 に示す。青の実線は発電機1の周波数偏差,赤の破線は発電機3の周波数偏差を表している。図1.5 から,表1.1 の定常潮流状態では,発電機3の周波数の振動が大きいことがわかる。特に,地絡の継続時間が100 [ms] である場合にはより大きな振動が生じている。発電機3の振動がより大きい理由は,??に示されているように,発電機1の慣性定数が100 [s] と大きいのに対して,発電機3の慣性定数は12 [s] と小さいためである。すなわち,慣性が大きい発電機の振動が慣性が小さい発電機の大きな振動を引き起こしている。

一方で、表 1.2 の定常潮流状態では、同じ地絡に対しても周波数の振動が小さいことが図 1.6 からわかる。この理由は、表 1.1 の定常潮流状態では、小さな慣性をもつ発電機 3 から負荷で消費される有効電力の大半を供給していたのに対して、表 1.2 の定常潮流状態では、大きな慣性をもつ発電機 1 から有効電力の大半を供給していたためである。一般に、同期発電機は、供給する電力が最大に近づくほど外乱に対する感度も高くなる特性をもつ。表 1.2 の定常潮流状態では、慣性の小さい発電機 3 の安定度が相対的に高いため、地絡に対する周波数偏差の感度が低くなっている。

例 1.5 から、定常的な潮流状態(平衡点)に応じて、地絡に対する電力系統モデルの安定度が変化することがわかる。特に、例 1.2 では、表 1.1 の定常潮流状態が送電損失の観点で優れていたのに対して、例 1.5 では、表 1.2 の定常潮流状態が地絡に対する系統安定度の観点で優れていることがわかる。これらの例では、経済性や安定度などに関するトレードオフを考慮して、望ましい平衡点を探索することの重要性が示唆されている。なお、地絡は特定の母線や送電

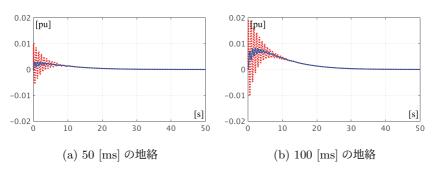


図 1.5 地絡に対する周波数偏差の時間応答 (表 1.1 の定常潮流状態)

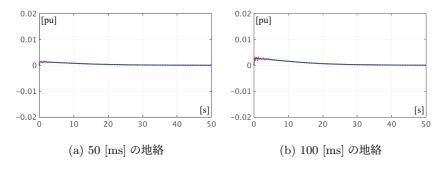


図 1.6 地絡に対する周波数偏差の時間応答 (表 1.2 の定常潮流状態)

線のみに発生するものではなく、様々な地点で発生する可能性があるため、電力系統全体の安定度を適切な意味で向上させる必要がある。そのための制御機構は、??節や??節で説明する。

なお、例 1.3 から例 1.5 のシミュレーション結果から、内部状態が発散することなくある定常状態に落ち着いた場合には、「すべての発電機の周波数偏差が同じ値に収束していること」がわかる。同様の結果は、例??でも観察されている。定常潮流状態におけるこの周波数の同期は、電力系統モデルにおいて普遍的な現象である。??節や??節で後述する周波数制御では、定常潮流状態で周波数が自動的に同期することを前提に制御アルゴリズムが構築される。

1.5 定常的な潮流状態における母線電圧の同期 *

本節では、1.4 節で観察された周波数の同期現象を送電網のグラフ構造の観点から数学的に考察する。定理 1.3 の結果に基づき、つぎの定義を導入する。

定義 1.1 (定常潮流状態と母線電圧の同期) 式 (1.4) の連立方程式によって機器群が結合された電力系統モデルを考える。すべての母線i に対して

$$\frac{dP_i}{dt}(t) = 0, \quad \frac{dQ_i}{dt}(t) = 0, \quad \frac{d|\boldsymbol{V}_i|}{dt}(t) = 0, \quad \frac{d^2 \angle \boldsymbol{V}_i}{dt^2}(t) = 0 \quad (1.41)$$

がすべての $t \ge 0$ に対して成り立つとき,電力系統は**定常潮流状態**にあると呼ぶ † 。また,電力系統が定常潮流状態にあり,かつ

$$\frac{d\angle V_i}{dt}(t) = \frac{d\angle V_j}{dt}(t) \tag{1.42}$$

が成り立つとき、定常潮流状態で母線iと母線jは同期すると呼ぶ。

定理 1.3 に示されているように,発電機母線に対しては,式 (1.41) が成り立つことと,発電機の内部状態と外部入力が定常状態にあることは等価である。また,任意に選ばれた母線の組 (i,j) が定義 1.1 の意味で同期しているのであれば,すべての発電機の周波数偏差が同じ値に収束することが結論づけられる。なお,いずれの母線に対しても,式 (1.41) が成り立つことは,電流フェーザ I_i に対して

$$\frac{d|\mathbf{I}_i|}{dt}(t) = 0, \qquad \frac{d^2 \angle \mathbf{I}_i}{dt^2}(t) = 0, \qquad \frac{d \angle \mathbf{I}_i}{dt}(t) = \frac{d \angle \mathbf{V}_i}{dt}(t)$$

が成り立つことを意味する。このことは

$$|P_i(t) + \boldsymbol{j}Q_i(t)| = |\boldsymbol{V}_i(t)||\boldsymbol{I}_i(t)|, \qquad \angle(P_i(t) + \boldsymbol{j}Q_i(t)) = \angle \boldsymbol{V}_i(t) - \angle \boldsymbol{I}_i(t)$$

[†] この「定常潮流状態」の数学的な定義は本書独自のものであり、電力系統工学で一般に 用いられる定義ではないことに注意されたい。

であることから簡単に確認することができる。

母線iと送電線で結ばれている隣接母線の集合を N_i と表す。すなわち

$$\mathbf{Y}_{ij} = 0, \quad \forall j \notin \mathcal{N}_i$$

であるものとする。母線iと送電線で結ばれている隣接母線の数は $|\mathcal{N}_i|$ であり,このことを「母線iの次数(degree)は $|\mathcal{N}_i|$ である」と呼ぶ。また,電力系統モデルは定常潮流状態にあることを仮定して

$$\angle \mathbf{V}_i(t) = \Omega_i t + \phi_i$$

と表す。ただし, Ω_i と ϕ_i は定数である。このとき,式 (1.4) の母線 i に関する電力バランス方程式は

$$P_i + \boldsymbol{j}Q_i = \sum_{i=1}^{N} \overline{\boldsymbol{Y}}_{ij} |oldsymbol{V}_i| |oldsymbol{V}_i| e^{oldsymbol{j}\{(\Omega_i - \Omega_j)t + \phi_i - \phi_j\}}$$

となる。ここで,定常潮流状態を仮定する場合には,母線i に供給される有効電力と無効電力,母線電圧フェーザの絶対値はすべて定数であり,それらを P_i^\star , Q_i^\star , $|V_i^\star|$ と表せば,この電力バランス方程式は

$$\underbrace{\frac{1}{|\mathcal{N}_i|} \sum_{j \in \mathcal{N}_i} r_{ij} e^{\mathbf{j}(\Omega_{ij}t + \Phi_{ij})}}_{C_i(t)} = \mathbf{z}_i$$
(1.43)

と変形できる。ただし、母線iとjの電圧フェーザの周波数差を

$$\Omega_{ij} := \Omega_i - \Omega_j$$

と表している。また, r_{ii} , Φ_{ii} , z_i はすべて定数であり

$$\begin{split} r_{ij} &:= |\boldsymbol{V}_i^{\star}||\boldsymbol{V}_j^{\star}||\boldsymbol{Y}_{ij}|, \qquad \Phi_{ij} := \phi_i - \phi_j - \angle \boldsymbol{Y}_{ij}, \\ \boldsymbol{z}_i &:= \frac{\left\{P_i^{\star} - \operatorname{Re}[\boldsymbol{Y}_{ii}]|\boldsymbol{V}_i^{\star}|^2 + \boldsymbol{j}\left(Q_i^{\star} + \operatorname{Im}[\boldsymbol{Y}_{ii}]|\boldsymbol{V}_i^{\star}|^2\right)\right\}}{|\mathcal{N}_i|} \end{split}$$

で定義される。

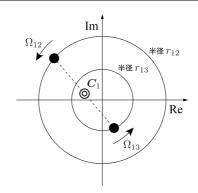


図 1.7 母線 1 が母線 2 と母線 3 に接続している場合

以下では、式 (1.43) の方程式から、隣接する母線との同期を表す等式として、 すべての $j \in \mathcal{N}_i$ に対して Ω_{ij} が 0 であること、すなわち

$$\Omega_i = \Omega_j, \qquad \forall j \in \mathcal{N}_i$$
 (1.44)

を導くことを考える。ここで,式 (1.43) は「原点を中心とする半径 r_{ij} の円周上を,初期位相 Φ_{ij} ,角速度 Ω_{ij} で等速運動する $|\mathcal{N}_i|$ 個の点の重心 $C_i(t)$ が,複素平面上のある点 z_i で不変であること」を表している。 \mathbf{Z} 1.7 には,母線 1 が母線 2 と母線 3 に接続している場合の関係を例示している。この事実に注目するとつぎの結果が導ける。

補題 1.2 (電力バランス方程式から導かれる母線の同期) 実定数 r_{ij} , Ω_i , Ω_j , Φ_{ij} に対して,式 (1.43) の $C_i(t)$ を考える。ただし, $r_{ij}>0$ とする。このとき, $|\mathcal{N}_i|=1$ であるならば, $C_i(t)$ が t に依らない定数であることは,式 (1.44) と等価である。また, $|\mathcal{N}_i|=2$ であるならば, $C_i(t)$ が t に依らない定数であることは,式 (1.44) が成り立つこと,または

$$\Omega_{j_1} = \Omega_{j_2}, \qquad r_{ij_1} = r_{ij_2}, \qquad |\Phi_{ij_1} - \Phi_{ij_2}| = \pi$$
(1.45)

と等価である。ただし、 $\mathcal{N}_i = \{j_1, j_2\}$ である。さらに、 $|\mathcal{N}_i| = 3$ であるならば、 $C_i(t)$ が t に依らない定数であることは、式 (1.44) が成り立つこと、

または、 $\Omega_i=\Omega_{j_3}$ を満たす $j_3\in\mathcal{N}_i$ に対して、式 (1.45) が成り立つことと等価である。ただし、 $\mathcal{N}_i\setminus\{j_3\}=\{j_1,j_2\}$ である。

証明 脚注の補題 1.3 † を適用することで, $|\mathcal{N}_i|=1$ と $|\mathcal{N}_i|=2$ の場合の事実を示すことができる。したがって,以下では $|\mathcal{N}_i|=3$ の場合について考える。表記の簡単化のため, $j\in\{1,2,3\}$ とし, r_{ij} , Φ_{ij} , Ω_i , C_i をそれぞれ r_j , Φ_j , Ω_0 , C_0 と表す。まず

$$\Omega_j \neq \Omega_0, \qquad \forall j \in \{1, 2, 3\} \tag{1.46}$$

であるとき,式 (1.43) を満たす Ω_j は存在しないことを示す。補題 1.3 を適用すると,式 (1.46) が成り立つとき,式 (1.43) は

$$\Omega_1 = \Omega_2 = \Omega_3, \qquad \sum_{j=1}^3 r_j e^{j\Phi_j} = 0$$

と等価であることがわかる。しかしながら, $\Omega_1=\Omega_2=\Omega_3$ である場合には, $|\mathcal{N}_i|=1$ のときと同様にして, $C_i(t)$ が t に依らない定数であることと式 (1.44) が等価であることが導かれる。これは式 (1.46) に矛盾する。

以上から,(1.46) の否定として,ある $j\in\{1,2,3\}$ に対して $\Omega_0=\Omega_j$ である 場合のみを考えれば良い。特に,j に関する対称性から,一般性を失うことなく, $\Omega_0=\Omega_3$ である場合を考える。このとき

† 証明は付録を参照されたい。

補題 1.3 実定数 r_i , ω_i , ϕ_i に対して

$$C_n(t) := \sum_{i=1}^n r_i e^{\mathbf{j}(\omega_i t + \phi_i)}$$

とする。ただし, $r_i>0$ および $\phi_i\in[0,2\pi)$ とする。このとき, C_1 が t に依らない定数であるための必要十分条件は $\omega_1=0$ である。また, C_2 が t に依らない定数であるための必要十分条件は $\omega_1=\omega_2=0$ または

$$\omega_1 = \omega_2, \qquad r_1 = r_2, \qquad |\phi_2 - \phi_1| = \pi$$

である。さらに、 ω_1 、 ω_2 、 ω_3 がすべて 0 でないとき、 C_3 が t に依らない定数であるための必要十分条件は

$$\omega_1 = \omega_2 = \omega_3, \qquad \sum_{i=1}^{3} r_i e^{j\phi_i} = 0$$

である。

П







- (a) 次数1の母線
- (b) 次数 2 の母線
- (c) 次数 3 の母線

図 1.8 母線の次数に応じた隣接母線との同期

$$C_0(t) = \frac{1}{3} \left\{ r_3 e^{j\Phi_3} + \sum_{j=1}^2 r_j e^{j\{(\Omega_0 - \Omega_j)t + \Phi_j\}} \right\}$$

であることから,t に関する不変性は, $|\mathcal{N}_i|=2$ の場合と同様に議論できる。したがって, $C_0(t)$ が t に依らない定数であることは,式 (1.44) または

$$\Omega_1 = \Omega_2, \qquad r_1 = r_2, \qquad |\Phi_1 - \Phi_2| = \pi$$

と等価である。以上より題意が示される。

補題 1.2 は、注目する母線の次数が 1 のとき、すなわち、図 1.8(a) のような端点の母線については、その母線と隣の母線が同期することを示している。また、注目する母線(太線で示されたノード)の次数が 2 のとき、すなわち、図 1.8(b) のような鎖状経路にある母線については、少なくともその両隣の母線が同期する。さらに、注目する母線の次数が 3 のとき、すなわち、図 1.8(c) のような 3 本の送電線で結ばれている節の母線については、隣接する母線のうち少なくとも 1 つが注目する母線と同期する。これは、任意に選ばれた 3 つの母線のみが同期し、残りの 1 つの母線は同期しないような状況や、どの母線の組も同期しないような状況は生じないことも意味している。

注目する母線の次数が 4 以上である場合にも同様の解析を行うことは可能である。しかしながら,得られる条件が Ω_i や Ω_j に関する高次の方程式になることや,任意に選ばれた一部の隣接母線のみが同期する場合などの複数の組み合わせが存在するため,同期に関する等価条件を書き下すことは一般に煩雑となる。ただし,注目する母線 i とそれに隣接する $|\mathcal{N}_i|$ 個の母線に対して,いずれ



図 1.9 木構造をもつ送電網における母線の同期

かの $|\mathcal{N}_i| - 1$ 個の隣接母線が母線 i と同期するのであれば,残り 1 個の隣接母線も同期することは一般に示される。

補題 1.2 で示されている次数が 3 以下の条件を組み合わせて用いることによって,次数が 4 以上の母線が送電網に含まれている場合にも,すべての母線の同期が示される場合は存在する。例えば,つぎの事実を示すことができる。

定理 1.4 (木構造の送電網における母線の同期) 式 (1.4) の連立方程式によって機器群が結合された電力系統モデルを考える。送電網のグラフが木構造をもつとき[†], 定常潮流状態においてすべての母線は同期する。

証明 図1.9(a)の太線で示された端点の母線に注目する。母線の次数は1であるから、その隣の母線は端点の母線と同期する。つぎに、端点の隣の母線が鎖状経路にある場合には、その母線の次数は2であるため、少なくともその両隣の母線は同期する。これを繰り返していくことで、図1.9(a)のように、端点と次数が3以上の節の母線を結ぶ鎖状経路において、すべての母線の同期が示される。

同様に、別の端点から次数が 3 以上の節に存在するすべての母線は同期するため、図 1.9 のように、太線で示される節の母線に連結するすべての鎖状経路の母線はすべて同期することがわかる。この議論を繰り返せば、木を構成するすべての母線が同期することが示される。

定理 1.4 に示されている木構造をもつ送電網の母線には次数の制限はない。 このように、仮に次数が 4 以上の母線が送電網に含まれていたとしても、グラ

[†] グラフ理論において、連結であり閉路をもたないグラフは木(tree)と呼ばれる。

1.5 定常的な潮流状態における母線電圧の同期 *

39

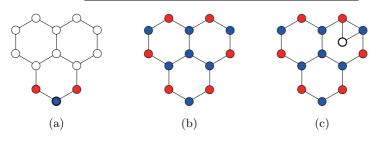


図 1.10 ハニカム構造をもつ送電網における母線の同期

フ構造の情報だけを用いて, すべての母線の同期を演繹できる場合がある。同様に, つぎの事実を示すことができる。

定理 1.5 (円環構造の送電網における母線の同期) 式 (1.4) の連立方程式によって機器群が結合された電力系統モデルを考える。送電網のグラフが円環構造をもち、かつ、母線の総数が奇数であるとき、定常潮流状態においてすべての母線は同期する。

証明 ある母線に注目するとその両端の母線の同期が示される。これを繰り返すことにより、母線の総数が奇数である場合にすべての母線の同期が示される。 □

定理 1.5 は、円環構造の送電網に対して、母線の総数が奇数である場合は、各送電網のアドミタンスの値などに依らず、すべての母線が同期することを示している。一方で、母線の総数が偶数である場合には、送電線のアドミタンス値などの追加の情報を用いない限りは、円環構造の送電網に対してもすべての母線の同期を結論づけることはできない。後述する例 1.7 では、母線の総数が偶数である場合にも、アドミタンスの値などの一部の情報が与えられるだけで、すべての母線の同期が示され得ることを示す。次数 3 の母線を含む送電網に補題 1.2 を適用した例としてつぎを示す。

例 1.6 (ハニカム構造の送電網における母線の同期) **図 1.10**(a) に示さ

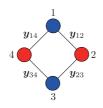


図 1.11 円環構造をもつ送電網における 4 母線の同期

れるハニカム構造をもつ送電網に対して、定常潮流状態における母線の同期を考えよう。最下部の母線に注目すると、その両隣の母線の同期がわかる。これらの同期する母線を赤で示し、最下部の母線と同期するものを青で示す。このとき、補題 1.2 を各母線に適用していくことによって、同期するすべての母線群を図 1.10(b) のように色分けすることができる。しかしながら、この場合には、グラフ構造の情報だけで赤の母線群と青の母線群の同期を結論づけることはできない。一方で、図 1.10(c) のように母線が 1 つ追加された送電網の場合には、その追加された母線に注目することで、両隣の赤と青の母線の同期が導かれる。したがって、図 1.10(c) のグラフ構造の場合には、すべての母線の同期が示される。

例 1.6 において、一部のグラフ構造の差異により同期する母線の対称性が崩れることで、電力系統全体での母線の同期が演繹されている点は興味深い。つぎの例では、アドミタンスの値まで考慮した「定量的な送電網の対称性」の観点から母線の同期を考察する。

例 1.7 (円環構造の送電網における 4 つの母線の同期) **図 1.11** に示される円環構造をもつ送電網に対して、定常潮流状態における母線の同期を考えよう。母線の数は偶数であるため、定理 1.5 のようにグラフ構造の情報だけですべての母線の同期を示すことはできない。ただし、図 1.11 の赤と青で示されているように、少なくとも互い違いの母線がそれぞれ同期することは補題 1.2 からわかる。したがって、すべての母線の同期を示すた

めには、少なくとも1つの母線に対して式(1.45)のいずれかの条件が満た されないことを示せば良い。

母線iと母線jを結ぶ送電線のアドミタンスを y_{ij} と表す。このとき、各 母線に対する式 (1.45) 中央の条件は

$$egin{aligned} |V_2^\star||y_{12}| &= |V_4^\star||y_{14}|, & |V_1^\star||y_{12}| &= |V_3^\star||y_{23}|, \ |V_2^\star||y_{23}| &= |V_4^\star||y_{34}|, & |V_3^\star||y_{34}| &= |V_1^\star||y_{14}| \end{aligned}$$

と書き下すことができる。これを行列形式で表現すれば

$$\underbrace{\begin{bmatrix} 0 & |\boldsymbol{y}_{12}| & 0 & -|\boldsymbol{y}_{14}| \\ -|\boldsymbol{y}_{12}| & 0 & |\boldsymbol{y}_{23}| & 0 \\ 0 & -|\boldsymbol{y}_{23}| & 0 & |\boldsymbol{y}_{34}| \\ |\boldsymbol{y}_{14}| & 0 & -|\boldsymbol{y}_{34}| & 0 \end{bmatrix}}_{S} \begin{bmatrix} |\boldsymbol{V}_{1}^{\star}| \\ |\boldsymbol{V}_{2}^{\star}| \\ |\boldsymbol{V}_{3}^{\star}| \\ |\boldsymbol{V}_{4}^{\star}| \end{bmatrix} = 0$$

となる。この方程式を満たす正のベクトル ($|V_1^*|, \ldots, |V_4^*|$) が存在するた めの必要条件は、左辺のSが正則でないことである。ここで、列ベクトル の疎構造から、S が非正則であるためには

$$|\mathbf{y}_{12}||\mathbf{y}_{34}| = |\mathbf{y}_{14}||\mathbf{y}_{23}| \tag{1.47}$$

でなければならない。したがって、アドミタンス行列がこの条件を満たさ ない限り、すべての母線は同期する。なお、式 (1.47) が満たされる場合に は、所望の電圧フェーザの絶対値を定めることができるため、式 (1.45) 中 央の条件を満たす $(|V_1^\star|,\ldots,|V_4^\star|)$ が存在するための必要十分条件が、式 (1.47) であることも示される。

つぎに、式 (1.45) 右の条件は、母線1と母線3に注目すれば

$$|\phi_2 - \phi_4 + \angle y_{12} - \angle y_{14}| = \pi, \qquad |\phi_2 - \phi_4 + \angle y_{23} - \angle y_{34}| = \pi$$

と書き下すことができる。同様に、母線2と母線4に注目すれば

$$|\phi_1 - \phi_3 + \angle y_{12} - \angle y_{23}| = \pi,$$
 $|\phi_1 - \phi_3 + \angle y_{14} - \angle y_{34}| = \pi$

が得られる。一般に、対地静電容量が十分に小さいとき、アドミタンスの 実部であるコンダクタンス成分は非負であり、虚部であるサセプタンス成 分は負であること、すなわち

$$\angle \boldsymbol{y}_{ij} \in \left[-\frac{\pi}{2}, 0 \right)$$

であることに注意すると、以上の条件を満たす (ϕ_1, \dots, ϕ_4) が存在するための必要十分条件が

$$\angle y_{12} - \angle y_{14} = \angle y_{23} - \angle y_{34}$$
 (1.48)

であることが導ける。したがって、アドミタンス行列がこの条件を満たさない限り、すべての母線は同期する。

以上の議論から,定常潮流状態において同期しない母線の組が1つ以上存在するための必要十分条件は,式(1.47)かつ式(1.48)であることがわかる。この2つの条件は,図1.11の送電網がアドミタンスの値に関する特異的な対称性をもつときにのみ,互い違いの母線のみが同期するような状況が起こることを示唆している。

例 1.7 から,式 (1.45)の条件は送電網のアドミタンスの値に関する特異的な対称性を表すことがわかる。実応用においては,各母線の次数が高くない疎な送電網に対してすべての母線が定常潮流状態で同期することは,そのグラフ構造に特異的な対称性が存在しない限りは普遍的な事実である。実際,著者らが知る限りにおいて,現実的な値に設定されたいかなる電力系統モデルのパラメータに対しても,定常潮流状態におけるすべての母線の同期が数値的に確かめられている。

1.6 潮流計算の実装法

1.6.1 代数方程式の解法

潮流計算のためには,式 (1.1) の連立方程式を解く必要がある。本節ではまず簡単な例題を用いて,代数方程式の解を MATLAB で探索する方法を示す。

例 1.8 (代数方程式の解の探索) 代数方程式

$$x^2 - y = 0 (1.49a)$$

$$x^2 + y^2 - 2 = 0 ag{1.49b}$$

を満たす (x,y) の組を数値計算によって求めることを考える。解は (-1,1), (1,1) の 2 つであることに注意しよう。MATLAB で代数方程式を解くために便利なコマンドとして,optimization toolbox の fsolve がある。このコマンドを用いるためには,式 (1.49) の代数方程式を

$$f(x,y) = 0$$

の形式として表したときの関数 f(x,y) を実装する必要がある。この関数を $func_{ex1.m}$ というファイル名で実装したものがプログラム 1-1 である。

- プログラム **1-1** (func_ex1.m) -

```
1 function out = func_ex1(x_in)
2
3 x = x_in(1);
4 y = x_in(2);
5
6 out = zeros(2, 1);
7 out(1) = x^2 - y;
8 out(2) = x^2 + y^2 - 2;
9
10 end
```

この関数を用いて fsolve を実行し、代数方程式の解を探索するプログ

ラムを記述するとプログラム 1-2 となる。

```
プログラム 1-2 (main_ex1.m)

1 options = optimoptions('fsolve', 'Display', 'iter');
2 x0 = [0.1; 0.5];
3 x_sol = fsolve(@func_ex1, x0, options)
```

ここで、1 行目の options は f(x,y) の値を 0 に収束させる最適化のオプションを設定している。この例では最適化の過程を表示させている。また、2 行目の x0 = [0.1; 0.5]; は収束計算で最適化を行う際の初期値を表している。このプログラムを実行するとつぎの結果が得られる。

この実行結果から,反復を行うにつれて f(x) の値が小さくなり,最終的には f(x) がほぼ 0 となる解が見つかっていることがわかる。ここで探索された解は (1,1) である。この値は実際に代数方程式の解であるが,fsolveを用いた数値解法では,すべての解が得られるわけではなく,解のうちのいずれか 1 つが得られるに過ぎないことに注意されたい。

つづいて、もう一方の解が得られる場合を示そう。つぎの結果は、プログラム 1-2 の 2 行目を x0 = [-0.1; 0.5]; と変更した場合に得られる。

1.6 潮流計算の実装法 45

実行結果 1.2 -

 Iteration
 Func-count
 f(x)
 (略)

 0
 3
 3.2677

 1
 6
 0.282554

(略)

4 15 3.60447e-14

方程式が解かれました。

(略)

 $x_sol =$

-1.0000

1.0000

解 (-1,1) が得られていることがわかる。このように,非線形の代数方程式の数値解法では,初期値によって異なる解が得られる点に注意が必要である。参考として,プログラム 1-2 の 2 行目で設定されている初期値をx0 = [-0.1; -0.1]; とした場合の実行結果を見てみよう。

-------- 実行結果 1.3 ---

Iteration Func-count f(x) (略 0 3 3.2877 1 6 2.4674

(略)

33 74

1.75

解が見つかりませんでした。

(略)

x_sol =

-0.0000

-1.2247

この例からわかるように、初期値の与え方によって、解が存在する方程 式であっても、正しく解が得られないこともある。実用上は所望の解に近 い初期値を与えることが重要である。

1.6.2 潮流計算の単純な実装法

つぎに、潮流計算を行うプログラムの単純な実装法を紹介する。

例 1.9 (潮流計算の実装法) 図??の電力システムに対して潮流計算を行うことを考える。潮流計算も代数方程式を解く計算の一種であるため,例 1.8 と同様に,f(x) = 0 の f(x) の部分を実装することが必要である。

2 つの送電線のアドミタンス値を式 (1.12) の値に設定する場合に、表 1.2(a) のデータシートに整合する定常潮流状態

$$(|I_1^{\star}|, \angle I_1^{\star}, |V_1^{\star}|, \angle V_1^{\star}, |I_2^{\star}|, \angle I_2^{\star}, |V_2^{\star}|, \angle V_2^{\star}, |I_3^{\star}|, \angle I_3^{\star}, |V_3^{\star}|, \angle V_3^{\star})$$

を求めることを考える。アドミタンス行列 Y が与えたとき,電流は電圧に依存して一意に定まるため,潮流計算は実質的には電圧の組を定める手続きとなる。このことから,定常状態における母線群の電圧フェーザを代数方程式における変数 x とすればよいことがわかる。ここでは,すべての母線の電圧フェーザの実部と虚部を並べたものを x と表すことにする \dagger 。

上述のように、各母線の電圧フェーザや電流フェーザはxの関数として表現できる。同様に、各母線の有効電力や無効電力もxの関数となる。それらを $\hat{V}_i(x)$ 、 $\hat{I}_i(x)$ 、 $\hat{P}_i(x)$ 、 $\hat{Q}_i(x)$ と表すと、解くべき代数方程式は

[†] 電圧フェーザの絶対値と偏角の組をxとしてもよい。

1.6 潮流計算の実装法

47

$$|\mathbf{V}_{1}^{\star}| - |\hat{\mathbf{V}}_{1}(x)| = 0$$

$$\angle \mathbf{V}_{1}^{\star} - \angle \hat{\mathbf{V}}_{1}(x) = 0$$

$$P_{2}^{\star} - \hat{P}_{2}(x) = 0$$

$$Q_{2}^{\star} - \hat{Q}_{2}(x) = 0$$

$$P_{3}^{\star} - \hat{P}_{3}(x) = 0$$

$$|\mathbf{V}_{3}^{\star}| - |\hat{\mathbf{V}}_{3}(x)| = 0$$

である。この左辺の関数を実装すると、プログラム 1-3 のようになる †。

```
— プログラム 1-3 (func_ex2.m) −
```

```
1 function [out, Vhat, Ihat, Phat, Qhat] = func_ex2(x)
 2 % x: [Real(V1), Imag(V1),
         Real(V2), Imag(V2),
         Real(V3), Imag(V3)]';
 6 % 送電線
   y12 = 1.3652 - 11.6040j;
  y23 = -10.5107j;
   Y = [y12, -y12, 0;
       -y12, y12+y23, -y23;
10
       0, -y23, y23];
11
12
13 % スラック母線
14 V1abs = 2;
15 V1angle = 0;
17 % 負荷母線
18 P2 = -3;
19
   Q2 = 0;
20
21 % 発電機母線
P3 = 0.5;
23 V3abs = 2;
24
25 V1hat = x(1) + 1j*x(2);
26 V2hat = x(3) + 1j*x(4);
27 V3hat = x(5) + 1j*x(6);
```

この関数は5つの出力引数を持つが、fsolveでは1つ目の出力引数のみが用いられ る。残りの引数は、結果の確認のために追加したものである。

例 1.8 で上述のように、代数方程式の解を収束計算で探索する場合には、初期値の設定が重要である。潮流計算でよく用いられる初期値は**フラットスタート**と呼ばれる。フラットスタートでは、すべての母線に対して

$$|\hat{\boldsymbol{V}}_i(x)| = 1, \qquad \angle \boldsymbol{V}_i(x) = 0$$

のようにx の初期値を設定する。これは V_i の実部と虚部をそれぞれ1 と0 に設定することに対応する。具体的なプログラムはつぎのようになる。

— プログラム 1-4 (main_ex2.m) —

```
1 x0 = [1; 0; 1; 0; 1; 0];
2 options = optimoptions('fsolve', 'Display', 'iter');
3 x_sol = fsolve(@func_ex2, x0, options);
4 [~, V, I, P, Q] = func_ex2(x_sol);
5 Vabs = abs(V);
6 Vangle = angle(V);
7 display('Vabs:'), display(Vabs')
8 display('Vangle:'), display(Vangle')
9 display('P:'), display(P')
```

初期値は1行目で設定している。プログラム1-4の実行結果を示す。

10 display('Q:'), display(Q')

```
実行結果 1.4
 Iteration Func-count
                         f(x)
                                   (略)
                          11.25
              14
                         3.28327
    1
(略)
              42
                     4.19428e-28
方程式が解かれました。
(略)
Vabs:
   2.0000
             1.9918
                       2.0000
Vangle:
   0.0000
            -0.0538
                      -0.0419
P:
   2.5158
            -3.0000
                       0.5000
Q:
   -0.0347
             0.0000
                       0.1759
```

なお、この実行結果は、表 1.2(b) に示されている値と一致している。

1.6.3 大規模化を見据えた潮流計算の実装法

考えよう。

前項では潮流計算の簡単な実装法を述べたが、この実装では、アドミタンス行列が変更されるたびにプログラム 1-3 に相当する関数を書き換える必要がある。また、母線の数や種類を変更する場合にもプログラム全体を書き換えることが必要になる。本節では、大規模な電力系統に対する潮流計算の実行や、複数人で分担した実装を可能にするために、プログラムをモジュール群に分割することを考える。プログラムが構造化されるため、見通しのよい実装になる。まず、プログラム 1-3 のアドミタンス行列の実装をモジュール化することを

89 end

50 1. 電力系統モデルの数値シミュレーション

例 1.10 (アドミタンス行列の実装の分離)

プログラム 1-3 においてアドミタンス行列を指定している部分を分離しよう。具体的には、変数 Y を関数の入力引数とすればよい。例えば、つぎのような修正が考えられる。

```
プログラム 1-5 (func_ex3.m)

1 function [out, Vhat, Ihat, Phat, Qhat] = func_ex2(x, Y)

2 % スラック母線

3 V1abs = 2;

4 V1angle = 0;

5 (略)

6 out = [V1abs-abs(V1hat); V1angle-angle(V1hat);

7 P2-Phat(2); Q2-Qhat(2);

8 P3-Phat(3); V3abs-abs(V3hat)];
```

しかしながら、fsolve は「最適化するパラメータのみを引数とする関数」を要求する仕様となっているため、プログラム 1-5 を直接用いることはできない。この問題は関数のカリー化という技術を用いることで解決することができる。具体的には、つぎのように修正する。

```
プログラム 1-6 (main_ex3.m)

1 x0 = [1; 0; 1; 0; 1; 0];
2 options = optimoptions('fsolve', 'Display', 'iter');
3 y12 = 1.3652 - 11.6040j;
4 y23 = -10.5107j;
5 Y = [y12, -y12, 0;
6 -y12, y12+y23, -y23;
7 0, -y23, y23];
8 func_curried = @(x) func_ex3(x, Y);
9
10 x_sol = fsolve(func_curried, x0, options);
11 (階)
```

8行目において,2つの入力引数のうち,1つの引数のみを残す新たな関数を生成している。このカリー化を用いると,グローバル変数を用いるこ

となく機能の分離を行うことができる。

つぎに、それぞれの母線における制約条件を計算するプログラムを考える。 プログラム 1-3 では、各母線の制約条件が直接的に書き下されていることに加 えて、母線の種類による場合分けが暗に含まれているという問題がある。この ような実装では、母線の種類を増やすと場合分けの処理も修正する必要がある。 この場合分けを避けるためには、オブジェクト指向の考え方を用いるとよい。 つぎの例では、この考え方を用いた実装法を紹介する。具体的には、スラック 母線、発電機母線、負荷母線に対応するクラスを定義し、そのインスタンスを 活用する。

例 1.11 (母線の実装の分離) 潮流計算では、母線の種類の違いによって 異なる制約条件が設定される。このとき、各種の母線は「制約条件をもつ」 という点では共通である。この共通の性質を、共通の名前をもつメソッド として実装すると、簡便なプログラムを作成することができる。具体的に は、プログラム 1-7 からプログラム 1-10 のように母線のクラスを定義する。

- プログラム 1-7 (bus_slack.m) -

```
classdef bus_slack
2
3
    properties
4
        Vabs
5
        Vangle
6
    end
7
8
   methods
9
        function obj = bus_slack(Vabs, Vangle)
10
            obj.Vabs = Vabs;
            obj.Vangle = Vangle;
11
12
        end
13
        function out = get_constraint(obj, Vr, Vi, P, Q)
14
            Vabs = norm([Vr; Vi]);
15
16
            Vangle = atan2(Vi, Vr);
            out = [Vabs-obj.Vabs; Vangle-obj.Vangle];
17
18
        end
```

```
19 end
20 end
```

```
— プログラム 1-8 (bus_genertor.m) —
1 classdef bus_generator
2
3
   properties
4
5
       Vabs
   end
6
7
8
   methods
9
       function obj = bus_generator(P, Vabs)
10
           obj.P = P;
11
           obj.Vabs = Vabs;
12
       end
13
       function out = get_constraint(obj, Vr, Vi, P, Q)
14
           Vabs = norm([Vr; Vi]);
15
           out = [obj.P-P; Vabs-obj.Vabs];
16
17
   end
18
19
   end
```

− プログラム **1-9** (bus_load.m) −

```
classdef bus_load
 2
    properties
        Q
 5
 6
    end
7
 8
   methods
 9
        function obj = bus_load(P, Q)
10
            obj.P = P;
            obj.Q = Q;
11
12
13
14
        function out = get_constraint(obj, Vr, Vi, P, Q)
           out = [P-obj.P; Q-obj.Q];
15
16
        end
```

```
17 end
18 end
```

```
── プログラム 1-10 (func_ex4.m) ──
1 function [out, V, I, P, Q] = func_power_flow(x, Y, a_bus)
3 V = x(1:2:end) + 1j*x(2:2:end);
4 I = Y*V;
5 PQhat = V.*conj(I);
6 P = real(PQhat);
   Q = imag(PQhat);
8
9 out_cell = cell(numel(a_bus), 1);
10
11 for i = 1:numel(a_bus)
       bus = a_bus{i};
12
13
       out_cell{i} = bus.get_constraint(...
           real(V(i)), imag(V(i)), P(i), Q(i));
14
15 end
16  out = vertcat(out_cell{:});
17
18 end
```

関数名と m ファイルの名前が対応していない?あと下のプログラムの 14 行目では func_ex4 が呼ばれている。

これらのクラスのインスタンスを用いると, つぎのように潮流計算が実 行できる。

- プログラム 1-11 (main_ex4.m) -

```
12 a_bus{3} = bus_PV(0.5, 2);
13
14 func_curried = @(x) func_ex4(x, Y, a_bus);
15
16 x_sol = fsolve(func_curried, x0, options);
17 (略)
```

プログラム 1-11 の実装では、母線の種類を意識することなく共通の名前をもつ get_constraint というメソッドを呼び出すことで制約条件を計算しており、記述が簡略化されている。このように、インスタンスの種類に依らず同じメソッド名を用いることができる性質はポリモーフィズムや多態性と呼ばれており、オブジェクト指向プログラミングにおける重要な概念の1つである。多態性を用いると記述を簡略化できるだけでなく、インスタンスの入れ替えが可能になるという利点もある。例えば、新たな種類の母線を追加する場合にも、get_constraintというメソッドをもつ新たなクラスを実装するだけで、プログラム 1-10 を変更することなく利用することができる。言い換えれば、モジュールの設計者が実装を行うべき範囲を明確化することができる。

つぎに、アドミタンス行列の計算もオブジェクト指向の考え方に基づき 実装してみよう。アドミタンス行列は、複数の送電線によって定義される。 そこで、送電線を表すクラスを作成し、そのインスタンスの集合を用いる ことを考える。送電線は、2つの母線を結ぶものであるため、それらの母 線の番号をメンバ変数としてもつことが自然である。

一般に、送電線モデルの種類に依らず

$$\begin{bmatrix} \boldsymbol{I}_{\text{from}} \\ \boldsymbol{I}_{\text{to}} \end{bmatrix} = \boldsymbol{Y}_{\text{branch}} \begin{bmatrix} \boldsymbol{V}_{\text{from}} \\ \boldsymbol{V}_{\text{to}} \end{bmatrix}$$
(1.50)

を満たすアドミタンス行列 $m{Y}_{\mathrm{branch}}$ が定まる。ただし, $m{V}_{\mathrm{from}}$ と $m{V}_{\mathrm{to}}$ は送電線の両端の母線の電圧である。また, $m{I}_{\mathrm{from}}$ と $m{I}_{\mathrm{to}}$ は両端の母線から送電線に流入する電流である。例 1.9 の単純な送電線では

$$oldsymbol{Y}_{ ext{branch}} = egin{bmatrix} oldsymbol{y} & -oldsymbol{y} \ -oldsymbol{y} & oldsymbol{y} \end{bmatrix}$$

となる。この送電線はつぎのように実装できる。

```
- プログラム 1-12 (branch.m) -
   classdef branch
   properties
        У
        from
6
        to
    end
8
   methods
9
        function obj = branch(from, to, y)
10
            obj.from = from;
11
            obj.to = to;
12
13
            obj.y = y;
14
        end
15
16
        function Y = get_admittance_matrix(obj)
17
            y = obj.y;
18
            Y = [y, -y;
19
                -y, y];
20
        end
21
   end
22
   end
```

また、アドミタンス行列はつぎのように構成される。

```
- プログラム 1-13 (get_admittance_matrix.m) -
```

```
1 function Y = get_admittance_matrix(n_bus, a_branch)
2 Y = zeros(n_bus, n_bus);
3
4 for i = 1:numel(a_branch)
5     br = a_branch{i};
6     Y_branch = br.get_admittance_matrix();
7     Y([br.from, br.to], [br.from, br.to]) = ...
8     Y([br.from, br.to], [br.from, br.to]) + Y_branch;
9 end
10 end
```

これらのプログラムでは,送電線の定義とアドミタンス行列の計算を分離して実装している。したがって, π 型モデルなどの他のモデルを考える場合にも,to,from という変数と,get_admittance_matrix というメソッドをもつクラスを実装するだけでよい。このような責任範囲の分離は,プログラムの拡張性を高めるために重要である。

以上のプログラムを潮流計算を行う関数として整理すると、プログラム 1-14となる。

潮流計算はプログラム 1-15 で実行できる。

— プログラム 1-15 (main_power_flow.m) -

```
1 a_bus = cell(3, 1);
2 a_bus{1} = bus_slack(2, 0);
3 a_bus{2} = bus_PQ(-3, 0);
4 a_bus{3} = bus_PV(0.5, 2);
5
6 a_branch = cell(2, 1);
7 a_branch{1} = branch(1, 2, 1.3652-11.6040j);
8 a_branch{2} = branch(2, 3, -10.5107j);
9
10 [V, I, P, Q] = calculate_power_flow(a_bus, a_branch);
11
12 display('Vabs:'), display(abs(V)')
13 display('Vangle:'), display(angle(V)')
14 display('P:'), display(P')
```

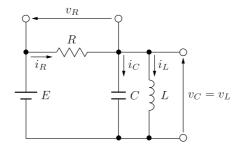


図 1.12 微分代数方程式の例題:LC 並列回路

15 display('Q:'), display(Q')

プログラム 1-4 やプログラム 1-3 の実装と比較して,可読性の高いプログラムとなっていることがわかる。

1.7 時間応答計算の実装法

MATLABを用いて電力系統モデルの時間応答を計算するプログラムの実装法を説明する。電力系統モデルの時間応答の数値シミュレーションは、機器の動特性を表す微分方程式と、電力潮流の代数方程式を連立した微分代数方程式を解くことによって行われる。まずは、簡単な微分代数方程式を例に、その解き方を見てみよう。

例 1.12 (簡単な微分代数方程式の数値解法)

図 1.12 に示される簡単な電気回路において,R, L, C, E がすべて 1 の場合の数値シミュレーションを行う。この回路の動的な要素はコイル L とコンデンサ C であり,それらの微分方程式は

$$\dot{Li_L} = v_L \tag{1.51a}$$

$$C\dot{v}_C = i_C \tag{1.51b}$$

である。ただし、初期値は $i_L(0)=0$ 、 $v_C(0)=0$ とする。また、オームの 法則とキルヒホッフの法則から

$$v_R = Ri_R \tag{1.52a}$$

$$i_R = i_L + i_C \tag{1.52b}$$

$$v_L = v_C \tag{1.52c}$$

$$E = v_C + v_R \tag{1.52d}$$

という代数方程式が成り立つ。

式 (1.52) の代数方程式を用いて v_R や i_R などの冗長な変数を消去すると、等価な常微分方程式系を得ることができる。この操作はクロン縮約に対応しており、得られる常微分方程式系は

$$\dot{i}_L = \frac{1}{L} v_C \tag{1.53a}$$

$$\dot{v}_C = \frac{1}{RC}(E - v_C) - \frac{1}{C}i_L$$
 (1.53b)

となる。まずは,この常微分方程式を解くプログラムを実装してみよう。 常備分方程式系に対する MATLAB のソルバとしては ode45 を用いるの が一般的である。ode45 では,常微分方程式 $\dot{x}=f(t,x)$ の関数 f(t,x) を 実装することにより常微分方程式系の解を求めることができる。式 (1.53)の右辺を実装すると,プログラム 1-16 のようになる。

```
1 function dx = func_RLC_ode(x, R, C, L, E)
```

vC = x(2);

3

4 diL = vC/L;

5 dvC = (E-vC)/R/C - iL/C;

6

```
7 dx = [diL; dvC];
8
9 end
```

vC と同様にiL の定義も必要ですよね?

このプログラムを用いて ode45 を実行することにより常微分方程式系を解くとプログラム 1-17 となる。

```
プログラム 1-17 (main_RLC_ode.m)

1 R = 1;
2 L = 1;
3 C = 1;
4 E = 1;
5 6 func = @(t, x) func_rlc_ode(x, R, C, L, E);
7 x0 = [1; 1];
8 tspan = [0 30];
9
10 [t, x] = ode45(func, tspan, x0);
```

関数名の rcl が小文字になっていて対応していない?

このプログラムにおいて、出力された変数 \mathbf{x} は、 i_L と v_C の時系列を縦に並べた行列である。したがって、 i_C や i_R などの他の変数の時系列は、式 (1.52) の代数方程式を用いて追加で計算する必要があることに注意しよう。つぎに、クロン縮約を行わず、微分代数方程式系の解を直接求めることを考える。この場合には、物理的な代数方程式をそのまま書き下すことができるため、システムが複雑になっても記述が簡単であるという利点がある。MATLAB で微分代数方程式系を解くことができるコマンドの 1 つにode 15 を がある。ode 15 は

$$M\dot{x} = f(t, x) \tag{1.54}$$

という形で記述された微分代数方程式系を対象とする。式 (1.51) と式 (1.52) をこの形にあてはめると

となる。ここで,右辺の3行目から6行目の要素を配置する順は任意であることに注意しよう。この右辺を実装するとプログラム1-18となる。

- プログラム **1-18** (func_RLC_DAE.m) —

```
1 function dx = func_rlc_dae(x, R, C, L, E)
2
3 vR = x(1);
4 vL = x(2);
5 vC = x(3);
6 iR = x(4);
7 iL = x(5);
8 iC = x(6);
9
10 dvC = iC;
11 diL = vL;
12
13 con1 = vC-vL;
14 con2 = E-vC-vR;
15 con3 = iR-(iC+iL);
```

この関数を用いると, プログラム 1-19 のように微分代数方程式系を解くことができる。

```
プログラム 1-19 (main_RLC_DAE.m) -
1 R = 1;
```

18 dx = [dvC; diL; con1; con2; con3; con4];

```
2 C = 1;
3 L = 1;
```

19 end

16 con4 = vR-iR*R;

```
4 E = 1;
5
6 M = zeros(6, 6);
7 M(1, 2) = L;
8 M(2, 6) = C;
9
10 x0 = zeros(6, 1);
11 tspan = [0 30];
12
13 options = odeset('Mass', M);
14 func = @(t, x) func_RLC_DAE(x, R, C, L, E);
15 [t, y] = ode15s(func, tspan, x0, options);
```

このプログラムにおいて、13 行目のオプションで式(1.54)の M を設定している。また、10 行目で初期状態を設定しているが、意味をもつのは微分方程式の状態、すなわち、2 番目と 6 番目の要素のみである。代数方程式の状態は、方程式を満たす値が ode15s によって自動的に探索されるため、代数方程式を満たす値をユーザ自身が計算して設定する必要はない。実際、すべての要素を 0 とする初期値では代数方程式が満たされていないが、解は問題なく計算される。15 行目において得られる解 \mathbf{x} は、 $v_R, v_L, v_C, i_R, i_L, i_C$ の時系列を並べた行列であり、常微分方程式系に等価変換した場合と異なり、すべての変数の時系列が一度に求められる。

常微分方程式系に変換した場合と微分代数方程式系の解を直接計算した場合の i_L と v_C の時間応答を $\mathbf Z$ 1.13 に示す。それぞれの図には ode45 と ode15s の解の 2 本の線が表示されているが,当然ながらこれらは完全に重なっている。

1.7.1 電力系統モデルの時間応答計算の単純な実装

電力系統モデルの数値シミュレーションを実装する方法を説明する。

例 1.13 (電力系統のシミュレーション) 例 1.3 で扱った電力系統モデルの時間応答を数値計算するプログラムを実装しよう。このシステムを記

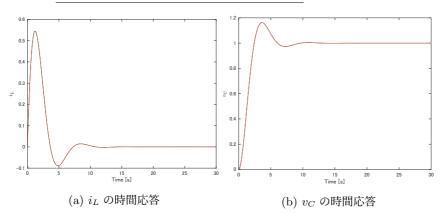


図 1.13 LC 並列回路の時間応答

述するためには、発電機が接続された母線1と母線3について、式??の微分方程式が必要である。また、式??の代数方程式が成り立っている。母線2には定インピーダンスの負荷モデルが接続されており、式??の代数方程式が満たされている。さらに、系統全体でキルヒホッフの法則である式(1.1)の代数方程式系が成り立つ。用いられるすべての変数をまとめて

$$x = \left[\delta_1, \Delta\omega_1, E_1, \delta_3, \Delta\omega_3, E_3, \boldsymbol{V}_1, \boldsymbol{V}_2, \boldsymbol{V}_3, \boldsymbol{I}_1, \boldsymbol{I}_2, \boldsymbol{I}_3\right]^\mathsf{T}$$

とおき, $M\dot{x}=f(t,x)$ の形で記述することを考える。右辺 f(t,x) の実装例はプログラム 1-20 となる。

- プログラム 1-20 (func_simulation_3bus.m) -

```
1 function dx = func_simulation_3bus(x, Y, parameter)
2
3 delta1 = x(1);
4 omega1 = x(2);
5 E1 = x(3);
6 delta3 = x(4);
7 omega3 = x(5);
8 E3 = x(6);
9 V1 = x(7) + 1j*x(8);
10 V2 = x(9) + 1j*x(10);
11 V3 = x(11) + 1j*x(12);
12 I1 = x(13) + 1j*x(14);
```

```
13 I2 = x(15) + 1j*x(16);
14 I3 = x(17) + 1j*x(18);
15
16 omega0 = parameter.omega0;
17
18 X1 = parameter.X1;
19
   X1_prime = parameter.X1_prime;
20 M1 = parameter.M1;
21 D1 = parameter.D1;
22 tau1 = parameter.tau1;
23 Pmech1 = parameter.Pmech1;
24 Vfield1 = parameter.Vfield1;
25
26  z2 = parameter.z2;
27
28 X3 = parameter.X3;
29 X3_prime = parameter.X3_prime;
30 M3 = parameter.M3;
31 D3 = parameter.D3;
   tau3 = parameter.tau3;
   Pmech3 = parameter.Pmech3;
33
   Vfield3 = parameter.Vfield3;
36 P1 = real(V1*conj(I1));
37  P3 = real(V3*conj(I3));
   dx1 = [omega0 * omega1;
39
        (-D1*omega1-P1+Pmech1)/M1;
40
        (-X1/X1_prime*E1+...
41
        (X1/X1_prime-1)*abs(V1)*cos(delta1-angle(V1))+Vfield1)/tau1];
42
43
44
   dx3 = [omega0 * omega3;
45
        (-D3*omega3-P3+Pmech3)/M3;
        (-X3/X3_prime*E3+...
46
        (X3/X3_prime-1)*abs(V3)*cos(delta3-angle(V3))+Vfield3)/tau3];
47
48
   con1 = I1-(E1*exp(1j*delta1)-V1)/(1j*X1_prime);
49
50
   con2 = V2+z2*I2;
    con3 = I3-(E3*exp(1j*delta3)-V3)/(1j*X3_prime);
52
53 con_network = [I1; I2; I3] - Y*[V1; V2; V3];
55 dx = [dx1; dx3;real(con1); imag(con1); real(con2);
        imag(con2); real(con3); imag(con3);
56
        real(con_network); imag(con_network)];
57
```

```
58
59 end
```

このプログラムでは、x に含まれる電圧フェーザや電流フェーザは実部と虚部を並べたものとして表現している。また、変数をまとめて指定するために構造体 parameter を利用している。プログラム 1-20 を用いて微分代数方程式系を解く場合にはプログラム 1-21 となる。

- プログラム 1-21 (main_simulation_simple.m) -

```
parameter = struct();
3 a_branch = cell(2, 1);
4 a_branch{1} = branch(1, 2, 1.3652-11.6040j);
   a_branch{2} = branch(2, 3, -10.5107j);
   Y = get_admittance_matrix(3, a_branch);
8 parameter.M1 = 100;
9 parameter.D1 = 10;
10 parameter.tau1 = 5.14;
   parameter.X1 = 1.569;
12
   parameter.X1_prime = 0.936;
   parameter.Pmech1 = 2.5158;
13
   parameter.Vfield1 = 2.7038;
16 parameter.z2 = 1.3224;
17
   parameter.M3 = 12;
18
   parameter.D3 = 10;
19
   parameter.tau3 = 8.97;
21 parameter.X3 = 1.220;
22 parameter.X3_prime = 0.667;
23
   parameter.Pmech3 = 0.5000;
24
   parameter.Vfield3 = 2.1250;
25
26
   parameter.omega0 = 60*2*pi;
27
28 x0 = [0.5357 + pi/6; 0; 2.3069 + 0.1;...
       0.0390; 0; 2.0654; zeros(12, 1)];
29
30 M = blkdiag(eye(6), zeros(12, 12));
31
32 tspan = [0 50];
33
34 options = odeset('Mass', M);
```

```
35 func = @(t, x) func_simulation_3bus(x, Y, parameter);
36 [t, y] = ode15s(func, tspan, x0, options);
```

1.7.2 大規模化を見据えた時間応答計算の実装法

本節では,前項で述べたプログラムを機能ごとに分離し,拡張性の高いプログラムに変更する方法について説明する。

例 1.14 プログラム 1-20 は,入力されたxをそれぞれの機器の状態,電圧フェーザ変数,電流フェーザ変数に分割し,それらを用いて微分方程式や代数方程式の計算を行うという 2 つのステップから成り立っている。これらの 2 つのステップを実行するプログラムを見通しよく記述することがここでの目的である。

まず、変数 \mathbf{x} の分割のためには、それぞれの機器の状態の数を把握する必要がある。また、すべての機器について、微分方程式のための状態の時間微分 $\frac{\mathrm{d}x}{\mathrm{d}t}$ と、代数方程式 f(x)=0 の f(x) の計算が行われている。したがって、それぞれの機器を表すクラスを定義する場合には、状態数を求める機能と時間微分や代数方程式の計算を行う機能をもつ必要がある。

プログラムが一部はみ出てます

```
プログラム 1-22 (generator.m) -

1 classdef generator < handle
2
3 properties
```

```
4 omega0
5 X
6 X_prime
7 M
8 D
9 tau
10 Pmech
11 Vfield
12 nx = 3;
13 end
```

```
14
15
        methods
            function obj = generator(omegaO, M, D, tau, X, X_prime, Pmech, Vfield)
16
17
                obj.omega0 = omega0;
                obj.X = X;
18
                obj.X_prime = X_prime;
19
20
                obj.M = M;
                obj.D = D;
21
                obj.tau = tau;
22
23
                obj.Pmech = Pmech;
                obj.Vfield = Vfield;
24
            end
25
26
27
            function [dx, con] = get_dx_constraint(obj, x, V, I)
                delta = x(1);
28
                omega = x(2);
29
30
                E = x(3);
                P = real(V*conj(I));
31
                dE = (-obj.X/obj.X_prime*E+...
32
33
                    (obj.X/obj.X_prime-1)*abs(V)*cos(delta-angle(V))...
                    +obj.Vfield)/obj.tau;
34
35
                dx = [obj.omega0 * omega;
                    (-obj.D*omega-P+obj.Pmech)/obj.M;
37
                con = I-(E*exp(1j*delta)-V)/(1j*obj.X_prime);
38
39
                con = [real(con); imag(con)];
            end
40
        end
41
42
    end
43
```