

1 信号モデル

等価低域での送信信号を

$$x(t) = \sum_l g(t - lT_s) \sum_{k=0}^{K-1} X_{l;k} e^{j2\pi \frac{i_k}{T} (t - lT_s)} \quad (1)$$

とする OFDM システムを考える。ここで、 K はサブキャリア数、 $X_{l;k}$ を第 l 番目の OFDM シンボルにおける第 k サブキャリアでの送信信号、 T を有効シンボル長、 $g(t)$ を

$$g(t) = \begin{cases} 1 & -T_{\text{GI}} \leq t < T \\ 0 & t < -T_{\text{GI}}, t \geq T \end{cases} \quad (2)$$

を満たすシンボル波形とし、 T_{GI} はガードインターバル長とし、 $T_s = T + T_{\text{GI}}$ を満たす。 i_k は第 k サブキャリアの整数インデックスである。

時刻 t での伝送路のインパルス応答を $h(t; \tau)$ とするとき、受信信号は

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t; \tau) x(t - \tau) d\tau + n(t) \quad (3)$$

で与えられる。ここで、 $n(t)$ は加法性雑音とする。

受信信号の T/K 毎の標本に基づく DFT 出力は

$$\begin{aligned} Y_{l;k} &= \frac{1}{K} \sum_{u=0}^{K-1} y\left(lT_s + \frac{u}{K}T\right) e^{-j\frac{2\pi i_k u}{K}} \\ &= \frac{1}{K} \sum_{u=0}^{K-1} \int_{-\infty}^{\infty} h\left(lT_s + \frac{u}{K}T; \tau\right) x\left(lT_s + \frac{u}{K}T - \tau\right) d\tau e^{-j\frac{2\pi i_k u}{K}} + N_{l;k} \\ &= \frac{1}{K} \sum_{u=0}^{K-1} \int_{-\infty}^{\infty} h\left(lT_s + \frac{u}{K}T; \tau\right) \sum_{l_1} g\left(lT_s + \frac{u}{K}T - \tau - l_1T_s\right) \\ &\quad \times \sum_{k_1=0}^{K-1} X_{l_1;k_1} e^{j2\pi \frac{i_{k_1}}{T} (lT_s + \frac{u}{K}T - \tau - l_1T_s)} d\tau e^{-j\frac{2\pi i_k u}{K}} + N_{l;k} \end{aligned} \quad (4)$$

で与えられる。ここで、

$$N_{l;k} = \frac{1}{K} \sum_{u=0}^{K-1} n\left(lT_s + \frac{u}{K}T\right) e^{-j\frac{2\pi i_k u}{K}} \quad (5)$$

とした。伝送路のインパルス応答 $h(t; \tau)$ が $\tau < 0$, $\tau > T_{\text{GI}}$ でゼロであると仮定できるとき、

$$\begin{aligned} Y_{l;k} &= \frac{1}{K} \sum_{u=0}^{K-1} \int_0^{T_{\text{GI}}} h\left(lT_s + \frac{u}{K}T; \tau\right) \sum_{k_1=0}^{K-1} X_{l_1;k_1} e^{j2\pi \frac{i_{k_1}}{T} (\frac{u}{K}T - \tau)} d\tau e^{-j\frac{2\pi i_k u}{K}} + N_{l;k} \\ &= \sum_{k_1=0}^{K-1} X_{l_1;k_1} \frac{1}{K} \sum_{u=0}^{K-1} e^{j2\pi \frac{i_{k_1} - i_k}{K} u} \int_0^{T_{\text{GI}}} h\left(lT_s + \frac{u}{K}T; \tau\right) e^{-j2\pi \frac{i_{k_1}}{T} \tau} d\tau + N_{l;k} \\ &= \sum_{k_1=0}^{K-1} X_{l_1;k_1} \frac{1}{K} \sum_{u=0}^{K-1} H_{l,u;k_1} e^{j2\pi \frac{i_{k_1} - i_k}{K} u} + N_{l;k} \end{aligned} \quad (6)$$

と書くことができる。但し、

$$H_{l,u;k} = \int_0^{T_{\text{GI}}} h\left(lT_s + \frac{u}{K}T; \tau\right) e^{-j2\pi \frac{i_k}{T} \tau} d\tau \quad (7)$$

とした． $H_{l,u;k}$ が u によらず一定で

$$H_{l;k} \approx H_{l,u;k}, (u = 0, \dots, K-1) \quad (8)$$

とみなせるとき，

$$\begin{aligned} Y_{l;k} &= \sum_{k_1=0}^{K-1} H_{l;k_1} X_{l;k_1} \frac{1}{K} \sum_{u=0}^{K-1} e^{j2\pi \frac{i_{k_1} - i_k}{K} u} + N_{l;k} \\ &= H_{l;k} X_{l;k} + N_{l;k} \end{aligned} \quad (9)$$

と書ける．

今，

$$\underline{Y}_l = [Y_{l;0} \ \cdots \ Y_{l;K-1}]^T \in \mathbb{C}^K \quad (10)$$

$$\underline{\mathbf{X}}_l = \text{diag} \left([X_{l;0} \ \cdots \ X_{l;K-1}]^T \right) \in \mathbb{C}^{K \times K} \quad (11)$$

$$\underline{H}_l = [H_{l;0} \ \cdots \ H_{l;K-1}]^T \in \mathbb{C}^K \quad (12)$$

$$\underline{N}_l = [N_{l;0} \ \cdots \ N_{l;K-1}]^T \in \mathbb{C}^K \quad (13)$$

とするとき，

$$\underline{Y}_l = \underline{\mathbf{X}}_l \underline{H}_l + \underline{N}_l \quad (14)$$

と書くことができる．また，加法性雑音ベクトル \underline{N}_l は $\mathbb{E} \{ \underline{N}_l \} = \mathbf{0}$ ， $\mathbb{E} \{ \underline{N}_{l_1} \underline{N}_{l_2}^H \} = \delta_{l_1, l_2} \sigma^2 \mathbf{I}$ を満たす複素ガウス確率変数ベクトルの標本とする．

1.1 伝送路モデル

伝送路のインパルス応答が

$$h \left(lT_s + \frac{u}{K}T; \tau \right) = \sum_{q=0}^{Q-1} h_{l,u;q} \delta \left(\tau - \frac{q}{K}T \right) \quad (15)$$

のように離散モデルとして扱えるとする．当然， $QT/K < T_{\text{GI}}$ が満たされる．但し， Q は l, u によらず一定であるとする．この時，伝送路の周波数応答は

$$H_{l,u;k} = \sum_{q=0}^{Q-1} h_{l,u;q} e^{-j2\pi \frac{i_k q}{K}} \quad (16)$$

と書くことができる．

$\mathbf{W} \in \mathbb{C}^{K \times Q}$ の第 (k, q) 要素を

$$[\mathbf{W}]_{k,q} = e^{-j2\pi \frac{i_k q}{K}} \quad (17)$$

とし，

$$\underline{h}_{l,u} = [h_{l,u;0} \ \cdots \ h_{l,u;Q-1}]^T \in \mathbb{C}^Q \quad (18)$$

とするとき，

$$\underline{H}_{l,u} = \mathbf{W} \underline{h}_{l,u} \quad (19)$$

と書くことができる．

本検討では、 $\underline{h}_{l,u}$ は $E\{\underline{h}_{l,u}\} = \mathbf{0}$ 、 $E\{\underline{h}_{l,u}\underline{h}_{l,u}^H\} = \text{diag}\left(\begin{bmatrix} \xi_0^2 & \cdots & \xi_{Q-1}^2 \end{bmatrix}^T\right)$ を満たす複素ガウス確率変数ベクトルの標本とする。但し、

$$\sum_{q=0}^{Q-1} \xi_q^2 = 1 \quad (20)$$

を満たすものとする。この時、周波数応答の相関は

$$\begin{aligned} [E\{\underline{H}_{l,u}\underline{H}_{l,u}^H\}]_{k_1,k_2} &= [\mathbf{W} E\{\underline{h}_{l,u}\underline{h}_{l,u}^H\} \mathbf{W}^H]_{k_1,k_2} \\ &= \sum_{q=0}^{Q-1} \xi_q^2 e^{-j2\pi \frac{i_{k_1} q}{K}} e^{j2\pi \frac{i_{k_2} q}{K}} \\ &= \sum_{q=0}^{Q-1} \xi_q^2 e^{-j2\pi \frac{i_{k_1} - i_{k_2}}{K} q} \end{aligned} \quad (21)$$

で与えられる。

また、インパルス応答の各パスの時刻方向の相関は

$$E\{h_{l_1,u_1;q} h_{l_2,u_2;q}\} = J_0 \left(2\pi \left| (l_1 - l_2) T_s + \frac{u_1 - u_2}{K} T \right| f_d \right) \quad (22)$$

で与えられるものとする。ここで、 J_0 は第 0 次第一種ベッセル関数であり、 f_d はドップラ周波数とする。

2 EM アルゴリズム

本節では、式 (8) の 1OFDM シンボル内での伝送路の時不変性を仮定して議論を進める。また、本節の議論は任意の OFDM シンボル区間で成立するので、特に断らない限り、OFDM シンボル番号 l の表記を省略して記述する。

ここでの問題は \underline{Y} を観測したときに、 \underline{h} を推定することである。この最適な規範は最大事後確率規範であり、

$$\begin{aligned} \hat{\underline{h}} &= \arg \max_{\underline{h} \in \mathbb{C}^Q} \ln p(\underline{h} | \underline{Y}) \\ &= \arg \max_{\underline{h} \in \mathbb{C}^Q} \ln p(\underline{h}, \underline{Y}) \\ &= \arg \max_{\underline{h} \in \mathbb{C}^Q} \ln \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X}, \underline{h}, \underline{Y}) \end{aligned} \quad (23)$$

と書ける。ここで、 \mathbb{S} は X_k の可能なシンボル集合である。しかしながら、この最大化問題は閉じた形で解くことはできない。今、 \underline{h} のある推定値 $\hat{\underline{h}}^{(i)}$ の条件付きでの \mathbf{X} に関するある確率密度関数 $q(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)})$ を導入すると、最大化の目的関数は、イェンセンの不等式を用いると

$$\begin{aligned} \ln \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X}, \underline{h}, \underline{Y}) &= \ln \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} q(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}) \frac{p(\mathbf{X}, \underline{h}, \underline{Y})}{q(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)})} \\ &\geq \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} q(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}) \ln \frac{p(\mathbf{X}, \underline{h}, \underline{Y})}{q(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)})} \\ &= B(\underline{h} | \hat{\underline{h}}^{(i)}) \end{aligned} \quad (24)$$

のように下限を抑えられる。当初の目的関数を直接的に最大化する点推定は困難であるので、この下限 B を最大化する点推定を考える。次の問題は任意に設定できる確率密度関数 q の選定である。この下限

は \underline{h} と q に依存するので, $\underline{h} = \hat{\underline{h}}^{(i)}$ において, この下限を最大とするように q を選ぶことを考える. そこで, ラグランジュ未定乗数法によりパラメタである q を決定する.

$$f(q) = \lambda \left(1 - \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} q(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}) \right) + \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} q(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}) \ln \frac{p(\mathbf{X}, \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y})}{q(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)})} \quad (25)$$

なるラグランジュ方程式を考えるとき, q に関する偏微分

$$\frac{\partial f}{\partial q} = \lambda + \ln p(\mathbf{X}, \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) - \ln q(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}) - 1 \quad (26)$$

が 0 となる q は

$$q(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}) = \frac{p(\mathbf{X}, \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y})}{\sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X}, \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y})} = p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \quad (27)$$

となる. この時, 下界関数は

$$B(\underline{h} | \hat{\underline{h}}^{(i)}) = \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \ln \frac{p(\mathbf{X}, \underline{h}, \underline{Y})}{p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y})} \quad (28)$$

で与えられる. また,

$$\begin{aligned} B(\hat{\underline{h}}^{(i)} | \hat{\underline{h}}^{(i)}) &= \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \ln p(\hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \\ &= \ln p(\hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \end{aligned} \quad (29)$$

であるので, 下界 B は $\underline{h} = \hat{\underline{h}}^{(i)}$ において, 最大化の目的関数 $\ln p(\underline{h}, \underline{Y})$ と接する. したがって,

$$\hat{\underline{h}}^{(i+1)} = \arg \max_{\underline{h} \in \mathbb{C}^Q} B(\underline{h} | \hat{\underline{h}}^{(i)}) \quad (30)$$

によって, \underline{h} の推定値を更新していけばよい. また,

$$\begin{aligned} B(\underline{h} | \hat{\underline{h}}^{(i)}) &= \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \ln p(\mathbf{X}, \underline{h}, \underline{Y}) - \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \ln p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \\ &\propto \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \ln p(\underline{Y} | \mathbf{X}, \underline{h}) p(\mathbf{X}, \underline{h}) \\ &\propto \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \ln p(\underline{Y} | \mathbf{X}, \underline{h}) p(\underline{h}) \\ &= \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \ln p(\underline{Y} | \mathbf{X}, \underline{h}) + \ln p(\underline{h}) \end{aligned} \quad (31)$$

と書くことができる. ここで,

$$p(\underline{Y} | \mathbf{X}, \underline{h}) = \frac{1}{(\pi\sigma^2)^{LK}} \exp \left(-\frac{\|\underline{Y} - \mathbf{X}\mathbf{W}\underline{h}\|^2}{\sigma^2} \right) \quad (32)$$

であるので,

$$B(\underline{h} | \hat{\underline{h}}^{(i)}) \propto -\frac{1}{\sigma^2} \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \|\underline{Y} - \mathbf{X}\mathbf{W}\underline{h}\|^2 + \ln p(\underline{h}) \quad (33)$$

と書ける.

2.1 ML 規範の場合

\underline{h} の事前確率 $p(\underline{h})$ が利用できない場合を考える。この時,

$$\begin{aligned} B(\underline{h} | \hat{\underline{h}}^{(i)}) &\propto \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \|\underline{Y} - \mathbf{X} \mathbf{W} \underline{h}\|^2 \\ &\propto \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \left\{ (\underline{h} - \hat{\underline{h}})^H \mathbf{W}^H \mathbf{X}^H \mathbf{X} \mathbf{W} (\underline{h} - \hat{\underline{h}}) \right. \\ &\quad \left. + 2\Re \left\{ \underline{h}^H (\mathbf{W}^H \mathbf{X}^H \mathbf{X} \mathbf{W} \hat{\underline{h}} - \mathbf{W}^H \mathbf{X}^H \underline{Y}) \right\} \right\} \end{aligned} \quad (34)$$

であるので, \underline{h} の推定値の更新は

$$\hat{\underline{h}}^{(i+1)} = (\mathbf{W}^H \mathbf{R}^{(i)} \mathbf{W})^{-1} \mathbf{W}^H (\bar{\mathbf{X}}^{(i)})^H \underline{Y} \quad (35)$$

で行うことができる。ここで,

$$\bar{\mathbf{X}}^{(i)} = \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \mathbf{X} \in \mathbb{C}^{K \times K} \quad (36)$$

$$\mathbf{R}^{(i)} = \sum_{\mathbf{X} \in \mathbb{S}^K} p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \mathbf{X}^H \mathbf{X} \in \mathbb{R}^{K \times K} \quad (37)$$

とした。 $\bar{\mathbf{X}}^{(i)}$ は $\hat{\underline{h}}^{(i)}$ の条件での \mathbf{X} の期待値, $\mathbf{R}^{(i)}$ は原点周りの 2 次モーメント行列である。但し, $\bar{\mathbf{X}}^{(i)}$ と $\mathbf{R}^{(i)}$ は \mathbf{X} に対応するためいずれも対角行列であることに注意する。更に, $\mathbf{R}^{(i)}$ は実対角行列であることに注意する。

次に, $p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y})$ について議論を進める。 $p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y})$ は \mathbf{X} に関する同時分布であるが, \mathbf{X} の変動がその要素毎に独立であると仮定できる場合,

$$p(\mathbf{X} | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) = \prod_{k=0}^{K-1} p(X_k | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) \quad (38)$$

と書くことができる。また,

$$p(X_k | \hat{\underline{h}}^{(i)}, \underline{Y}) = p(X_k | \hat{\underline{h}}^{(i)}, Y_k) \quad (39)$$

と書ける。ここで, X_k は Y_k にのみ影響することに注意する。この時,

$$[\bar{\mathbf{X}}^{(i)}]_{k,k} = \sum_{X_k \in \mathbb{S}} p(X_k | \hat{\underline{h}}^{(i)}, Y_k) X_k \quad (40)$$

$$[\mathbf{R}^{(i)}]_{k,k} = \sum_{X_k \in \mathbb{S}} p(X_k | \hat{\underline{h}}^{(i)}, Y_k) |X_k|^2 \quad (41)$$

2.2 パイロット信号の場合

\mathbf{X} が受信機で既知のパイロット信号である場合,

$$\bar{\mathbf{X}}^{(i)} = \mathbf{X} \quad (42)$$

$$\mathbf{R}^{(i)} = \mathbf{X}^H \mathbf{X} \quad (43)$$

となり, i に依存しない。したがって, 伝送路のインパルス応答の推定値は

$$\begin{aligned} \hat{\underline{h}} &= (\mathbf{W}^H \mathbf{X}^H \mathbf{X} \mathbf{W})^{-1} \mathbf{W}^H \mathbf{X}^H \underline{Y} \\ &= (\mathbf{W}^H \mathbf{X}^H \mathbf{X} \mathbf{W})^{-1} \mathbf{W}^H \mathbf{X}^H (\mathbf{X} \mathbf{W} \underline{h} + \underline{N}) \\ &= \underline{h} + (\mathbf{W}^H \mathbf{X}^H \mathbf{X} \mathbf{W})^{-1} \underline{N} \end{aligned} \quad (44)$$

で与えられる。

2.3 パイロット信号でない場合

X_k が受信機で既知のパイロット信号でない場合, X_k の事前確率 $p(X_k)$ は X_k によらず一定の $1/|\mathbb{S}|$ であるとする,

$$p(X_k | \hat{\underline{h}}^{(i)}, Y_k) = \frac{\exp\left(-\frac{|Y_k - X_k \hat{H}_k^{(i)}|^2}{\sigma^2}\right)}{\sum_{\tilde{X}_k \in \mathbb{S}} \exp\left(-\frac{|Y_k - \tilde{X}_k \hat{H}_k^{(i)}|^2}{\sigma^2}\right)} \quad (45)$$

と書ける. ここで, $\hat{H}_k = [\mathbf{W} \hat{\underline{h}}^{(i)}]_k$ とする.

$|X_k|^2 = c_k$ である時,

$$[\mathbf{R}^{(i)}]_{k,k} = c_k \quad (46)$$

となり, $(\mathbf{W}^H \mathbf{R}^{(i)} \mathbf{W})^{-1}$ は i によらないため, その演算は事前の 1 回で良い.

付録 A 相関のある複素ガウス乱数生成

$\underline{x} = [x_0 \ \cdots \ x_{K-1}]^T$ が $\mathbb{E}\{\underline{x}\} = \mathbf{0}$, $\mathbb{E}\{\underline{x}\underline{x}^H\} = \mathbf{R}$ を満たす複素ガウス確率変数ベクトルの標本とする. \mathbf{R} はエルミート行列であるので, その固有値はすべて実数であり, その固有値を対角に並べた行列を $\mathbf{\Lambda} = \text{diag}\left([\lambda_0 \ \cdots \ \lambda_{K-1}]^T\right)$ とすると, $\mathbf{R} = \mathbf{U}\mathbf{\Lambda}\mathbf{U}^H$ と表すことができる. 但し, $\mathbf{U} = [\underline{u}_0 \ \cdots \ \underline{u}_{K-1}] \in \mathbb{C}^{K \times K}$ は固有ベクトルを並べた行列であり, ユニタリ行列となる. \underline{u}_k は λ_k に対応する固有ベクトルとする.

今, $\underline{y} = [y_0 \ \cdots \ y_{K-1}]^T$ を $\mathbb{E}\{\underline{y}\} = \mathbf{0}$, $\mathbb{E}\{\underline{y}\underline{y}^H\} = \mathbf{I}$ を満たす複素ガウス確率変数ベクトルの標本とする. この時,

$$\underline{x} = \mathbf{U}\sqrt{\mathbf{\Lambda}}\underline{y} \quad (47)$$

によって \underline{x} を生成することで,

$$\begin{aligned} \mathbb{E}\{\underline{x}\} &= \mathbf{U}\sqrt{\mathbf{\Lambda}}\mathbb{E}\{\underline{y}\} \\ &= \mathbf{0} \\ \mathbb{E}\{\underline{x}\underline{x}^H\} &= \mathbb{E}\left\{\mathbf{U}\sqrt{\mathbf{\Lambda}}\underline{y}\left(\mathbf{U}\sqrt{\mathbf{\Lambda}}\underline{y}\right)^H\right\} \\ &= \mathbf{U}\sqrt{\mathbf{\Lambda}}\mathbb{E}\{\underline{y}\underline{y}^H\}\left(\sqrt{\mathbf{\Lambda}}\right)^H\mathbf{U}^H \\ &= \mathbf{U}\mathbf{\Lambda}\mathbf{U}^H \\ &= \mathbf{R} \end{aligned} \quad (48)$$

を満たすことができる.

付録 B 事後確率計算

$a_m > 0$ の下, $\underline{a} = [a_0, \dots, a_{M-1}]^T$ が与えられたとき,

$$x_m = \frac{e^{-a_m}}{c} \quad (50)$$

を求めたい。ここで,

$$c = \sum_{m=0}^{M-1} e^{-a_m} \quad (51)$$

とする。したがって,

$$\sum_{m=0}^{M-1} x_m = 1 \quad (52)$$

を満たす。この計算は数式上は問題なくとけるが、 a_m が非常に大きいとき、桁落ちを引き起こす。

$$X_m = \ln x_m = -a_m - \ln c \quad (53)$$

と書くとき,

$$X_{m_1} - X_{m_2} = -a_{m_1} + a_{m_2} \quad (54)$$

なる恒等式は ${}_M C_2$ 個成立する。未知変数ベクトルを $\underline{X} = [X_0, \dots, X_{M-1}]^T$ として, ${}_M C_2 \times M$ の係数行列を \mathbf{A} とし, 対応する右辺ベクトルを $\underline{b} \in \mathbb{R}^{{}_M C_2}$ として,

$$\underline{X} = \left(\mathbf{A}^T \mathbf{A} \right)^{-1} \mathbf{A}^T \underline{b} \quad (55)$$

と書ける。

例えば, $M = 4$ の場合,

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 1 & -1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & -1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & -1 \\ 0 & 1 & -1 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & -1 \\ 0 & 0 & 1 & -1 \end{bmatrix} \quad (56)$$

$$\underline{b} = \begin{bmatrix} -a_0 + a_1 \\ -a_0 + a_2 \\ -a_0 + a_3 \\ -a_1 + a_2 \\ -a_1 + a_3 \\ -a_2 + a_3 \end{bmatrix} \quad (57)$$