

MUSIC vs ESPRIT

Andrea Feletto

Indice

Richiami di Algebra Lineare e Statistica	2
Stima di Armoniche e Interarmoniche	3
Modello Sinusoidale	3
Modello Armonico	4
Riduzione Dimensionale del Segnale	4
Riferimenti	6

Richiami di Algebra Lineare e Statistica

Data una trasformazione lineare A , il vettore non nullo x_i è [1] **autovettore** di A se e solo se esiste uno scalare λ_i , detto **autovalore** di A corrispondente a x_i , tale che sia rispettata l'equazione:

$$Ax_i = \lambda_i x_i$$

La trasformazione A , quando applicata ad un suo autovettore, ha quindi lo stesso comportamento dell'autovalore corrispondente.

La **speranza matematica** $E[X]$ di una *variabile aleatoria* discreta X associata ad una *funzione di probabilità* $p_X(x)$ e ad uno *spazio campionario* Ω , è definita [2] come la somma dei valori che X può assumere, ponderati per la probabilità che si manifestino:

$$E\{X\} = \sum_{x \in \Omega} x p_X(x)$$

Nel caso di una serie a valori reali $x[n]$ equiprobabili la speranza coincide con la media dei valori:

$$E\{x[n]\} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} x[k]$$

La **covarianza campionaria** tra le serie \mathbf{x} e \mathbf{y} è definita come il valore atteso del prodotto puntuale tra gli scarti delle due serie:

$$\text{cov}\{\mathbf{x}, \mathbf{y}\} = E\{(\mathbf{x} - E\{\mathbf{x}\}) \circ (\mathbf{y} - E\{\mathbf{y}\})\}$$

dove l'operatore \circ indica il *prodotto puntuale*. Si noti che la somma di uno scalare ad un vettore è da considerarsi come applicata ad ogni elemento del vettore. Quando le due serie coincidono, questo operatore prende il nome di **varianza**, la cui radice quadrata è la **deviazione standard** σ_x .

Poiché la covarianza è influenzata da traslazioni e dilatazioni delle serie, essa viene normalizzata rispetto alle deviazioni standard delle due serie, ottenendo la **correlazione campionaria**:

$$\text{corr}\{\mathbf{x}, \mathbf{y}\} = \frac{\text{cov}\{\mathbf{x}, \mathbf{y}\}}{\sigma_x \sigma_y}$$

Data una successione di N misurazioni n -dimensionali $\mathbf{x}_i = [x_i^{(1)}, \dots, x_i^{(n)}]$, sia

$\mathbf{x}^{(k)}$ il vettore delle k -esime componenti delle misurazioni \mathbf{x}_i

$$\mathbf{x}^{(k)} = [x_0^{(k)}, \dots, x_{N-1}^{(k)}]$$

Si definisce [3] quindi la **matrice di correlazione campionaria**, i cui elementi rappresentano la *correlazione* tra le rispettive misurazioni:

$$\mathbf{R}_{kl} = \text{corr} \{ \mathbf{x}^{(k)}, \mathbf{x}^{(l)} \}$$

Stima di Armoniche e Interarmoniche

Modello Sinusoidale

Ogni segnale a tempo discreto $v[n]$ ottenuto da una rete elettrica può essere espresso come la sovrapposizione di K componenti sinusoidali, più una componente di rumore.

$$v[n] = s[n] + w[n] = \sum_{k=1}^K s_k[n] + w[n]$$

Le componenti sinusoidali sono caratterizzate dall'ampiezza $a_k \geq 0$, dalla fase $\phi_k \in [-\pi, \pi]$ e dalla pulsazione ω_k .

$$s_k[n] = a_k \cos(n\omega_k + \phi_k)$$

Le componenti $s_k[n]$ sono chiamate **armoniche** quando la loro pulsazione è un multiplo della pulsazione fondamentale ω_0 , altrimenti sono dette **interarmoniche**.

La \tilde{k} -esima armonica ha pulsazione $\omega_k = 2\tilde{k}\pi f_0$. Si noti che le frequenze sono normalizzate rispetto alla frequenza di campionamento secondo la relazione $f_k = \tilde{f}_k/f_s$, dove \tilde{f}_k è la frequenza in Hz e f_s è la frequenza di campionamento. Pertanto, se viene rispettato il Teorema del Campionamento di Nyquist-Shannon:

$$f_c > 2 \max\{f_k\}$$

ne deriva che $\omega_k \in [-\pi, \pi]$.

La 0-esima armonica, avendo pulsazione nulla, è detta componente di corrente continua e il suo valore di tensione è $V_{DC} = a_0 \cos(\phi_0)$. L'armonica fondamentale è detta invece componente di potenza ed ha pulsazione $\omega_0 = 2\pi f_0/f_c$ e ampiezza

$a_0 = \sqrt{2} V_{rms}$, dove \tilde{f}_0 è la frequenza della rete e V_{rms} è la tensione efficace di fase.

Modello Armonico

Il segnale $v[n]$ può essere espresso anche sotto forma di esponenziali complessi. La k -esima componente ha quindi la seguente forma:

$$v_k[n] = A_k e^{j\phi_k} e^{jn\omega_k}$$

Due campioni successivi della componente $v_k[n]$ sono legati da uno sfasamento pari alla sua pulsazione ω_k .

$$v_k[n+1] = v_k[n] e^{j\omega_k} = A_k e^{j\phi_k} e^{j(n+1)\omega_k}$$

Riduzione Dimensionale del Segnale

Dato un segnale $v[n]$ di lunghezza $L = N + M - 1$, si definisce il vettore dei campionamenti $\mathbf{v}[n]$ come la finestra di ampiezza M da $v[n]$ a $v[n + M - 1]$. Il vettore $\mathbf{v}[n]$ è quindi un campionamento M -dimensionale del segnale.

Isolando le componenti di segnale e di rumore, utilizzando una notazione analoga a quella del vettore dei campionamenti, si ha:

$$\mathbf{v}[n] = \sum_{k=1}^K \mathbf{s}_k[n] + \mathbf{w}[n]$$

Studiando il contributo $\mathbf{s}_k[n]$ della k -esima componente armonica e applicando le proprietà del modello armonico, è possibile esprimere ogni elemento $\mathbf{s}_{k,i}[n]$ in funzione di $s[n]$:

$$\mathbf{s}_{k,i}[n] = s_k[n+i] = s_k[n] e^{ji\omega_k}$$

E riscrivendo $\mathbf{s}_k[n]$ in forma vettoriale si ottiene:

$$\mathbf{s}_k[n] = s_k[n] \begin{bmatrix} 1 \\ e^{j\omega_k} \\ \vdots \\ e^{j(M-1)\omega_k} \end{bmatrix}$$

Si costruisce [4] quindi la matrice \mathbf{V} , di dimensioni $N \times M$, ponendo sulle righe i vettori di campionamento $\mathbf{v}[n]$

$$\mathbf{V} = \begin{bmatrix} \mathbf{v}^t[0] \\ \vdots \\ \mathbf{v}^t[N-1] \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} v[0] & \dots & v[M-1] \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ v[N-1] & \dots & v[N+M-2] \end{bmatrix}$$

ottenendo quindi una sequenza di N misurazioni M -dimensionali.

Assumendo che il rumore $w[n]$, e di conseguenza il segnale $v[n]$, abbia media nulla, si osserva che migliore è la scelta di M , tale che ogni vettore di campionamento $\mathbf{v}[n]$ includa periodi interi di ogni armonica, più la media di $\mathbf{v}[n]$ tende ad annullarsi.

Ciò permette di stimare la matrice di correlazione campionaria \mathbf{R}_{kl}

$$\hat{\mathbf{R}}_{kl} = E\{\mathbf{v}^{(k)} \circ \mathbf{v}^{(l)}\} = \frac{1}{2} \mathbf{v}^{(k)} \cdot \mathbf{v}^{(l)}$$

, dove $\mathbf{v}^{(k)}$ è la k -esima colonna di \mathbf{V} . Riscrivendo l'equazione in forma matriciale si ottiene:

$$\hat{\mathbf{R}} = \frac{1}{2} \mathbf{V}^t \mathbf{V}$$

Riferimenti

- [1] P.R. Halmos, Finite-dimensional vector spaces, 2nd ed., Springer, 1958. <https://www.springer.com/gp/book/9780387900933>.
- [2] J.N.T. Dimitri P. Bertsekas, Introduction to probability, 1st ed., Athena Scientific, 2008. <http://www.mit.edu/~dimitrib/probbook.html>.
- [3] S.J.B. K. F. Riley M. P. Hobson, Mathematical methods for physics and engineering, 3rd ed., Cambridge University Press, 2012. <https://www.cambridge.org/core/books/mathematical-methods-for-physics-and-engineering/FC466374D5B94E86D969100070CA6483>.
- [4] I.Y.H.G. Math H. J. Bollen, Signal processing of power quality disturbances, Wiley-IEEE Press, 2006. <https://ieeexplore.ieee.org/servlet/opac?bknumber=5224658>.