La funzione di ambiguità

Maria S. Greco

Corso di Fondamenti di Radar

Ing. delle Telecomunicazioni

Dicembre 2014

Definizione e principali proprietà

Normalizziamo l'inviluppo del segnale complesso in modo che la sua energia sia unitaria:

$$x_u(t) = \frac{x(t)}{\sqrt{E_x}}$$

$$A(\tau,\nu) = \left| \int_{-\infty}^{+\infty} x_u(t) x_u^*(t-\tau) \exp(j2\pi\nu t) dt \right|$$

Risulta evidente dalla definizione che la funzione di ambiguità rappresenta il modulo dell'uscita del filtro adattato quando l'ingresso è una versione shiftata in frequenza del segnale trasmesso, cioè

$$x_u(t)\exp(j2\pi vt)$$

La funzione di ambiguità è funzione di 2 variabili: il ritardo relativo τ e lo shift frequenziale ν .

Definizione e principali proprietà

La funzione di ambiguità gode di queste proprietà:

1) Valor massimo: $A(\tau, \nu) \le A(0, 0) = E = 1$

2) Volume costante:
$$V = \int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} A^2(\tau, \nu) d\tau d\nu = E^2 = 1$$

3) Simmetria rispetto all'origine: $A(-\tau, -\nu) = A(\tau, \nu)$

4) Effetto dell'FM lineare: $u(t) \Leftrightarrow A(\tau, v) \quad u(t) \exp(j\pi kt^2) \Leftrightarrow A(\tau, v - k\tau)$

Dimostriamo la prima proprietà. Scriviamo

$$A(\tau,\nu)^{2} = \left| \int_{-\infty}^{+\infty} x_{u}(t) x_{u}^{*}(t-\tau) \exp(j2\pi\nu t) dt \right|^{2}$$

Per la disuguaglianza di Schwartz si ha

$$A(\tau,\nu)^{2} \leq \int_{-\infty}^{+\infty} |x_{u}(t)|^{2} dt \int_{-\infty}^{+\infty} |x_{u}^{*}(t-\tau)\exp(j2\pi\nu t)|^{2} dt$$
$$= \int_{-\infty}^{+\infty} |x_{u}(t)|^{2} dt \int_{-\infty}^{+\infty} |x_{u}^{*}(t-\tau)|^{2} dt$$

Ciascun integrale è proprio uguale all'energia del segnale (unitaria per la normalizzazione) quindi

$$A(\tau,\nu) \le E = 1$$

L'uguaglianza si ha quando i due segnali nei due integrali sono uguali, cioè per $\tau=0$ e $\nu=0$.

La **seconda proprietà** è la più lunga da dimostrare (v. Richards, p. 172) ma è fondamentale. Questo principio di «conservazione dell'energia» stabilisce che non è possibile rimuovere energia da una specifica zona tempo-frequenza senza aggiungerla da qualche altra parte.

Dimostriamo **la terza proprietà**.

$$A(-\tau,-\nu) = \left| \int_{-\infty}^{+\infty} x_u(t) x_u^*(t+\tau) \exp(-j2\pi\nu t) dt \right|$$

= $\left| \exp(j2\pi\nu\tau) \int_{-\infty}^{+\infty} x_u(s-\tau) x_u^*(s) \exp(-j2\pi\nu s) ds \right|$
= $\left| \exp(j2\pi\nu\tau) A^*(\tau,\nu) \right|$
= $A(\tau,\nu)$

Funzione di ambiguità di un impulso rettangolare

 $x_{u}(t) = \frac{1}{\sqrt{T_{p}}} rect\left(\frac{t}{T_{p}}\right)$

Applichiamo la definizione di funzione di ambiguità per τ>0

$$A(\tau,\nu) = \left| \int_{-\infty}^{+\infty} x_u(t) x_u^*(t-\tau) \exp(j2\pi\nu t) dt \right|$$
$$= \left| \int_{-T_p/2+\tau}^{+T_p/2} \frac{1}{T_p} \exp(j2\pi\nu t) dt \right| = \left| \frac{\sin(\pi\nu(T_p-\tau))}{T_p\pi\nu} \right|$$

Per $\tau > 0$ si ottiene la stessa espressione, ma funzione di $(T_p + \tau)$. Quindi, in conclusione, per un impulso rettangolare la funzione di ambiguità è data da

$$A(\tau,\nu) = \frac{\sin\left(\pi\nu\left(T_p - |\tau|\right)\right)}{T_p\pi\nu} \qquad |\tau| \le T_p$$



AF di un chirp

LFM pulse (chirp):

$$x(t) = \frac{1}{\sqrt{T_p}} \exp\left(j\pi kt^2\right) \cdot rect\left(\frac{t}{T_p}\right), \text{ where } k = \frac{B}{T_p}$$

La frequenza istantanea è data da f(t)=kt, quindi -B/2 < f(t) < B/2

$$A(\tau,\nu) = \left| \left(1 - \frac{|\tau|}{T_p} \right) \frac{\sin\left[\pi T_p \left(\nu - k\tau \right) \left(1 - |\tau|/T_p \right) \right]}{\pi T_p \left(\nu - k\tau \right) \left(1 - |\tau|/T_p \right)} \right|, \quad |\tau| < T_p$$





Funzione di ambiguità di un treno di impulsi

Indichiamo con x(t) il treno di impulsi

$$x(t) = \sum_{m=0}^{M-1} x_p \left(t - mT_r \right)$$

Ricaviamone la funzione di ambiguità.

$$A(\tau,\nu) = \left| \int_{-\infty}^{+\infty} \sum_{m=0}^{M-1} x_p \left(t - mT_r \right) \sum_{m=0}^{M-1} x_p^* \left(t - \tau - nT_r \right) \exp(j2\pi\nu t) dt \right|$$
$$= \left| \sum_{m=0}^{M-1} \sum_{n=0}^{M-1} \int_{-\infty}^{+\infty} x_p \left(t - mT_r \right) x_p^* \left(t - \tau - nT_r \right) \exp(j2\pi\nu t) dt \right|$$

Facciamo la sostituzione $s = t - mT_r$

$$A(\tau,\nu) = \left| \sum_{m=0}^{M-1} \exp(j2\pi\nu mT_r) \sum_{n=0}^{M-1} \int_{-\infty}^{+\infty} x_p(s) x_p^*(s - \tau - nT_r + mT_r) \exp(j2\pi\nu s) ds \right|$$

Chiamiamo ora con $\hat{A}_p(\tau, \nu)$ la funzione di ambiguità complessa del singolo impulso (cioè senza valore assoluto) e otteniamo

$$A(\tau,\nu) = \left|\sum_{m=0}^{M-1} \exp\left(j2\pi\nu mT_r\right)\sum_{n=0}^{M-1} \hat{A}_p\left(\tau - (m-n)T_r,\nu\right)\right|$$

Lavorare con la doppia sommatoria non è per niente facile. E' possibile però dimostrare (Richards, p. 184) che vale la relazione

$$A(\tau,\nu) = \left| \sum_{m=-(M-1)}^{M-1} \hat{A}_{p} \left(\tau - mT_{r},\nu\right) \exp\left(j2\pi\nu(M-1+m)T_{r}\right) \frac{\sin\left(\pi\nu(M-|m|T_{r})\right)}{\sin(\pi\nu T_{r})} \right|$$

Osservando che la durata della funzione di ambiguità del singolo impulso è , se, come succede sempre, Tr>2Tp, allora le varie repliche della $\hat{A}_p(\tau,\nu)$ non si sovrappongono e

$$A(\tau,\nu) = \sum_{m=-(M-1)}^{M-1} A_p(\tau - mT_r,\nu) \left| \frac{\sin\left(\pi\nu\left(M - |m|T_r\right)\right)}{\sin\left(\pi\nu T_r\right)} \right|$$

AF di M impulsi coerenti non modulati (bed of nails)



FIGURE 4.17 Partial ambiguity function of a coherent train of N = 6 pulses.

AF di M impulsi coerenti non modulati (bed of nails)



N.Levanon, E. Mozeson, Radar Signals, J. Wiley&Sons, 2004

AF di M impulsi coerenti non modulati (bed of nails) T_r 1/NT $v NT_r$ 1/T0.5 1.5 -0.5 -1.5 0 -1 τ / T_r La risoluzione in distanza è controllata dalla durata dell'impulso *T*, la risoluzione in

frequenza dal tempo di integrazione MT_r

