

SOMMARIO

ESERCIZI SVOLTI SULLO SVILUPPO IN SERIE DI FOURIER	2
<i>Esercizio n. 1</i>	2
<i>Esercizio n. 2</i>	2
<i>Esercizio n. 3</i>	3
<i>Esercizio n. 4</i>	3
<i>Esercizio n. 5</i>	3
<i>Esercizio n. 6</i>	3
<i>Esercizio n. 7</i>	4
<i>Esercizio n. 8</i>	5
<i>E9</i>	5
<i>E10</i>	5
<i>E11</i>	6
<i>Esercizio n. 12</i>	6
<i>E13</i>	6
<i>E14</i>	6
<i>E15</i>	6
<i>E16</i>	7

Esercizi Svolti sullo Sviluppo in Serie di Fourier

prof. Cleto Azzani
IPSIA Moretto Brescia

Novembre 1995

Esercizi svolti sullo sviluppo in serie di Fourier

Esercizio n. 1

Data la forma d'onda riportata nell'esempio n. 1 si ricavano le espressioni analitiche dei coefficienti dello sviluppo in serie trigonometrico (seconda forma).

Il segnale a dente di sega (o rampa) di figura di periodo T , frequenza f e valore massimo V_M è caratterizzato dai seguenti coefficienti :

$$A_0 = \frac{V_M}{2}; \quad A_1 = A_2 = \dots = A_K = \dots = 0 \quad \text{E1.1}$$

$$B_1 = -\frac{V_M}{\pi}; \quad B_2 = -\frac{V_M}{2\pi}; \quad B_K = -\frac{V_M}{k\pi}; \quad \text{E1.2}$$

tenendo conto delle relazioni 2.68, 2.69, E1.1 e E1.2 si ha:

$$C_0 = \frac{V_M}{2} \quad \text{E1.3}$$

$$C_K = \sqrt{A_K^2 + B_K^2} = |B_K| = \frac{V_M}{k\pi} \quad \text{E1.4}$$

$$\varphi_K = \pi$$

Esercizio n. 2

Data la forma d'onda riportata nell'esempio n. 2 si ricavano le espressioni analitiche dei coefficienti dello sviluppo in serie trigonometrico (seconda forma).

Onda quadra pari di periodo T , frequenza f e valore massimo positivo V_M e negativo $-V_M$ è caratterizzata dai seguenti coefficienti :

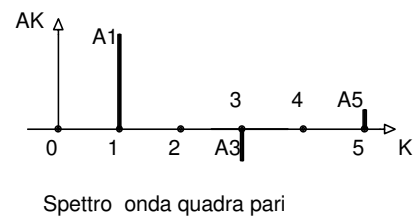
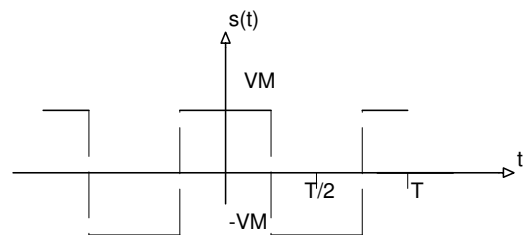
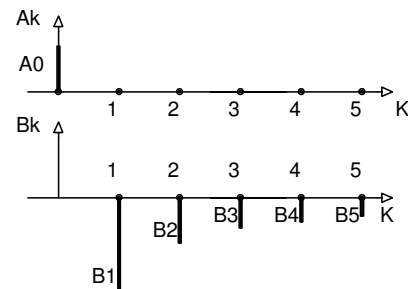
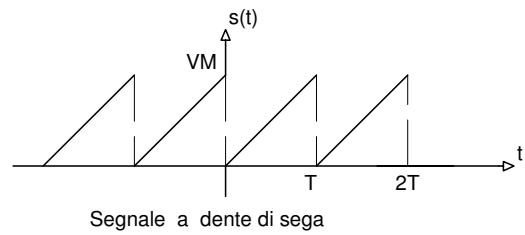
$$A_0 = 0; \quad A_1 = \frac{4V_M}{\pi}; \quad A_2 = 0; \quad A_3 = -\frac{4V_M}{3\pi}; \quad A_4 = 0; \quad \text{E1.5}$$

$$B_1 = B_2 = B_3 = \dots = B_K = \dots = 0 \quad \text{E1.6}$$

$$C_K = \sqrt{A_K^2 + B_K^2} = |A_K| = \frac{4V_M}{k\pi} \quad k = 1,3,5,\dots(\text{dispari}) \quad \text{E1.7}$$

$$\varphi_K = +\frac{\pi}{2} \quad k = 1,5,9,\dots \quad \text{E1.8}$$

$$\varphi_K = -\frac{\pi}{2} \quad k = 3,7,11,\dots$$



Esercizio n. 3

Scrivere il teorema di Parseval per le forma d'onda riportate negli esempio n. 1

Dalla relazione 2.83 si ha (tenendo conto delle E1.1):

$$S^2 = A_0^2 + \sum_1^{\infty} \frac{A_K^2 + B_K^2}{2} = A_0^2 + \sum_1^{\infty} \frac{B_K^2}{2} \quad \text{E1.9}$$

tenendo conto della 2.3 si ha :

$$S_{RMS}^2 = \frac{V_M^2}{3} = \frac{V_M^2}{4} + \sum_1^{\infty} \frac{V_M^2}{k^2 \pi^2} \quad \text{E1.10}$$

Esercizio n. 4

Scrivere il teorema di Parseval per le forma d'onda riportate negli esempio n. 2

Dalla relazione 2.83 si ha (tenendo conto delle E1.5 E1.6):

$$S^2 = A_0^2 + \sum_1^{\infty} \frac{A_K^2 + B_K^2}{2} = \sum_1^{\infty} \frac{A_K^2}{2} \quad \text{E1.9}$$

tenendo conto della 2.19 si ha :

$$S_{RMS}^2 = V_M^2 = \sum_1^{\infty} \frac{16 \cdot V_M^2}{k^2 \pi^2} \quad k = 1,3,5,\dots(\text{dispari}) \quad \text{E1.10}$$

Esercizio n. 5

Un generatore di onde quadre (esempio 2) con $V_M=10V$, $f=5KHz$ è posto all'ingresso di un filtro Passa Basso ideale con $f_T=20KHz$. Disegnare lo spettro del segnale in uscita al filtro e calcolarne il valore efficace. Calcolare il valore efficace della componente eliminata dal filtro.

In uscita al filtro Passa Basso citato saranno presenti unicamente le componenti armoniche di indice armonico inferiore a 4 (nel caso di onda quadra avremo prima e terza armonica). Applicando pertanto il teorema di Parseval si ottiene :

$$V_{RMS}^2 = \sum_1^3 \frac{A_K^2}{2} = \frac{A_1^2}{2} + \frac{A_3^2}{2} = \frac{16 \cdot V_M^2}{2\pi^2} \left(\frac{10}{9} \right)$$

$$V_{RMS} = \sqrt{\frac{16 \cdot V_M^2}{2\pi^2} \left(\frac{10}{9} \right)} = \frac{4V_M}{3\pi} \sqrt{5}$$

Il valore efficace della componente eliminata dal filtro (dalla quinta armonica in poi) si ottiene anch'essa applicando Parseval.

$$S^2 = \sum_1^{\infty} \frac{A_K^2}{2} = \sum_1^3 \frac{A_K^2}{2} + \sum_4^{\infty} \frac{A_K^2}{2} = V_{RMS}^2 + \sum_4^{\infty} \frac{A_K^2}{2}$$

$$\sum_4^{\infty} \frac{A_K^2}{2} = S^2 - V_{RMS}^2 = \frac{80 \cdot V_M^2}{9\pi^2} - V_M^2 = \frac{80 - 9\pi^2}{9\pi^2} V_M^2$$

$$\sqrt{\sum_4^{\infty} \frac{A_K^2}{2}} = \sqrt{S^2 - V_{RMS}^2} = \sqrt{\frac{80 - 9\pi^2}{9\pi^2} V_M^2} = V_M \frac{\sqrt{80 - 9\pi^2}}{3\pi}$$

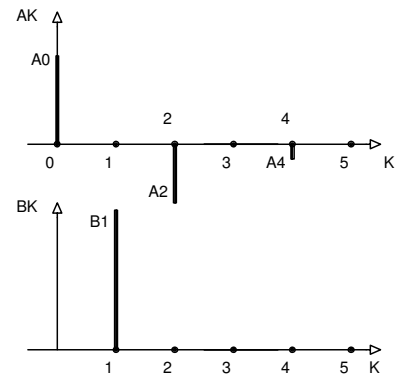
Esercizio n. 6

Un raddrizzatore ad una semionda alimenta un carico resistivo con una forma d'onda che ha le seguenti caratteristiche: $V_M=100V$, $f=50Hz$ (esempio 5). Calcolare il valore efficace della componente alternata .

Onda pulsante sinusoidale (uscita raddrizzatore ad una semionda) di periodo T , frequenza f e valore massimo positivo V_M (fig. 8) è caratterizzata dai seguenti coefficienti :

$$A_0 = \frac{V_M}{\pi}; \quad A_1 = 0; \quad A_2 = -\frac{2V_M}{3\pi}; \quad A_3 = 0; \quad A_4 = -\frac{2V_M}{15\pi};$$

$$B_1 = \frac{V_M}{2}; \quad B_2 = B_3 = \dots = B_K = \dots = 0$$



Spettro onda pulsante sinusoidale

il suo valore efficace inoltre è espresso dalla relazione :

$$S_{RMS} = \frac{V_M}{2}$$

Dalla relazione 2.83 si ha (tenendo conto delle):

$$S^2 = A_0^2 + \sum_1^{\infty} \frac{A_K^2 + B_K^2}{2} = A_0^2 + \frac{B_1^2}{2} + \sum_2^{\infty} \frac{A_K^2}{2}$$

$$\frac{V_M^2}{4} = \frac{V_M^2}{\pi^2} + \frac{V_M^2}{8} + \sum_2^{\infty} \frac{A_K^2}{2}$$

la componente alternata presente nel segnale è rappresentata da tutte le componenti armoniche eccettuata la componente continua pertanto per l'eguaglianza di Parseval si avrà:

$$\frac{V_M^2}{8} + \sum_2^{\infty} \frac{A_K^2}{2} = \frac{V_M^2}{4} - \frac{V_M^2}{\pi^2}$$

$$\sqrt{\frac{V_M^2}{8} + \sum_2^{\infty} \frac{A_K^2}{2}} = \sqrt{\frac{V_M^2}{4} - \frac{V_M^2}{\pi^2}} = \frac{V_M}{2\pi} \sqrt{\pi^2 - 4}$$

Esercizio n. 7

Individuare la componente pari del segnale riportato nell'esempio n. 5 e calcolarne il valore efficace.

Onda pulsante sinusoidale (uscita raddrizzatore ad una semionda) di periodo T, frequenza f e valore massimo positivo V_M (fig. 8) è caratterizzata dal seguente sviluppo in serie:

$$s(t) = \frac{V_M}{\pi} + \frac{V_M}{2} \sin \omega t - \frac{2V_M}{\pi} \left[\frac{1}{1 \cdot 3} \cos 2\omega t + \frac{1}{3 \cdot 5} \cos 4\omega t + \frac{1}{5 \cdot 7} \cos 6\omega t + \dots \right]$$

la componente pari è caratterizzata dal seguente sviluppo in serie :

$$s_p(t) = A_0 + \sum_1^{\infty} A_K \cdot \cos k\omega t$$

Il teorema di Parseval può essere scritto nella forma seguente:

$$S^2 = A_0^2 + \sum_1^{\infty} \frac{A_K^2 + B_K^2}{2} = A_0^2 + \sum_1^{\infty} \frac{A_K^2}{2} + \sum_1^{\infty} \frac{B_K^2}{2}$$

scomponendo il contributo al valore efficace della parte pari e dispari del segnale s(t) si ha :

$$S_p^2 = A_0^2 + \sum_1^{\infty} \frac{A_K^2}{2}$$

$$S_d^2 = \sum_1^{\infty} \frac{B_K^2}{2}$$

$$S^2 = A_0^2 + \sum_1^{\infty} \frac{A_K^2 + B_K^2}{2} = S_p^2 + S_d^2$$

$$S_p^2 = S^2 - S_d^2 = \frac{V_M^2}{4} - \frac{V_M^2}{8} = \frac{V_M^2}{8}$$

$$S_{pRMS} = \sqrt{\frac{V_M^2}{8}} = \frac{V_M}{2\sqrt{2}}$$

Esercizio n. 8

Da un'onda triangolare (esempio n. 4) vengono estratte tramite un filtro passa basso le prime tre componenti armoniche. Calcolare il valore efficace del segnale risultante.

Onda triangolare pari di periodo T, frequenza f e valore massimo positivo V_M e negativo $-V_M$ è caratterizzata dai seguenti coefficienti :

$$A_0 = 0; \quad A_1 = \frac{8V_M}{\pi^2}; \quad A_2 = 0; \quad A_3 = \frac{8V_M}{(3\pi)^2}; \quad A_4 = 0;$$

$$B_1 = B_2 = B_3 = \dots = B_K = \dots = 0$$

il suo valore efficace inoltre è esprimibile dalla relazione :

$$S_{RMS} = \frac{V_M}{\sqrt{3}}$$

$$S^2 = A_0^2 + \sum_1^{\infty} \frac{A_K^2 + B_K^2}{2} = \sum_1^{\infty} \frac{A_K^2}{2}$$

$$\frac{V_M^2}{3} = \sum_1^{\infty} \frac{A_K^2}{2} = \frac{A_1^2}{2} + \frac{A_3^2}{2} + \sum_5^{\infty} \frac{A_K^2}{2}$$

$$V_{Crms}^2 = \frac{A_1^2}{2} + \frac{A_3^2}{2} = \frac{32V_M^2}{\pi^4} \left(1 + \frac{1}{9}\right)$$

da cui

$$V_{RMS} = \sqrt{\frac{320V_M^2}{9\pi^4}} = \frac{V_M}{3\pi^2} 8\sqrt{5}$$

Il valore efficace della componente eliminata dal filtro è ricavabile dalla espressione:

$$\sum_5^{\infty} \frac{A_K^2}{2} = \frac{V_M^2}{3} - \frac{A_1^2}{2} - \frac{A_3^2}{2} = \frac{V_M^2}{3} - \frac{320V_M^2}{9\pi^4} = V_M^2 \left(\frac{1}{3} - \frac{320}{9\pi^4} \right)$$

E9

Per il segnale presentato nell'esempio n. 7 ricavare gli spettri A_k e B_k nell'ipotesi che si abbia: $V_M=10V$, $f=10KHz$, $d=20\%$

E10

Un circuito RL con $R=5 \Omega$ e $L=20mH$ connesse in serie è alimentato da un generatore v dato dall'espressione : $v = 100 + 50 \sin \omega t + 25 \sin 3\omega t$ con $\omega = 500 \text{ rad/sec}$. ricavare l'espressione della corrente circolante; tracciare gli spettri di v e di i ; calcolare le potenze P , Q , A , D .

E11

Determinare le espressioni analitiche dei coefficienti dello sviluppo in serie di Fourier esponenziale delle forme d'onda degli esempi 1, 2, 3, 4, 5.

Esercizio n. 12

Al segnale dell'esempio 4 viene aggiunta una componente continua pari a V_M ; scrivere la nuova espressione del suo sviluppo in serie e calcolare la nuova espressione del valore efficace.

Onda triangolare pari di periodo T , frequenza f e valore massimo positivo V_M e negativo $-V_M$

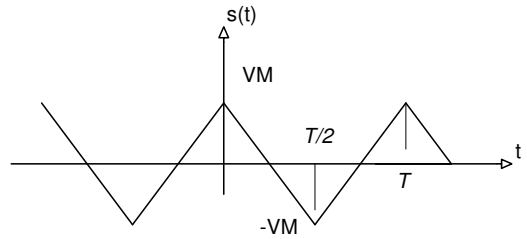
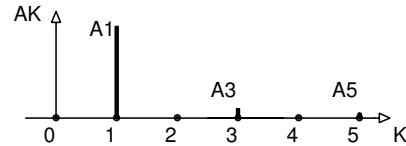


fig. 7 Esempio di onda triangolare pari



Spettro onda triangolare

$$s_1(t) = V_M + s(t) = V_M + \frac{8V_M}{\pi^2} \left[\cos \omega t + \frac{1}{3^2} \cos 3\omega t + \frac{1}{5^2} \cos 5\omega t + \frac{1}{7^2} \cos 7\omega t + \dots \right]$$

il suo valore efficace inoltre è calcolabile attraverso il teorema di Parseval:

$$S_1^2 = A_0^2 + \sum_1^{\infty} \frac{A_K^2 + B_K^2}{2} = A_0^2 + S^2 = V_M^2 + \frac{V_M^2}{3} = \frac{4}{3} V_M^2$$

da cui risulta:

$$S_{1rms} = \frac{2}{\sqrt{3}} V_M$$

E13

Un segnale triangolare (esempio n. 4) con $V_M=10V$ $f=4KHz$ alimenta un filtro Passa Banda con $f_{ti}=10KHz$ e $f_{ts}=18KHz$. Il guadagno del filtro è pari ad 1 nella banda di trasparenza. Calcolare il valore efficace del segnale in uscita al filtro.

E14

Un bipolo non lineare quadratico il cui funzionamento è completamente descritto dalla relazione: $i(t)=k v(t)^2$ con $k=0,2$ è alimentato da una tensione del tipo: $v(t) = 100 \sin \omega t + 10 \sin 2 \omega t$ con $\omega=2\pi f$ $f=1KHz$ ricavare lo spettro della corrente $i(t)$.

E15

In un circuito ohmico induttivo se la tensione di alimentazione è data dall'espressione $v=V_M \sin \omega t$ la corrente è espressa dalla formula $i=I_M \sin(\omega t - \varphi)$. Calcolare l'espressione analitica del valore medio del prodotto $v \cdot i$ (valori istantanei). Disegnare un semplice schema a blocchi di un wattmetro elettronico.

$$p(t) = V_M \sin \omega t \cdot I_M \sin(\omega t - \varphi) = V_M I_M (\sin^2 \omega t \cdot \cos \varphi - \cos \omega t \cdot \sin \varphi)$$

$$p(t) = \frac{V_M I_M \cos \varphi}{2} (1 - \cos 2\omega t) - V_M I_M \sin \varphi \cdot \cos \omega t$$

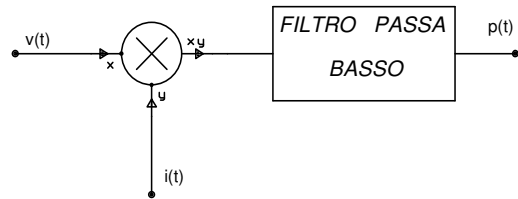
da cui deriva:

$$[p(t)]_m = \frac{V_M I_M \cos \varphi}{2} = VI \cos \varphi$$

essendo com'è noto:

$$[\cos 2\omega t]_m = 0$$

$$[\cos \omega t]_m = 0$$



Schema a blocchi funzionale di un Wattmetro elettronico

E16

In un circuito ohmico induttivo se la tensione di alimentazione è data dall'espressione $v = V_M \sin \omega t$ la corrente è espressa dalla formula $i = I_M \sin(\omega t - \varphi)$. Calcolare l'espressione analitica del valore medio del prodotto $v_2 \cdot i$ (valori istantanei). La tensione v_2 è sfasata in ritardo rispetto a v di 90 gradi.

$$v_2(t) = V_M \sin(\omega t - 90) = -V_M \cos \omega t$$

$$v_2(t) \cdot i(t) = -V_M \cos \omega t \cdot I_M \sin(\omega t - \varphi) = -V_M I_M (\sin \omega t \cdot \cos \omega t \cdot \cos \varphi - \cos^2 \omega t \cdot \sin \varphi)$$

$$v_2(t) \cdot i(t) = \frac{V_M I_M \sin \varphi}{2} (1 + \cos 2\omega t) - V_M I_M \cos \varphi \cdot \cos \omega t \cdot \sin \omega t$$

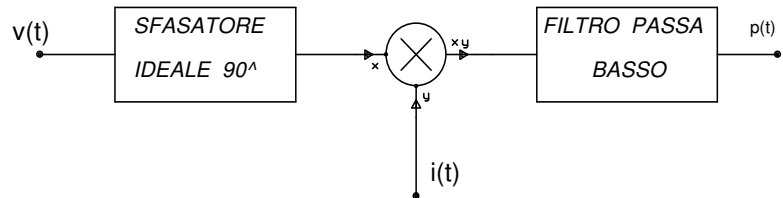
da cui deriva:

$$[v_2(t) \cdot i(t)]_m = \frac{V_M I_M \sin \varphi}{2} = VI \sin \varphi$$

essendo com'è noto:

$$[\cos 2\omega t]_m = 0$$

$$[\cos \omega t]_m = 0$$



Schema a blocchi funzionale di un Varmetro elettronico