

電子雑音の三角波整形増幅器 に対する応答

初版: June 23, 2020

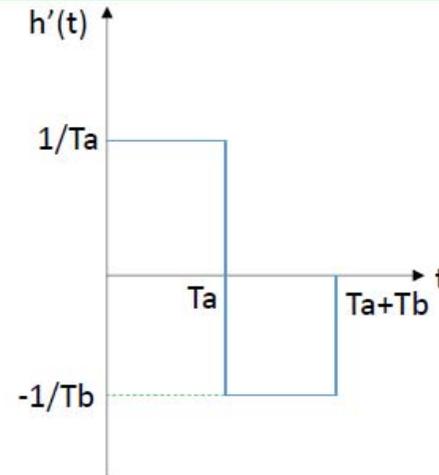
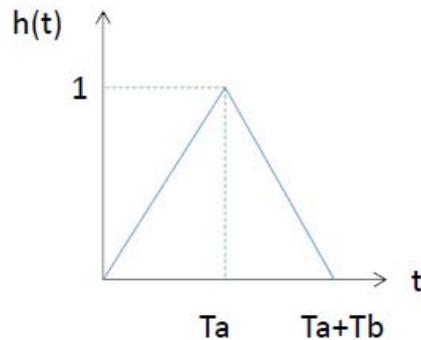
改訂1: June 25, 2020

宇宙科学研究所

池田 博一

 三角波形に対する応答

三角波形のインパルスレスポンスに対してp14に記載した周波数領域での積分を実行することは、煩雑であるが、時間領域での積分であれば初等的な積分で評価することができる。



$$\begin{aligned} \frac{1}{2} \int_0^{\infty} h^2(t) dt &= \frac{1}{2} \int_0^{T_a} (t/T_a)^2 dt + \frac{1}{2} \int_{T_a}^{T_a+T_b} \left(1 - \frac{t-T_a}{T_b}\right)^2 dt \\ &= \frac{1}{6}(T_a + T_b) \end{aligned}$$

\$T_a, T_b\$ に比例するという特徴を有する。

$$\begin{aligned} \frac{1}{2} \int_0^{\infty} (h'(t))^2 dt &= \frac{1}{2} \int_0^{T_a} (1/T_a)^2 dt + \frac{1}{2} \int_{T_a}^{T_a+T_b} (1/T_b)^2 dt \\ &= \frac{1}{2}(1/T_a + 1/T_b) \end{aligned}$$

\$1/T_a, 1/T_b\$ に比例するという特徴を有する。

ここまでは、とても簡単なのだが、\$1/f\$ の取り扱いに困難があったと思っていた。

「三角波形は、矩形波のコンボリューションで表すことができる。
そうするとフーリエ変換も簡単にできる」、という情報処理技術の常識があることが分かった。

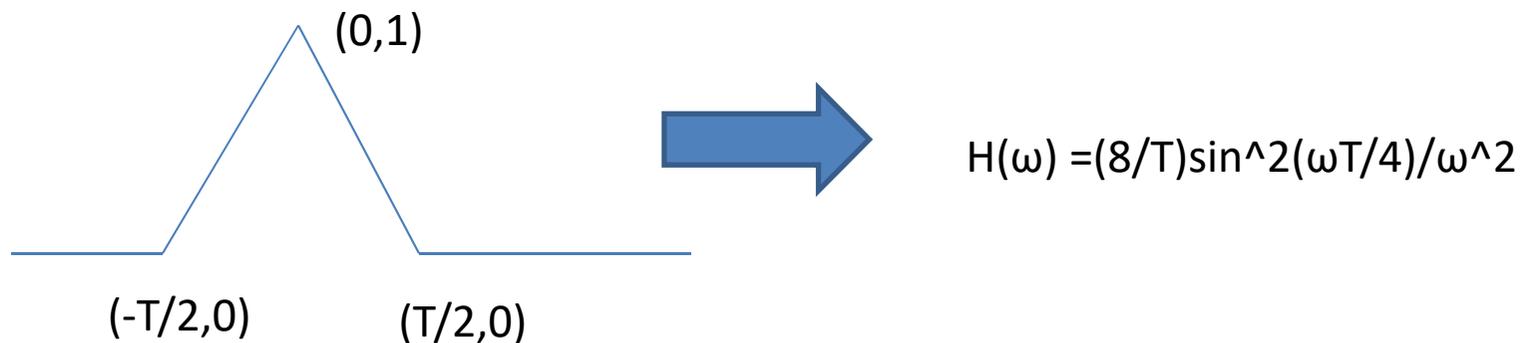
Definitions [\[edit \]](#)

The most common definition is as a piecewise function:

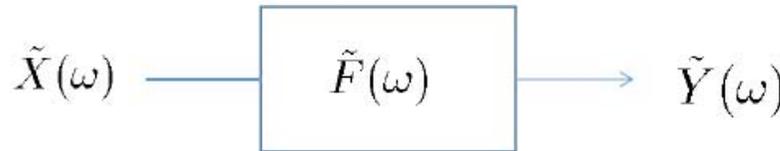
$$\begin{aligned} \text{tri}(x) &= \Lambda(x) \stackrel{\text{def}}{=} \max(1 - |x|, 0) \\ &= \begin{cases} 1 - |x|, & |x| < 1; \\ 0 & \text{otherwise.} \end{cases} \end{aligned}$$

Equivalently, it may be defined as the convolution of two identical unit rectangular functions:

$$\begin{aligned} \text{tri}(x) &= \text{rect}(x) * \text{rect}(x) \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \text{rect}(x - \tau) \cdot \text{rect}(\tau) d\tau. \end{aligned}$$



フーリエ変換



$$\tilde{X}(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} \exp(-j\omega t) X(t) dt$$

$$\tilde{Y}(\omega) = \tilde{F}(\omega) \tilde{X}(\omega)$$

コンボリューション -----> 積に置き換わる

パワー積分

$\tilde{F}(\omega), F(t)$ が二乗可積分であれば

Parsevalの定理

$$\int_{-\infty}^{\infty} |F(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |\tilde{F}(\omega)|^2 d\omega$$

when $F(t) = 0$ for $t < 0$

$$\frac{1}{2} \int_0^{\infty} |F(t)|^2 dt = \int_0^{\infty} |\tilde{F}(\omega)|^2 d\omega$$

$\omega \tilde{F}(\omega), F'(t)$ が二乗可積分であれば

$$\frac{1}{2} \int_0^{\infty} |F'(t)|^2 dt = \int_0^{\infty} \omega^2 |\tilde{F}(\omega)|^2 d\omega$$

Ω が偶関数であることを用いている。

前のページのH(omega)を用いてパワー積分が一致することを確認することができる。

必要な積分は、

$\sin^4(x)/x^4$ の $[0, \infty)$ --- $\gg \pi/3$ になることと
 $\sin^4(x)/x^2$ の $[0, \infty)$ --- $\gg \pi/4$ になることをもちいれればよい。

さて $1/f$ のところは、

$\omega T/4$ --- $\gg x$ と積分変数を代えてあげると

$Cd^2 * Kf^4 \sin^4(x)/x^3$ を $[0, \infty)$ で積分すればよいことになる。

$\sin^4(x)/x^3$ の積分は、mathlabのintで実行すると2/3が返ってくるのだが、Trapzで数値積分を試したところ $\ln 2$ が正解であることが分かった。

Kf^2 とあったところを Kf に修正した。

別途実時間領域で無理やり積分を実行すると $4\ln 2$ を再現することができていた。
 “at home”での成果。

$Cd^2 \cdot \omega^2$ がぬけている

1/f雑音の時間領域での評価方法が問題となるが、1/f雑音については、時間領域での評価方式の方が、一般的には、むしろ複雑である。

評価すべき積分は、

$$\begin{aligned} \int_0^\infty \frac{K_f}{f} |H(\omega)|^2 df &= \int_0^\infty d\tau_1 h(\tau_1) \int_0^\infty d\tau_2 h(\tau_2) \int_0^\infty d\omega K_f \omega e^{-i(\tau_1 - \tau_2)\omega} \\ &= \int_0^\infty d\tau_1 \int_0^\infty d\tau_2 K_f C_D^2 h'(\tau_1) h(\tau_2) \int_0^\infty d\omega \frac{1}{i} e^{-i(\tau_1 - \tau_2)\omega} \end{aligned}$$

である。第二式においては、 τ_1 について部分積分を行った。 ω についての積分は、超関数を含む形で、

$$\int_0^\infty d\omega \frac{1}{i} e^{-i(\tau_1 - \tau_2)\omega} = -\text{vp}\left\{\frac{1}{\tau_1 - \tau_2}\right\} - i\pi\delta(\tau_1 - \tau_2)$$

のように表せることが知られている。 $\text{vp}\left\{\frac{1}{x}\right\}$ は、この関数を被積分関数とするときには、原点の近傍を除外して積分すべきこと（これを「主値積分」という。）を表している。

δ 関数に関する部分について着目すると、

$$\begin{aligned} \int_0^{\infty} d\tau_1 \int_0^{\infty} d\tau_2 K_f C_D^2 h'(\tau_1) h(\tau_2) \{-i\pi\delta(\tau_1 - \tau_2)\} &= -i\pi \int_0^{\infty} d\tau K_f C_D^2 h'(\tau) h(\tau) \\ &= 0 \end{aligned}$$

となるから、結局、

$$I_f = - \int_0^{\infty} d\tau_1 \int_0^{\infty} d\tau_2 K_f C_D^2 h'(\tau_1) h(\tau_2) \text{vp}\left\{\frac{1}{\tau_1 - \tau_2}\right\}$$

$$^{46} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-i\omega\tau} d\tau = \delta(\omega) \text{ である。}$$

主値積分に注意しながら、積分を実行していくと、最後のところで $2*(1-x)\ln(1/x^2-1)$ を $[0,1]$ で積分することになったのだが、これが $4\ln 2$ を与える。mathlabも、これに対しては正しい値を返してくれた。

ということで、先の積分は $4\ln 2$ でよさそうである。
 $\sin^4(x)/x^3$ の積分が何者なのかいまだ不明です、わかったら教えてください。

Appendix1: 非対称三角波に対する雑音応答

$H(\omega) = (1/(\omega^2 T_a T_b)) * (T_a + T_b - T_a * \exp(-i\omega T_b) - T_b * \exp(i\omega T_a))$
までは良いのだが、 $|H(\omega)|^2$ を整理するのが厄介である。

結局

$$|H(\omega)|^2 = (4/\omega^4) * [\{ (1/T_b) * \sin(\omega T_b/2) - (1/T_a) * \sin(\omega T_a/2) \}^2 + (4/(T_a T_b)) * \sin(\omega T_a/2) * \sin(\omega T_b/2) * \sin^2(\omega(T_a + T_b)/4)]$$

と整理できる。 $T_a = T_b = T/2$ のときに第3ページの $H(\omega)$ のパワーに一致することも確認できる。

$\eta = T_a/(T_a + T_b)$ 、 $T = T_a + T_b$ として、さらに $\omega^2 C_d^2 K_f / f$ も含めてもう一度整理すると

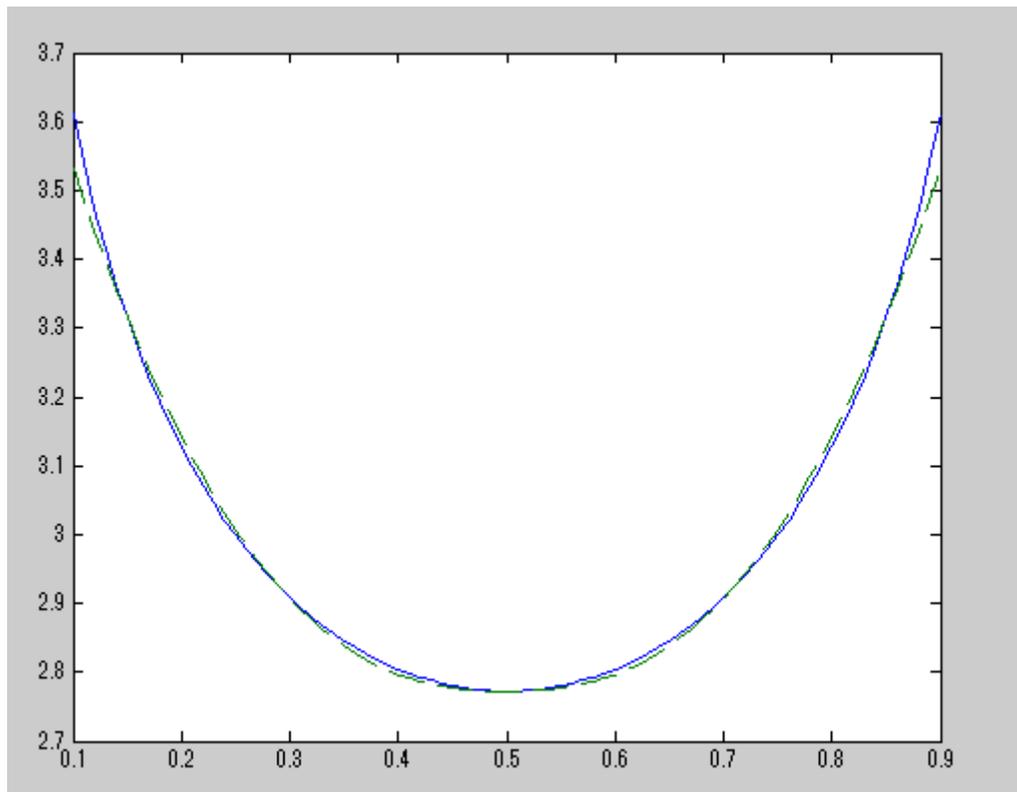
$$(\omega^2 C_d^2 K_f / f) * |H(\omega)|^2 df =$$

$$C_d^2 K_f * (1/x^3) * [\{ (1/(1-\eta)) \sin((1-\eta)x) - (1/\eta) * \sin(\eta x) \}^2$$

$$+ (4/(\eta(1-\eta))) * \sin(\eta x) * \sin((1-\eta)x) * \sin^2(x/2)] dx$$

$\eta = 0.5$ のときには、 $x/2 \rightarrow x$ と変換すれば、
第5ページ目の積分に一致することが分かる

そこで、 Cd^2Kf の因子を除いて、数値積分を実行してみると下図(実線)のようである。



横軸は、 η である。

破線は、
 $4\ln 2 + 7.5 * |\eta - 0.5|^{2.5}$
; 実用的には使えそう!

Appendix 2. CR-RCフィルターとの比較

	i_n^2	v_n^2	$1/f$
CR-RC	$(e^2/8)*T_p$	$(e^2/8)/T_p$	$e^2/2$
Triangular	$(1/(6\eta))*T_p$	$(1/(2*(1-\eta)))/T_p$	$4\ln 2$ (min at $\eta=0.5$)

$\eta = 0.5$ として数値を入れてみると

	i_n^2	v_n^2	$1/f$
CR-RC	$0.9236*T_p$	$0.9236/T_p$	3.6953
Triangular	$0.3333*T_p$	$1./T_p$	2.7726

三角波整形は、シリーズ雑音に対してはCR-RCとほぼ同等だが、
 パラレル雑音、フリッカー雑音に対しては優位である。

以上