

Алгоритмы обработки данных с МЭМС-датчиков в ИС

Некоторые особенности цифрового Фурье-анализа

Соловьев А. В.

ПетрГУ – КИИСиФЭ

(Rev. 2016 07 09)

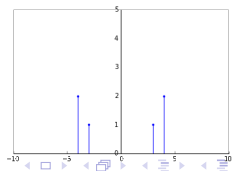
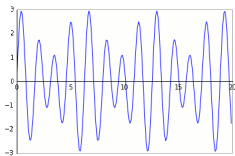
Преобразование Фурье

Сигнал может быть описан в пространстве времени функцией $f(x)$ либо в пространстве частот её Фурье-образом $\hat{f}(w)$:

$$\hat{f}(w) = \mathfrak{F}\{f(x)\} = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} f(x)e^{-iwx} dx$$

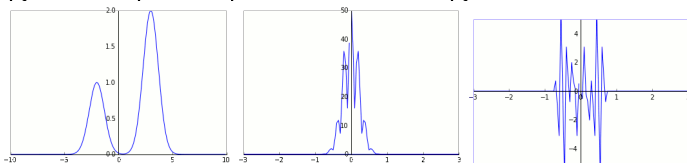
$$f(x) = \mathfrak{F}^{-1}\{\hat{f}(w)\} = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} \hat{f}(w)e^{iwx} dw$$

Описание сигнала в пространстве частот означает, что он представляется суммой гармонических колебаний.



Некоторые свойства Фурье-преобразования

- ▶ Ф.О. – комплексная функция ($a + ib = \rho e^{i\phi}$, $\rho = \sqrt{a^2 + b^2}$, $\phi = \arctg \frac{b}{a}$)
- ▶ Для вещественного оригинала: модуль образа – чётная функция, фаза образа – нечётная функция

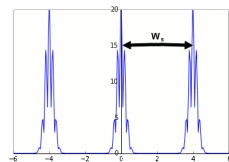
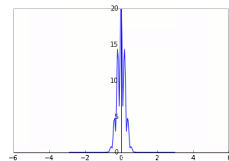
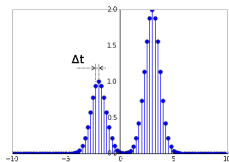
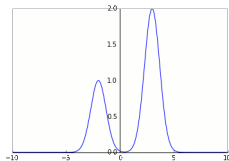


- ▶ Для оригинала, ограниченного по времени, образ не ограничен по частоте («бесконечный»)



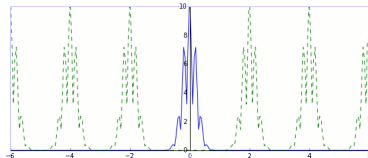
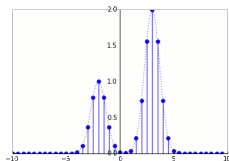
Ф.О. дискретного сигнала

Для дискретного сигнала Фурье-изображение является периодической функцией с периодом $\omega_s = \frac{2\pi}{\Delta t}$, равной (с точностью до множителя) бесконечной сумме копий Ф.О. аналогового сигнала, сдвинутых друг относительно друга на частоту дискретизации ω_s .

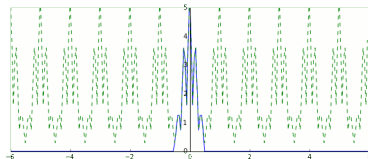
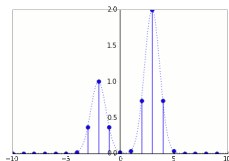


Алиасинг

Восстановление Ф.О. сигнала по дискретной последовательности возможно только если $w_s \geq 2w_{hi}$:

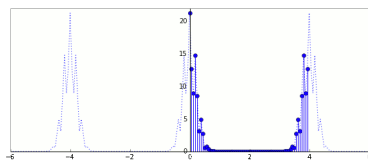
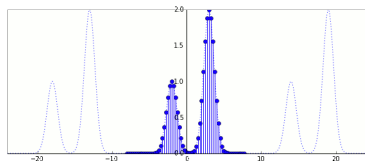


В противном случае наблюдается искажение, называемое *алиасингом* (aliasing).



ДПФ дискретного сигнала

ДПФ определено для периодической последовательности. При применении ДПФ к конечной последовательности длины N отсчётов, считается, что она представляет собой один период периодической последовательности с периодом N отсчётов.



Значения ДПФ соответствуют отсчётам непрерывного Ф.О. (с точностью до множителя) дискретной последовательности на периоде w_s с интервалом Δw при соблюдении условий теоремы Котельникова.

Теорема Котельникова

Во временной области: восстановление сигнала с финитным спектром ширины $2f_{hi}$ по его отсчётам возможно, если отсчёты следуют с шагом по времени не более $\Delta t = \frac{1}{f_s} = \frac{1}{2f_{hi}}$.

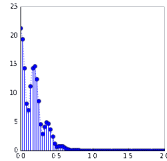
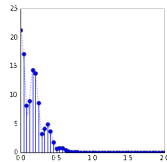
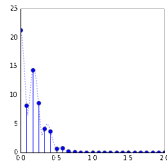
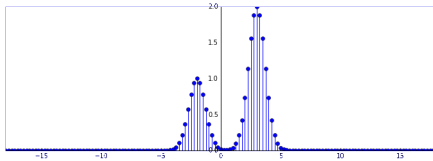
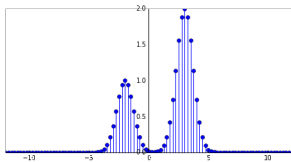
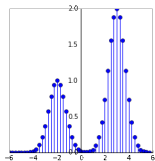
В частотной области: восстановление Ф.О. сигнала по его отсчётам ДПФ возможно для дискретного сигнала длительности $T = N\Delta t$ и шаге по частоте $\Delta f = \frac{1}{T} = \frac{1}{N\Delta t}$

Следствие: разрешение по частоте в ДПФ зависит от длины последовательности:

$$\Delta f = \frac{f_s}{N}$$

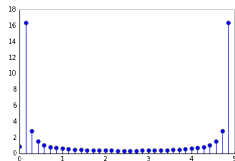
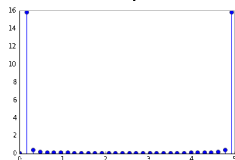
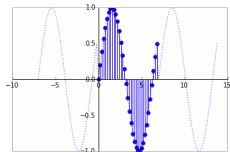
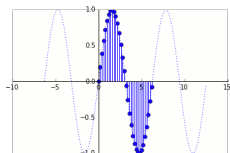
Для улучшения различения близко расположенных гармоник достаточно дополнить исходную последовательность нулями.

Разрешение по частоте



Растекание спектра

При вычислении ДПФ предполагается, что преобразуемый ряд – периодический, и обрабатываемая конечная последовательность представляет его 1 период. Если в этом ряду \exists гармоника с частотой f_i (не кратная Δf), для которой на период ряда $N\Delta t$ укладывается нецелое число периодов этой гармоники, наблюдается *эффект растекания спектра*.



Для уменьшения эффекта применяют окна.