Analisis Fourier Bagian Empat: Transformasi Fourier untuk Isyarat Waktu Kontinu (Lanjutan)

Sifat-Sifat Transformasi Fourier

Pada slide-slide berikut akan dibahas mengenai sifat-sifat
 Transformasi Fourier

Notasi $\mathcal{F}(x(t))$ mengindikasikan transformasi Fourier dari x(t)

Notasi $\mathcal{F}^{-1}(X(j\omega))$ mengindikasikan invers transformasi Fourier dari $X(j\omega)$

Sedangkan notasi

$$x(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} X(j\omega)$$

Mengindikasikan adanya hubungan pasangan transformasi Fourier antara x(t) dan $X(j\omega)$

Sifat-Sifat Transformasi Fourier: 1. Linearitas

Jika diketahui bahwa

$$x_1(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} X_1(j\omega)$$

$$x_2(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} X_2(j\omega)$$

Maka berlaku

$$ax_1(t) + bx_2(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\leftrightarrow} aX_1(j\omega) + bX_2(j\omega)$$

Pembuktian:

Jelas dari pernyataan di atas bahwa

$$X_1(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x_1(t)e^{-j\omega t}dt \, \operatorname{dan} \, X_2(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x_2(t)e^{-j\omega t}dt$$

Sifat-Sifat Transformasi Fourier: 1. Linearitas

Apabila
$$x(t) = ax_1(t) + bx_2(t)$$
 maka
$$\mathcal{F}\{x(t)\} = X(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt$$

$$X(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} [ax_1(t) + bx_2(t)]e^{-j\omega t}dt$$

$$= a \int_{-\infty}^{\infty} x_1(t)e^{-j\omega t}dt + b \int_{-\infty}^{\infty} x_2(t)e^{-j\omega t}dt$$

Dengan demikian diperoleh:

$$X(j\omega) = aX_1(j\omega) + bX_2(j\omega)$$

Diketahui sinyal $x(t) = e^{-at}u(t), \quad a > 0$

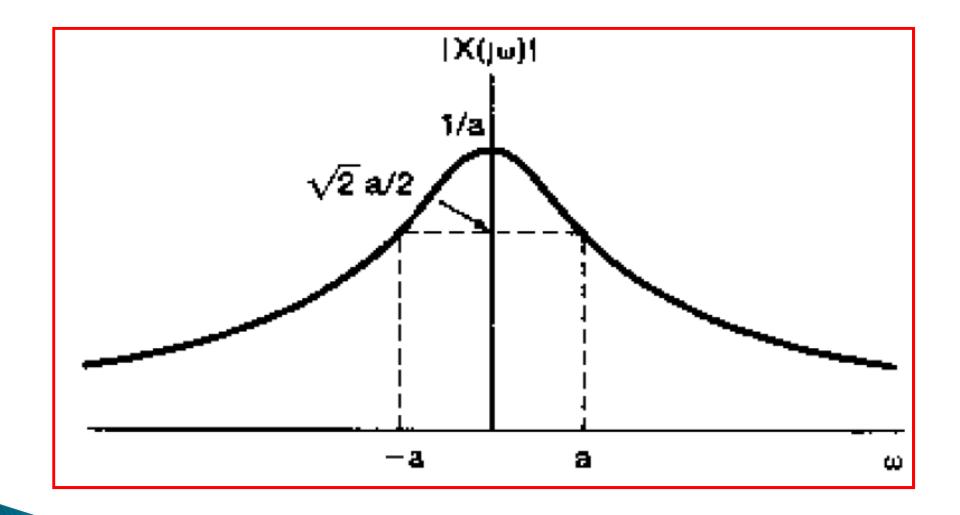
Maka

$$X(j\omega) = \int_0^\infty e^{-at} e^{-j\omega t} dt = -\frac{1}{a+j\omega} \left. e^{-(a+j\omega)t} \right|_0^\infty$$

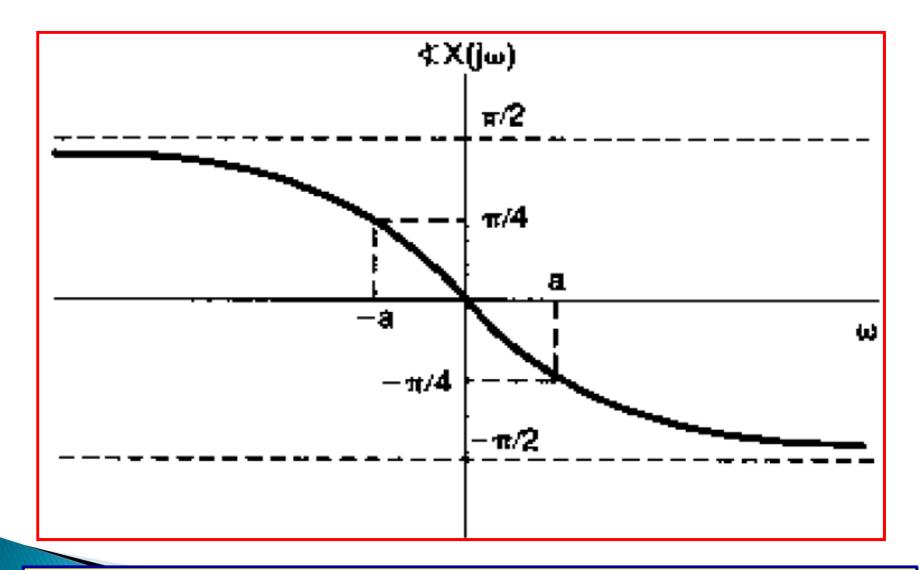
$$X(j\omega) = \frac{1}{a+j\omega}, \quad a > 0.$$

Berhubung $X(j\omega)$ bernilai kompleks maka untuk memplot $X(j\omega)$, kita perlu memecahnya menjadi komponen magnitude dan fase.

$$|X(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{a^2 + \omega^2}}, \quad \angle X(j\omega) = -\tan^{-1}\left(\frac{\omega}{a}\right)$$



Diambil dari Signal and Systems 2nd Edition by Oppenheim Page 291



Diambil dari Signal and Systems 2nd Edition by Oppenheim Page 291

Bagaimana jika akan dicari: Fourier Transform dari

$$y(t) = u(t)[ae^{-\alpha t} + be^{-\beta t}], \quad \alpha, \beta > 0$$

$$Y(j\omega) = a \int_0^\infty e^{-\alpha t} e^{-j\omega t} dt + b \int_0^\infty e^{-\beta t} e^{-j\omega t} dt$$
$$= -\frac{a}{\alpha + j\omega} e^{-(\alpha + j\omega)t} \Big|_0^\infty - \frac{b}{\beta + j\omega} e^{-(\beta + j\omega)t} \Big|_0^\infty$$

$$Y(j\omega) = \frac{a}{\alpha + j\omega} + \frac{b}{\beta + j\omega}, \quad \alpha, \beta > 0$$

- Tampak pada Contoh di atas kita sebetulnya bisa memberlakukan sifat linearitas.
- Pada <u>awal</u> Contoh 1, kita telah mengidentifikasikan bahwa

$$e^{-at}u(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\leftrightarrow} \frac{1}{a+j\omega}$$
, dengan $a > 0$

Dengan cara yang sama bisa didapatkan

$$e^{-\alpha t}u(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\leftrightarrow} \frac{1}{\alpha + j\omega}$$
, dengan $\alpha > 0$

$$e^{-\beta t}u(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\leftrightarrow} \frac{1}{\beta + j\omega}, \text{ dengan } \beta > 0$$

Dengan memanfaatkan sifat linearitas, maka jelas bahwa
 Fourier Transform bagi

$$y(t) = u(t)[ae^{-\alpha t} + be^{-\beta t}], \quad \alpha, \beta > 0$$

• Bisa dituliskan sebagai (sama dengan jawaban yang telah diperoleh).

$$y(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\leftrightarrow} Y(j\omega) = \frac{a}{\alpha + j\omega} + \frac{b}{\beta + j\omega}, \quad \alpha, \beta > 0$$

Jika diketahui bahwa

$$x(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} X(j\omega)$$

Maka berlaku bahwa

$$x(t-t_0) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} e^{-j\omega t_0} X(j\omega)$$

Pembuktian:

 Kita bisa meninjau formula Invers Transformasi Fourier (Persamaan Sintesis)

$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega)e^{j\omega t} d\omega \quad (1)$$

Apabila kita substitusi t dengan $t - t_0$ pada persamaan sintesis (1) di atas diperoleh:

$$x(t - t_0) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega) e^{j\omega(t - t_0)} d\omega$$
$$= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega) e^{j\omega t} e^{-j\omega t_0} d\omega$$
$$= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \left\{ e^{-j\omega t_0} X(j\omega) \right\} e^{j\omega t} d\omega \quad (2)$$

Kita perhatikan standar persamaan sintesis untuk
 Transformasi Fourier (1) dan bandingkan hasil di atas dengan (1)

Maka jelas bahwa (2) merupakan persamaan sintesa bagi $x(t-t_0)$. Dengan demikian, benar bahwa:

$$x(t-t_0) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} e^{-j\omega t_0} X(j\omega)$$

Selain cara di atas kita juga bisa menghitung solusi persamaan analisis (Transformasi Fourier) untuk $x(t - t_0)$:

$$\mathcal{F}(x(t-t_0)) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t-t_0)e^{-j\omega t}dt$$
$$= \int_{-\infty}^{\infty} x(t-t_0)e^{-j\omega(t-t_0)}e^{-j\omega t_0}dt$$

Iika kita misalkan $u=t-t_0$ maka diperoleh bahwa du=dt mengingat t_0 adalah konstanta. Dengan demikian

$$\mathcal{F}(x(t-t_0)) = e^{-j\omega t_0} \int_{-\infty}^{\infty} x(t-t_0)e^{-j\omega(t-t_0)}dt$$
$$= e^{-j\omega t_0} \int_{-\infty}^{\infty} x(u)e^{-j\omega u}du = e^{-j\omega t_0}X(j\omega)$$

Dengan demikian, benar bahwa:

$$\mathcal{F}\left\{x(t-t_0)\right\} = e^{-j\omega t_0}X(j\omega)$$

Sifat-Sifat Transformasi Fourier: 3. Konjugasi

• Jika Transformasi Fourier dari x(t) diberikan oleh X(jω) atau

$$x(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} X(j\omega)$$

Maka Transformasi Fourier dari $x^*(t)$ diberikan oleh $X^*(-j\omega)$ atau

$$x^*(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\leftrightarrow} X^*(-j\omega)$$

Pembuktian:

Sifat ini diperoleh dengan melakukan operasi complex conjugate pada kedua ruas persamaan.

Sifat-Sifat Transformasi Fourier: 3. Konjugasi

Sehingga diperoleh:

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

$$X^*(j\omega) = \left[\int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt \right]^* = \int_{-\infty}^{\infty} x^*(t)e^{j\omega t}dt$$

• Menggantikan ω dengan $-\omega$ => Diperoleh:

$$X^*(-j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x^*(t)e^{-j\omega t}dt$$

Sifat-Sifat Transformasi Fourier: 3. Konjugasi

Jika persamaan di atas kita bandingkan dengan persamaan standar Transformasi Fourier (Persamaan Analisis) berikut:

$$X(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt \quad (3)$$

Maka jelas bahwa $X^*(-j\omega)$ adalah hasil Transformasi Fourier dari $x^*(t)$. Dengan demikian benar bahwa:

$$x^*(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\leftrightarrow} X^*(-j\omega)$$
 jika $x(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\leftrightarrow} X(j\omega)$

Sifat-Sifat Transformasi Fourier: 4. Conjugate Symmetry

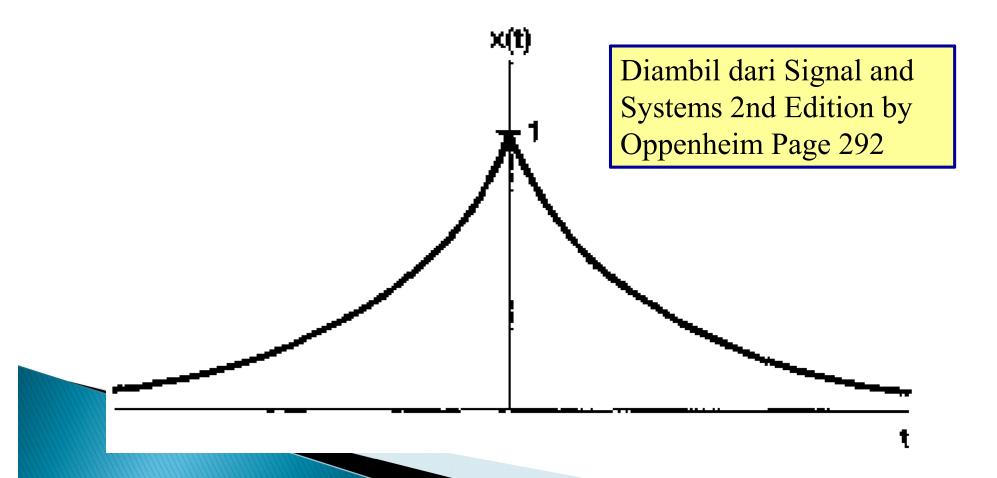
▶ Jika x(t) adalah isyarat real, $x(t) \in \mathbb{R}$, maka $X(-j\omega) = X^*(j\omega)$

Pembuktian:

$$X^*(j\omega) = \left(\int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt\right)^* = \int_{-\infty}^{\infty} \left(x(t)e^{-j\omega t}dt\right)^*$$
$$= \int_{-\infty}^{\infty} x^*(t)e^{+j\omega t}dt = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{+j\omega t}dt = X(-j\omega)$$
$$\text{karena} \quad x(t) \in \mathbb{R}$$

▶ Tentukan Transformasi Fourier bagi isyarat (lihat gambar):

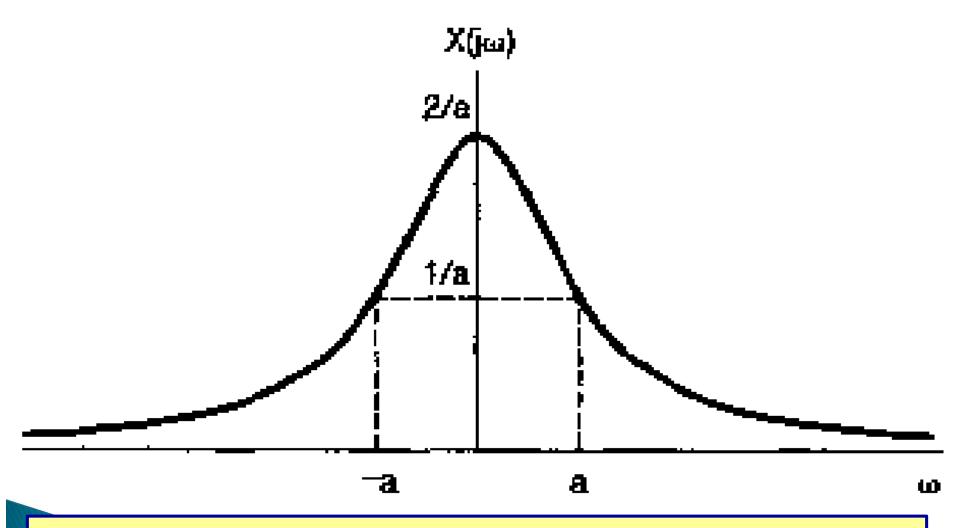
$$x(t) = e^{-a|t|}, \quad a > 0$$



 \blacktriangleright Kita bisa mengaplikasikan operasi transformasi Fourier (persamaan analisis (3)) pada x(t)

$$X(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-a|t|}e^{-j\omega t}dt$$
$$= \int_{-\infty}^{0} e^{at}e^{-j\omega t}dt + \int_{0}^{\infty} e^{-at}e^{-j\omega t}dt$$
$$= \frac{1}{a-j\omega} e^{(a-j\omega)t}\Big|_{-\infty}^{0} + \frac{1}{-(a+j\omega)} e^{-(a+j\omega)t}\Big|_{0}^{\infty}$$

$$X(j\omega) = \frac{1}{a - j\omega} + \frac{1}{a + j\omega} = \frac{2a}{a^2 + \omega^2}$$



Hasil Transformasi Fourier untuk Contoh 2 (Diambil dari Signal and Systems 2nd Edition by Oppenheim Page 292)

Sifat-Sifat Transformasi Fourier 5. Differensiasi

Jika $\mathcal{F}(x(t)) = X(j\omega)$ akan dicari $\mathcal{F}(g(t))$ di mana

$$g(t) = \frac{d}{dt}x(t)$$

Kita bisa mulai dengan persamaan invers Transformasi Fourier (Persamaan Sintesis (1)) dan melakukan derivatif terhadap kedua ruas persamaan tersebut.

$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega) e^{j\omega t} d\omega \quad (1)$$

$$g(t) = \frac{d x(t)}{dt} = \frac{1}{2\pi} \frac{d}{dt} \left[\int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega) e^{j\omega t} d\omega \right]$$

Sifat-Sifat Transformasi Fourier 5. Differensiasi

Dengan demikian,

$$g(t) = \frac{d x(t)}{dt} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega) \frac{d}{dt} e^{j\omega t} d\omega$$

$$g(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega) j\omega e^{j\omega t} d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} G(j\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

Tampak dari hasil di atas diperoleh bahwa

$$\mathcal{F}(g(t)) = G(j\omega) = j\omega X(j\omega)$$

$$\frac{d x(t)}{dt} \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} j\omega X(j\omega) \quad \text{jika} \quad x(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} X(j\omega)$$

$$x(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} X(j\omega)$$

Sifat-Sifat Transformasi Fourier 5. Differensiasi

Sifat differensiasi di atas merupakan sifat yang penting karena sifat tersebut memungkinkan dilakukannya substitusi terhadap operasi differensiasi di kawasan waktu dengan operasi perkalian dengan jω di kawasan frekuensi.

Sifat substitusi ini akan cukup bermanfaat saat Transformasi Fourier digunakan untuk melakukan analisis terhadap sistem Linear Time Invariant (LTI) yang direpresentasikan dengan persamaan differensial.

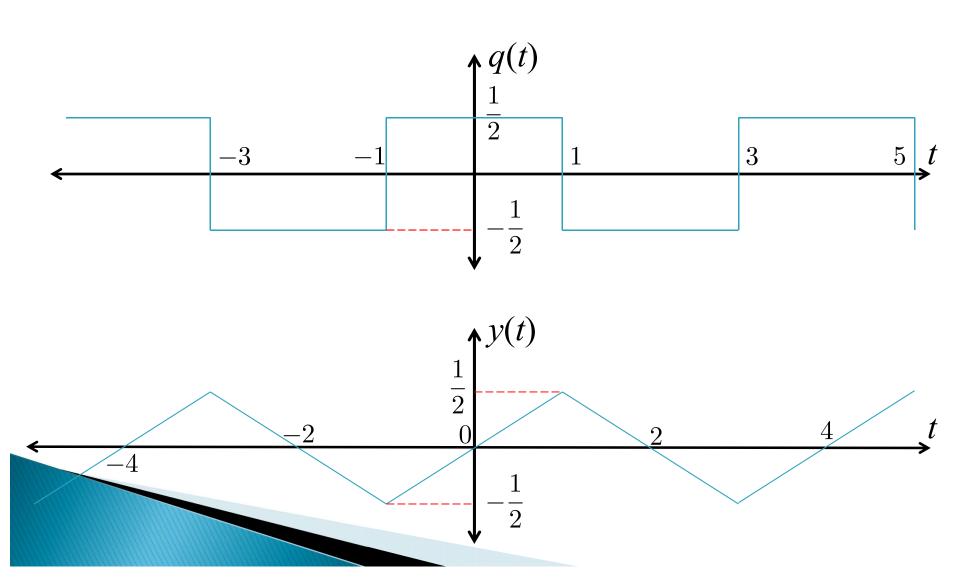
Jika $\mathcal{F}(x(t)) = X(j\omega)$ akan dicari $\mathcal{F}(g(t))$ di mana

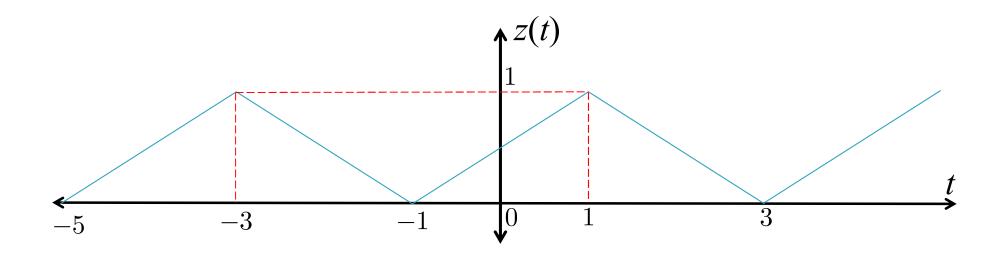
$$g(t) = \int_{-\infty}^{t} x(\tau)d\tau$$

Jawab:
$$\mathcal{F}(g(t)) = \frac{1}{j\omega}X(j\omega) + \pi X(0)\delta(\omega)$$

Secara intuitif, kemunculan faktor 1/(*j*ω) di kawasan frekuensi saat terjadi integrasi di kawasan waktu cukup masuk akal mengingat proses integrasi adalah lawan dari proses differensiasi.

- Sedangkan proses differensiasi di kawasan waktu diikuti dengan munculnya perkalian dengan faktor $j\omega$ di kawasan frekuensi.
- Yang mungkin mengundang tanya adalah munculnya faktor konstan $\pi X(0)\delta(\omega)$.
- Kemunculan faktor konstan ini ekivalen dengan munculnya faktor konstan pada saat kita melakukan integral tak tentu.
- Hal ini karena ada lebih dari satu fungsi isyarat yang memiliki derivatif yang sama





- Sebagai contoh, pada ketiga gambar di atas, hasil derivative dari fungsi z(t) maupun y(t) adalah fungsi yang sama yaitu q(t).
- Hal ini karena fungsi z(t) dan y(t) hanya berbeda dengan faktor konstan (berbeda komponen DC).

- Munculnya faktor konstan $\pi X(0)\delta(\omega)$ di kawasan frekuensi saat kita melakukan proses integrasi di kawasan waktu tidak lain untuk memperhitungkan keberadaan komponen Direct Current (DC) yang mungkin muncul di atas.
- Perhatikan bahwa $\delta(\omega)$ akan bernilai 1 jika $\omega=0$ => Nilai $\pi X(0)$ pada $\pi X(0)\delta(\omega)$ menggambarkan besarnya kontribusi energi pada komponen frekuensi $\omega=0$ (energi isyarat konstan atau komponen DC) di dalam isyarat di kawasan waktu.

► Jika $\mathcal{F}(x(t)) = X(j\omega)$ dan akan dicari $\mathcal{F}(x(at))$ dengan $a \neq 0$, maka bisa dituliskan:

$$\mathcal{F}(x(at)) = \int_{-\infty}^{\infty} x(at)e^{-j\omega t}dt$$

- Kemudian perkenalkan $\tau = at$ yang jika dikenakan operasi derivative menghasilkan $d\tau = a dt$.
- Kita akan evaluasi kasus dengan nilai a > 0 dan a < 0.

• Untuk a > 0, diperoleh:

$$\mathcal{F}(x(at)) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \frac{1}{a} e^{-j\frac{\omega}{a}at} d\tau$$

$$= \frac{1}{a} \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) e^{-j\frac{\omega}{a}\tau} d\tau = \frac{1}{a} X\left(j\frac{\omega}{a}\right)$$

- Untuk a<0, maka karena $\tau = at$, τ akan berlawanan tanda dengan t.
- Akibatnya selang integral bagi τ berlawanan dengan selang integral bagi t.

• Untuk a < 0, diperoleh:

$$\mathcal{F}(x(at)) = \int_{+\infty}^{-\infty} x(\tau) \frac{1}{a} e^{-j\frac{\omega}{a}\tau} d\tau = -\frac{1}{a} \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) e^{-j\frac{\omega}{a}\tau} d\tau$$
$$= -\frac{1}{a} \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) e^{-j\frac{\omega}{a}\tau} d\tau = -\frac{1}{a} X \left(j\frac{\omega}{a} \right)$$

Untuk *a*<0 dan *a*>0 diperoleh:

$$\mathcal{F}(x(at)) = \left| \frac{1}{a} \right| X\left(j\frac{\omega}{a}\right)$$

Salah satu khusus adalah saat a = -1, dimana diperoleh:

$$\mathcal{F}(x(-t)) = X(-j\omega)$$

- Artinya saat kita membalik isyarat di kawasan waktu (pencerminan terhadap garis t = 0) maka otomatis kita juga akan membalik hasil transformasi Fourier atau representasi isyarat tersebut di kawasan frekuensi (terjadi pencerminan terhadap garis $\omega = 0$).
- ▶ Hal yang menarik lainnya adalah saat a > 1. Pada saat itu kita melakukan pemampatan (shrinking atau kompresi) terhadap isyarat.

- Misalnya, saat a = 2, maka ukuran isyarat menjadi lebih kecil (setengah dari ukuran semula).
- Sebaliknya pada kawasan frekuensi terjadi stretching (peregangan) karena hasil representasi frekuensi akan membesar menjadi a kali lipat saat a > 1, makin banyak komponen frekuensi lebih tinggi yang dilibatkan.
- Sebaliknya saat 0 < a < 1, kita melakukan peregangan (stretching) terhadap isyarat.
- Saat a = 0,5, ukuran isyarat menjadi lebih besar (dua kali ukuran semula)

- Sebaliknya pada kawasan frekuensi terjadi shrinking (pemampatan atau kompresi) karena hasil representasi frekuensi akan mengecil menjadi *a* x ukuran semula saat 0 < a < 1, makin banyak komponen frekuensi lebih tinggi yang tidak dilibatkan.
- Artinya terjadi relasi invers antara representasi isyarat di kawasan waktu dan di kawasan frekuensi.
- Kasus serupa akan muncul pada saat kita membaca sifat dualitas dari Transformasi Fourier.

Sifat-Sifat Transformasi Fourier 8. Duality

Ingat kembali formula persamaan sintesis dan persamaan analisis:

Transformasi Fourier

$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega) e^{j\omega t} d\omega$$
 Persamaan Sintesi Fourier Transform)

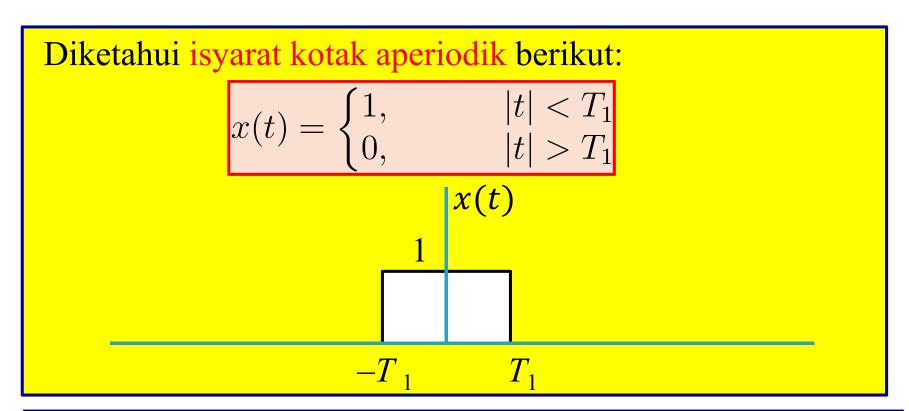
Persamaan Sintesis (Inverse

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

Persamaan Analisis (Fourier Transform)

Tampak bahwa bentuk kedua persamaan di atas mirip atau serupa walaupun tidak sama persis.

- Adanya kemiripan atau <u>hubungan simetris</u> antara <u>persamaan sintesis</u> dan <u>persamaan analisis</u> mengakibatkan Transformasi Fourier memiliki sifat yang disebut dengan <u>Duality</u>.
- Contoh yang bisa dipakai adalah:
 - Isyarat gelombang kotak di kawasan waktu dan transformasi Fouriernya di kawasan frekuensi.
 - Representasi gelombang kotak di kawasan frekuensi dan invers transformasi Fouriernya di kawasan waktu.
 - Untuk keperluan ini tinjau dua Contoh berikut ini.



• Fourier Transform untuk isyarat x(t) bisa dihitung dengan mengaplikasikan persamaan analisis (3) pada x(t):

$$X(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt = \int_{-T_1}^{T_1} e^{-j\omega t}dt$$

• Untuk kasus $\omega \neq 0$, diperoleh bahwa:

$$X(j\omega) = \frac{1}{-j\omega} \left[e^{-j\omega t} \right]_{-T_1}^{T_1} = \frac{2}{2j\omega} \left[e^{j\omega T_1} - e^{-j\omega T_1} \right]$$
$$= \frac{2\sin(\omega T_1)}{\omega}, \ \omega \neq 0$$

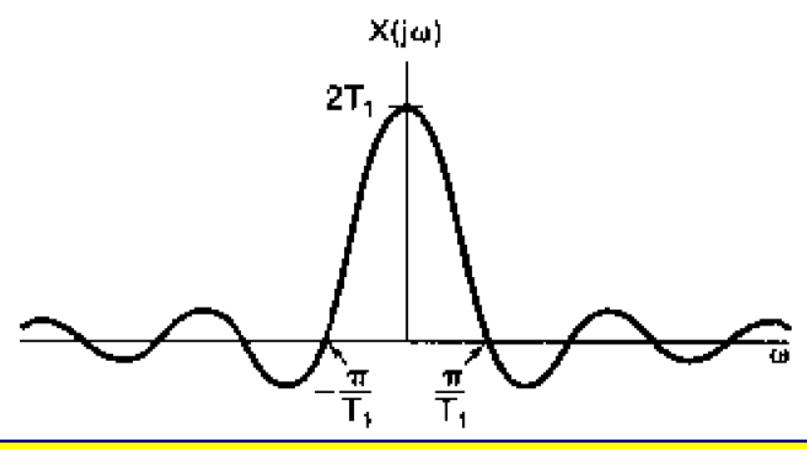
• Sedangkan untuk $\omega = 0$ diperoleh

$$X(0) = [X(j\omega)]_{\omega=0} = \left[\int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt \right]_{\omega=0}$$
$$= \int_{-\infty}^{\infty} x(t)dt = \int_{-T_1}^{T_1} dt = 2T_1$$

Dengan demikian, bisa disimpulkan bahwa spektrum frekuensi bagi x(t) (representasi x(t) di kawasan frekuensi) diberikan oleh:

$$X(j\omega) = \begin{cases} 2T_1, & \text{untuk } \omega = 0\\ 2\frac{\sin(\omega T_1)}{\omega} & \text{untuk } \omega \neq 0 \end{cases}$$

• Gambar berikut mengilustrasikan plot spektrum frekuensi $X(j\omega)$ bagi isyarat di kawasan waktu x(t) (gelombang kotak di atas).



Gambar di atas adalah Plot representasi pada kawasan frekuensi $X(j\omega)$ bagi isyarat gelombang kotak x(t). Tampak bahwa $X(j\omega)$ memiliki bentuk fungsi sinc. Diambil dari Signal and Systems 2nd Edition by Oppenheim Page 293

Tentukan isyarat x(t) yang transformasi Fouriernya diberikan oleh:

$$X(j\omega) = \begin{cases} 1, & |\omega| > W \end{cases}$$

$$X(j\omega)$$

$$1$$

$$-W \qquad W$$

• Isyarat di kawasan waktu x(t) bisa dihitung dengan mengaplikasikan persamaan sintesis (1) (Inverse Fourier Transform) pada $X(j\omega)$.

Dengan demikian,

$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega) e^{j\omega t} d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-W}^{W} e^{j\omega t} d\omega$$

• Untuk $t \neq 0$, diperoleh:

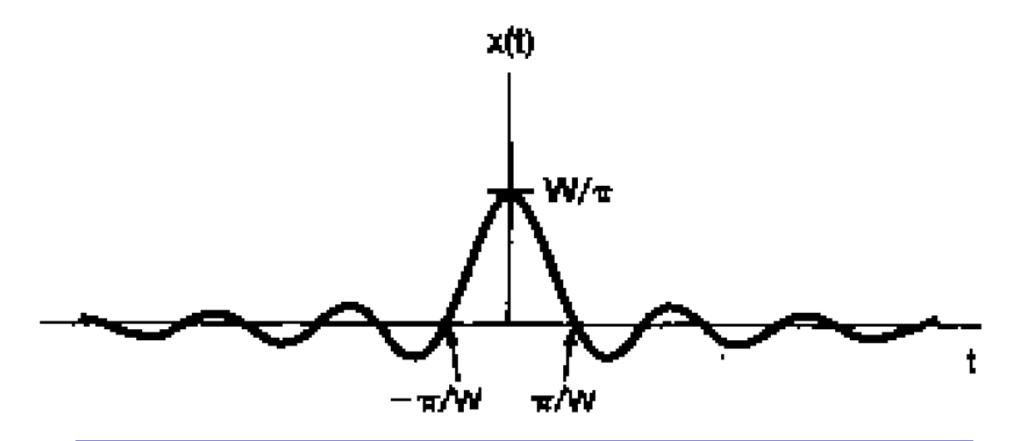
$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-W}^{W} e^{j\omega t} d\omega = \frac{1}{2\pi jt} \left[e^{j\omega t} \right]_{\omega = -W}^{W}$$
$$= \frac{1}{2\pi jt} \left[e^{jWt} - e^{-jWt} \right] = \frac{\sin(Wt)}{\pi t}$$

• Untuk t = 0, diperoleh:

$$\begin{aligned} x(0) &= [x(t)]_{t=0} = \left[\frac{1}{2\pi} \int_{-W}^{W} e^{j\omega t} d\omega \right]_{t=0} = \frac{1}{2\pi} \int_{-W}^{W} d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} (W + W) = \frac{2W}{2\pi} = \frac{W}{\pi} \end{aligned}$$

• Dengan demikian, bisa disimpulkan bahwa isyarat x(t), yang transformasi Fouriernya diberikan oleh $X(j\omega)$ di atas, dapat dituliskan sebagai:

$$x(t) = \begin{cases} \frac{W}{\pi}, & \text{untuk } t = 0\\ \frac{\sin(Wt)}{\pi t} & \text{untuk } t \neq 0 \end{cases}$$

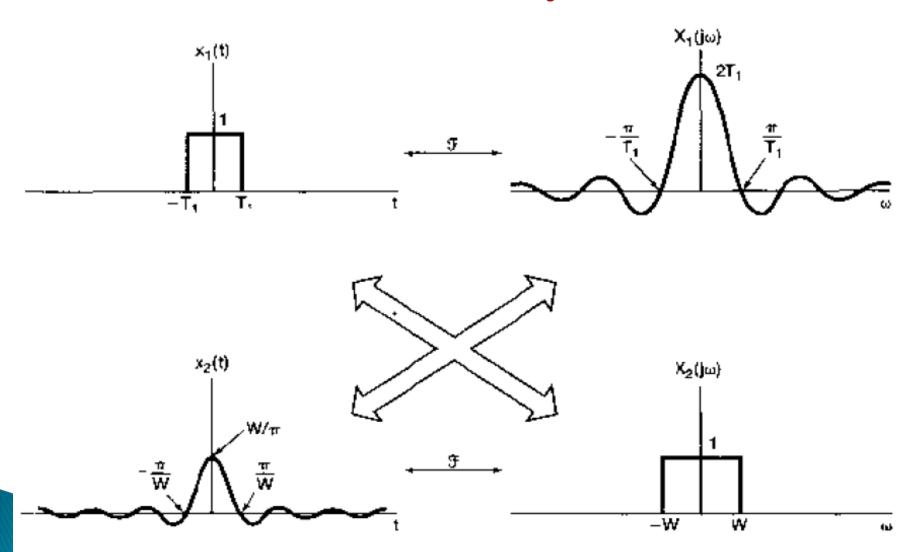


Gambar di atas adalah Plot representasi isyarat di kawasan waktu x(t) yang spektrum frekuensinya diberikan oleh $X(j\omega)$ di atas (spektrum kotak). Tampak bahwa x(t) memiliki bentuk fungsi sinc. Diambil dari Signal and Systems 2nd Edition by Oppenheim Page 294

- Hal yang menarik pada kedua Contoh di atas dirangkumkan berikut ini
- Pada Contoh 3, tampak bahwa ukuran lebar kotak pada x(t) (kawasan waktu) berbanding terbalik dengan ukuran lebar main lobe (bukit utama yang terletak di tengah) pada kurva berbentuk sinc di kawasan frekuensi $X(j\omega)$.
 - Hal ini karena sepasang titik potong X(jω) dengan sumbu ω yang paling dekat dengan main lobe terjadi pada ω = $\pm \pi/T_1$.

- Di samping lebar main lobe pada X(jω) semakin kecil saat lebar kotak pada x(t) semakin besar, puncak main lobe pada X(jω) juga akan semakin tinggi berhubung tinggi main lobe pada X(jω) proporsional dengan lebar kotak pada x(t).
- ▶ Hal serupa juga tampak pada Contoh 4.
- Semakin lebar ukuran kotak pada kawasan frekuensi $X(j\omega)$, maka semakin tinggi puncak main lobe dan semakin sempit lebar main lobe pada kurva sinc pada isyarat di kawasan waktu x(t).

- Hal ini mempertegas keberadaan relasi invers antara representasi isyarat di kawasan waktu dengan representasi di kawasan frekuensi yang telah disinggung saat kita membahas sifat Time Scaling.
- Di samping itu, jika kita membandingkan Contoh 3 dan 4, kita menemukan sifat yang disebut dengan duality.
- Sifat ini diakibatkan oleh formula Transformasi Fourier (persamaan analisis) dan inversnya (persamaan sintesis) yang simetris (mirip walau tidak sama persis)



Diambil dari Signal and Systems 2nd Edition by Oppenheim Page 310

- Sifat Duality di sini maksudnya adalah:
 - Jika ada suatu karakteristik pada representasi isyarat di kawasan waktu yang memiliki implikasi terhadap hasil Fourier transformnya (representasi di kawasan frekuensi)
 - Maka jika karakteristik serupa muncul pada representasi isyarat di kawasan frekuensi, implikasi yang serupa akan terjadi pada representasi isyarat di kawasan waktu.
- Contoh lain adalah pada sifat differensiasi.

Sifat differensiasi, ingat kembali:

$$g(t) = \frac{d}{dt}x(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\leftrightarrow} G(j\omega) = j\omega X(j\omega) \quad (4)$$

Ingat kembali persamaan analisis (atau persamaan Transformasi Fourier)

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

Jika persamaan analisis ini kita differensialkan terhadap ω , akan diperoleh $dX(i\omega)$

$$\frac{dX(j\omega)}{d\omega} = \int_{-\infty}^{\infty} -jt \ x(t)e^{-j\omega t}dt$$

Dengan demikian, tampak jelas bahwa:

$$g(t) = -jt \ x(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\leftrightarrow} G(j\omega) = \frac{dX(j\omega)}{d\omega} \quad (5)$$

- Tampak bahwa differensiasi di kawasan frekuensi identik dengan perkalian dengan *jt* di kawasan waktu.
- Hal ini merupakan kebalikan (*duality*) dari persamaan (4): differensiasi di kawasan waktu identik dengan perkalian dengan $j\omega$ di kawasan frekuensi.

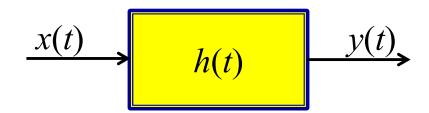
- Contoh-contoh duality yang lain:
 - Time Shifting di kawasan waktu => perkalian dengan complex exponential di kawasan frekuensi.

$$x(t-t_0) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} e^{-j\omega t_0} X(j\omega)$$

- Dengan:
 - Frequency Shifting di kawasan frekuensi => perkalian dengan complex exponential di kawasan waktu

$$e^{j\omega_0 t} x(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} X(j(\omega - \omega_0))$$

Tinjau suatu sistem Linear Time Invariant (LTI) yang masukannya diberikan oleh x(t), keluarannya diberikan oleh y(t) dan tanggapan impulsnya diberikan oleh h(t).



- Bagaimana relasi antara isyarat x(t) dan y(t) di kawasan frekuensi (relasi antara $\mathcal{F}\{x(t)\}$ dan $\mathcal{F}\{y(t)\}$)?
- Ingat kembali bahwa di kawasan waktu, keluaran y(t) merupakan hasil konvolusi antara masukan x(t) dan tanggapan impuls h(t).

Dengan demikian, bisa dituliskan bahwa:

$$y(t) = h(t) * x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t - \tau)d\tau$$

Kita kenakan operasi Transformasi Fourier ke kedua ruas:

$$\mathcal{F}\{y(t)\} = \mathcal{F}\left\{\int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t-\tau)d\tau\right\}$$
$$Y(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} y(t)e^{-j\omega t}dt$$
$$= \int_{-\infty}^{\infty} \left[\int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t-\tau)d\tau\right]e^{-j\omega t}dt$$

Kemudian kita tukar urutan integral di atas serta melakukan sedikit modifikasi

$$Y(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \left[\int_{-\infty}^{\infty} h(t-\tau)e^{-j\omega(t-\tau)}dt \right] e^{-j\omega\tau}d\tau$$

- Perhatikan bagian di dalam kotak merah. Berhubung integral di dalam kotak dilakukan terhadap *dt*, kita bisa menganggap τ sebagai konstanta pada tahapan ini.
- Di samping itu, perhatikan bahwa $d(t \tau) = dt$ berhubung di dalam kotak merah, τ masih dianggap sebagai konstanta.

Substitusi dt dengan $d(t-\tau)$

$$Y(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \left[\int_{-\infty}^{\infty} h(t-\tau)e^{-j\omega(t-\tau)}d(t-\tau) \right] e^{-j\omega\tau}d\tau$$

 Dengan membandingkan integral di atas dengan
 Persamaan Analisis Transformasi Fourier (3), maka diperoleh

$$Y(j\omega) = H(j\omega) \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)e^{-j\omega\tau}d\tau = H(j\omega)X(j\omega)$$

Jadi:
$$y(t) = h(t) * x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t - \tau)d\tau$$

$$\mathcal{F}$$

$$Y(j\omega) = H(j\omega)X(j\omega)$$

Artinya, saat terjadi konvolusi dua buah fungsi di kawasan waktu, maka di kawasan frekuensi terjadi perkalian antara Fourier transform dari masing-masing fungsi tersebut.

Sifat Perkalian di Kawasan Waktu

- Tampak pada slide sebelumnya bahwa operasi konvolusi di kawasan waktu selaras dengan operasi perkalian di kawasan frekuensi.
- Terkait dengan adanya keberadaan dualitas antara kawasan waktu dan kawasan frekuensi bisa diperoleh bahwa perkalian di kawasan waktu juga selaras dengan operasi konvolusi di kawasan frekuensi

$$r(t) = s(t)p(t) \leftrightarrow R(j\omega) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} S(j\theta)P(j(\omega - \theta))d\theta$$

Sifat perkalian di kawasan waktu ini banyak dipakai dalam proses modulasi di Komunikasi Radio

Sifat Perkalian di Kawasan Waktu

▶ Perkalian di kawasan waktu: q(t)=x(t)y(t)

Bagaimana relasi antara $\mathcal{F}(q(t)) = Q(j\omega)$ dengan $\mathcal{F}(y(t)) = Y(j\omega)$ dan $\mathcal{F}(x(t)) = X(j\omega)$?

$$q(t) = x(t)y(t) = \frac{1}{2\pi}y(t)\int_{-\infty}^{\infty} X(j\theta)e^{j\theta t}d\theta$$

$$q(t) = x(t)y(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\theta) \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} Y(j(\omega - \theta)) e^{j(\omega - \theta)t} d\omega e^{j\theta t} d\theta$$

$$= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\theta) Y(j(\omega - \theta)) e^{j(\omega - \theta)t} e^{j\theta t} d\omega d\theta$$

$$= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \left[\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\theta) Y(j(\omega - \theta)) d\theta \right] e^{j\omega t} d\omega$$

Sifat Perkalian di Kawasan Waktu

Jadi:

$$q(t) = x(t)y(t) = \mathcal{F}^{-1}\left(\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\theta)Y(j(\omega - \theta))d\theta\right)$$

$$Q(j\omega) = \mathcal{F}(x(t)y(t)) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\theta)Y(j(\omega - \theta))d\theta$$

Jika kita memiliki perkalian di kawasan waktu, hasil transformasi Fourier di kawasan frekuensi berupa konvolusi.

Tabel: Sifat-sifat Transformasi Fourier

TABLE 4.1 PROPERTIES OF THE FOURIER TRANSFORM	TABLE 4.1	PROPERTIES	OF THE FO	URIER	TRANSFORM
---	-----------	------------	-----------	-------	-----------

Section	Property	Aperiodic signal	Fourier transform
	saleviumesei at a ame	x(t)	$X(j\omega)$
		y(t)	$Y(j\omega)$
10001			ld = w vonsumen
4.3.1	Linearity	ax(t) + by(t)	$aX(j\omega) + bY(j\omega)$
4.3.2	Time Shifting	$x(t-t_0)$	$e^{-j\omega t_0}X(j\omega)$
4.3.6	Frequency Shifting	$e^{j\omega_0 t}x(t)$	$X(j(\omega-\omega_0))$
4.3.3	Conjugation	$x^*(t)$	$X^*(-j\omega)$
4.3.5	Time Reversal	x(-t)	$X(-j\omega)$
4.3.5	Time and Frequency Scaling	x(at)	$\frac{1}{ a }X\left(\frac{j\omega}{a}\right)$
4.4	Convolution	x(t) * y(t)	$X(j\omega)Y(j\omega)$
4.5	Multiplication	x(t)y(t)	$\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} X(j\theta) Y(j(\omega-\theta)) d\theta$
4.3.4	Differentiation in Time	$\frac{d}{dt}x(t)$	$j\omega X(j\omega)$
4.3.4	Integration	$\int_{-\infty}^{t} x(t)dt$	$\frac{1}{j\omega}X(j\omega) + \pi X(0)\delta(\omega)$ $j\frac{d}{d\omega}X(j\omega)$
4.3.6	Differentiation in Frequency	tx(t)	$j\frac{d}{d\omega}X(j\omega)$

Tabel: Sifat-sifat Transformasi Fourier (Lanjutan)

4.3.3	Conjugate Symmetry for Real Signals	x(t) real	$\begin{cases} X(j\omega) = X^*(-j\omega) \\ \Re e\{X(j\omega)\} = \Re e\{X(-j\omega)\} \\ \Im m\{X(j\omega)\} = -\Im m\{X(-j\omega)\} \\ X(j\omega) = X(-j\omega) \end{cases}$
4.3.3	Symmetry for Real and Even Signals	x(t) real and even	$ \langle X(j\omega) = -\langle X(-j\omega) \rangle $ $ X(j\omega) \text{ real and even} $
4.3.3	Symmetry for Real and Odd Signals	x(t) real and odd	$X(j\omega)$ purely imaginary and odd
4.3.3	Even-Odd Decomposition for Real Signals	$x_e(t) = \mathcal{E}v\{x(t)\}$ [x(t) real] $x_o(t) = \mathcal{O}d\{x(t)\}$ [x(t) real]	
4.3.7		on for Aperiodic Signals $\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} X(j\omega) ^2 d\omega$	A 4.27 Sierts (19)

TABLE 4.2 BASIC FOURIER TRANSFORM PAIRS

Signal	Fourier transform	Fourier series coefficients (if periodic)
$\sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 t}$	$2\pi\sum_{k=-\infty}^{+\infty}a_k\delta(\omega-k\omega_0)$	a_k
$e^{j\omega_0 t}$	$2\pi\delta(\omega-\omega_0)$	$a_1 = 1$ $a_k = 0$, otherwise
$\cos \omega_0 t$	$\pi[\delta(\omega-\omega_0)+\delta(\omega+\omega_0)]$	$a_1 = a_{-1} = \frac{1}{2}$ $a_k = 0, \text{otherwise}$
$\sin \omega_0 t$	$\frac{\pi}{j}[\delta(\omega-\omega_0)-\delta(\omega+\omega_0)]$	$a_1 = -a_{-1} = \frac{1}{2j}$ $a_k = 0$, otherwise
x(t) = 1	$2\pi\delta(\omega)$	$a_0 = 1$, $a_k = 0$, $k \neq 0$ (this is the Fourier series representation for any choice of $T > 0$
Periodic square wave $x(t) = \begin{cases} 1, & t < T_1 \\ 0, & T_1 < t \le \frac{T}{2} \end{cases}$ and $x(t+T) = x(t)$	$\sum_{k=-\infty}^{+\infty} \frac{2\sin k\omega_0 T_1}{k} \delta(\omega - k\omega_0)$	$\frac{\omega_0 T_1}{\pi} \operatorname{sinc}\left(\frac{k\omega_0 T_1}{\pi}\right) = \frac{\sin k\omega_0 T_1}{k\pi}$
$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t-nT)$	$rac{2\pi}{T}\sum_{k=-\infty}^{+\infty}\delta\left(\omega-rac{2\pi k}{T} ight)$	$a_k = \frac{1}{T}$ for all k

$x(t) \begin{cases} 1, & t < T_1 \\ 0, & t > T_1 \end{cases}$	$\frac{2\sin\omega T_1}{\omega}$	
$\frac{\sin Wt}{\pi t}$	$X(j\omega) = \begin{cases} 1, & \omega < W \\ 0, & \omega > W \end{cases}$	
$\delta(t)$	1	
u(t)	$\frac{1}{j\omega} + \pi \delta(\omega)$	
$\delta(t-t_0)$	$e^{-j\omega t_0}$	
$e^{-at}u(t)$, $\Re \mathscr{L}\{a\} > 0$	$\frac{1}{a+j\omega}$	
$te^{-at}u(t)$, $\Re e\{a\} > 0$	$\frac{1}{(a+j\omega)^2}$	
$\frac{\frac{t^{n-1}}{(n-1)!}e^{-at}u(t),}{\Re e\{a\}>0}$	$\frac{1}{(a+j\omega)^n}$	