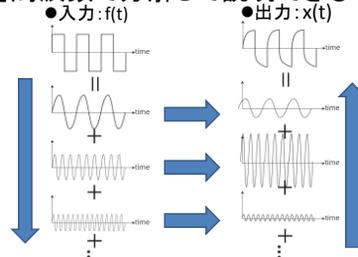


# 認識行動システム論 第8回

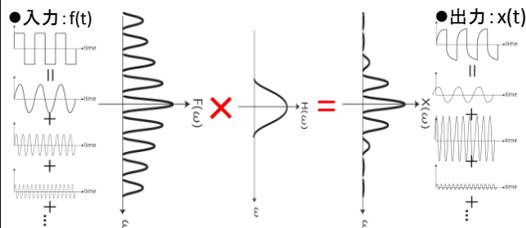
梶本裕之  
Twitter ID kajimoto  
ハッシュタグ #ninshiki

## (復習:フーリエ級数展開) 歪みを周波数で分解して説明できる



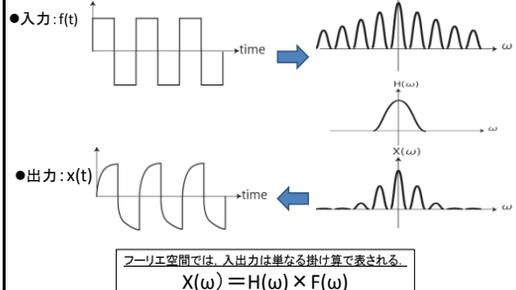
- (1) 入力  $f(t)$  を周波数分解する
  - (2) 周波数ごとの出力の振幅と位相を求める。
  - (3) 合計すると出力が得られる。
- これを連続関数で考えるとどうなるか？

## (復習:フーリエ変換) 入出力の関係:関数同士の掛け算



- (1) 入力  $f(t)$  を周波数分解  $\Rightarrow F(\omega)$
- (2) 周波数ごとにどれだけ振幅と位相が変わるか:  $H(\omega)$
- (3) 出力 (のフーリエ変換):  $X(\omega) = H(\omega) * F(\omega)$
- (4) 逆フーリエ変換すると出力が得られる:  $x(t)$

## (復習)伝達関数



フーリエ空間では、入出力は単なる掛け算で表される。  
 $X(\omega) = H(\omega) \times F(\omega)$

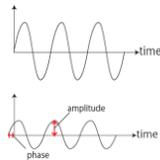
この入出力関係を定義するシステムの性質  $H(\omega)$  を伝達関数と呼ぶ。

## (復習)伝達関数 $H(\omega)$ を求めるには？

$$F(\omega) \longrightarrow H(\omega) \longrightarrow X(\omega)$$

$H(\omega)$  は、周波数  $\omega$  の信号を入力したときの出力の振幅と位相を表す。だから...

1. ある周波数  $\omega$  の正弦波を入力。
2. 出力の振幅と位相を測定。
  - 入出力間の振幅の比率  $\text{amp} = |H(\omega)|$
  - 入出力間の位相差  $\text{phase} = \angle H(\omega)$
3. この周波数での伝達関数は
  - $H(\omega) = \text{amp} \times \exp(j * \text{phase})$
4. 周波数を変えて測定すれば、 $H(\omega)$  が得られる。



## (復習)式の上で「計測」

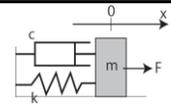
$$m\ddot{x} + c\dot{x} + kx = f$$

$$f = \exp(j\omega t)$$

●ある周波数  $2\pi f = \omega$  の正弦波を **入力**

$$x(t) = H(\omega) \exp(j\omega t)$$

●同じ周波数で振幅と位相の異なる **出力** が得られる



この  $x(t)$  の微分は？

$$\dot{x}(t) = j\omega H(\omega) \exp(j\omega t)$$

$$= j\omega x(t) = s x(t)$$

同様に2階微分は

$$\ddot{x}(t) = (j\omega)^2 H(\omega) \exp(j\omega t)$$

$$= -s^2 x(t)$$

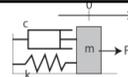
$j\omega$  と書くのがわずらわしいので  $s$  と書く (本当はもっと意味があるが、とりあえず)

元の式に代入  $(ms^2 + cs + k)H(\omega) \exp(j\omega t) = \exp(j\omega t)$

$$\therefore H(\omega) = \frac{1}{ms^2 + cs + k}$$

$s = j\omega$  を代入すれば、システムの伝達関数に他ならない。

### しかし実際は...



- 時刻  $t \geq 0$  だけ考えればよい場合がほとんど ( $t=0$ が「初期状態」)
- 入力  $f(t)$  がフーリエ変換出来ない状況が **普通** に存在する

$$F(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ 1 & 0 \leq t \end{cases}$$

$$f(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ t & 0 \leq t \end{cases}$$

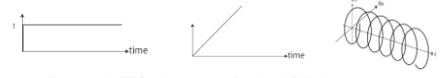
$$\int_{t=-\infty}^{\infty} F(t) \exp(-j\omega t) dt = \int_{t=0}^{\infty} 1 \exp(-j\omega t) dt$$

$$= \left[ \frac{\exp(-j\omega t)}{-j\omega} \right]_0^{\infty} = \frac{1 - \exp(-j\omega \infty)}{j\omega} \quad ??$$

無限遠で収束しない関数は、積分をうまく処理できない  
要は、**正弦波の重ね合わせで表現できない。**

### 拡張しよう

課題: 正弦波の重ね合わせで表現できない入力信号に対処したい



信号を別の関数の重ね合わせで表現したい。

その関数は、

- ✓  $\exp(-j\omega t)$  の自然な拡張でありたい
- ✓ 微積分に対する不変性は保ちたい

↓

新たな基底関数として、 **$\exp(-st)$**  を考える。  
ただし  $s$  はもはや虚数  $j\omega$  ではなく、複素数。

### $\exp(-st)$

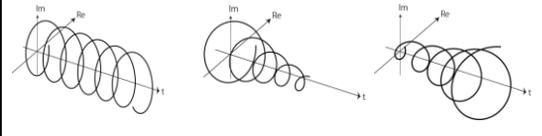
実質的には2変数の関数

$$\exp(-st) = \exp(-(c+j\omega)t)$$

$$= \exp(-ct) \times \exp(-j\omega t)$$

増大or減衰成分    回転成分

- $c=0$
- $c>0$
- $c<0$



### 微積分に対する $\exp(st)$ の不変性

$\exp(j\omega t)$  の場合と同様、 $\exp(st)$  も微分、積分しても関数の形は不変。

$$\frac{d}{dt} \exp(st) = s \exp(st) \qquad \int \exp(st) dt = \frac{1}{s} \exp(st)$$

$$\frac{d^n}{dt^n} \exp(st) = s^n \exp(st) \qquad \int \int \int \exp(st) dt = \frac{1}{s^n} \exp(st)$$

微分 ⇒  $s$  をかける操作  
積分 ⇒  $s$  で割る操作

### ラプラス(Laplace)変換: フーリエ変換の拡張

フーリエ変換

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

ラプラス変換

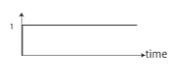
$$L(f(t)) = F(s) = \int_0^{\infty} f(t) \exp(-st) dt$$

<ちがいは>

- 純虚数  $j\omega \Rightarrow$  複素数  $s$  に拡張
- 積分範囲は無限の過去を扱う必要がないため  $0$  から。

### ラプラス変換の例: ステップ関数

ステップ関数 (階段関数)

$$f(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ 1 & 0 \leq t \end{cases}$$


フーリエ変換では扱うことができなかった入力

$$F(s) = \int_0^{\infty} f(t) \exp(-st) dt$$

$$= \int_0^{\infty} 1 \exp(-st) dt$$

$$= \left[ -\frac{1}{s} \exp(-st) \right]_0^{\infty}$$

$$= \frac{1}{s}$$

ただし積分が収束する  $s$  の範囲は、 $\text{Re}(s) > 0$

### ラプラス変換の例: ランプ関数

ランプ関数  $f(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ t & 0 \leq t \end{cases}$  

フーリエ変換では扱うことができなかった入力

$$F(s) = \int_0^{\infty} f(t) \exp(-st) dt$$

Blank boxes for the integral steps:

$$=$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

ただし積分が収束するsの範囲は、 $\text{Re}(s) > 0$

### ラプラス変換の例: sin, cos

$f(t) = \sin(\omega t)$        $f(t) = \cos(\omega t)$

$$F(s) = \int_0^{\infty} f(t) e^{-st} dt$$

Blank boxes for the integral steps:

$$=$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

ただし積分が収束するsの範囲内 ( $\text{Re}(s) > 0$ )

### ラプラス変換の例: exp関数

$f(t) = \exp(at)$

$$F(s) = \int_0^{\infty} f(t) \exp(-st) dt$$

Blank boxes for the integral steps:

$$=$$

$$=$$

$$=$$

ただし積分が収束するsの範囲は、 $\text{Re}(s-a) > 0$

### ラプラス変換の例: 微分

$f(t)$  のラプラス変換が分かっているとき、 $\dot{f}(t)$  のラプラス変換は?

$$L(\dot{f}(t)) = \int_0^{\infty} \dot{f}(t) \exp(-st) dt$$

Blank boxes for the integral steps:

$$=$$

$$=$$

$$=$$

ただし  $f(t)$  は  $t < 0$  で 0  
また、ラプラス変換の積分範囲は 0 からではなく、0+ から

(ルール) ラプラス変換では、微分は  $s$  をかけることに相当

### ラプラス変換の例: 積分

$f(t)$  のラプラス変換が分かっているとき、 $\int_{t=0}^t f(t) dt$  のラプラス変換は?

$$L\left(\int_{t=0}^t f(t) dt\right) = \int_0^{\infty} \left(\int_{t=0}^t f(t) dt\right) \exp(-st) dt$$

Blank boxes for the integral steps:

$$=$$

$$=$$

$$=$$

(ルール) ラプラス変換では、積分は  $1/s$  をかけることに相当

### sinとcosのラプラス変換を見比べる

$\sin(\omega t) \longrightarrow \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$

$\cos(\omega t) \longrightarrow \frac{s}{s^2 + \omega^2}$

(ルール) ラプラス変換では、微分は  $s$  をかけることに相当

$$\frac{d}{dt} \sin(\omega t) = \omega \cos(\omega t)$$

ルールより、 $\cos(\omega t)$  のラプラス変換を求めるには、 $\sin(\omega t)$  のラプラス変換に  $s$  をかけ、 $\omega$  で割ればよい

... 確かにそうになっている

### ラプラス変換の例: 時間遅れ

$f(t)$  のラプラス変換が分かっているとき、 $f(t-\tau)$  のラプラス変換は？

$$L(f(t-\tau)) = \int_0^{\infty} f(t-\tau) \exp(-st) dt$$

$$=$$

$$=$$

$$=$$

ただし  $f(t)$  は  $t < 0$  で 0 であることを利用した。

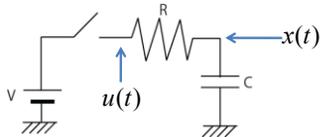
(ルール)  
ラプラス変換では、 $\tau$  の時間遅れは  $\exp(-s\tau)$  をかけることに相当

### ラプラス変換表

$1$	$\rightarrow \frac{1}{s}$	$\exp(at)$	$\rightarrow \frac{1}{s-a}$
$t$	$\rightarrow \frac{1}{s^2}$	$t \exp(at)$	$\rightarrow \left(\frac{1}{s-a}\right)^2$
$t^n$	$\rightarrow \frac{n!}{s^{n+1}}$	$f'(t)$	$\rightarrow sF(s)$
$\sin(\omega t)$	$\rightarrow \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$	$\int_{-\infty}^t f(t) dt$	$\rightarrow \frac{1}{s} F(s)$
$\cos(\omega t)$	$\rightarrow \frac{s}{s^2 + \omega^2}$	$f(t-\tau)$	$\rightarrow \exp(-s\tau) F(s)$

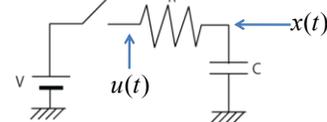
通常ラプラス逆変換は、表を見て行う

### ラプラス変換を使ってみる: ローパス(1)



- 入力: 抵抗 R の左側の電圧  $u(t)$ .
  - 出力: コンデンサの電圧  $x(t)$ .
- (問題) スイッチを入れた後の  $x(t)$  の変化を調べよ

### ラプラス変換を使ってみる: ローパス(2)



- 電流  $I$  を考えて、
- $x$  のラプラス変換を  $X$ .
- $u$  のラプラス変換を  $U$  とすると、

$$u = RI + \frac{1}{C} \int I dt$$

$$x = \frac{1}{C} \int I dt$$

$$I = C\dot{x}$$

$$u = RC\dot{x} + x$$

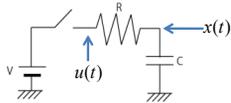
$$U =$$

(∴ (ルール) 微分 ⇒  $s$  をかける)

$$=$$

$$X =$$

### ラプラス変換を使ってみる: ローパス(3)



$$X =$$

$$=$$

$$=$$

部分分数展開  
 $a = RC$   
 $b = -RC$

$$X = \frac{1}{sRC + 1} U$$

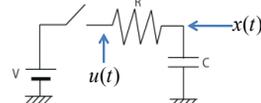
$t=0$  でスイッチを入れるから

$$u(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ V & 0 \leq t \end{cases}$$

$$U(s) =$$

$$X =$$

### ラプラス変換を使ってみる: ローパス(4)



$$X = V \left( \frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{1}{RC}} \right)$$

ラプラス変換表を見て逆変換する

$$x(t) =$$

定常成分    過渡成分



### 伝達関数

フーリエ変換の時と同様に、  
入出力関係を定める「システム」を知りたい

●先程の例では  
xのラプラス変換をX, uのラプラス変換をUとしたとき、

$$X = \frac{1}{sRC + 1} U$$

この部分が入出力関係を決めている。伝達関数G。  
s=jωを代入すればフーリエ変換の伝達関数と全く同じ。

$$F(\omega) \rightarrow H(\omega) \rightarrow X(\omega)$$

### 伝達関数

$$H(\omega) = \frac{1}{sRC + 1} = \frac{1}{RC} \frac{1}{j\omega + \frac{1}{RC}}$$

s=jωを代入して、周波数応答を見てみる

Scilabソース

```

R=1000; //抵抗 1kΩ
C=10^(-6); //コンデンサ1μF
f=[0:1000]; //周波数
w=2 * %pi * f; //角周波数

//応答
H=1/(R*C) * ones(f) ./ (%i*w + 1/(R*C));

//パワースペクトル
power_spec = H .* conj(H);

//片対数グラフで表示
plot2d1("oIn",f,power_spec);
    
```

1kΩの抵抗と1μFのコンデンサで、  
1kHz程度以上の周波数を阻止する  
**ローパスフィルタ**が出来た。

### 時間幅Tのパルスを与えるとき

$$u(t) = \begin{cases} V & 0 \leq t \leq T \\ 0 & t > T \end{cases}$$

この入力ラプラス変換は、

$$U(s) = \int_0^T V e^{-st} dt = V \left[ \frac{-1}{s} e^{-st} \right]_0^T = \frac{V}{s} (1 - e^{-sT})$$

出力ラプラス変換は、  
システムの伝達関数をかけて

$$X = \frac{1}{sRC + 1} U(s) = \frac{V}{s} \left( \frac{1 - e^{-sT}}{sRC + 1} \right)$$

### 時間幅Tのパルスを与えるとき

$$X = \frac{1}{sRC + 1} \frac{1 - e^{-sT}}{s} V$$

前者の逆ラプラス変換はすでに見たように

$$V \left( 1 - e^{-\frac{t}{RC}} \right)$$

後者の逆ラプラス変換は、  
**exp(-sT)**が掛かっている。これはラプラス変換表により、  
**Tの時間遅れ**を意味するので、

$$\left( \frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{1}{RC}} \right) V \text{ と } \left( \frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{1}{RC}} \right) e^{-sT} V$$

ただし、 $t \geq T$

この組み合わせ

### 時間幅Tのパルスを与えるとき

結局、応答は、 $t < T$ では、

$$V \left( 1 - e^{-\frac{t}{RC}} \right)$$

これは元々求めたものと同じ。

$t \geq T$ では、

これは放電による減衰を意味する  
 $t = T$ では2式は一致する

### 時間幅Tのパルスを与えるとき？まとめ

1に漸近

0に漸近

$$V \left( 1 - e^{-\frac{t}{RC}} \right) \quad V \left( 1 - e^{-\frac{1}{RC}T} \right) e^{-\frac{1}{RC}(t-T)}$$

### 伝達関数まとめ

$F(\omega) \rightarrow H(\omega) \rightarrow X(\omega)$     $U \rightarrow G \rightarrow X$

(1) システムの入出力関係を決める**伝達関数G**をもとめる

- 先程の例では、xのラプラス変換をX, uのラプラス変換をUとしたとき、

$$X = \frac{1}{sRC+1} U$$

この部分

(2) **入力**のラプラス変換Uを求める  
 (3)  $X=GU$ によって**出力**のラプラス変換Xが得られる。  
 (4) 逆ラプラス変換によって**出力波形**が得られる。

### レポート課題(1)

$R=1k\Omega, C=1\mu F, T=1ms, V=1$ として、時刻0~10msの間の電圧の変化をプロット、観察せよ。

### ラプラス変換を使ってみる:ハイパス(1)

- 入力: コンデンサの左側の電圧 u(t).
- 出力: 抵抗の電圧x(t).

(問題) スwitchを入れた後のx(t)の変化を調べよ

### ラプラス変換を使ってみる:ハイパス(2)

- 電流Iを考えて、
- xのラプラス変換をX、
- uのラプラス変換をUとすると、

$$u = RI + \frac{1}{C} \int Idt$$

$$x = RI$$

$$I = \frac{x}{R}$$

$$u = x + \frac{1}{C} \int \frac{x}{R} dt$$

$$U = \dots$$

(∴ (ルール)積分⇒sで割る)

$$X = \dots$$

### ラプラス変換を使ってみる:ハイパス(3)

$$X = \dots$$

$$X = \frac{sCR}{sCR+1} U$$

ラプラス変換の表を使って逆変換する

これで**伝達関数**がもってきた  
t=0でスイッチを入れるから

$$x(t) = \dots$$

$$u(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ V & 0 \leq t \end{cases}$$

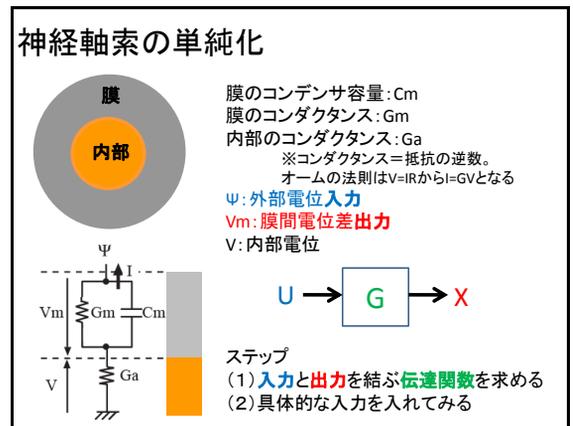
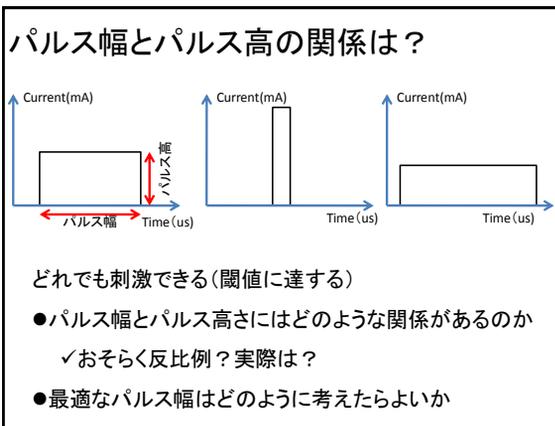
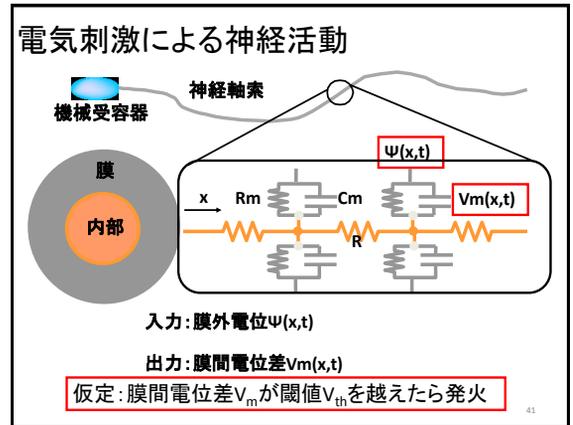
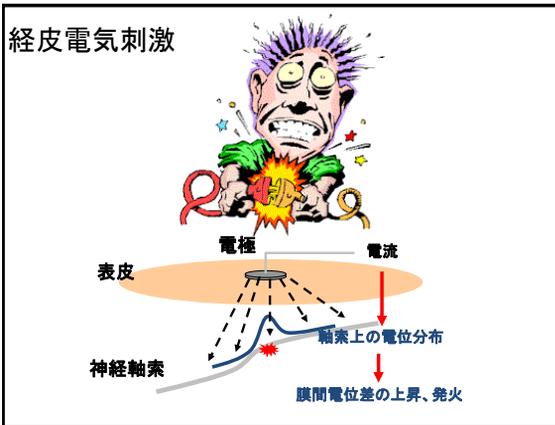
$$U(s) = \dots$$

一瞬だけ電流が流れることがわかる

### レポート課題(2):ハイパスフィルタの伝達関数

ローパスの場合を参考に、上記回路の伝達関数を求め、 $R=32\Omega, C=100\mu F$ の場合の周波数応答を表示するコードを書け。

大体何Hz以下を阻止するハイパスフィルタになっているか、観察の結果をコード中にコメントすること。



### 神経軸索の単純化



まずシステムの微分方程式をたてる  
電圧の関係から

$$V_m = V - \Psi$$

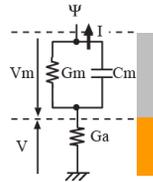
電流の関係(キルヒホッフ)から、膜  
から流れ込む電流と内部電流は等  
しいので

$$I = G_m V_m + C_m \dot{V}_m = -G_a V$$

代入して

$$V_m = -\frac{G_m V_m + C_m \dot{V}_m}{G_a} - \Psi$$

$V_m$ と $\Psi$ の関係式にはなった。  
ただし混在した状態



### 単純化した回路の定式化



$$V_m = -\frac{G_m V_m + C_m \dot{V}_m}{G_a} - \Psi$$

両辺をラプラス変換。微分→sから

$$\tilde{V}_m = -\frac{G_m \tilde{V}_m + s C_m \tilde{V}_m}{G_a} - \tilde{\Psi}$$

$$\tilde{\Psi} = \left( -\frac{G_m + s C_m}{G_a} - 1 \right) \tilde{V}_m$$

$$= -\frac{G_m + G_a + s C_m}{G_a} \tilde{V}_m$$

$$\tilde{V}_m = -\frac{G_a}{G_m + G_a + s C_m} \tilde{\Psi}$$

$$= -\frac{G_a}{C_m s + \frac{G_m + G_a}{C_m}} \tilde{\Psi}$$

...入出力関係がもどまった

### 単純化した回路の定式化

ステップ(2)に移行

- (1) 入力と出力を結ぶ伝達関数を求める
- (2) 具体的な入力を入れてみる

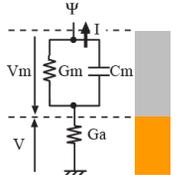


入力電圧としてステップ入力を考える

$$\Psi(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ -A & 0 \leq t \end{cases} \Rightarrow \tilde{\Psi}(s) = -\frac{1}{s} A$$

代入して、

$$\tilde{V}_m = \frac{G_a}{C_m s + \frac{G_m + G_a}{C_m}} \frac{1}{s} A$$



### 単純化した回路の定式化

$$\tilde{V}_m = \frac{G_a}{C_m s + \frac{G_m + G_a}{C_m}} \frac{1}{s} A$$

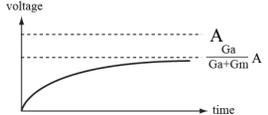
部分分数展開により、

$$\tilde{V}_m = \frac{G_a}{C_m} \frac{C_m}{G_m + G_a} \left( \frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{G_m + G_a}{C_m}} \right) A$$

逆ラプラス変換すると(ローパスの場合を参照)

$$V_m = \frac{G_a}{G_m + G_a} \left( 1 - e^{-\frac{G_m + G_a}{C_m} t} \right) A$$

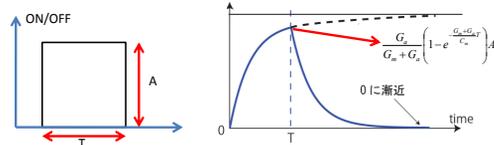
定常成分 過渡成分



最終的には抵抗で分圧された電圧に収束

### パルス幅とパルス高さの関係は？

普通は、あるパルス幅Tのパルスを与える。



このとき、神経膜間電位差Vmの最大値は、時刻Tで、

$$V_m(T) = \frac{G_a}{G_m + G_a} \left( 1 - e^{-\frac{G_m + G_a}{C_m} T} \right) A$$

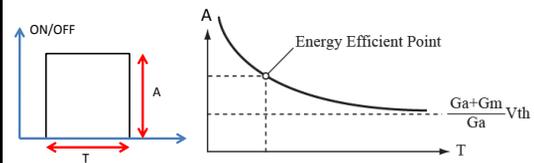
これが神経活動を生じる閾値 $V_{threshold}$ を超えるかどうかの問題

### パルス幅とパルス高さの関係は？

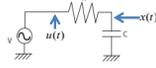
$$V_{th} = \frac{G_a}{G_m + G_a} \left( 1 - e^{-\frac{G_m + G_a}{C_m} T} \right) A \Rightarrow A = \frac{G_m + G_a}{G_a} \left( 1 - e^{-\frac{G_m + G_a}{C_m} T} \right)^{-1} V_{th}$$

●パルス幅が無限に大きい場合( $T \rightarrow \infty$ )、 $A = \frac{G_m + G_a}{G_a} V_{th}$ で活動

●通常、エネルギーの最小化を考える(組織の損傷を防ぐため)  
ジュール熱 $\propto A^2 T$ から最適パルス幅が決まる。



## 今日の話まとめ



フーリエ変換で扱えない、非定常な状況をラプラス変換で扱うシステムの応答は次のようなステップで求めることができる

- (1) システムの入出力関係を決める **伝達関数G**をもとめる
- (2) **入力のラプラス変換U**を求める
- (3)  $X=GU$ によって **出力のラプラス変換X**が得られる。
- (4) 逆ラプラス変換によって **出力波形**が得られる。