

Notas Curso Análisis de datos

Enric Pallas¹, Julio Sheinbaum^{1,*}

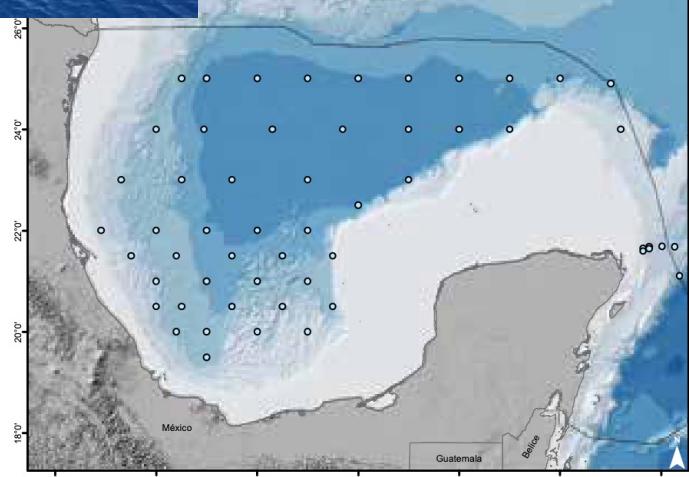
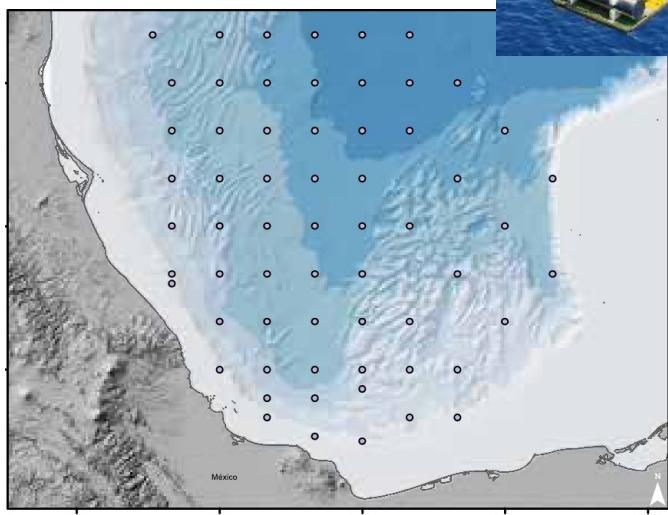
¹Physical Oceanography,, Centro de Investigación Científica y de Educación Superior de Ensenada,
CICESE, Ensenada, Baja California, MEXICO

*Translated template to Quarto.

5 Abstract

6 En el océano conviven una gran cantidad de corrientes de diferentes escalas espaciales
7 y temporales. Las escalas espaciales típicas de la circulación oceánica son la
8 larga escala, la mesoscala, submesoscala, y microescala. La larga escala es del
9 $O(1000 \text{ km})$ y esta determinada por la circulación general en el océano como la ter-
10 mohalina y los grandes giros anticiclónicos de las grandes cuencas oceánicas; las
11 escalas temporales de la larga escala varía entre meses y años. La mesoscala esta
12 definida por corrientes del $O(100 \text{ km})$ como remolinos, corrientes costeras, filamentos,
13 frentes, etc. Son corrientes mas regionales pero pueden tener gran influencia sobre la
14 circulación general o de larga escala. Sus escalas temporales son de semanas a meses.
15 La submesoscala corresponde a corrientes del $O(10 \text{ km})$ de carácter local remolinos,
16 filamentos, frentes, corrientes en playas, puertos, y estuarios. La submesoscala varía
17 temporalmente con rapidez en tiempos que varían de horas a días. Finalmente pode-
18 mos hablar de la microescala que son remolinos del orden de centímetros a metros y
19 generalmente es la escala característica de la turbulencia que transfiere energía desde
20 la submesoscala hacia la disipación molecular. Aquí podemos hablar de fenómenos
21 del orden de segundos y minutos.

Estaciones Hidrográficas



ANCLAJES

1.1.- El proyecto CANEK (CNK)

Correntometría profunda: redes de anclajes

Monitoreo de corrientes y otras variables oceanográficas.

Microcat: Presión, conductividad, temperatura y oxígeno



Termistor: Temperatura



Sensor de presión



LongRanger: ADCP. ~500m

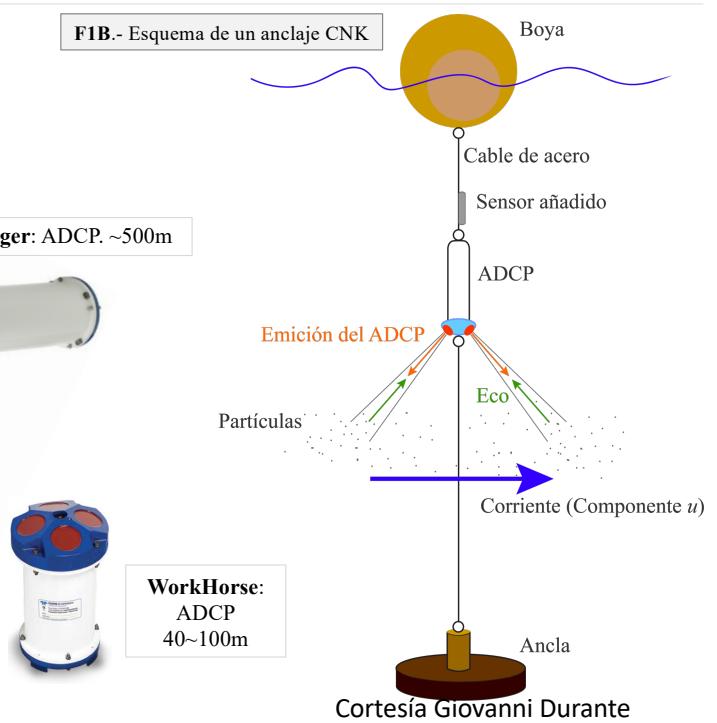
Correntómetro puntual



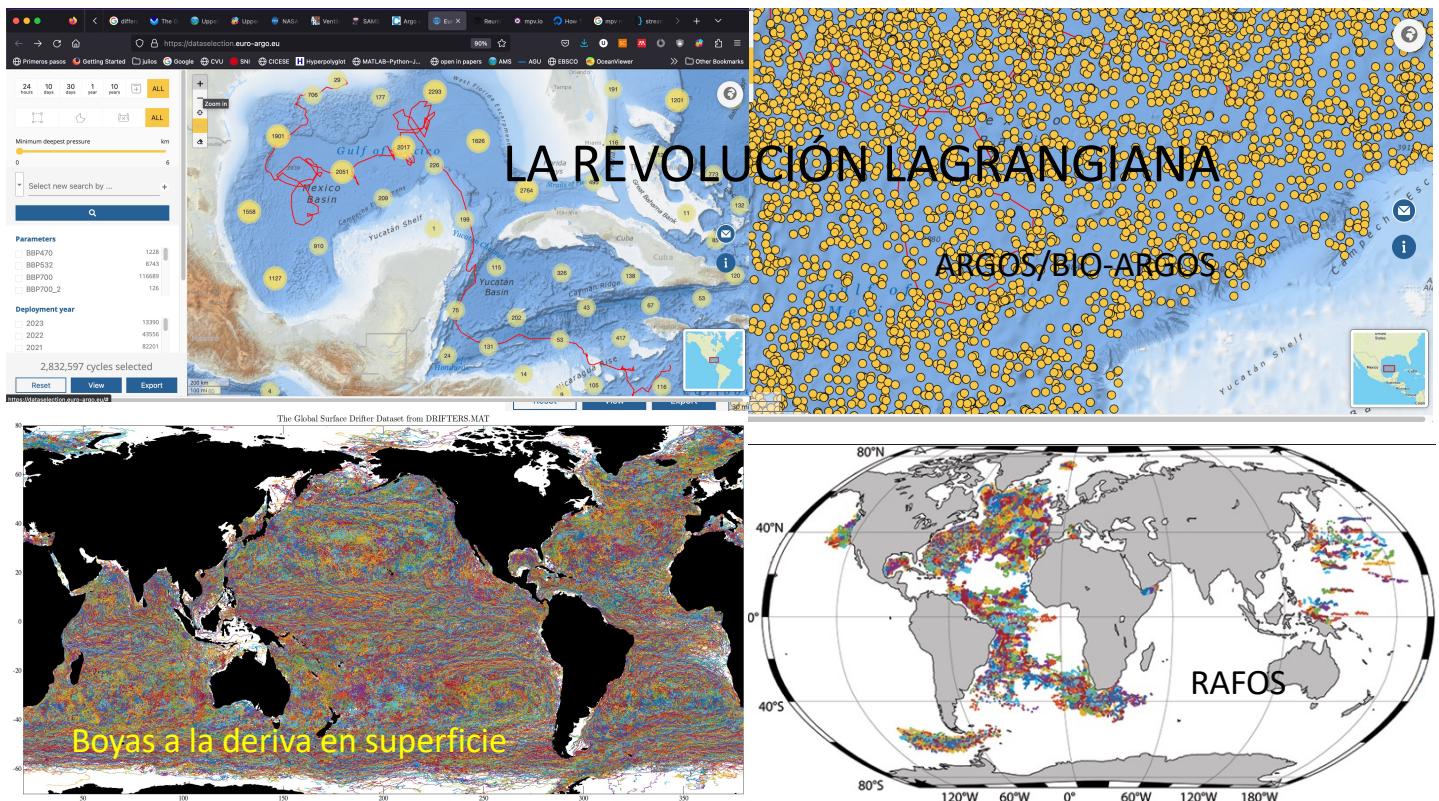
F1A.- Sensores comúnmente instalados en los anclajes CNK

2

F1B.- Esquema de un anclaje CNK



Cortesía Giovanni Durante





26 **0.1 Estadística y conceptos de probabilidad**
 27 **0.1.1 Porqué estudiar la estadística en oceanografía**

28 A pesar de nuestra formación determinista a la hora de resolver problemas matemáticos
 29 y aunque asumamos que las ecuaciones de Navier-Stokes que describen el
 30 movimiento del océano son determinísticas, la estadística es ampliamente utilizada
 31 en oceanografía debido a diferentes razones:

- 32 • Para una descripción completa del océano es necesario especificar una gran
 33 cantidad de variables, muchas de las cuales son desconocidas. Un ejemplo
 34 de ello son las parametrizaciones que se hacen en oceanografía para describir
 35 variables que no pueden medirse directamente. Una parametrización no es
 36 nadamas que un modelo estadístico que explica la evolución de una variable
 37 dependiente de otras variables independientes. Por ejemplo, parametrización
 38 del esfuerzo del viento en función del corte vertical o parametrización del coefi-
 39 ciente de arrastre en función de la velocidad del viento a 10m de la superficie
 40 del océano.
- 41 • El océano es altamente no lineal. La evolución de una cierta variable no se
 42 puede estudiar de forma aislada.

43 Ejemplo:

44 Supongamos el término de aceleración horizontal en las ecuaciones de Navier
 45 Stokes para fluidos incompresibles,

$$\frac{\partial \mathbf{u}_h}{\partial t} + \mathbf{u}_h \cdot \nabla_h \mathbf{u}_h \quad (1)$$

46 Como ya sabemos por el curso de Mecánica de Fluidos, la aceleración de un
 47 fluido es una derivada material y consta de un término local (aceleración local)
 48 y de un término advectivo o aceleración advectiva. En general, esta ecuación
 49 no se aplica a partículas de agua individuales. En oceanografía hablamos de
 50 continuo. No estamos interesados en las características cinemáticas de las
 51 partículas individuales sino en la manifestación promedia del movimiento
 52 molecular, es decir, del fluido como un conjunto o contínuo. Es decir, asumi-
 53 mos que el fluido es uniforme en el espacio que ocupa sin considerar la estruc-
 54 tura molecular. Por ello debemos de promediar de alguna forma para explicar
 55 el comportamiento conjunto del fluido y no de una partícula de agua especí-
 56 fica. ¿Y como se realiza tal promedio? En general, el promediado se realiza
 57 de tal forma que nos permite separar la larga escala que trataremos como
 58 determinística, de la pequeña escala que consideraremos un proceso aleatorio
 59 (turbulento). Supongamos entonces la separación de la velocidad horizontal en
 60 una velocidad promedio y una velocidad fluctuante alrededor de la media

$$\mathbf{u}_h = \langle \mathbf{u}_h \rangle + \mathbf{u}'_h \quad (2)$$

61 donde $\langle \rangle$ denotan promedio. Si aplicamos esta descomposición a la compo-
 62 nente x de la aceleración obtenemos:

$$\frac{\partial \langle \mathbf{u} \rangle}{\partial t} + \langle \mathbf{u} \rangle \cdot \nabla \langle \mathbf{u} \rangle + \langle \mathbf{u}' \cdot \nabla \mathbf{u}' \rangle \quad (3)$$

63 Inevitablemente, las pequeñas escalas o fluctuaciones respecto a la larga es-
 64 cala aparecen en la expresión de la aceleración de larga escala. De forma que
 65 la separación que deseamos no es tan simple ya que debemos de conocer la
 66 estadística de la pequeña escala para poder describir la circulación promedia.
 67 El término $\langle \mathbf{u}'_h u' \rangle$ se denomina esfuerzo de Reynolds y nos informa de la

68 correlación entre las componentes fluctuantes (alta frecuencia) de la velocidad.
 69 Por ejemplo, $\langle u'v' \rangle = 0$ significa que no existe correlación y hablamos de
 70 isotropía. Si $\langle u'v' \rangle < 0$, significa que las fluctuaciones están inversamente
 71 correlacionadas, i.e., anisotropía. Este es un gran problema no resuelto en
 72 la oceanografía física. El esfuerzo de Reynolds aparece porque la advección
 73 es no-lineal de tal forma que no podemos estudiar la larga escala sin conocer
 74 información de la pequeña escala que es un proceso aleatorio. Por similitud
 75 con el flujo laminar, los términos de esfuerzo de Reynolds se parametrizan
 76 estadísticamente como proporcionales a los gradientes de velocidad. El factor
 77 de proporcionalidad es el coeficiente de viscosidad, en este caso, turbulento.
 78 Es aquí donde utilizar herramientas estadísticas tiene sentido.

- 79 • No podemos controlar las variables oceanográficas; están en constante cambio
 80 a medida que el sistema observado evoluciona.

81 Ejemplo:

82 En el océano coexisten mareas, ondas internas, remolinos, turbulencia de pe-
 83 queña escala,...las cuales enmascaran el fenómeno oceanográfico que estamos
 84 interesados en estudiar. Estos procesos incontrolables por el oceanógrafo en
 85 ocasiones es útil considerarlos aleatorios y utilizar herramientas estadísticas
 86 para caracterizarlos.

87 Imaginemos que queremos conocer cuál es la temperatura superficial promedio
 88 en la bahía de Todos Santos. Una forma de proceder sería promediar todos
 89 los datos de temperatura superficial que disponemos de los últimos 100 años y
 90 promediarlos ¿Pero, es realmente lo que deseamos? ¿Deberíamos de considerar
 91 la estaciones del año y obtener un promedio para cada estación? ¿Qué sucede
 92 en años del Niño, el cual sabemos que afecta la temperatura del océano? En
 93 definitiva, debemos de definir sobre qué conjunto de datos vamos a promediar,
 94 y ese promedio va a reflejar efectivamente esa elección.

95 Este ejemplo precisa de la distinción entre lo que consideramos nuestra *señal*
 96 (temperatura media) de los procesos que son *ruido* (Estaciones del año, los
 97 años Niño, ondas internas, etc.). De esta forma, al definir el promedio esta-
 98 mos haciendo explícita la separación entre *señal* y *ruido*. Finalmente, una
 99 vez definido sobre qué promediar, existen en literatura una gran cantidad de
 100 herramientas estadísticas que podemos utilizar. Definir *señal* y *ruido*, y deter-
 101 minar sobre qué conjunto de datos vamos a calcular el promedio, es una tarea
 102 difícil. Conocer cómo debemos muestrear el océano también debe hacerse
 103 cuidadosamente.

104 En oceanografía física se muestrea el océano de forma discontinua, es decir, se ob-
 105 tienen medidas puntuales en el espacio y en el tiempo. Como dijimos anteriormente,
 106 el océano contiene procesos de diferentes escalas espaciales y temporales, nolineales,
 107 y aleatorios. Es por ello que es sumamente importante saber escoger el intervalo
 108 de muestreo Δt dependiendo del fenómeno que se quiere muestrear. Debemos de
 109 tener en mente que la frecuencia más alta que podemos resolver es la frecuencia de
 110 Nyquist

$$f_N = 1/(2\Delta t).$$

111 Por ejemplo, si medimos a intervalos de $\Delta t = 5$ h podremos como máximo resolver
 112 procesos que ocurren con frecuencia $f_N \leq 1/10$ cph. La frecuencia más baja que
 113 podemos resolver va a depender de la longitud del registro. A esa frecuencia le lla-
 114 mamos frecuencia fundamental

$$f_0 = 1/(\Delta t N) \,,$$

{}) donde $T = \Delta t N$ es la duración del muestreo y N es el número de muestras o datos. En general, debemos de medir suficiente tiempo para registrar varios ciclos del fenómeno de estudio para tener significancia estadística. Por lo tanto, nuestra resolución frecuencial va a depender del intervalo y duración del muestreo. El cociente $f_N/f_0 = (1/2\Delta t)/(1/N\Delta t) = N/2$ indica el número máximo de componentes de Fourier que podemos estimar. Una señal periódica se puede descomponer en la suma de un conjunto (infinito) de funciones oscilatorias de senos y cosenos o componentes de Fourier. Esto lo veremos en el capítulo~7. A cada muestreo de un fenómeno le denominamos realización, y a un conjunto de realizaciones se les denomina ensamble.

0.1.2 Estadística básica

La estadística trata de describir las características de una población continua a partir de muestras discretas de la misma. Hablamos de población y de muestra de una población. Si calculamos, por ejemplo, la media de una población, estamos calculando un **{parámetro}**. Cuando calculamos la media de una muestra le llamamos un estadístico de la población. \

La estadística nos ayuda a organizar, analizar, presentar datos, y nos da información de cómo planear la recolección de los mismos, i.e. a muestrear.

132

(1) La media: \ La media de una muestra de N valores $x_i = x_1, x_2, \dots, x_N$ es

$$\bar{x} = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^N x_i = \langle x \rangle . \quad (4)$$

La media debe de diferenciarse de la mediana. La media es el momento de orden cero. La mediana de una población es aquel valor numérico que separa el 50% de valores mas altos del 50% de valores mas bajos. Se puede calcular ordenando de menor a mayor el conjunto de valores y escoger el valor central si el conjunto de datos es impar o el promedio de los dos centrales si es par. \\ { (2) La varianza:} \\ La varianza de un una muestra de N valores x_i es

$$s^2 = \frac{1}{N-1} \sum_{i=1}^N (x_i - \bar{x})^2 = <x'^2>, \quad (5)$$

donde las primas indican fluctuaciones alrededor de la media. La varianza es una medida de cuán lejos están los diferentes puntos de la muestra de la media de la población. La varianza es el segundo momento alrededor de la media. Al dividir por N estamos subestimando la verdadera varianza de la población. Al dividir por $N - 1$ obtenemos un estimador insesgado. \{NOTA: el sesgo de un estimador se refiere a la diferencia entre su esperanza matemática y el valor numérico (real) del parámetro que se estima. Un estimador que no tiene sesgo se dice insesgado. Por ejemplo, para la media:}\

$$E[x] - \mu \rightarrow 0$$

$$\bar{x} = \mu \rightarrow 0$$

{EJERCICIO:} Demostrar porqué hay que dividir por $N - 1$ en lugar de N para que la definición de varianza sea un estimador insesgado.

151 $\{(3) \text{ La desviación típica:}\} | \text{ Es la raíz cuadrada de la varianza. Se suele escribir}$
 152 σ para referirse a la población o como s en estadística

$$s = \sqrt{s^2}. \quad (6)$$

153 $\{(4) \text{ Momentos de orden superior:}\} | \text{ Podemos definir un momento alrededor de la}$
 154 media como:

$$m_p = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^N (x_i - \bar{x})^p = \langle x'^p \rangle. \quad (7)$$

155 De esta forma m_2 es la varianza, m_3 es la asimetría, y m_4 la curtosis. El momento
 156 m_3 indica la asimetría de la muestra alrededor de la media ($m_3 > 0$ implica dis-
 157 tribución con cola larga en la parte positiva y viceversa). m_4 indica el grado de
 158 espaciamiento de las muestras alrededor de la media. Una mayor curtosis indica
 159 mayor concentración de puntos alrededor de la media. Los momentos de orden supe-
 160 rior (> 2) se suelen adimensionalizar dividiendo por la desviación estandar:

$$m_3 = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^N \left[\frac{x_i - \bar{x}}{\sigma} \right]^3 = \langle (x/\sigma)'^3 \rangle \quad (8)$$

$$m_4 = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^N \left[\frac{x_i - \bar{x}}{\sigma} \right]^4 - 3 = \langle (x/\sigma)'^4 \rangle - 3 \quad (9)$$

161 donde el factor -3 hace que la curtosis tome el valor cero para una distribución
 162 Normal.

163

164 Figura 1.1. Distribuciones con $m_3 < 0$ (izquierda) y $m_3 > 0$ (derecha).

165

166 Figura 1.2. Distribuciones con diferentes grados de curtosis; $m_4 > 0$ (Leptocúrtica),
 167 $m_4 = 0$ (Normal o Mesocúrtica), y $m_4 < 0$ (Platicúrtica).

168 $\{(5) \text{ Covarianza y correlación:}\} | \text{ La covarianza entre dos variables } x \text{ e } y \text{ puede}$
 169 definirse como un estadístico que relaciona x e y de la siguiente forma

$$C_{xy} = \langle x'y' \rangle = \langle (x - \bar{x})(y - \bar{y}) \rangle = \frac{1}{N-1} \sum_{i=1}^N (x_i - \bar{x})(y_i - \bar{y}).$$

170 La correlación es una covarianza normalizada

$$\rho_{xy} = \frac{C_{xy}}{s_x s_y} = \frac{\langle x'y' \rangle}{\sqrt{\langle x'^2 \rangle \langle y'^2 \rangle}}.$$

171 Consideremos el modelo estadístico lineal de media cero (es una recta que pasa por
 172 $(\bar{x}, \bar{y}) = (0, 0)$)

$$\hat{y} = \alpha x,$$

173 donde α es una constante. El error cometido por este estimador se define como el
 174 error cuadrático medio

$$\epsilon = \langle (\hat{y} - y)^2 \rangle = \alpha^2 \langle x^2 \rangle + \langle y^2 \rangle - 2\alpha \langle xy \rangle$$

175 y si queremos minimizar dicho error entonces tenemos que encontrar que α es el que
 176 provoca que la derivada $\partial\epsilon/\partial\alpha \rightarrow 0$. Es decir

$$\partial\epsilon/\partial\alpha = 2\alpha \langle x^2 \rangle - 2 \langle xy \rangle = 0,$$

177 y el α es

$$\alpha = \frac{\langle xy \rangle}{\langle x^2 \rangle}.$$

178 El error mínimo cuadrado se encuentra substituyendo el valor de α en la expresión
 179 del error ϵ de arriba

$$\begin{aligned} \epsilon &= \frac{\langle xy \rangle^2}{\langle x^2 \rangle} + \langle y^2 \rangle - 2 \frac{\langle xy \rangle^2}{\langle x^2 \rangle} = \langle y^2 \rangle \left(\frac{\langle xy \rangle^2}{\langle x^2 \rangle \langle y^2 \rangle} + 1 - 2 \frac{\langle xy \rangle^2}{\langle x^2 \rangle \langle y^2 \rangle} \right) = \\ &= \langle y^2 \rangle (1 - \rho_{xy}^2). \end{aligned}$$

181 Si $\rho_{xy}^2 = 1$ entonces el error es cero, es decir, mínimo error. Opuestamente, si
 182 $\rho_{xy}^2 = 0$ entonces el error es igual a la varianza, es decir, máximo error. Si ρ toma
 183 valores intermedios, i.e., $\rho_{xy}^2 = 0.5$, entonces el error es $\epsilon = 0.5 \langle y^2 \rangle$, es decir,
 184 el error del modelo lineal es un 50% de la varianza. Por lo tanto, la correlación al
 185 cuadrado puede definirse también como la eficiencia relativa del estimador \hat{y}^2 o la
 186 fracción de varianza explicada por el modelo lineal

$$\rho_{xy}^2 = \frac{\langle \hat{y}^2 \rangle}{\langle y^2 \rangle} = \frac{\text{varianza explicada}}{\text{varianza total}}.$$

187 A este parámetro se le puede encontrar en literatura inglesa como *{skill}* del modelo
 188 lineal.

189 0.2 Probabilidad

190 *{Distribuciones de probabilidad:}* |

191 La *{función de distribución acumulativa}* $D_x(r)$ se define como la probabilidad que
 192 una variable aleatoria x sea menor o igual a r , es decir, $P(x \leq r)$. Matemáticamente

$$D(x) = \int_{-\infty}^x F(x) dx,$$

193 donde

$$F(x) = \frac{d}{dx} D(x)$$

194 es la función de densidad de probabilidad (PDF, por su siglas en inglés). La PDF
 195 nos informa de la probabilidad que x sea igual a un cierto valor r , $P(x = r)$. |

196 *{Algunas propiedades de $D(x)$:* | | (1) $D(r) \leq D(s)$ if $r \leq s$ | (2) $D(-\infty) = 0$ |
 197 (3) $D(\infty) = 1$ |

198 *{Algunas propiedades de $F(x)$:* | | (1) $F(x) \geq 0$ | (2) $\int_{-\infty}^{\infty} F(x) dx = 1$ |

199 La probabilidad que una variable aleatoria x este contenida en el intervalo $[r, r + dr]$
 200 es la integral de la función de densidad de probabilidad

$$P(r \leq x \leq r + dr) = \int_r^{r+dr} F(x)dx.$$

201 $\{\}$ Ambas definiciones son parecidas aunque no son lo mismo. Para ello veamos el
 202 ejemplo de la suma del lanzamiento de dos dados al aire. |

203

204 La densidad de probabilidad de que la suma de los dos dados sea 7 es máxima y
 205 que sea 2 o 12 es mínima. Este ejemplo describe dos propiedades fundamentales de
 206 funciones de probabilidad discretas: (i) $P(X = x) \geq 0$ y (ii) $\sum P(x) = 1$. La distribu-
 207 ción de probabilidad acumulativa y la función de densidad de probabilidad tienen las
 208 siguientes distribuciones |

209

210 $\{$ Momentos estadísticos de una función de densidad de probabilidad: $\}$ |

211 Los momentos centrados (o alrededor de la media) de una distribución de probabi-
 212 lidad se definen como

$$m_r = E[(x - E[x])^r] = \int_{-\infty}^{\infty} (x - \mu)^r F(x)dx.$$

213 Como caso particular, los momentos alrededor del origen (i.e., $\mu = 0$) son:

$$m_r^0 = E[x^r] = \int_{-\infty}^{\infty} x^r F(x)dx.$$

214 Entonces, los primeros tres momentos centrados se definen como

$$\begin{aligned} m_0 &= E[(x - E[x])^0] = E[1] = \int_{-\infty}^{\infty} F(x)dx = 1, \\ m_1 &= E[(x - E[x])^1] = E[x] - \mu = \int_{-\infty}^{\infty} (x - \mu)^1 F(x)dx = 0, \\ m_2 &= E[(x - E[x])^2] = E[x^2 + E[x]^2 - 2xE[x]] = E[x^2] + E[x]^2 - 2E[x]E[x] = \\ &\quad E[x^2] - E[x]^2 = \underbrace{E[x^2]}_{\sigma^2} - \mu^2 = \int_{-\infty}^{\infty} (x - \mu)^2 F(x)dx = \sigma^2 - \mu^2. \end{aligned}$$

218 Los momentos alrededor de cero ($\mu = 0$) tambien pueden ser estandarizados:

$$m_r^* = m_r / \sigma^r = \frac{E[(x - E[x])^r]}{\underbrace{(E[(x - E[x])^2])^{r/2}}_{\sigma^2}}.$$

219 Los cuatro primeros momentos estadísticos alrededor de cero estandarizados son:

$$m_1^* = m_1 / \sigma^1 = \frac{E[(x - \mu)^1]}{(E[(x - \mu)^2])^{1/2}} = \frac{\mu - \mu}{\sqrt{E[(x - \mu)^2]}} = 0,$$

220

$$m_2^* = m_2 / \sigma^2 = \frac{E[(x - \mu)^2]}{(E[(x - \mu)^2])^{2/2}} = 1,$$

221

$$m_3^* = m_3/\sigma^3 = \frac{E[(x - \mu)^3]}{(E[(x - \mu)^2])^{3/2}},$$

222

$$m_4^* = m_4/\sigma^4 = \frac{E[(x - \mu)^4]}{(E[(x - \mu)^2])^{4/2}}.$$

223

(1) *Distribución uniforme:* | La distribución de probabilidad uniforme viene dada por

$$F(x) = \frac{1}{b-a}, \quad a \leq x \leq b$$

224

= 0, fuera del intervalo

225

Se deduce de la expresión de área de un cuadrado:

$$\text{Area} = \text{base} * \text{altura} = (b - a)F(x) = 1$$

226

La función de distribución acumulativa es

$$D(x) = 0, \quad x < a$$

227

$$D(x) = \frac{x-a}{b-a}, \quad a \leq x \leq b$$

228

$$D(x) = 1, \quad x \geq b$$

229

|

230

La media es $\mu = (b + a)/2$ y la varianza es $\sigma^2 = 1/3(a^2 + b^2 + ab)$. Demostración: |

231

{Los momentos estadísticos alrededor del origen de la distribución uniforme son

$$m_r^0 = E[x^r] = \int_{-\infty}^{\infty} x^r F(x) dx = \int_a^b \frac{x^r}{b-a} dx =$$

232

$$\frac{1}{b-a} \int_a^b x^r dx = \frac{1}{b-a} \left[\frac{x^{r+1}}{r+1} \right]_a^b = \frac{1}{b-a} \left[\frac{b^{r+1}}{r+1} - \frac{a^{r+1}}{r+1} \right] = \frac{b^{r+1} - a^{r+1}}{(b-a)(r+1)}$$

233

y por lo tanto la media es

$$m_1^0 = E(x) = \frac{b^2 - a^2}{2(b-a)} = \frac{(b-a)(b+a)}{2(b-a)} = \frac{b+a}{2},$$

234

y la varianza

$$m_2^0 = E(x^2) = \frac{b^3 - a^3}{3(b-a)} = \frac{(b-a)(a^2 + b^2 + ab)}{3(b-a)} = \frac{1}{3}(a^2 + b^2 + ab).$$

235

{ Ejemplo de distribución uniforme: } La ruleta rusa. Supongamos que puede tomar 360 valores, es decir, $0 \leq x \leq 360$. Entonces

$$F(x) = \frac{1}{360}, \quad 0 \leq x \leq 360,$$

236

y, por ejemplo, la probabilidad de que la bola caiga entre el 50 y el 360 es

$$P(50 \leq x \leq 360) = \int_{50}^{360} \frac{1}{360} dx = \frac{1}{360} [x]_{50}^{360} = \frac{310}{360} = 0.8611 (\sim 86\%).$$

239 La función de distribución acumulativa es

$$\begin{aligned} 240 \quad D(x) &= 0, \quad x < 0 \\ 241 \quad D(x) &= \frac{x}{360}, \quad 0 \leq x \leq 360 \\ D(x) &= 1, \quad x \geq 360 \end{aligned}$$

242 *{(2) Distribución normal o Gaussiana:}\| La distribución normal es una de las dis-
243 tribuciones mas recurrente en la naturaleza. En general cualquier variable aleatoria
244 medida, especialmente aquellas que son suma de otras variables aleatorias, tiene una
245 distribución normal alrededor de la media*

$$F(x) = \frac{1}{\sigma\sqrt{2\pi}} \exp\left\{-\frac{(x-\bar{x})^2}{2\sigma^2}\right\}.$$

246
247 *La distribución de función acumulativa normal se obtiene integrando la expresión
248 de arriba. Para ello vamos a realizar el cambio de variable (que no es nada mas que
249 estandarizar la variable aleatoria x)*

$$z = \frac{x - \bar{x}}{\sigma\sqrt{2}}$$

250 *y*

$$dz = \frac{dx}{\sigma\sqrt{2}},$$

251 *de lo que se deduce*

$$D(z) = \frac{\sigma\sqrt{2}}{\sigma\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^z \exp\{-z^2\} dz = \frac{1}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^z \exp\{-z^2\} dz,$$

252 *donde* $\frac{2}{\sqrt{\pi}} \int_0^z \exp\{-t^2\} dt = \text{erf}(z).$

253
254 *Los momentos estadísticos alrededor del origen de la función de distribución Normal
255 son*

$$m_r^0 = E[x^r] = \int_{-\infty}^{\infty} x^r F(x) dx = \frac{1}{\sigma\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} x^r \exp\left\{-\frac{(x-\bar{x})^2}{2\sigma^2}\right\} dx$$

256 *Hagamos el cambio de variable*

$$\begin{aligned} 257 \quad u &= \frac{x - \bar{x}}{\sigma\sqrt{2}} \\ du &= \frac{dx}{\sigma\sqrt{2}} \end{aligned}$$

258 *Si substituimos en la expresión de m_r obtenemos*

$$m_r^0 = \frac{\sigma\sqrt{2}}{\sigma\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} (\sigma\sqrt{2}u + \bar{x})^r e^{-u^2} du = \frac{1}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} (\sigma\sqrt{2}u + \bar{x})^r e^{-u^2} du.$$

259 $\{\} \{ Ejercicio \}: Deducir los momentos estadísticos de orden 1 y 2 de la distribución
260 Normal, es decir, la media y la varianza. Integrales útiles:$

$$\begin{aligned} \int e^{-ax^2} dx &= \frac{\sqrt{\pi}}{2\sqrt{a}} \operatorname{erf}(x\sqrt{a}) \\ 261 \quad \int xe^{-ax^2} dx &= -\frac{1}{2a} e^{-ax^2}, \end{aligned}$$

262 donde la función de error se define cómo:

$$\operatorname{erf}(z) = \frac{2}{\sqrt{\pi}} \int_0^z e^{-t^2} dt.$$

263 La función de error cumple las siguientes identidades:

$$\operatorname{erf}(0) = \frac{2}{\sqrt{\pi}} \int_0^0 e^{-t^2} dt = 0$$

264 ,

$$\operatorname{erf}(\infty) = \frac{2}{\sqrt{\pi}} \underbrace{\int_0^\infty e^{-t^2} dt}_{\frac{\sqrt{\pi}}{2}} = 1$$

265 .

$$\operatorname{erf}(-\infty) = \frac{2}{\sqrt{\pi}} \underbrace{\int_0^{-\infty} e^{-t^2} dt}_{-\frac{\sqrt{\pi}}{2}} = -1$$

266 .

267 $\{\} \{ Respuesta \}: La media y la varianza son$

$$\begin{aligned} m_1^0 &= E(x) = \mu \quad ; \quad m_1 = 0 \\ 268 \quad m_2^0 &= \operatorname{Var}(x) = \mu^2 + \sigma^2 \quad ; \quad m_2 = \sigma^2 \end{aligned}$$

269 $\{\} \{ Deducción de la media \}: El momento de orden 1 centrado es:$

$$m_1 = \frac{\sigma\sqrt{2}}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} ue^{-u^2} du = -\frac{\sigma\sqrt{2}}{2\sqrt{\pi}} e^{-u^2} \Big|_{-\infty}^{\infty} = 0.$$

270 | y alrededor de cero (momentos crudos):

$$\begin{aligned} m_1^0 &= \frac{1}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} (\sigma\sqrt{2}u + \mu)e^{-u^2} du = \frac{\sigma\sqrt{2}}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} ue^{-u^2} du + \frac{1}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} \mu e^{-u^2} du = \\ 271 \quad | \quad &= \underbrace{\frac{\sigma\sqrt{2}}{\sqrt{\pi}} \left(-\frac{1}{2} e^{-u^2} \right)}_0 \Big|_{-\infty}^{\infty} + \frac{\mu}{\sqrt{\pi}} \left(\frac{\sqrt{\pi}}{2} \operatorname{erf}(u) \right) \Big|_{-\infty}^{\infty} = \frac{\mu}{2} [1 - (-1)] = \mu, \end{aligned}$$

272 $\{\} \{ Deducción de la varianza \}: El momento de orden 2 centrado es: |$

$$m_2 = \frac{(\sigma\sqrt{2})^2}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} u^2 e^{-u^2} du$$

$$x = u \rightarrow dx = du$$

273

$$dy = ue^{-u^2} \rightarrow y = \frac{1}{2}e^{-u^2}$$

274

$$\begin{aligned} m_2 &= \frac{2\sigma^2}{\sqrt{\pi}} \left[-\frac{1}{2}e^{-u^2} \Big|_{-\infty}^{\infty} + \frac{\sqrt{\pi}}{4} \operatorname{erf}(u) \Big|_{-\infty}^{\infty} \right] = \frac{2\sigma^2}{\sqrt{\pi}} \left[0 + \frac{\pi}{4} (\operatorname{erf}(\infty) - \operatorname{erf}(-\infty)) \right] = \\ &= \frac{2\sigma^2}{\sqrt{\pi}} \left[\frac{\pi}{4} + \frac{\pi}{4} \right] = \sigma^2 \end{aligned}$$

275

| y alrededor de cero (momentos crudos):

276

$$\begin{aligned} m_2^0 &= \frac{1}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} (\sigma\sqrt{2}u + \mu)^2 e^{-u^2} du = \frac{1}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} 2\sigma^2 u^2 e^{-u^2} du + \\ &\quad + \frac{\mu^2}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-u^2} du + \frac{2\sigma\sqrt{2}\mu}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} ue^{-u^2} du = \\ &= \underbrace{\frac{2\sigma^2}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} u^2 e^{-u^2} du}_{m_2 = \sigma^2} + \underbrace{\mu \frac{1}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} ue^{-u^2} du}_{m_1^0 = \mu} + \underbrace{2\mu \frac{\sigma\sqrt{2}}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} ue^{-u^2} du}_{m_1 = 0} = \sigma^2 + \mu^2, \end{aligned}$$

277

| La probabilidad de que una variable normalmente distribuida caiga en una desviación estandard de su valor medio viene dada por

280

$$\begin{aligned} P(-1 \leq z \leq 1) &= \int_{-1}^{+1} F(z) dz = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-1}^{+1} e^{-\frac{1}{2}z^2} dz = \\ &= \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \frac{\sqrt{\pi}}{2\sqrt{1/2}} \left[\operatorname{erf}(z\sqrt{1/2}) \right]_{-1}^{+1} = \frac{1}{2} \left[\operatorname{erf}(1/\sqrt{2}) - \operatorname{erf}(-1/\sqrt{2}) \right] = \\ &= \frac{1}{2} [0.6827 - (-0.6827)] = 0.6827 (68.27\%), \end{aligned}$$

281

y similarmente para 2 y 3 desviaciones estandard

282

$$\begin{aligned} P(-2 \leq z \leq 2) &= \int_{-2}^{+2} F(z) dz = 95.45\% \\ P(-3 \leq z \leq 3) &= \int_{-3}^{+3} F(z) dz = 99.73\%. \end{aligned}$$

283

Entonces solo hay un 4.55% de probabilidad de que una variable normalmente distribuida caiga fuera de dos desviaciones estandard respecto de la media. Puesto que es una probabilidad con 2 colas, la probabilidad de que una variable normal exceda su media por mas de 2σ es la mitad de esto, es decir 2.275%, ya que la distribución normal es simétrica. | En la práctica una PDF se calcula como un histograma escalado. Es por ello que necesitamos escojer el tamaño y localización de los bins en el histograma. La demo muestra las consecuencias de esta elección (*pdf_demo.m*).

291

{(3) Distribución de Poisson:} |

292

La distribución de Poisson expresa la probabilidad de que ocurra un determinado número de eventos durante un cierto intervalo en el tiempo o distancia en el espacio. Se usa generalmente para la ocurrencia de sucesos con muy poca probabilidad o muy "raros". La expresión para la función acumulativa es:

293

294

295

296

$$D(x) = P(x \leq r) = e^{-\lambda} \sum_{k=0}^{|r|} \frac{\lambda^k}{k!},$$

297 donde λ es el valor promedio

298

299 y la función de densidad de probabilidad

$$F(x) = P(x = k) = \frac{\lambda^k e^{-\lambda}}{k!}$$

300

301 Los momentos estadísticos alrededor del origen de la función de distribución de
302 Poisson se pueden calcular directamente con sumatorios y expansión de Taylor:

$$\begin{aligned} m_r^0 &= E[x^r] = \sum_{k \geq 0} k^r P(X = k) = \sum_{k \geq 0} k^r F(x) = \sum_{k \geq 0} k^r \frac{\lambda^k e^{-\lambda}}{k!} = \\ &= \lambda e^{-\lambda} \sum_{k \geq 0} \frac{k^r}{k!} \lambda^{k-1} \end{aligned}$$

304

{ } Veamos el momento de orden 1 alrededor del origen:

$$\begin{aligned} m_1^0 &= E[x] = \lambda e^{-\lambda} \sum_{k \geq 0} \frac{k}{k!} \lambda^{k-1} = \lambda e^{-\lambda} \sum_{k \geq 1} \frac{k}{(k-1)! k} \lambda^{k-1} = \lambda e^{-\lambda} \sum_{k \geq 1} \frac{1}{(k-1)!} \lambda^{k-1} \\ &= \lambda e^{-\lambda} \sum_{j \geq 0} \frac{\lambda^j}{j!}, \end{aligned}$$

305

para $j = k - 1$. Finalmente expandiendo en series de Taylor la función exponencial

$$e^\lambda = \sum_{j \geq 0} \frac{1}{j!} \lambda^j$$

307

, obtenemos:

$$m_1^0 = \lambda e^{-\lambda} e^\lambda = \lambda$$

308

{ } { Ejercicio}: Demostrar que el momento estadístico alrededor del origen de orden
309 2 de la distribución de Poisson es igual a $m_2^0 = \lambda + \lambda^2$.

310

$$\begin{aligned} m_2^0 &= E[x^2] = \lambda e^{-\lambda} \sum_{k \geq 0} \frac{k^2}{k!} \lambda^{k-1} = \lambda e^{-\lambda} \left[\sum_{k \geq 1} (k-1) \frac{1}{(k-1)!} \lambda^{k-1} + \sum_{k \geq 1} \frac{1}{(k-1)!} \lambda^{k-1} \right] = \\ &= \lambda e^{-\lambda} \left[\lambda \sum_{k \geq 2} \frac{1}{(k-2)!} \lambda^{k-2} + \sum_{k \geq 1} \frac{1}{(k-1)!} \lambda^{k-1} \right] = \\ &= \lambda e^{-\lambda} \left[\lambda \sum_{j \geq 0} \frac{1}{j!} \lambda^j + \sum_{i \geq 0} \frac{1}{(i)!} \lambda^i \right] = \lambda e^{-\lambda} [\lambda e^\lambda + e^\lambda] = \\ &= \lambda(\lambda + 1) = \lambda^2 + \lambda. \end{aligned}$$

311

312 En el caso que fuera el momento de orden 2 centrado se escribiría:

$$E[(x - E[x])^2] = E[x^2] - (E[x])^2 = \lambda^2 + \lambda - (\lambda)^2 = \lambda.$$

314 $\{\}$ { Ejemplo: } En los últimos 160 años, han sucedido 680 tormentas intensas en el
 315 Golfo de México, incluyendo depresiones, tormentas tropicales, y huracanes. Asumimos que la frecuencia de ocurrencia de una tormenta intensa en el Golfo de México
 316 sigue una distribución de Poisson (eventos “raros”, poco frecuentes). Calcula la
 317 probabilidad de que ocurran 2 huracanes en 1 año:
 318 $\}$

- 319 (a) El número promedio de tormentas intensas por año es: $\mu = 680/160 = 4.25$
 320 huracanes/año.
 321 (b) La probabilidad de que ocurran 2 huracanes en 1 año es:

$$P(x=2) = \frac{\lambda^2 e^{-\lambda}}{2!} = \frac{4.25^2 e^{-4.25}}{2!} = 0.1288 (\sim 12\%)$$

322 La probabilidad es muy baja debido a que exigimos que sean exactamente 2 huracanes
 323 en un año y no, por ejemplo, > 2. En el segundo caso, la probabilidad aumentaría
 324 considerablemente

$$\begin{aligned} P(x > 2) &= P(x = 3) + P(x = 4) + \dots = 1 - P(x \leq 2) = 1 - [P(x = 0) + P(x = 1) + P(x = 2)] = \\ 325 \quad &= 1 - [0.0143 + 0.0606 + 0.1288] = 1 - 0.2037 = 0.7963 (\sim 80\%) \end{aligned}$$

326 $\{(4)\}$ Distribución Binomial: $\}$

327 Supongamos que tenemos un conjunto de n tiradas en los cuales pueden suceder únicamente dos cosas: ‘acierto’ o ‘fallo’. La probabilidad de acertar en una tirada es
 328 $p=P$. Si X es el número total de aciertos en n tiradas, entonces la probabilidad de
 329 que el número de aciertos sea k es:
 330

$$P(X = k) = \binom{n}{k} p^k (1-p)^{n-k}, \quad k = 0, 1, 2, 3, \dots, n,$$

331 $\}$ donde la expresión

$$\binom{n}{k} = C(n, k) \equiv \frac{n!}{(n-k)!k!},$$

332 $\mid \{$ es el número de diferentes combinaciones de grupos de k objetos que pueden
 333 ser elegidos de un conjunto total de n objetos. Estos números se denominan coeficientes binomiales. La probabilidad de que el número de aciertos caiga en un rango
 334 de valores es
 335

$$P(a \leq X \leq b) = \sum_a^b P(X)$$

336 {Ejemplo 1:} ?‘Cual es la probabilidad de obtener exactamente 6 caras de 10 lanzamientos de moneda? Respuesta:

$$P(x = 6) = C(10, 6)0.5^6(1 - 0.5)^{10-6} = \frac{10!}{(10-6)!6!} 0.5^6(1 - 0.5)^{10-6} \simeq 0.205$$

338 {Ejemplo 2:} ?‘Cual es la probabilidad de obtener mas de 15 caras de 20 lanzamientos de moneda? Respuesta:

$$\sum_{k=16}^{20} \binom{20}{k} 0.5^k (1-0.5)^{20-k} = 0.006.$$

340 *Si realizas esta operación a mano se vuelve muy tediosa. Es por ello que se utiliza la
341 aproximación Normal a la distribución Binomiala (DeMoivre-Laplace).*

342 *{Teorema de DeMoivre-Laplace (aproximación de Binomial a Normal)}|*

343 *La distribución binomial de una variable X definida por n tiradas independientes
344 cada una de las cuales tienen una probabilidad p de acertar, es aproximadamente
345 una distribución Normal de media np y desviación típica $\sqrt{np(1-p)}$, cuando n es
346 suficientemente grande. Entonces se deduce que para cualquier número a y b,*

$$\lim_{n \rightarrow \infty} P\left(a < \frac{X - np}{\sqrt{np(1-p)}} < b\right) = \frac{1}{\sqrt{2\pi np(1-p)}} \int_a^b \exp\left[-\frac{(x - np)^2}{2np(1-p)}\right] dx.$$

347 |

348 *Esto significa que el estadístico, $\frac{X-np}{\sqrt{np(1-p)}}$, tiene una distribución Normal. Este teo-
349 rema es un caso particular del teorema del límite central y nos permite de simplificar
350 la solución de un problema binomial.*

351 *{Ejemplo de la aproximación Normal a la distribución Binomial:} | El 2% de los
352 XBTs fabricados por una empresa presentan defectos. Si hemos adquirido 2000
353 XBTs, ¿Cuál es la probabilidad de que haya menos de 50 defectuosos? | { Re-
354 spuesta}: Se trata de una distribución binomial ya que solo pueden ser defectuosos
355 o no defectuosos. La probabilidad que sea defectuoso es $p = 0.02$ (2%) y $n = 2000$,
356 lo que nos da una distribución Binomial $B(2000, 0.02)$. Puesto que la n es grande
357 podemos hacer una aproximación a la distribución Normal. Calculamos la media
358 y desviación estandar de la distribución Normal $\mu = np = 200 * 0.02 = 40$ y
359 $\sigma = \sqrt{np(1-p)} = \sqrt{2000 * 0.02 * (1 - 0.02)} = 6.26$ x es $B(2000, 0.02)$ y x_N es
360 $N(40, 6.26)$. | La probabilidad que $x < 50$ es*

$$p(x < 50) = p(x_N \leq 49),$$

361 *y si estandarizamos*

$$p(x_N \leq 49) = p\left(z \leq \frac{49 - 40}{6.26}\right) = p(z \leq 1.44) = 0.9251.$$

362 *{EJERCICIOS de estadística y probabilidad:}|*

363 *{Ejercicio 1:} Calcule $E[x]$ si x tiene la función de densidad de probabilidad*

$$f(x) = \begin{cases} \frac{1}{4}xe^{-\frac{x}{2}}, & x > 0 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}.$$

364 *La esperanza $E[x]$ de la función $f(x)$ es entonces*

$$E[x] = \int_0^\infty x \left(\frac{1}{4}xe^{-\frac{x}{2}}\right) dx = \frac{1}{4} \int_0^\infty x^2 e^{-\frac{x}{2}} dx.$$

365 *Definamos $y = x/2$; entonces $x = 2y$ y $dx = 2dy$ y obtenemos*

$$E[x] = \frac{1}{4} \int_0^\infty x^2 e^{-\frac{x}{2}} dx = \frac{1}{4} \int_0^\infty (2y)^2 e^{-y} 2dy = 2 \int_0^\infty y^2 e^{-y} dy.$$

Vamos ahora a resolver la integral por partes. Hacemos la siguiente sustitución:
 $u = y^2$, $dv = e^{-y}$ y por ende $du = 2ydy$ y $v = -e^{-y}$. La integral se puede reescribir usando la expresión general de integración por partes $h(x) = uv - \int vdu$:

$$E[x] = 2 \int_0^\infty y^2 e^{-y} dy = 2 \left[-y^2 e^{-y} - \int -e^{-y} (2y) dy \right] = 2 \left[-y^2 e^{-y} + 2 \int y e^{-y} dy \right].$$

Integramos de nuevo por partes. Usa $u = y$, $dv = e^{-y}$ y entonces $du = dy$ y $v = -e^{-y}$

$$\begin{aligned} E[x] &= 2 \left[-y^2 e^{-y} + 2 \left\{ -ye^{-y} - \int -e^{-y} dy \right\} \right] = \\ &= 2 \left[-y^2 e^{-y} + 2 \left\{ -ye^{-y} - e^{-y} \right\} \right] = \\ &= -2y^2 e^{-y} - 4ye^{-y} - 4e^{-y} = \\ &= [-2e^{-y}(y^2 + 2y + 2)]_0^\infty = \\ &= \lim_{n \rightarrow \infty} [-2e^{-y}(y^2 + 2y + 2)] - [-2e^{-y}(y^2 + 2y + 2)]_{y=0}. \end{aligned}$$

El límite es ahora del tipo ∞/∞ y entonces usamos la regla de l'Hopital

$$E[x] = -2 \lim_{y \rightarrow \infty} \frac{2y + 2}{e^y} + 2 [e^{-y}(y^2 + 2y + 2)]_{y=0}$$

Usamos la regla de l'Hopital de nuevo

$$E[x] = -2 \lim_{y \rightarrow \infty} \frac{2}{e^y} + 2 [e^{-y}(y^2 + 2y + 2)]_{y=0} = 0 + 2 [e^{-y}(y^2 + 2y + 2)]_{y=0} = 4$$

{Ejercicio 2:} Calcule $E[x]$ si x tiene la función de densidad de probabilidad

$$f(x) = \begin{cases} c(1-x^2), & -1 < x < 1 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}.$$

$$\begin{aligned} E[x] &= \int_{-1}^1 x[c(1-x^2)]dx = c \int_{-1}^1 x[(1-x^2)]dx = \\ &= c \int_{-1}^1 x - x^3 dx = c \left[\frac{x^2}{2} + \frac{x^4}{4} \right]_{-1}^1 = 0 \end{aligned}$$

{Ejercicio 3:} Calcule $E[x]$ si x tiene la función de densidad de probabilidad

$$f(x) = \begin{cases} \frac{5}{x^2}, & x > 5 \\ 0, & x \leq 5 \end{cases}.$$

$$\begin{aligned} E[x] &= \int_5^\infty x \frac{5}{x^2} dx = \int_5^\infty \frac{5}{x} dx = 5 \int_5^\infty \frac{1}{x} dx \\ &= 5[\ln x]_5^\infty = 5 \left[\left(\lim_{x \rightarrow \infty} \ln x \right) - \ln 5 \right] \rightarrow \infty \end{aligned}$$

³⁸¹ {Ejercicio 4:} La variable aleatoria x tiene la siguiente función de densidad de prob-
³⁸² abilidad

$$f(x) = \begin{cases} k(2x+3) & -1 \leq x \leq 2 \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases}.$$

³⁸³ • ¿Cuál es el valor de k ?

$$\int_{-\infty}^{\infty} k(2x+3)dx = 1$$

$$\int_{-1}^2 k(2x+3)dx = (kx^2 + 3kx) \Big|_{-1}^2 = kx(3+x) \Big|_{-1}^2 = 10k + 2k = 1$$

$$12k = 1 \rightarrow k = \frac{1}{12}$$

³⁸⁴ • Calcula $E[x]$

$$\begin{aligned} E[x] &= \int_{-1}^2 xk(2x+3)dx = 2k \left. \frac{x^3}{3} \right|_{-1}^2 + 3k \left. \frac{x^2}{2} \right|_{-1}^2 = \\ &= k \left[\frac{18}{3} + \frac{9}{2} \right] = \frac{21}{24}. \end{aligned}$$

³⁸⁵ {Ejercicio 5:} Sea la función $g(x)$ dada por

$$g(x) = \begin{cases} x + 2\alpha & , x \leq -\alpha \\ x & , -\alpha \leq x \leq \alpha \\ x - 2\alpha & , x > \alpha \end{cases},$$

³⁸⁶ donde asumimos que x está normalmente distribuida. Calcula la media de $g(x)$.

$$\begin{aligned} E[g(x)] &= \int_{-\infty}^{\infty} g(x)F(x)dx = \int_{-\infty}^{-\alpha} (x+2\alpha)F(x)dx + \int_{-\alpha}^{\alpha} xF(x)dx + \int_{\alpha}^{\infty} (x-2\alpha)F(x)dx = \\ &= \int_{-\infty}^{-\alpha} xF(x)dx + \int_{-\infty}^{-\alpha} 2\alpha F(x)dx + \int_{-\alpha}^{\alpha} xF(x)dx + \int_{\alpha}^{\infty} xF(x) - \int_{\alpha}^{\infty} 2\alpha F(x)dx = \\ &= \int_{-\infty}^{-\infty} xF(x)dx + 2\alpha \left[\int_{-\infty}^{-\alpha} F(x)dx - \int_{\alpha}^{\infty} F(x) \right] = \\ &= \int_{-\infty}^{-\infty} xF(x)dx + 2\alpha \left[D(x = -\alpha) - \left(1 - \int_{-\infty}^{-\alpha} F(x)dx \right) \right] = \\ &= \int_{-\infty}^{-\infty} xF(x)dx + 2\alpha \left[D(x = -\alpha) - \left(1 - D(x = \alpha) \right) \right] = \\ &= \mu + 2\alpha [D(-\alpha) - 1 + D(\alpha)]. \end{aligned}$$

³⁹² donde la media de la distribución Normal es

$$E[x] = \int_{-\infty}^{\infty} xF(x)dx = \int_{-\infty}^{\infty} x \frac{1}{\sigma\sqrt{2\pi}} e^{-\frac{1}{2}\left(\frac{x-\mu}{\sigma}\right)^2} dx = \mu.$$

393 $\{ \text{Teorema central del límite:} \} \setminus \{ \text{Definición 1}\}: \text{Sea } X_1, X_2, X_3, \dots, X_n \text{ un conjunto}$
 394 $\text{de variables aleatorias, independientes e idénticamente distribuidas con media } \mu \text{ y}$
 395 $\text{varianza } \sigma^2 \text{ distinta de cero. Sea}$

$$S_n = X_1 + X_2 + \dots + X_n,$$

396 entonces

$$\lim_{n \rightarrow \infty} Pr(Z_n \leq z) = \Phi(z),$$

397 donde $\Phi(z)$ es una distribución Normal estandar y $Z_n = \frac{S_n - n\mu}{\sigma/\sqrt{n}} = \frac{\bar{X} - \mu}{\sigma/\sqrt{n}}$ es una
 398 estandarización del sumatorio S_n de tal forma que la media de la nueva variable Z_n
 399 sea cero y su desviación estándar sea igual a 1. De esta forma, las variables Z_n
 400 convergerán a una distribución normal estándar $N(0, 1)$, cuando n tienda a infinito.
 401 $\| \{ \text{Definición 2}\}: \text{Sea } X_1, X_2, X_3, \dots, X_n \text{ un conjunto de variables aleatorias, in-}$
 402 $\text{dependientes e idénticamente distribuidas con media } \mu \text{ y varianza } \sigma^2 \text{ distinta de cero.}$
 403 Entonces, si n es suficientemente grande, la variable aleatoria

$$\bar{X} = \frac{1}{n} \sum_{i=1}^n X_i$$

404 tiene aproximadamente una distribución normal con media $\mu(\bar{X}) = \mu$ y desviación
 405 típica $\sigma(\bar{X}) = \sigma/\sqrt{n}$. $\| \{ \text{NOTA}\}: \text{Es importante remarcar que el teorema del}$
 406 límite central no dice nada acerca de la distribución de X_i , solo de la distribución
 407 de su media muestral \bar{X} . $\% \% \| \{ \text{Aplicación 1}\}: \text{Calculo de probabilidades sobre}$
 408 la media muestral. $\| \{ \text{Ejemplo}\}: \text{La recolección de muestras de agua con una}$
 409 roseta es una variable aleatoria con media $\mu = 150 \text{ ml}$ y varianza de $\sigma^2 = 120 \text{ ml}^2$.
 410 Si tomamos $n = 40$ muestras aleatorias de agua. (a) ?Cual es la media y la
 411 desviación estándar de la media muestral?, (b) ?Cual es la probabilidad de
 412 que la media muestral contenga entre 145 y 153 ml de agua? |

- 413 (a) $\mu(\bar{X}) = 150 \text{ ml}$ y $\sigma(\bar{X}) = \sigma/\sqrt{n} = \sqrt{120/40} = \sqrt{3} \text{ ml}$ |
 414 (b) Queremos calcular $Pr(145 \leq \bar{X} \leq 153)$. Si escribimos la probabilidad en forma
 415 estandarizada, entonces:

$$Pr(145 \leq \bar{X} \leq 153) = Pr\left(\frac{145 - 150}{\sqrt{3}} \leq Z \leq \frac{153 - 150}{\sqrt{3}}\right) \simeq Pr(-2.89 \leq Z \leq 1.73) =$$

$$= Pr(Z \leq 1.73) - Pr(Z \leq -2.89) = 0.9582 - (1 - 0.9981) = 0.9582 - 0.0019 = 0.9563$$

416 $\{ \text{Función de densidad de probabilidad conjunta}\} \setminus \{ \text{La probabilidad que dos variables}$
 417 aleatorias (x, y) caigan en la región R (como por ejemplo un rectángulo) se obtiene
 418 integrando su función de probabilidad conjunta

$$P((x, y) \in R) = \int \int_R F(x, y) dx dy.$$

419 En particular, si R es un rectángulo $2d$ $(x, y) : r \leq x \leq r + dr, s \leq y \leq s + ds$, en-
 420 tonces

$$P((x, y) \in R) = P(r \leq x \leq r + dr, s \leq y \leq s + ds) = \int_r^{r+dr} \int_s^{s+ds} F(x, y) dx dy.$$

421 Algunas propiedades: | (1) $F(x, y) \geq 0$ para todo x, y . | (2) $\int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} F(x, y) dx dy = 1$
 422 |

423 $\{ \text{Definición} \}: \text{La función de densidad de probabilidad marginal de variables aleato-}$
 424 $\text{rias } x \text{ e } y \text{ son: } Fx(x) = \int_{-\infty}^{\infty} F(x,y)dy \text{ y } Fy(y) = \int_{-\infty}^{\infty} F(x,y)dx.$

425 $\{ \text{Ejemplo del uso de la función de densidad de probabilidad conjunta} \} \mid \text{Imaginemos}$
 426 $\text{que una empresa de instrumentación oceanográfica fabrica boyas Lagrangianas de}$
 427 $\text{grosor } x \text{ y diámetro } y, \text{ los cuales varian de una boyta a la otra. Imaginemos que la}$
 428 $\text{función de densidad de probabilidad conjunta de la variable aleatoria "dimensión del}$
 429 $\text{instrumento oceanográfico" es:}$

$$F(x,y) = \frac{1}{6}(r+s) \text{ si } (x,y) \in R = \{1 \leq x \leq 2; 4 \leq y \leq 5\}$$

$$F(x,y) = 0 \text{ si } (x,y) \text{ fuera de } R$$

430 Ahora queremos saber que probabilidad hay de que una boyta tenga un grosor $1 \leq x \leq$
 431 $1.5m$ y un diámetro $4.5 \leq y \leq 5m$, es decir

$$P(1 \leq x \leq 1.5, 4.5 \leq y \leq 5) = \int_1^{1.5} \int_{4.5}^5 \frac{1}{6}(r+s) ds dr = 0.253 = 25\%$$

432 $\{ \text{Significancia estadística utilizando la distribución Normal} \} \mid \text{Como vimos en el teo-}$
 433 $\text{rema central del límite, para una población infinita } (N \rightarrow \infty) \text{ la desviación estandar}$
 434 $\text{de la distribución de las medias muestrales es:}$

$$\sigma(\bar{x}) = \frac{\sigma}{\sqrt{N}} = \text{error estandar del estimado de la media.}$$

435 Aquí σ es la desviación estandar de la población y N es el número de datos uti-
 436 lizado para calcular la media muestral. Entonces, si promediamos observaciones de
 437 una población de desviación estandar σ , la desviación estandar de esos promedios
 438 disminuye como el inverso de la raíz cuadrada del tamaño muestral N . $\mid \mid$ Si N
 439 es suficientemente grande podemos usar las estimaciones de σ y \bar{x} para calcular el
 440 denominado estadístico z que corresponde a una distribución normal estandarizada
 441 de media $\mu = 0$ y $\sigma = 1$

$$z = \frac{\bar{x} - \mu}{\sigma(\bar{x})} = \frac{\bar{x} - \mu}{\frac{\sigma}{\sqrt{N}}}$$

442 $\mid \mid$ La fórmula de arriba puede modificarse convenientemente para darnos un test
 443 de significancia estadística para la diferencia entre medias muestrales con tamaños
 444 muestrales y desviación estandar diferentes:

$$z = \frac{\bar{x}_1 - \bar{x}_2 - \Delta_{1,2}}{\sqrt{\frac{\sigma_1^2}{N_1}} + \sqrt{\frac{\sigma_2^2}{N_2}}},$$

445 donde $\Delta_{1,2}$ es la diferencia esperada entre las dos medias, lo que se suele asumir
 446 cero en la práctica. $\mid \mid$ Si el tamaño muestral N es menor de 30 entonces no pode-
 447 mos usar el estadístico z , pero podemos utilizar la distribución {t-student}; o cuando
 448 queremos comparar varianzas, podemos usar la distribución {chi-cuadrada}. La {t-}
 449 {student} converge a una distribución normal para largos tamaños muestrales y se
 450 define como

$$t = \frac{\bar{x} - \mu}{\frac{s}{\sqrt{N-1}}} = \frac{\bar{x} - \mu}{\frac{\hat{s}}{\sqrt{N}}}; \hat{s} = \sqrt{\frac{N}{N-1}} s.$$

451 Si consideramos una población normalmente distribuida de media μ la función de
 452 densidad de probabilidad de la $\{t\text{-student}\}$ es

$$F_x(t) = \frac{f_0(\nu)}{\left(1 + \frac{t^2}{\nu}\right)^{\frac{\nu+1}{2}}},$$

453 donde $\nu = N - 1$ es el número de grados de libertad y $f_0(\nu)$ es una constante que
 454 depende en ν y permite que el área bajo la curva $F_x(t)$ sea igual a la unidad. Los
 455 grados de libertad se definen como el número de muestras independientes N menos
 456 el número de parámetros del estadístico que queremos estimar. || A diferencia del
 457 estadístico z , la $\{t\text{-student}\}$ depende del número de grados de libertad; la cola de la
 458 distribución es larga para números de grados de libertad bajos (o N pequeña). Para
 459 números altos de grados de libertad (o N grande), la distribución $\{t\text{-student}\}$ se
 460 acerca al estadístico z o distribución Normal.

461 $\{\text{Intervalos de confianza}\} \backslash$

462 Para calcular valores de los estadísticos z y $\{t\text{-student}\}$ debemos de fijar el nivel de
 463 confianza definido como $1 - \alpha$; porcentaje del nivel de confianza $100(1 - \alpha)\%$. Esto
 464 se puede escribir simbólicamente cómo

$$P(-z_{\alpha/2} < z < z_{\alpha/2}) = 1 - \alpha$$

$$P(-t_{\alpha/2} < t < t_{\alpha/2}) = 1 - \alpha.$$

465 Una vez definido el nivel de confianza y los grados de libertad ν (para la $\{t\text{-student}\}$)
 466 podemos leer el valor de dichos estadísticos en tablas. En esas tablas $z_{\alpha/2}$ es el valor
 467 de z para el cual solo el $100 * \alpha/2\%$ de los valores de z es esperado ser mas grande
 468 (cola de la derecha de la distribución). Igualmente, $z_{-\alpha/2} = -z_{\alpha/2}$ es el valor de z
 469 para el cual solo el $100 * \alpha/2\%$ de los valores de z es esperado ser mas pequeño (cola
 470 de la izquierda de la distribución). O dicho de otra forma, $z_{\alpha/2}$ es el valor por encima
 471 del cual existe un área bajo la curva de $\alpha/2$. Los valores de z y t son las integrales
 472 bajo las correspondientes funciones de densidad de probabilidad.

473

474 (1) $\{\text{Intervalo de confianza para } \mu (N > 30, \sigma \text{ conocida}\}$ | Cuando $N > 30$ y σ es
 475 conocida, podemos usar el estadístico z para encontrar el intervalo de confianza para
 476 μ . Hay un $100 * (1 - \alpha)\%$ que cualquier estadístico z caiga en el intervalo

$$\begin{aligned} z_{-\alpha/2} &< \frac{\bar{x} - \mu}{\sigma} \sqrt{N} < z_{\alpha/2} \\ \frac{\sigma}{\sqrt{N}} z_{-\alpha/2} &< \bar{x} - \mu < \frac{\sigma}{\sqrt{N}} z_{\alpha/2} \\ -1 \frac{\sigma}{\sqrt{N}} z_{-\alpha/2} &> \mu - \bar{x} > -1 \frac{\sigma}{\sqrt{N}} z_{\alpha/2} \\ \bar{x} - 1 \frac{\sigma}{\sqrt{N}} z_{-\alpha/2} &> \mu > \bar{x} - 1 \frac{\sigma}{\sqrt{N}} z_{\alpha/2} \end{aligned}$$

480 y sabiendo que es simétrica $-z_{\alpha/2} = z_{-\alpha/2}$:

$$\bar{x} - z_{\alpha/2} \frac{\sigma}{\sqrt{N}} < \mu < \bar{x} + z_{\alpha/2} \frac{\sigma}{\sqrt{N}}.$$

481 Supongamos que queremos encontrar el intervalo de confianza de μ al 95% de confi-
 482 anza, es decir, entonces $\alpha = 0.05$. Entonces $z_{\alpha/2} = 1.96$ (de tablas estadísticas). | |
 483 {Ejemplo}: $N = 40$, $\sigma = 0.5^\circ C$, y $\bar{x} = 12.7^\circ C$:

$$\bar{x} - z_{0.025} \frac{\sigma}{\sqrt{N}} < \mu < \bar{x} + z_{0.025} \frac{\sigma}{\sqrt{N}},$$

$$[12.7 - (1.96)0.5/\sqrt{40}]^\circ C < \mu < [12.7 + (1.96)0.5/\sqrt{40}]^\circ C
 485 \\ 12.54^\circ C < \mu < 12.85^\circ C$$

486 | (2) {Intervalo de confianza para μ ($N < 30$, σ desconocida)} | Cuando $N < 30$
 487 y σ es desconocida, podemos usar el estadístico t-student para encontrar el intervalo
 488 de confianza para μ . Hay un $100 * (1 - \alpha)\%$ que cualquier estadístico t caiga en el
 489 intervalo

$$t_{-\alpha/2} < \frac{\bar{x} - \mu}{s} \sqrt{N-1} < t_{\alpha/2},$$

$$\bar{x} - t_{\alpha/2} \frac{s}{\sqrt{N-1}} < \mu < \bar{x} + t_{\alpha/2} \frac{s}{\sqrt{N-1}}.$$

490 Si $\alpha = 0.05$, hay un 95% de probabilidad que cualquier estadístico t caiga en el inter-
 491 valo

$$t_{-0.025} < \frac{\bar{x} - \mu}{s} \sqrt{N-1} < t_{0.025},$$

492 de lo cual podemos deducir que la verdadera media μ es de esperar con un 95% de
 493 confianza que caiga en el intervalo:

$$\bar{x} - t_{0.025} \frac{s}{\sqrt{N-1}} < \mu < \bar{x} + t_{0.025} \frac{s}{\sqrt{N-1}}.$$

494 De forma general, podemos definir el intervalo de confianza como:

$$\mu = \bar{x} \pm t_c \frac{\hat{s}}{\sqrt{N}},$$

495 donde t_c es el valor crítico del estadístico t (límites del intervalo), el cual depende
 496 del número de grados de libertad y del nivel de confiabilidad deseado. El intervalo
 497 de confianza con el estadístico z, el cual solo es apropiado para tamaños muestrales
 498 grandes ($N > 30$) donde la desviación standar es conocida:

$$\mu = \bar{x} \pm z_c \frac{\sigma}{\sqrt{N}}.$$

499 Observamos que la teoría para tamaños muestrales pequeños reemplaza el estadístico
 500 z por el t y utiliza una desviación standar muestral modificada

$$\hat{s} = \sqrt{\frac{N}{N-1}s}.$$

501 %% {Diferencias entre medias}| %Supongamos dos muestras de tamaño N_1 y N_2

502 extraídas de una población %%con distribución normal con desviaciones standar
 503 %%siguales. Supongamos %%que las medias muestrales son \bar{x}_1 y \bar{x}_2 y las %%desviaciones
 504 %%estandar muestrales son s_1 y s_2 . Para comprobar %%la hipótesis nula (H_0) que ambas
 505 %%muestras provienen de la misma población, %%es decir $\mu_1 = \mu_2$ y $\sigma_1 = \sigma_2$ podemos
 506 %%usar la %%siguiente expresión %%

$$t = \frac{(\bar{x}_1 - \bar{x}_2) - (\mu_1 - \mu_2)}{\sigma \sqrt{\frac{1}{N_1} + \frac{1}{N_2}}};$$

507 % donde $\nu = N_1 + N_2 - 2$. | | (3) **Intervalo de confianza para la diferencia de**
 508 **medias $\mu_1 - \mu_2$** | | **El teorema central del límite (TCL) para la diferencia de medias**
 509 **muestrales de dos poblaciones viene dado por**

$$\bar{x}_1 - \bar{x}_2 \sim N(\mu_{\bar{x}_1 - \bar{x}_2}, \sigma_{\bar{x}_1 - \bar{x}_2}),$$

510 | | donde

$$\text{Media : } \mu_{\bar{x}_1 - \bar{x}_2} = \mu_{\bar{x}_1} - \mu_{\bar{x}_2} = \mu_1 - \mu_2$$

$$\text{Varianza : } \sigma_{\bar{x}_1 - \bar{x}_2}^2 = \sigma^2 \bar{x}_1 + \sigma^2 \bar{x}_2 = \sqrt{\frac{\sigma_1^2}{N_1} + \frac{\sigma_2^2}{N_2}}$$

512 | | {3.1) Desviaciones estandar poblacionales (σ_1 y σ_2) conocidas; μ_1 y μ_2 desconocidas} (estadístico z):

$$z = \frac{\bar{x}_1 - \bar{x}_2 - (\mu_1 - \mu_2)}{\sqrt{\frac{\sigma_1^2}{N_1} + \frac{\sigma_2^2}{N_2}}}$$

514 | | {3.2) Desviaciones estandar poblacionales (σ_1 y σ_2) y medias poblacionales (μ_1 y
 515 μ_2) desconocidas} (estadístico t):

$$t = \frac{\bar{x}_1 - \bar{x}_2 - (\mu_1 - \mu_2)}{\sqrt{\frac{s_1^2}{N_1} + \frac{s_2^2}{N_2}}}$$

516 | | {3.3) Desviaciones estandar poblacionales (σ_1 y σ_2) desconocidas pero iguales} (estadístico t): | | Supongamos dos muestras de tamaño N_1 y N_2 extraídas de dos
 517 poblaciones Normales con desviaciones estándar iguales ($\sigma_1 = \sigma_2$). Supongamos que
 518 conocemos las medias y desviaciones estándar muestrales \bar{x}_1 y \bar{x}_2 y s_1 y s_2 . Para
 519 comprobar la hipótesis nula H_0 que las muestran proceden de la misma población
 520 ($\mu_1 = \mu_2$ y $\sigma_1 = \sigma_2$) usamos el estadístico t -score (o pooled t):

$$t = \frac{\bar{x}_1 - \bar{x}_2 - (\mu_1 - \mu_2)}{\hat{s}_d \sqrt{\frac{1}{N_1} + \frac{1}{N_2}}}$$

522 | |

$$\hat{s}_d = \sqrt{\frac{(N_1 - 1)s_1^2 + (N_2 - 1)s_2^2}{N_1 + N_2 - 2}},$$

523 | donde $\nu = N_1 + N_2 - 2$ es el número de grados de libertad. |

524 **Ejemplo:** Un ingeniero que diseña instrumentos oceanográficos está ineteresado en
 525 aumentar el tiempo durante el cuál la pintura “antifouling” evita que los microor-
 526 ganismos se peguen y crezcan sobre el instrumento oceanográfico. Se prueban dos
 527 fórmulas de pintura: fórmula 1 estándar y fórmula 2 con un nuevo ingrediente que
 528 aumenta el tiempo de acción.

529 De la experiencia se sabe que la desviación estándar del tiempo de acción de la pin-
 530 tura es de 8 días y ésta variabilidad no se vé afectada por el nuevo ingrediente. Se
 531 pintan 35 instrumentos con la fórmula 1 y otros 35 con la fórmula 2. Los tiempos
 532 promedios de acción del “antifouling” son de 116 días para la fórmula 1 y 112 días
 533 para la fórmula 2. ¿A qué conclusión puede llegar el ingeniero diseñador del in-
 534 strumento sobre la eficacia del nuevo ingrediente, con un nivel de significancia de
 535 0.01? |

536 $x_1 \equiv$ Tiempo de acción “antifouling” fórmula 1 | $x_2 \equiv$ Tiempo de acción “antifoul-
 537 ing” fórmula 2 | $x_1 \sim$ Desconocida ($\mu_1, \sigma_1 = 8$ días) | $x_2 \sim$ Desconocida ($\mu_2, \sigma_2 = 8$

538 $días) | \bar{x}_1 - \bar{x}_2 \sim N(\mu_1 - \mu_2, \sigma_1/\sqrt{N_1} + \sigma_2/\sqrt{N_2})$ (*TCL*) | $\bar{x}_1 = 116$ días | $\bar{x}_2 = 112$
 539 días | $N_1 = N_2 = 35$ | $\alpha = 0.01$ | $H_0 : \mu_1 - \mu_2 = 0$ | $H_1 : \mu_1 - \mu_2 \neq 0$ |

540 *El intervalo de confianza de la diferencia de medias $\mu_1 - \mu_2$*

$$\bar{x}_1 - \bar{x}_2 - z_{\alpha/2} \left(\frac{\sigma_1}{\sqrt{N_1}} + \frac{\sigma_2}{\sqrt{N_2}} \right) < \mu_1 - \mu_2 < \bar{x}_1 - \bar{x}_2 + z_{\alpha/2} \left(\frac{\sigma_1}{\sqrt{N_1}} + \frac{\sigma_2}{\sqrt{N_2}} \right)$$

$$\bar{x}_1 - \bar{x}_2 - 2.33(1.9124) < \mu_1 - \mu_2 < \bar{x}_1 - \bar{x}_2 + 2.33(1.9124)$$

$$\bar{x}_1 - \bar{x}_2 - 4.4559 < \mu_1 - \mu_2 < \bar{x}_1 - \bar{x}_2 + 4.4559$$

$$4 - 4.4559 < \mu_1 - \mu_2 < 4 + 4.4559,$$

541 |

542 *y el intervalo de confianza es:* |

$$-0.4559 < \mu_1 - \mu_2 < 8.4559 \text{ al } 99\% (\alpha = 0.01)$$

$$H_0 : \mu_1 - \mu_2 = 0 \text{ al } 99\%,$$

543 *y aceptamos hipótesis nula H_0 .* |

544 (4) | *Intervalo de confianza para la varianza:*

545 *Distribución {chi-cuadrada}* |

546 *En ocasiones queremos definir un intervalo de confianza para la varianza muestral.*
 547 *Para ello podemos usar el estadístico {chi-cuadrado}. Definamos*

$$\chi^2 = (N - 1) \frac{s^2}{\sigma^2}.$$

548 | *Propiedades:*

- 549 • *No es simétrica.*
- 550 • *La forma de la distribución depende de los grados de libertad.*
- 551 • *A medida que los grados de libertad aumentan (N aumenta), la distribución se*
 552 *parece más a la Normal.*
- 553 • $\chi^2 \geq 0$

554 *Para definir el intervalo de confianza sabemos que hay un $100*(1-\alpha)\%$ que cualquier*
 555 *estadístico χ^2 caiga en el intervalo*

$$\begin{aligned} \chi_{1-\alpha/2}^2 &< (N - 1) \frac{s^2}{\sigma^2} < \chi_{\alpha/2}^2, \\ \frac{1}{\chi_{1-\alpha/2}^2} &> \frac{\sigma^2}{(N - 1)s^2} > \frac{1}{\chi_{\alpha/2}^2}, \end{aligned}$$

556 *y entonces:*

$$\frac{(N - 1)s^2}{\chi_{\alpha/2}^2} < \sigma^2 < \frac{(N - 1)s^2}{\chi_{1-\alpha/2}^2}.$$

558

559 Usamos $1 - \alpha/2$ porque la χ^2 es positiva. El valor $\chi_{\alpha/2}^2$ es mayor que el valor $\chi_{1-\alpha/2}^2$.
 560 Las tablas dan la probabilidad a la derecha del valor. | Para una población normal-
 561 mente distribuida con desviación estandar σ , la función de densidad de probabilidad
 562 de la {chi-cuadrada} es:

$$F_x(\chi) = f_0 \chi^{\nu-2} e^{-\frac{1}{2}\chi^2}; \nu = N - 1.$$

563 Puesto que la distribución {chi} es asimétrica y positiva, si $\alpha = 0.05$ (95% confi-
 564 anza), el intervalo de confianza para la varianza σ^2 como

$$\frac{(N-1)s^2}{\chi_{0.025}^2} < \sigma^2 < \frac{(N-1)s^2}{\chi_{0.975}^2},$$

565 y si leemos en las tablas para $\nu = 9$ grados de libertad:

$$\frac{(N-1)s^2}{19.023} < \sigma^2 < \frac{(N-1)s^2}{2.700},$$

566 {Ejemplo}: Supongamos que tenemos $\nu = 9$ grados de libertad de nuestra estimación
 567 espectral de la componente meridional de la velocidad de la corriente. Sabemos que
 568 la varianza muestral de un pico espectral es $s^2 = 10 \text{ cm s}^2$? Cuál es el intervalo de
 569 confianza al 95% para la varianza? |

570 De las tablas estadísticas vemos que para $\nu = N - 1 = 9$ grados de libertad, $\chi_{1-\alpha/2}^2 =$
 571 $\chi_{0.095}^2 = 19.02$ y $\chi_{\alpha/2}^2 = \chi_{0.025}^2 = 2.70$. Entonces, el intervalo es:

$$\frac{(9)10}{19.023} < \sigma^2 < \frac{(9)10}{2.700}$$

572 $4.7 \text{ cm}^2 \text{ s}^{-2} < \sigma^2 < 33.3 \text{ cm}^2 \text{ s}^{-2}$

573 {Grados de libertad}| El número de grados de libertad es el número de muestras in-
 574 dependientes N menos el número de parámetros del estadístico que queremos estimar.
 575 Por ejemplo en el estadístico t

$$t = \frac{\bar{x} - \mu}{\frac{s}{\sqrt{N-1}}} = \frac{\bar{x} - \mu}{\frac{\hat{s}}{\sqrt{N}}}; \hat{s} = \sqrt{\frac{N}{N-1}s},$$

576 calculamos la media muestral y la desviación estandar s a partir de los datos, pero
 577 la verdadera media μ debe ser estimada, por lo que $\nu = N - 1$. Similarmente en el
 578 estadístico {chi-cuadrada}

$$\chi^2 = (N-1) \frac{s^2}{\sigma^2},$$

579 conocemos la varianza muestral s^2 y el tamaño muestral N , pero debemos estimar la
 580 verdadera varianza, y entonces $\nu = N - 1$.

581 {Estadístico F}| Otro estadístico útil para tests espectrales es el estadístico F. Si
 582 s_1^2 y s_2^2 son las varianzas de muestras aleatorias independientes de tamaño N_1 y N_2 ,
 583 tomadas de dos poblaciones Normales con la misma varianza σ^2 , entonces

$$F = \frac{s_1^2}{s_2^2},$$

584 es el valor de una variable aleatoria cuya distribución es F con los parámetros
 585 $\nu_1 = N_1 - 1$ y $\nu_2 = N_2 - 1$. Este estadístico es muy útil en tests de significan-
 586 cia para los picos de los espectros frecuenciales de potencia. Los dos parámetros son
 587 los grados de libertad para las varianzas del cociente; ν_1 para s_1^2 y ν_2 para s_2^2 .

588 {Tests para hipótesis} | Para usar los test de significancia estadística debemos de
 589 seguir 5 pasos: | (1) Definir el nivel de confianza | (2) Definir la hipótesis nulla
 590 H_0 y su alternativa H_1 | (3) Definir el estadístico que usaremos | (4) Definir la
 591 región crítica | (5) Evaluar el estadístico y concluir | | Es muy importante definir
 592 correctamente la hipótesis nula. Es decir, estar seguro que rechazar la hipótesis nula
 593 H_0 implica únicamente la existencia de su alternativa H_1 . Normalmente la hipótesis
 594 nula y su alternativa son mutualmente excluyentes. Ejemplos: | | H_0 : Las medias
 595 de dos muestras son iguales H_1 : Las medias de dos muestras no son iguales | | H_0 :
 596 El coeficiente de correlación es cero H_1 : El coeficiente de correlación no es cero | |
 597 Ejemplo: | En una muestra de 41 inviernos la temperatura media de Enero es 5.55°C

598 y la desviación es de 0.65°C ? Cual es el intervalo de confianza al 95% de que la
 599 verdadera temperatura media sea esa? | (1) Nivel de confianza del 95% | (2) H_0
 600 es que la media verdadera se encuentra en el intervalo $5.55 \pm \Delta T$ y su alternativa
 601 H_1 es que se encuentra fuera de este intervalo. | (3) Usamos el estadístico t . | (4)
 602 La región crítica es $|t| < t_{0.025}$, lo cual para $\nu = N - 1 = 40$ es $|t| < 2.26$ (leido
 603 de tablas estadísticas). Escrito en términos de intervalo de confianza para la media
 604 poblacional:

$$\bar{x} - 2.0211 \frac{s}{\sqrt{N-1}} < \mu < \bar{x} + 2.0211 \frac{s}{\sqrt{N-1}}$$

605 | (5) Si ponemos en números el intervalo obtenemos $5.06 < \mu < 6.03$. Tenemos un
 606 95% de confianza que la verdadera temperatura media se encuentra en ese intervalo.

607 {Teorema de Bayes:} | Sea $E_i, i = 1, 2, 3, \dots, n$ un conjunto de n eventos que consti-
 608 tuyen una partición del espacio muestral S

$$\bigcup_{i=1}^n E_i \in S,$$

609 {}cada uno de los cuales tiene probabilidad positiva de ocurrir $P(E_i) > 0$ para
 610 $i = 1, 2, \dots, n$ y son exclusivos entre si

$$E_i \cap E_j = i \neq j.$$

611 Entonces dada la ocurrencia previa de un evento cualquiera B , la probabilidad de que
 612 suceda el evento E_j es

$$P(E_j|B) = \frac{P(B|E_j)P(E_j)}{\sum_{i=1}^n P(B|E_i)P(E_i)}, \quad (10)$$

613 {}donde

$$P(E_j|E_i) = \frac{P(E_i \cap E_j)}{P(E_i)},$$

614 es la probabilidad condicional, es decir, la probabilidad que ocurra el evento E_j si
 615 previamente ha ocurrido el evento E_i y $P(E_i \cap E_j)$ es la probabilidad que ambos
 616 eventos ocurran, i.e. la intersección de dos eventos. La intersección es puede escribir

$$P(E_i \cap E_j) = P(E_j|E_i) * P(E_i) = P(E_i|E_j) * P(E_j).$$

617 *Si ambos eventos son independientes (no interseccionan) tal que $P(E_i|E_j) = P(E_i)$*
 618 *obtenemos*

$$P(E_i \cap E_j) = P(E_i) * P(E_j),$$

619 *es decir, la definición de independencia estadística entre eventos. | | {Ejemplo teo-*
 620 *rema de Bayes:} Imaginemos que queremos saber si una muestra de agua contiene*
 621 *diatomeas o no. La probabilidad de que una muestra de agua tomada al azar en la*
 622 *bahía de Todos Santos tenga diatomeas es de 1/100 ($P(D) = 0.01$). La probabilidad*
 623 *de que si hay diatomeas el test de negativo es cero ($P(+|D) = 1$) y la probabilidad*
 624 *de que el test de un falso positivo es del 5% ($P(+|noD) = 0.05$). Si agarramos una*
 625 *muestra de agua y da positivo, ¿Cuál es la probabilidad de que hayan diatomeas? In-*
 626 *tuitivamente, sabemos que existe un 5% de probabilidad de que el test me de un falso*
 627 *positivo y por lo tanto, un 95% de que si da positivo tenga diatomeas en la mues-*
 628 *tra de agua. Veamos que nos dice el teorema de Bayes. Sabemos que $P(D) = 0.01$,*
 629 *$P(+|D) = 1$, y $P(+|noD) = 0.05$. Si usamos el teorema de Bayes:*

$$P(D|+) = \frac{P(+|D)P(D)}{P(+|D)P(D) + P(+|noD)P(noD)} = \frac{1 * 0.01}{1 * 0.01 + 0.05 * 0.99} \sim \frac{1}{6}.$$

630 *En verdad solamente existe 1 probabilidad de 6 (~ 16%) que si el test es pos-*
 631 *itivo existan diatomeas. De cada 100 muestras solamente 1 tiene diatomeas y*
 632 *5% * 100 = 0.05 * 100 = 5 muestras de las 100 dan positivo y no tienen diatomeas.*
 633 *Por ello, sabiendo que la muestra que tiene diatomeas dio positivo, de 6 positivos,*
 634 *solamente 1 es cierto.*

Table of the Chi-Squared Distribution.

v	0.995	0.990	0.975	0.950	0.900	0.100	0.050	0.025	0.010	0.005
1	0.000	0.000	0.001	0.004	0.016	2.706	3.841	5.024	6.635	7.879
2	0.010	0.020	0.051	0.103	0.211	4.605	5.991	7.378	9.210	10.597
3	0.072	0.115	0.216	0.352	0.584	6.251	7.815	9.348	11.345	12.838
4	0.207	0.297	0.484	0.711	1.064	7.779	9.488	11.143	13.277	14.860
5	0.412	0.554	0.831	1.145	1.610	9.236	11.070	12.832	15.086	16.750
6	0.676	0.872	1.237	1.635	2.204	10.645	12.592	14.449	16.812	18.548
7	0.989	1.239	1.690	2.167	2.833	12.017	14.067	16.013	18.475	20.278
8	1.344	1.647	2.180	2.733	3.490	13.362	15.507	17.535	20.090	21.955
9	1.735	2.088	2.700	3.325	4.168	14.684	16.919	19.023	21.666	23.589
10	2.156	2.558	3.247	3.940	4.865	15.987	18.307	20.483	23.209	25.188
11	2.603	3.053	3.816	4.575	5.578	17.275	19.675	21.920	24.725	26.757
12	3.074	3.571	4.404	5.226	6.304	18.549	21.026	23.337	26.217	28.300
13	3.565	4.107	5.009	5.892	7.041	19.812	22.362	24.736	27.688	29.819
14	4.075	4.660	5.629	6.571	7.790	21.064	23.685	26.119	29.141	31.319
15	4.601	5.229	6.262	7.261	8.547	22.307	24.996	27.488	30.578	32.801
16	5.142	5.812	6.908	7.962	9.312	23.542	26.296	28.845	32.000	34.267
17	5.697	6.408	7.564	8.672	10.085	24.769	27.587	30.191	33.409	35.718
18	6.265	7.015	8.231	9.390	10.865	25.989	28.869	31.526	34.805	37.156
19	6.844	7.633	8.907	10.117	11.651	27.204	30.144	32.852	36.191	38.582
20	7.434	8.260	9.591	10.851	12.443	28.412	31.410	34.170	37.566	39.997
21	8.034	8.897	10.283	11.591	13.240	29.615	32.671	35.479	38.932	41.401
22	8.643	9.542	10.982	12.338	14.041	30.813	33.924	36.781	40.289	42.796
23	9.260	10.196	11.689	13.091	14.848	32.007	35.172	38.076	41.638	44.181
24	9.886	10.856	12.401	13.848	15.659	33.196	36.415	39.364	42.980	45.558
25	10.520	11.524	13.120	14.611	16.473	34.382	37.652	40.646	44.314	46.928
26	11.160	12.198	13.844	15.379	17.292	35.563	38.885	41.923	45.642	48.290
27	11.808	12.878	14.573	16.151	18.114	36.741	40.113	43.195	46.963	49.645
28	12.461	13.565	15.308	16.928	18.939	37.916	41.337	44.461	48.278	50.994
29	13.121	14.256	16.047	17.708	19.768	39.087	42.557	45.722	49.588	52.335
30	13.787	14.953	16.791	18.493	20.599	40.256	43.773	46.979	50.892	53.672
40	20.707	22.164	24.433	26.509	29.051	51.805	55.758	59.342	63.691	66.766
50	27.991	29.707	32.357	34.764	37.689	63.167	67.505	71.420	76.154	79.490
75	47.206	49.475	52.942	56.054	59.795	91.061	96.217	100.839	106.393	110.285
100	67.328	70.065	74.222	77.929	82.358	118.498	124.342	129.561	135.807	140.170

Table of the F-statistic for a probability level of 0.01 (Denominator to left, Numerator across top)

d.f.	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10	20	30	40	50	75	100
1	161	199	5404	5624	5764	5859	5928	5981	6022	6056	6209	6260	6286	6302	6324	6334
2	18.51	19.00	99.16	99.25	99.30	99.33	99.36	99.38	99.39	99.40	99.45	99.47	99.48	99.48	99.48	99.49
3	10.13	9.55	29.46	28.71	28.24	27.91	27.67	27.49	27.34	27.23	26.69	26.50	26.41	26.35	26.28	26.24
4	7.71	6.94	16.69	15.98	15.52	15.21	14.98	14.80	14.66	14.55	14.02	13.84	13.75	13.69	13.61	13.58
5	6.61	5.79	12.06	11.39	10.97	10.67	10.46	10.29	10.16	10.05	9.55	9.38	9.29	9.24	9.17	9.13
6	5.99	5.14	9.78	9.15	8.75	8.47	8.26	8.10	7.98	7.87	7.40	7.23	7.14	7.09	7.02	6.99
7	5.59	4.74	8.45	7.85	7.46	7.19	6.99	6.84	6.72	6.62	6.16	5.99	5.91	5.86	5.79	5.75
8	5.32	4.46	7.59	7.01	6.63	6.37	6.18	6.03	5.91	5.81	5.36	5.20	5.12	5.07	5.00	4.96
9	5.12	4.26	6.99	6.42	6.06	5.80	5.61	5.47	5.35	5.26	4.81	4.65	4.57	4.52	4.45	4.41
10	4.96	4.10	6.55	5.99	5.64	5.39	5.20	5.06	4.94	4.85	4.41	4.25	4.17	4.12	4.05	4.01
11	4.84	3.98	6.22	5.67	5.32	5.07	4.89	4.74	4.63	4.54	4.10	3.94	3.86	3.81	3.74	3.71
12	4.75	3.89	5.95	5.41	5.06	4.82	4.64	4.50	4.39	4.30	3.86	3.70	3.62	3.57	3.50	3.47
13	4.67	3.81	5.74	5.21	4.86	4.62	4.44	4.30	4.19	4.10	3.66	3.51	3.43	3.38	3.31	3.27
14	4.60	3.74	5.56	5.04	4.69	4.46	4.28	4.14	4.03	3.94	3.51	3.35	3.27	3.22	3.15	3.11
15	4.54	3.68	5.42	4.89	4.56	4.32	4.14	4.00	3.89	3.80	3.37	3.21	3.13	3.08	3.01	2.98
16	4.49	3.63	5.29	4.77	4.44	4.20	4.03	3.89	3.78	3.69	3.26	3.10	3.02	2.97	2.90	2.86
17	4.45	3.59	5.19	4.67	4.34	4.10	3.93	3.79	3.68	3.59	3.16	3.00	2.92	2.87	2.80	2.76
18	4.41	3.55	5.09	4.58	4.25	4.01	3.84	3.71	3.60	3.51	3.08	2.92	2.84	2.78	2.71	2.68
19	4.38	3.52	5.01	4.50	4.17	3.94	3.77	3.63	3.52	3.43	3.00	2.84	2.76	2.71	2.64	2.60
20	4.35	3.49	4.94	4.43	4.10	3.87	3.70	3.56	3.46	3.37	2.94	2.78	2.69	2.64	2.57	2.54
21	4.32	3.47	4.87	4.37	4.04	3.81	3.64	3.51	3.40	3.31	2.88	2.72	2.64	2.58	2.51	2.48
22	4.30	3.44	4.82	4.31	3.99	3.76	3.59	3.45	3.35	3.26	2.83	2.67	2.58	2.53	2.46	2.42
23	4.28	3.42	4.76	4.26	3.94	3.71	3.54	3.41	3.30	3.21	2.78	2.62	2.54	2.48	2.41	2.37
24	4.26	3.40	4.72	4.22	3.90	3.67	3.50	3.36	3.26	3.17	2.74	2.58	2.49	2.44	2.37	2.33
25	4.24	3.39	4.68	4.18	3.85	3.63	3.46	3.32	3.22	3.13	2.70	2.54	2.45	2.40	2.33	2.29
26	4.23	3.37	4.64	4.14	3.82	3.59	3.42	3.29	3.18	3.09	2.66	2.50	2.42	2.36	2.29	2.25
27	4.21	3.35	4.60	4.11	3.78	3.56	3.39	3.26	3.15	3.06	2.63	2.47	2.38	2.33	2.26	2.22
28	4.20	3.34	4.57	4.07	3.75	3.53	3.36	3.23	3.12	3.03	2.60	2.44	2.35	2.30	2.23	2.19
29	4.18	3.33	4.54	4.04	3.73	3.50	3.33	3.20	3.09	3.00	2.57	2.41	2.33	2.27	2.20	2.16
30	4.17	3.32	4.51	4.02	3.70	3.47	3.30	3.17	3.07	2.98	2.55	2.39	2.30	2.25	2.17	2.13
40	4.08	3.23	4.31	3.83	3.51	3.29	3.12	2.99	2.89	2.80	2.37	2.20	2.11	2.06	1.98	1.94
50	4.03	3.18	4.20	3.72	3.41	3.19	3.02	2.89	2.78	2.70	2.27	2.10	2.01	1.95	1.87	1.82
75	3.97	3.12	4.05	3.58	3.27	3.05	2.89	2.76	2.65	2.57	2.13	1.96	1.87	1.81	1.72	1.67
100	3.94	3.09	3.98	3.51	3.21	2.99	2.82	2.69	2.59	2.50	2.07	1.89	1.80	1.74	1.65	1.60

Table of the F-statistic for a significance level of 0.05 (Denominator to left, Numerator across top)

d.f.	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10	20	30	40	50	75	100
1	161.45	199.50	215.71	224.58	230.16	233.99	236.77	238.88	240.54	241.88	248.02	250.10	251.14	251.77	252.62	253.04
2	18.51	19.00	19.16	19.25	19.30	19.33	19.35	19.37	19.38	19.40	19.45	19.46	19.47	19.48	19.48	19.49
3	10.13	9.55	9.28	9.12	9.01	8.94	8.89	8.85	8.81	8.79	8.66	8.62	8.59	8.58	8.56	8.55
4	7.71	6.94	6.59	6.39	6.26	6.16	6.09	6.04	6.00	5.96	5.80	5.75	5.72	5.70	5.68	5.66
5	6.61	5.79	5.41	5.19	5.05	4.95	4.88	4.82	4.77	4.74	4.56	4.50	4.46	4.44	4.42	4.41
6	5.99	5.14	4.76	4.53	4.39	4.28	4.21	4.15	4.10	4.06	3.87	3.81	3.77	3.75	3.73	3.71
7	5.59	4.74	4.35	4.12	3.97	3.87	3.79	3.73	3.68	3.64	3.44	3.38	3.34	3.32	3.29	3.27
8	5.32	4.46	4.07	3.84	3.69	3.58	3.50	3.44	3.39	3.35	3.15	3.08	3.04	3.02	2.99	2.97
9	5.12	4.26	3.86	3.63	3.48	3.37	3.29	3.23	3.18	3.14	2.94	2.86	2.83	2.80	2.77	2.76
10	4.96	4.10	3.71	3.48	3.33	3.22	3.14	3.07	3.02	2.98	2.77	2.70	2.66	2.64	2.60	2.59
11	4.84	3.98	3.59	3.36	3.20	3.09	3.01	2.95	2.90	2.85	2.65	2.57	2.53	2.51	2.47	2.46
12	4.75	3.89	3.49	3.26	3.11	3.00	2.91	2.85	2.80	2.75	2.54	2.47	2.43	2.40	2.37	2.35
13	4.67	3.81	3.41	3.18	3.03	2.92	2.83	2.77	2.71	2.67	2.46	2.38	2.34	2.31	2.28	2.26
14	4.60	3.74	3.34	3.11	2.96	2.85	2.76	2.70	2.65	2.60	2.39	2.31	2.27	2.24	2.21	2.19
15	4.54	3.68	3.29	3.06	2.90	2.79	2.71	2.64	2.59	2.54	2.33	2.25	2.20	2.18	2.14	2.12
16	4.49	3.63	3.24	3.01	2.85	2.74	2.66	2.59	2.54	2.49	2.28	2.19	2.15	2.12	2.09	2.07
17	4.45	3.59	3.20	2.96	2.81	2.70	2.61	2.55	2.49	2.45	2.23	2.15	2.10	2.08	2.04	2.02
18	4.41	3.55	3.16	2.93	2.77	2.66	2.58	2.51	2.46	2.41	2.19	2.11	2.06	2.04	2.00	1.98
19	4.38	3.52	3.13	2.90	2.74	2.63	2.54	2.48	2.42	2.38	2.16	2.07	2.03	2.00	1.96	1.94
20	4.35	3.49	3.10	2.87	2.71	2.60	2.51	2.45	2.39	2.35	2.12	2.04	1.99	1.97	1.93	1.91
21	4.32	3.47	3.07	2.84	2.68	2.57	2.49	2.42	2.37	2.32	2.10	2.01	1.96	1.94	1.90	1.88
22	4.30	3.44	3.05	2.82	2.66	2.55	2.46	2.40	2.34	2.30	2.07	1.98	1.94	1.91	1.87	1.85
23	4.28	3.42	3.03	2.80	2.64	2.53	2.44	2.37	2.32	2.27	2.05	1.96	1.91	1.88	1.84	1.82
24	4.26	3.40	3.01	2.78	2.62	2.51	2.42	2.36	2.30	2.25	2.03	1.94	1.89	1.86	1.82	1.80
25	4.24	3.39	2.99	2.76	2.60	2.49	2.40	2.34	2.28	2.24	2.01	1.92	1.87	1.84	1.80	1.78
26	4.23	3.37	2.98	2.74	2.59	2.47	2.39	2.32	2.27	2.22	1.99	1.90	1.85	1.82	1.78	1.76
27	4.21	3.35	2.96	2.73	2.57	2.46	2.37	2.31	2.25	2.20	1.97	1.88	1.84	1.81	1.76	1.74
28	4.20	3.34	2.95	2.71	2.56	2.45	2.36	2.29	2.24	2.19	1.96	1.87	1.82	1.79	1.75	1.73
29	4.18	3.33	2.93	2.70	2.55	2.43	2.35	2.28	2.22	2.18	1.94	1.85	1.81	1.77	1.73	1.71
30	4.17	3.32	2.92	2.69	2.53	2.42	2.33	2.27	2.21	2.16	1.93	1.84	1.79	1.76	1.72	1.70
40	4.08	3.23	2.84	2.61	2.45	2.34	2.25	2.18	2.12	2.08	1.84	1.74	1.69	1.66	1.61	1.59
50	4.03	3.18	2.79	2.56	2.40	2.29	2.20	2.13	2.07	2.03	1.78	1.69	1.63	1.60	1.55	1.52
75	3.97	3.12	2.73	2.49	2.34	2.22	2.13	2.06	2.01	1.96	1.71	1.61	1.55	1.52	1.47	1.44
100	3.94	3.09	2.70	2.46	2.31	2.19	2.10	2.03	1.97	1.93	1.68	1.57	1.52	1.48	1.42	1.39

$$P(X=k) = \binom{n}{k} p^k (1-p)^{n-k}, k=1,2,3,\dots,n \quad (1.47)$$

Example: What is the probability of getting more than 15 heads in 20 tosses of a fair coin? Answer:

$$\sum_{k=16}^{20} \binom{20}{k} 0.5^k (1-0.5)^{20-k} = 0.006$$

The binomial distribution is helpful in assessing “field significance”, the significance of multiple tests as when an array of variables are tested against the same hypothesis. An example would be correlating the sunspot index with a map of pressure at many points over the earth. How many individual “significant” events do you expect to get by chance in such cases. As an example, consider the plot below, which shows for N tries of a test at the p=0.05 significance level, what the binomial distribution (1.47) says about how many you should get by chance.

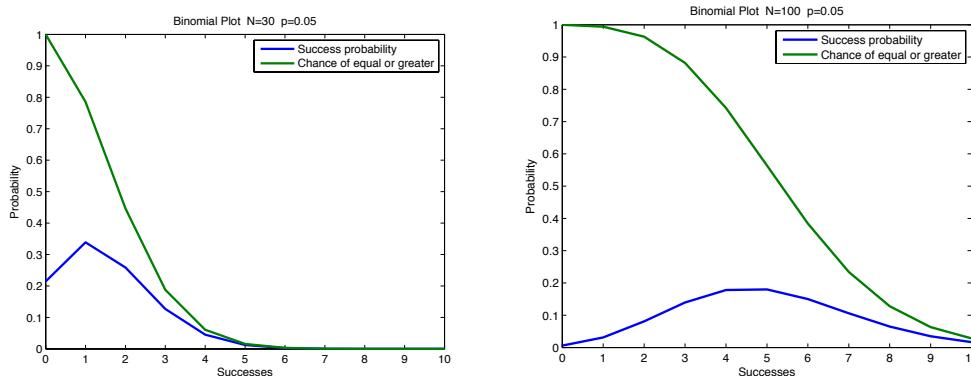


Figure Blue line shows probability of a given number of successes in N tries (N=30 on left and N=100 on right) where the probability of each event succeeding is p=0.05. Green line shows the probability of getting the number of successes or more.

Note that the probability of getting 5 successes or more in 30 tries is less than 0.05 and getting 10 successes or more in 100 tries is less than 0.05. That is 16.7% are successes for 30 tries and only 10% are successes for 100 tries at same probability level. For smaller samples, the fraction of total tries that can succeed by chance is greater. Even for 100 tries, 10% can succeed by chance, where the probability of each individual occurrence is p=5%. The most likely outcome is shown by the peak of the blue line and is what you expect, about 5% of the chances will succeed. But the chances of getting significantly more than that are quite good, and ten or fifteen percent of the field points could succeed by chance at the 5% level (See Wilks 2006, and Livezey and Chen 1983).

If you did the calculations above by hand you would find it tedious. This gets worse when the sample is larger. To assist in this it is useful to use the following Normal Approximation to the Binomial.

Normal Approximation to the Binomial (DeMoivre-Laplace)

From the central limit theorem, it can be shown that the distribution of sample means approaches the Normal Distribution, even if the population from which the means are derived is not normally distributed. This is also true for the Binomial distribution, for which values have a probability of being either zero or one, but nothing else. The distribution of sample means from a binomial population is nonetheless normally distributed about its mean value of 0.5.

Here is a Java Applet that allows you to play with the Normal Approximation http://www.ruf.rice.edu/~lane/stat_sim/normal_approx/. Try calculating the probability of getting more than 40 hits in a sample of 60 with P=0.5. That's 40 or more heads out of 60 coin tosses. You can compare the exact and approximate probabilities. Try this with small samples. For example, try 4 or more heads out of 6 tosses.

DeMoivre-Laplace Theorem.

X is a binomial variable defined on n independent trials each having success probability p . Then for any numbers a and b ,

$$\lim_{n \rightarrow \infty} P\left(a < \frac{X - np}{\sqrt{np(1-p)}} < b\right) = \frac{1}{\sqrt{2\pi np(1-p)}} \int_a^b e^{-x^2/2} dx \quad (1.48)$$

This means that the statistic, $\frac{X - np}{\sqrt{np(1-p)}}$, has the Normal distribution. We can use this fact to simplify the solution of binomial problems, as illustrated in the example below.

Example of the Normal approximation to the Binomial: An earthquake forecaster has forecast 200 earthquakes. How many times in 200 trials must she be successful so we can say with 95% certainty that she has nonzero skill?

The null hypothesis is that she has no skill and the confidence level is 0.05, or 95%. We then want,

$$P(s > s^* | H_0) = 0.025 = \sum_{s=s^*}^{200} \binom{200}{s} \left(\frac{1}{2}\right)^s \left(1 - \frac{1}{2}\right)^{200-s}$$

Solving this equation for $s > s^*$, the number of occurrences necessary to leave only a 0.025 probability to the right, is extremely tedious to do by hand, which nobody these days would do. However, we can use the Normal approximation to the Binomial to convert this to the problem,

$$P(s > s^* | H_0) = P\left(\frac{s - np}{\sqrt{np(1-p)}} > \frac{s^* - np}{\sqrt{np(1-p)}}\right) = P\left(Z > \frac{s^* - np}{\sqrt{np(1-p)}}\right)$$

Now $P(Z > 1.96) = 0.025$ (two-tailed 95%), so we want,

$$\frac{s - np}{\sqrt{np(1-p)}} > 1.96, \text{ or } s > 114$$

Where we have inserted $n=200$ and $p=0.5$ to get the numerical value shown. So to pass a no-skill test on a sample of this size, the forecaster must be right 57% of the time. Of course, this level of skill, while significantly different from zero, may not be practically useful.

1.8 Non-Parametric Statistical Tests

The statistical tests applied above mostly assume that the samples come from populations for which the statistical distributions are known, or assumed, a priori. We very often assume that the statistics we are testing are Normally distributed, so we can use the shape of the Normal distribution in our tests. Tests have also been developed that do not require the assumption of a theoretical distribution. These are called ‘non-parametric’ or ‘distribution-free’ statistical tests. This approach can be easily illustrated with the Signs Test.

641 0.3 Repaso de álgebra Lineal

642 Una matriz es un elemento matemático compuesto por filas y columnas. Una matriz
 643 rectangular de dimensiones $m \times n$ se define como

$$\mathbf{A} = \begin{pmatrix} a_{11} & a_{12} & \dots & a_{1n} \\ a_{21} & a_{22} & \dots & a_{2n} \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ a_{m1} & a_{m2} & \dots & a_{mn} \end{pmatrix}.$$

644 Un elemento de la matriz \mathbf{A} queda definida como $\mathbf{A}_{ij} = [a_{ij}], i = 1, 2, \dots, m; j =$
 645 $1, 2, \dots, n$. El primer índice i denota filas y el segundo j columnas.

646 *{Definición}* Un vector es una matriz con solo una columna ($m \times 1$)

$$\mathbf{v} = \begin{pmatrix} v_1 \\ v_2 \\ \vdots \\ v_m \end{pmatrix}.$$

647 *{Vectores ortogonales}*

648 Sean dos vectores $\mathbf{u} = [u_1, u_2, \dots, u_N]$ y $\mathbf{v} = [v_1, v_2, \dots, v_N]$ de longitud N , decimos que
 649 son ortogonales si

$$\mathbf{u} \cdot \mathbf{v} = (\mathbf{u}, \mathbf{v}) = \sum_{i=1}^N u_i v_i = \mathbf{u}^T \mathbf{v} = 0.$$

650 *{Norma, módulo, longitud de un vector}*

651 Sea el vector $\mathbf{u} = [u_1, u_2, \dots, u_N]$, entonces la norma de dicho vector se define como

$$\|\mathbf{u}\| = |\mathbf{u}| = \sqrt{u_1^2 + u_2^2 + \dots + u_N^2} = (\mathbf{u}, \mathbf{u})^{1/2} = (\mathbf{u}^T \mathbf{u})^{1/2}.$$

652 En general se puede obtener un *{vector unitario}* (de módulo = 1) dividiendo el
 653 vector por su norma:

$$\mathbf{u}_I = \frac{\mathbf{u}}{\|\mathbf{u}\|}.$$

654 *{Vectores ortonormales}*

655 Dos vectores ortogonales \mathbf{u} y \mathbf{v} si tienen módulo la unidad, entonces se denominan
 656 vectores ortonormales.

657 *{Suma de vectores}*

658 La suma de 2 vectores $\mathbf{u} = [u_1, u_2, \dots, u_N]$ y $\mathbf{v} = [v_1, v_2, \dots, v_N]$ de longitud N se de-
 659 fine como

$$\mathbf{u} + \mathbf{v} = [u_1 + v_1, u_2 + v_2, \dots, u_N + v_N] = \sum_{i=1}^N u_i + v_i.$$

660 *{Combinación lineal de vectores}*

661 *Un vector \mathbf{y} se dice que es combinación lineal de un conjunto de vectores $\mathbf{x}_1, \mathbf{x}_2, \dots, \mathbf{x}_N$*
 662 *si se puede expresar como la suma de los N vectores multiplicados por N coeficientes*
 663 *escalares a_1, a_2, \dots, a_N :*

$$\mathbf{y} = a_1 \mathbf{x}_1 + a_2 \mathbf{x}_2 + \dots + a_N \mathbf{x}_N = \sum_{i=1}^N a_i \mathbf{x}_i.$$

664 *{Independencia lineal}*

665 *Un conjunto de vectores $\mathbf{y}_1, \mathbf{y}_2, \dots, \mathbf{y}_N$ se dice que es linealmente independiente si*
 666 *existe una combinación lineal finita de los vectores del conjunto tal que:*

$$\sum_{i=1}^N a_i \mathbf{y}_i = a_1 \mathbf{y}_1 + a_2 \mathbf{y}_2 + \dots + a_N \mathbf{y}_N = 0,$$

667 *que se satisface cuando no todos los coeficientes son cero. En caso contrario, se dice*
 668 *que son linealmente dependientes.*

669 *{Ortonormalización Gram-Schmidt }*

670 *Es un método para convertir un conjunto de vectores \mathbf{v} en vectores ortonormales. De*
 671 *forma general el proceso definido por Gram-Schmidt para ortonormalizar el vector*
 672 *ortogonal \mathbf{w}_k a partir de un conjunto de vectores ortonormales $\mathbf{u}_i = [\mathbf{u}_1, \mathbf{u}_2, \dots, \mathbf{u}_{k-1}]$*
 673 *se define como:*

$$\mathbf{w}_k = \mathbf{v}_k - \sum_{i=1}^{k-1} \mathbf{u}_i \cdot \mathbf{v}_k \mathbf{u}_i.$$

674 $\mathbf{v}_k \equiv$ vectores originales

675 $\mathbf{u}_i \equiv$ vectores ortonormales

$\mathbf{w}_k \equiv$ vectores ortogonales a \mathbf{u}_j

676 *Ejemplo: | Convertir el conjunto de vectores de la base A en una base ortonormal:*

$$\mathbf{A} = \begin{pmatrix} 1 & 2 & 1 \\ 0 & 2 & 0 \\ 2 & 3 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \end{pmatrix}.$$

677 *Primero normalizamos el primer vector columna \mathbf{v}_1 :*

$$\mathbf{u}_1 = \frac{\mathbf{v}_1}{\|\mathbf{v}_1\|} = \left[\frac{1}{\sqrt{6}}, 0, \frac{2}{\sqrt{6}}, \frac{1}{\sqrt{6}} \right].$$

678 *| (1er vector ortonormal) | Ahora usamos la fórmula de arriba para encontrar el*
 679 *vector \mathbf{w}_2 ortogonal a \mathbf{u}_1*

$$\mathbf{w}_2 = \mathbf{v}_2 - \mathbf{u}_1 \cdot \mathbf{v}_2 \mathbf{u}_1 = [2, 2, 3, 1] - \left[\frac{1}{\sqrt{6}}, 0, \frac{2}{\sqrt{6}}, \frac{1}{\sqrt{6}} \right] \cdot [2, 2, 3, 1] \left[\frac{1}{\sqrt{6}}, 0, \frac{2}{\sqrt{6}}, \frac{1}{\sqrt{6}} \right] =$$

$$= [2, 2, 3, 1] - \left(\frac{9}{\sqrt{6}} \right) \left[\frac{1}{\sqrt{6}}, 0, \frac{2}{\sqrt{6}}, \frac{1}{\sqrt{6}} \right] = [2, 2, 3, 1] - \left[\frac{3}{2}, 0, 3, \frac{3}{2} \right] = \left[\frac{1}{2}, 2, 0, \frac{-1}{2} \right].$$

681 (vector ortogonal a u_1)

682 Normalizamos w_2 para obtener el primer vector ortonormal a u_1

$$u_2 = \frac{w_2}{\|w_2\|} = \left[\frac{\sqrt{2}}{6}, \frac{2\sqrt{2}}{3}, 0, \frac{-\sqrt{2}}{6} \right]$$

683 | | (2o vector ortonormal) | Ahora calculamos w_3 en términos de u_1 y u_2

$$w_3 = v_3 - u_1 \cdot v_3 u_1 - u_2 \cdot v_3 u_2 = \left[\frac{4}{9}, \frac{-2}{9}, 0, \frac{-4}{9} \right],$$

684 (vector ortogonal a u_1 y u_2) | | y si normalizamos | |

$$u_3 = \left[\frac{2}{3}, \frac{-1}{3}, 0, \frac{-2}{3} \right].$$

685 | (3er vector ortonormal) | La matriz o conjunto de vectores ortonormal es

$$A = \begin{pmatrix} \frac{\sqrt{6}}{6} & \frac{\sqrt{2}}{6} & \frac{2}{3} \\ 0 & \frac{2\sqrt{2}}{3} & \frac{-1}{3} \\ \frac{\sqrt{6}}{3} & 0 & 0 \\ \frac{\sqrt{6}}{6} & \frac{-\sqrt{2}}{6} & \frac{-2}{3} \end{pmatrix}$$

686 (base ortonormal)

687 {Aplicación lineal} Sean dos espacios vectoriales V y W , decimos que una aplicación
688 $f : V \rightarrow W$ es lineal si la ‘imagen’ de la combinación lineal es la combinación lineal
689 de las imágenes. Es decir,

$$f(\alpha u + \beta v) = \alpha f(u) + \beta f(v).$$

690 La imagen de una aplicación es el resultado de aplicar al vector una aplicación.

691 Ejemplos:

692 (1) La aplicación $f : R^3 \rightarrow R^2$ definida por $f(x, y, z) = (x + y, y + 2z)$ es lineal.

693 Demostración: Definimos $u = [u_1, u_2, u_3]$ y $v = [v_1, v_2, v_3]$. Entonces f es lineal si

$$f(\alpha(u_1, u_2, u_3) + \beta(v_1, v_2, v_3)) = \alpha f(u_1, u_2, u_3) + \beta f(v_1, v_2, v_3) =$$

$$694 f(\alpha u_1 + \beta v_1, \alpha u_2 + \beta v_2, \alpha u_3 + \beta v_3) = \alpha[u_1 + u_2, u_2 + 2u_3] + \beta[v_1 + v_2, v_2 + 2v_3]$$

$$695 [\alpha u_1 + \beta v_1 + \alpha u_2 + \beta v_2, \alpha u_2 + \beta v_2 + 2(\alpha u_3 + \beta v_3)] = [\alpha u_1 + \alpha u_2 + \beta v_1 + \beta v_2, \alpha u_2 + 2\alpha u_3 + \beta v_2 + 2\beta v_3]$$

696 (2) La aplicación $f : R^3 \rightarrow R^2$ definida por $f(x, y, z) = (x + y + 1, y + 2z)$ no es lineal.

697 (3) La aplicación $R : R^2 \rightarrow R^2$ definida por

$$x' = Rx,$$

698

$$R = \begin{pmatrix} \cos(\theta) & -\sin(\theta) \\ \sin(\theta) & \cos(\theta) \end{pmatrix},$$

699 rota el vector un ángulo θ en sentido contrario a las agujas del reloj. Si queremos
 700 cambiar el sentido de la rotación solo debemos tomar el signo de θ
 701 negativo. Aquí \mathbf{x}' es el vector rotado o la imagen de la aplicación rotación.

702 *{Matriz Identidad}*

703 Se define la matriz identidad \mathbf{I} como una matriz diagonal compuesta por unos

$$\mathbf{I} = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix}.$$

704 El producto matricial de cualquier matriz \mathbf{A} por la matriz identidad \mathbf{I} es igual a la
 705 matriz original

$$\mathbf{A}\mathbf{I} = \mathbf{A}.$$

706 *{Matriz transpuesta}*

707 Sea \mathbf{A} una matriz $m \times n$ con elementos $[a_{ij}]$ para $i = 1, 2, \dots, m; j = 1, 2, \dots, n$. Se define el elemento de su transpuesta como

$$\mathbf{A}^T = [a_{ji}].$$

709 La inversa de la matriz transpuesta es

$$(\mathbf{A}^T)^{-1} = \mathbf{A},$$

710 si \mathbf{A} es ortogonal. | *{Demostración}*:

$$(\mathbf{A}^T)^{-1} = \mathbf{A}$$

$$\mathbf{A}^T (\mathbf{A}^T)^{-1} = \mathbf{A}^T \mathbf{A} = \mathbf{I}$$

$$\mathbf{A} \mathbf{A}^T (\mathbf{A}^T)^{-1} = \mathbf{A} \mathbf{I}$$

713 *{Matriz Ortogonal}*

714 Una matriz \mathbf{A} es ortogonal si $\mathbf{A} \mathbf{A}^T = \mathbf{A}^T \mathbf{A} = \mathbf{I}$.

715 *{Matriz Diagonal}*

716 Una matriz es diagonal si únicamente contiene algunos elementos diferentes de cero
 717 en la diagonal principal (ceros en la matriz triangular superior e inferior).

$$\mathbf{D} = \begin{pmatrix} a_{11} & 0 & 0 \\ 0 & a_{22} & 0 \\ 0 & 0 & a_{33} \end{pmatrix}$$

718 *{Matriz Simétrica}*

719 Una matriz simétrica se define como aquella matriz \mathbf{A} tal que sea igual a su traspuesta

$$\mathbf{A} = \mathbf{A}^T \quad (a_{ij} = a_{ji})$$

$$\mathbf{A} = \begin{pmatrix} a_{11} & a_{12} & a_{31} \\ a_{12} & a_{22} & a_{32} \\ a_{31} & a_{32} & a_{33} \end{pmatrix}$$

720 *{Matriz Antisimétrica}*

721 Una matriz antisimétrica se define como aquella matriz \mathbf{A} tal que sea igual a su
 722 traspuesta

$$\mathbf{A} = -\mathbf{A}^T \quad (a_{ij} = -a_{ji})$$

$$\mathbf{A} = \begin{pmatrix} 0 & a_{12} & a_{13} \\ -a_{12} & 0 & a_{23} \\ -a_{13} & -a_{23} & 0 \end{pmatrix}$$

723 | NOTA: Cualquier matriz \mathbf{A} se puede descomponer en una parte simétrica y otra
 724 antisimétrica:

$$A = \frac{1}{2}(\mathbf{A} + \mathbf{A}^T) + \frac{1}{2}(\mathbf{A} - \mathbf{A}^T).$$

725 *{Matriz Singular}*

726 Una matriz singular es aquella matriz cuadrada cuyo determinante es igual a cero.
 727 Las matrices singulares no tienen matriz inversa. | | Ejemplo:

$$\mathbf{S} = \begin{pmatrix} 3 & 2 \\ 6 & 4 \end{pmatrix}$$

728 Si nos fijamos las 2 filas de la matriz singular \mathbf{S} son linealmente dependientes, es
 729 decir, podemos recuperar la segunda fila multiplicando la primera fila por 2. Si la
 730 matriz tiene columnas o filas linealmente dependientes, el determinante es cero.

731 Si \mathbf{A} es ortogonal

$$\begin{aligned} \mathbf{A}^{-1} &= \mathbf{A}^T \\ \mathbf{A}^{-1}(\mathbf{A}^T)^{-1} &= \mathbf{I} \\ \mathbf{A}^{-1} \underbrace{(\mathbf{A}^T)^{-1}(\mathbf{A}^T)}_{\mathbf{I}} &= \mathbf{A}^T \end{aligned}$$

734 Una matriz cualquiera se puede convertir en matriz cuadrada si es multiplicada por
 735 su transpuesta.

736 *{Determinante de una matriz}*

737 El determinante de una matriz \mathbf{A} 3×3 se puede calcular como

$$|\mathbf{A}| = \begin{vmatrix} a_{11} & a_{12} & a_{13} \\ a_{21} & a_{22} & a_{23} \\ a_{31} & a_{32} & a_{33} \end{vmatrix} = a_{11}a_{22}a_{33} + a_{12}a_{23}a_{31} + a_{13}a_{21}a_{32} - (a_{31}a_{22}a_{13} + a_{32}a_{23}a_{11} + a_{33}a_{21}a_{12}).$$

738 Para matrices de orden superior se puede utilizar la formula de adjuntos. El deter-
 739 minante de una matriz $n \times n$ es el producto escalar entre cualquier fila o columna
 740 con sus adjuntos

$$|\mathbf{A}| = a_{i1}C_{i1} + a_{i2}C_{i2} + \dots + a_{in}C_{in},$$

741 donde los adjuntos C_{ij} son subdeterminantes (de orden $n-1$, sin contar la columna j
 742 y fila i) con el signo adecuado

$$C_{ij} = (-1)^{i+j} |\mathbf{M}_{ij}|.$$

743 $\{\text{Rango de una matriz}\} \mid \mid \{\text{Definición 1}\}$: El rango de una matriz se define como
 744 el número de filas o columnas de la matriz que son linealmente independientes. $\mid \mid$
 745 $\{\text{Definición 2}\}$: El orden de la mayor submatriz cuadrada no nula

746 Así para calcular el rango debemos de hacer cero todos los elementos posibles de la
 747 matriz hasta obtener una submatriz no nula que nos indicará el rango de la matriz.

$$\left[\begin{array}{ccc} 1 & 2 & 1 \\ -2 & -3 & 1 \\ 3 & 5 & 0 \end{array} \right] \xrightarrow[2r_1+r_2]{\sim} \left[\begin{array}{ccc} 1 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 3 \\ 3 & 5 & 0 \end{array} \right] \xrightarrow[-3r_1+r_3]{\sim} \left[\begin{array}{ccc} 1 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 3 \\ 0 & -1 & -3 \end{array} \right] \xrightarrow[r_2+r_3]{\sim} \left[\begin{array}{ccc} 1 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 3 \\ 0 & 0 & 0 \end{array} \right] \xrightarrow[-2r_2+r_1]{\sim} \left[\begin{array}{ccc} 1 & 0 & -5 \\ 0 & 1 & 3 \\ 0 & -1 & -3 \end{array} \right],$$

748 y entonces el rango de la matriz es 2. El rango lo podríamos haber encontrado simplemente viendo que sustrayendo la segunda fila de la matriz a la primera obtenemos la
 749 tercera fila; solamente hay 2 vectores linealmente independientes.
 750

751 $\{\text{Matriz inversa}\}$

752 La matriz cuadrada \mathbf{A} es invertible si existe una matriz \mathbf{A}^{-1} tal que

$$\mathbf{A}^{-1} \mathbf{A} = \mathbf{I} \text{ and } \mathbf{A} \mathbf{A}^{-1} = \mathbf{I}.$$

753 $\{\text{Proposición}\}$ Si \mathbf{A} es invertible entonces la única solución de $\mathbf{A}\mathbf{x} = \mathbf{b}$ es

$$\mathbf{x} = \mathbf{A}^{-1} \mathbf{b}.$$

754 $\{\text{Proposición}\}$ Si \mathbf{A} es una matriz cuadrada de dimensión 2×2 y $|\mathbf{A}| = a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21}$ no es cero, entonces
 755

$$\mathbf{A}^{-1} = \begin{pmatrix} a_{11} & a_{12} \\ a_{21} & a_{22} \end{pmatrix}^{-1} = \frac{1}{|\mathbf{A}|} \begin{pmatrix} a_{22} & -a_{12} \\ -a_{21} & a_{11} \end{pmatrix}.$$

756 $\{\text{Cálculo de matriz inversa con método Gauss-Jordan}\}$

757 El método de Gauss-Jordan usa la siguiente identidad matemática $[\mathbf{A}|\mathbf{I}] \rightarrow [\mathbf{I}|\mathbf{A}^{-1}]$. \mid
 758 $\{\text{Ejemplo:}\}$ Calcula la matriz inversa de

$$\begin{pmatrix} 2 & 3 \\ 4 & 7 \end{pmatrix}$$

$$[\mathbf{A}\mathbf{I}] = \begin{pmatrix} 2 & 3 & 1 & 0 \\ 4 & 7 & 0 & 1 \end{pmatrix} \xrightarrow[-2r_1+r_2]{\sim} \begin{pmatrix} 2 & 3 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & -2 & 1 \end{pmatrix} \xrightarrow[-3r_2+r_1]{\sim} \begin{pmatrix} 2 & 0 & 7 & -3 \\ 0 & 1 & -2 & 1 \end{pmatrix} \rightarrow$$

$$\xrightarrow[r_1/2]{\sim} \begin{pmatrix} 1 & 0 & 7/2 & -3/2 \\ 0 & 1 & -2 & 1 \end{pmatrix}.$$

760 Entonces

$$\mathbf{A}^{-1} = \begin{pmatrix} 7/2 & -3/2 \\ -2 & 1 \end{pmatrix}.$$

761 **Ejemplo 2:**

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 1 & -1 & 2 \\ 2 & 0 & 3 \\ 0 & 1 & -1 \end{bmatrix} \rightarrow \mathbf{A}^{-1} = \begin{bmatrix} 3 & -1 & 3 \\ -2 & 1 & -1 \\ -2 & 1 & -2 \end{bmatrix}.$$

762 **{Factorización LU}**

763 *Es la descomposición de una matriz en una matriz triangular inferior \mathbf{L} y una ma-*
 764 *triz triangular superior \mathbf{U} , es decir*

$$\mathbf{A} = \mathbf{LU},$$

765 *donde*

$$\mathbf{L} = \begin{pmatrix} a_{12} & 0 \\ a_{21} & a_{22} \end{pmatrix}$$

766 *es una matriz triangular inferior (L; lower) y*

$$\mathbf{U} = \begin{pmatrix} a_{12} & a_{21} \\ 0 & a_{12} \end{pmatrix},$$

767 *es una matriz triangular superior (U; superior). | Esta factorización se suele usar*
 768 *para resolver un sistema de ecuaciones lineal $\mathbf{Ax} = \mathbf{b}$ y no es única. Es decir,*
 769 *pueden existir más de una factorización. Si sustituimos la definición de arriba*

$$\mathbf{Ax} = (\mathbf{LU})\mathbf{x} = \mathbf{b},$$

770 *lo que implica que*

$$\mathbf{L}(\mathbf{Ux}) = \mathbf{b}.$$

771 *| Si definimos $\mathbf{Ux} = \mathbf{z}$, entonces tenemos que*

$$\mathbf{Lz} = \mathbf{b}.$$

772 *Como \mathbf{L} es una matriz triangular inferior, podemos resolver para \mathbf{z} utilizando susti-*
 773 *tución hacia delante. Luego, como \mathbf{U} es una matriz triangular superior, resolvemos*
 774 *$\mathbf{Ux} = \mathbf{z}$ por sustitución en reversa.*

775 **{Ejemplo:}**

776 *Encuentre la descomposición LU de la matriz*

$$\begin{pmatrix} 2 & 5 \\ -3 & -4 \end{pmatrix}.$$

777 *Si multiplicamos la primera fila por $L_{21} = 3/2$ y le sumamos la segunda fila hacemos*
 778 *cero el elemento $a_{21} = -3$*

$$\mathbf{U} = \begin{pmatrix} 2 & 5 \\ 0 & 7/2 \end{pmatrix}.$$

779 *Esta matriz ya es una matriz triangular superior, es decir, la matriz \mathbf{U} . Para en-*
 780 *contrar la matriz triangular inferior solo debemos de conocer el valor del elemento*
 781 *L_{21} . Ese elemento es el multiplicador con signo opuesto usado en la eliminación de*
 782 *Gauss-Jordan. Es decir, $L_{21} = -3/2$. La matriz \mathbf{L} es*

$$\mathbf{L} = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ -3/2 & 1 \end{pmatrix}.$$

783 *Vamos a comprobar*

$$\begin{pmatrix} 1 & 0 \\ -3/2 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 2 & 5 \\ 0 & 7/2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 2 & 5 \\ -3 & -4 \end{pmatrix}.$$

784 *{Ejemplo:}*

785 *Resuelva el siguiente sistema de ecuaciones con la descomposición LU*

$$2x_1 + 3x_2 + 4x_3 = 6$$

$$4x_1 + 5x_2 + 10x_3 = 16$$

$$4x_1 + 8x_2 + 2x_3 = 2$$

788 *La matriz de coeficientes es*

$$\mathbf{A} = \begin{pmatrix} 2 & 3 & 4 \\ 4 & 5 & 10 \\ 4 & 8 & 2 \end{pmatrix}.$$

789 *Si factorizamos*

$$\mathbf{L} = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 2 & 1 & 0 \\ 2 & -2 & 1 \end{pmatrix},$$

790 *y*

$$\mathbf{U} = \begin{pmatrix} 2 & 3 & 4 \\ 0 & -1 & 2 \\ 0 & 0 & 0 \end{pmatrix}.$$

791 *Si utilizamos la identidad $\mathbf{L}\mathbf{z} = \mathbf{b}$ obtenemos*

$$\begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 2 & 1 & 0 \\ 2 & -2 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} z_1 \\ z_2 \\ z_3 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 6 \\ 16 \\ 2 \end{pmatrix}.$$

792 *Si resolvemos para \mathbf{z}*

$$z_1 = 6$$

$$z_2 = 16 - 2z_1 = 4$$

$$z_3 = 2 + 2z_2 - 2z_1 = -2$$

795 *Así que*

$$\mathbf{z} = \begin{pmatrix} 6 \\ 4 \\ -2 \end{pmatrix}.$$

796 *Si utilizamos ahora la definición $\mathbf{U}\mathbf{x} = \mathbf{z}$,*

$$\begin{pmatrix} 2 & 3 & 4 \\ 0 & -1 & 2 \\ 0 & 0 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 6 \\ 4 \\ -2 \end{pmatrix},$$

797 *y obtenemos*

$$x_3 = 1$$

$$x_2 = \frac{4 - 2x_3}{-1} = -2$$

799

$$x_1 = \frac{6 - 4x_3 - 3x_2}{2} = 4$$

800

Por lo tanto la solución del sistema de ecuaciones es

$$\mathbf{x} = \begin{pmatrix} 4 \\ -2 \\ 1 \end{pmatrix}.$$

801

{Valores propios y vectores propios}

802

Sea \mathbf{A} una matriz cuadrada, un número real λ se dice que es un valor propio de \mathbf{A} si existe un vector, diferente del vector cero, \mathbf{x} tal que

803

$$\mathbf{Ax} = \lambda\mathbf{x}.$$

804

Es decir, \mathbf{x} es un vector que al transformarlo mediante la multiplicación por \mathbf{A} el vector resultante mantiene la misma dirección; solamente se modifica su longitud (magnitud) y/o sentido. El valor propio λ nos informa si el vector propio \mathbf{x} se acorta o alarga o cambia de signo cuando es multiplicado por \mathbf{A} .

805

806

807

{Definición} *El número λ es un valor propio si y solo si*

$$|\mathbf{A} - \lambda\mathbf{I}| = 0.$$

808

{Ejemplo:}

809

Calcula los valores propios y vectores propios de la matriz

$$\mathbf{A} = \begin{pmatrix} 1 & 2 \\ 2 & 4 \end{pmatrix}.$$

810

Sabemos

$$|\mathbf{A} - \lambda\mathbf{I}| = \begin{vmatrix} 1 - \lambda & 2 \\ 2 & 4 - \lambda \end{vmatrix} = \lambda^2 - 5\lambda = 0.$$

811

El polinomio de arriba se llama polinomio característico y es igual a cero cuando λ es un valor propio. Resolviendo obtenemos dos soluciones $\lambda = 0$ y $\lambda = 5$. Ahora para encontrar los vectores propios debemos resolver el sistema $(\mathbf{A} - \lambda\mathbf{I})\mathbf{x} = 0$ separadamente para las dos λ :

812

813

814

815

$$(\mathbf{A} - 0\mathbf{I})\mathbf{x} = \begin{pmatrix} 1 & 2 \\ 2 & 4 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \end{pmatrix} \rightarrow \mathbf{x} = \begin{pmatrix} 2 \\ -1 \end{pmatrix} \text{ para } \lambda_1 = 0,$$

816

y

$$(\mathbf{A} - 5\mathbf{I})\mathbf{x} = \begin{pmatrix} -4 & 2 \\ 2 & -1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \end{pmatrix} \rightarrow \mathbf{x} = \begin{pmatrix} 1 \\ 2 \end{pmatrix} \text{ para } \lambda_2 = 5.$$

817

Ejercicio: Calcule los valores y vectores propios de la matriz de rotación

$$\mathbf{R} = \begin{pmatrix} \cos\theta & -\sin\theta \\ \sin\theta & \cos\theta \end{pmatrix}.$$

818 $\{\text{Multiplicación de matrices}\}$

819 *El producto matricial de dos matrices \mathbf{A} ($m \times n$) y \mathbf{B} ($n \times p$) se define como*

$$\mathbf{C} = \mathbf{AB},$$

820 *donde \mathbf{C} es una matriz $m \times p$, con el elemento (i, j) definido por*

$$c_{ij} = \sum_{k=1}^n a_{ik} b_{kj},$$

821 *para todo $i = 1, 2, \dots, m; j = 1, 2, \dots, p$.*

822 $\{\text{Multiplicación de matrices}\}$

823 *Sea \mathbf{A} una matriz $m \times n$, y \mathbf{v} un vector $n \times 1$, entonces el elemento del producto*

$$\mathbf{z} = \mathbf{Av}$$

824 *viene dado por*

$$z_i = \sum_{k=1}^n a_{ik} v_k,$$

825 *para todo $i = 1, 2, \dots, m$. Similarmente, si \mathbf{u} es un vector $m \times 1$, entonces el elemento
826 del producto*

$$\mathbf{z}^T = \mathbf{u}^T \mathbf{A}$$

827 *viene dado por*

$$z_i = \sum_{k=1}^n a_{ki} u_k,$$

828 *para todo $i = 1, 2, \dots, n$. Finalmente, el escalar que resulta del producto $\alpha = \mathbf{u}^T \mathbf{Av}$,*
829 *viene dado por*

$$\alpha = \sum_{j=1}^m \sum_{k=1}^n a_{jk} u_j v_k.$$

830 $\{\text{Proposición:}\}$

831 *Sea $\mathbf{C} = \mathbf{AB}$ una matriz $m \times p$, entonces*

$$\mathbf{C}^T = \mathbf{B}^T \mathbf{A}^T.$$

832 $\{\text{Proposición}\}$ *Sea \mathbf{A} y \mathbf{B} matrices cuadradas $n \times n$ invertibles. Sea el producto
833 matricial $\mathbf{C} = \mathbf{AB}$, entonces*

$$\mathbf{C}^{-1} = \mathbf{B}^{-1} \mathbf{A}^{-1}.$$

834 $\{\text{Derivada de matrices}\}$

835 $\{\text{Proposición:}\}$

836 *Sea*

$$\mathbf{y} = \mathbf{Ax},$$

837 *donde \mathbf{y} es $m \times 1$, \mathbf{x} es $n \times 1$, \mathbf{A} es $m \times n$, y \mathbf{A} no depende de \mathbf{x} , entonces la derivada
838 de \mathbf{y} es*

$$\frac{\partial \mathbf{y}}{\partial \mathbf{x}} = \mathbf{A}.$$

839 $\{\text{Proposición:}\}$

840 Sea

$$\mathbf{y} = \mathbf{A}\mathbf{x},$$

841 donde \mathbf{y} es $m \times 1$, \mathbf{x} es $n \times 1$, \mathbf{A} es $m \times n$, y \mathbf{A} no depende de \mathbf{x} . Supongamos que \mathbf{x}
842 es una función del vector \mathbf{z} , mientras que \mathbf{A} es independiente de \mathbf{z} . Entonces

$$\frac{\partial \mathbf{y}}{\partial \mathbf{z}} = \mathbf{A} \frac{\partial \mathbf{x}}{\partial \mathbf{z}}.$$

843 $\{\text{Proposición:}\}$ 844 Sea el escalar α definido como

$$\alpha = \mathbf{x}^T \mathbf{A} \mathbf{x},$$

845 donde \mathbf{x} es $n \times 1$, \mathbf{A} es $n \times n$, y \mathbf{A} es independiente de \mathbf{x} , entonces

$$\frac{\partial \alpha}{\partial \mathbf{x}} = \mathbf{x}^T (\mathbf{A} + \mathbf{A}^T) = \mathbf{x}^T \mathbf{A}^T + \mathbf{x}^T \mathbf{A} = \mathbf{x}(\mathbf{A}^T + \mathbf{A})$$

846 $\{\text{Proposición:}\}$ 847 Sea el escalar α definido como

$$\alpha = \mathbf{y}^T \mathbf{A} \mathbf{x},$$

848 donde \mathbf{y} es $m \times 1$, \mathbf{x} es $n \times 1$, y \mathbf{A} es $m \times n$, y \mathbf{A} es independiente de \mathbf{x} y \mathbf{y} , entonces

$$\frac{\partial \alpha}{\partial \mathbf{x}} = \mathbf{y}^T \mathbf{A}$$

849 y

$$\frac{\partial \alpha}{\partial \mathbf{y}} = \mathbf{x}^T \mathbf{A}.$$

850 $\{\text{Definición}\}$ Sea \mathbf{A} una matriz $m \times n$ cuyos elementos son funciones de un escalar
851 α . Entonces la derivada de \mathbf{A} con respecto α es una matriz $m \times n$ compuesta por las
852 derivadas de elemento por elemento:

$$\frac{\partial \mathbf{A}}{\partial \alpha} = \begin{pmatrix} \frac{\partial a_{11}}{\partial \alpha} & \frac{\partial a_{12}}{\partial \alpha} & \dots & \frac{\partial a_{1n}}{\partial \alpha} \\ \frac{\partial a_{21}}{\partial \alpha} & \frac{\partial a_{22}}{\partial \alpha} & \dots & \frac{\partial a_{2n}}{\partial \alpha} \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ \frac{\partial a_{m1}}{\partial \alpha} & \frac{\partial a_{m2}}{\partial \alpha} & \dots & \frac{\partial a_{mn}}{\partial \alpha} \end{pmatrix}.$$

853 **1 Cuadrados mínimos y regresión**854 En esta sección se van a introducir algunos modelos lineales estadísticos o modelos
855 de regresión. Aquí se incluyen ajustes lineales por mínimos cuadrados, coeficientes
856 de correlación, regresión múltiple, etc.857 **1.1 Métodos de cuadrados mínimos**858 Estos métodos son utilizados para ajustar un modelo dependiente de un conjunto
859 compuesto por k variables independientes $x_i; i = 1, 2, \dots, k$.860 $\{(A) \text{ Mínimos cuadrados lineales}\} \mid$ Empezamos aplicando el método
861 en términos de estimación lineal. Nos referimos a lineal en cuanto a

862 los coeficientes b_0, b_1, \dots, b_k , es decir, $y = b_0 + b_1x_1 + \epsilon$ es lineal, pero
 863 $y = b_0 + \sin(b_1x_1)$ no lo es. | | (1) {Ajuste de una recta a un conjunto
 864 de datos} | Queremos usar los mejores coeficientes b_0 y b_1 en el sen-
 865 tido que se reduzca la desviación estandar de la recta ajustada versus los
 866 datos. Sea $i = 1, 2, \dots, N$ observaciones, entonces

$$y_i = \hat{y}_i + \epsilon,$$

867 donde

$$\hat{y}_i = b_0 + b_1x_i$$

868 es el estimador estadístico y ϵ es el residuo (medida de la diferencia de
 869 la recta ajustada versus conjunto de puntos). Para encontrar b_0, b_1 debe-
 870 mos de minimizar la suma de los errores cuadrados (SEC), donde SEC
 871 es la varianza total que no es explicada por nuestro modelo de regresión
 872 lineal

$$SEC = \sum_{i=1}^N \epsilon_i^2 = \sum_{i=1}^N (y_i - \hat{y}_i)^2 = \sum_{i=1}^N [y_i - (b_0 + b_1x_i)]^2.$$

873 | | La suma de los cuadrados totales se define como

$$SCT = \sum_{i=1}^N (y_i - \bar{y})^2,$$

874 y la suma de los cuadrados residuales

$$SCR = \sum_{i=1}^N (\hat{y}_i - \bar{y})^2.$$

875 | La SCT es proporcional a la varianza de los datos y SCR es propor-
 876 cional a la cantidad de varianza explicada por nuestra regresión. La
 877 varianza total (o SCT) se puede descomponer en función de SCR y SEC
 878 como:

$$SCT = \sum_{i=1}^N (y_i - \bar{y})^2 = \sum_{i=1}^N (\hat{y}_i + \epsilon_i - \bar{y})^2 = \sum_{i=1}^N ((\hat{y}_i - \bar{y}) + \epsilon_i)^2 = \sum_{i=1}^N (\hat{y}_i - \bar{y})^2 + \\ 879 + \sum_{i=1}^N \epsilon_i^2 + 2 \sum_{i=1}^N (\hat{y}_i - \bar{y})\epsilon_i,$$

880 y por lo tanto

$$SCT = SCR + SEC$$

881 | ya que por las ecuaciones normales $2 \sum_{i=1}^N (\hat{y}_i - \bar{y})\epsilon_i = 0$. |

882 El problema de mínimos cuadrados consiste en minimizar la SEC con
 883 respecto los coeficientes, cuyas condiciones son

$$\frac{\partial SEC}{\partial b_0} = 0; \frac{\partial SEC}{\partial b_1} = 0.$$

884 |

885 *Substituyendo obtenemos para b_0*

$$\frac{\partial SEC}{\partial b_0} = \frac{\partial}{\partial b_0} \left\{ \sum_{i=1}^N [y_i - (b_0 + b_1 x_i)]^2 \right\} = -2 \sum_{i=1}^N [y_i - (b_0 + b_1 x_i)] = \\ 886 = -2 \left(\sum_{i=1}^N y_i - Nb_0 - b_1 \sum_{i=1}^N x_i \right) = 0,$$

887 *y para b_1*

$$\frac{\partial SEC}{\partial b_1} = \frac{\partial}{\partial b_1} \left\{ \sum_{i=1}^N [y_i - (b_0 + b_1 x_i)]^2 \right\} = -2 \sum_{i=1}^N x_i [y_i - (b_0 + b_1 x_i)] = \\ 888 = -2 \left(\sum_{i=1}^N x_i y_i - b_0 \sum_{i=1}^N x_i - b_1 \sum_{i=1}^N x_i^2 \right) = 0.$$

889 | | *Si resolvemos para b_0*

$$b_0 = \bar{y} - b_1 \bar{x},$$

890 *y sustituimos en la segunda ecuación, obtenemos:*

$$b_1 = \frac{N \sum_{i=1}^N x_i y_i - \sum_{i=1}^N x_i \sum_{i=1}^N y_i}{N \sum_{i=1}^N x_i^2 - \left(\sum_{i=1}^N x_i \right)^2} = \frac{\sum_{i=1}^N x_i y_i - \frac{1}{N} \sum_{i=1}^N x_i \sum_{i=1}^N y_i}{\sum_{i=1}^N x_i^2 - \frac{1}{N} \left(\sum_{i=1}^N x_i \right)^2} = \\ 891 = \frac{(N-1)C_{xy}}{(N-1)s_x^2} = \frac{\sum_{i=1}^N (x_i - \bar{x})(y_i - \bar{y})}{\sum_{i=1}^N (x_i - \bar{x})^2} = \frac{\langle x'y' \rangle}{\langle x'^2 \rangle},$$

892 *donde $C_{xy} = \langle x'y' \rangle$ es la covarianza entre x e y , y $s_x^2 = \langle x'^2 \rangle$ es la
893 varianza de x . Así, una vez hemos calculado las medias de las variables
894 x e y , podemos encontrar el coeficiente b_1 y, a partir de este, calcular el
895 segundo coeficiente b_0 . | | Si sustituimos $b_0 = \bar{y} - b_1 \bar{x}$ en la ecuación de
896 la regresión lineal $\hat{y}_i = b_0 + b_1 x_i$ obtenemos*

$$\hat{y}_i = \bar{y} + b_1(x_i - \bar{x}),$$

897 0

$$\hat{y}_i = \bar{y} + b_1 x'_i,$$

898 *o finalmente*

$$\hat{y}'_i = b_1 x'_i,$$

899 *que nos informa que cuando $x'_i = 0$ ($x_i = \bar{x}$) entonces $\hat{y}'_i = 0$ ($\hat{y} = \bar{y}$),
900 es decir, la recta pasa por el punto (\bar{x}, \bar{y}) , de tal forma, que puesto que
901 $\partial SEC / \partial b_0 = 0$ minimiza la suma del error, $\sum \epsilon_i = 0$, los puntos están
902 dispersos respecto a la recta ajustada de tal forma que los residuos posi-
903 tivos ($\epsilon > 0$) siempre se cancelan con los residuos negativos ($\epsilon < 0$). El*

904 parámetro b_0 se interpreta como la intersección (corte con el eje y) y b_1
 905 es la pendiente de la recta ajustada. | | El cociente

$$100(SCR/SCT),$$

906 es el porcentaje de varianza explicada por nuestra regresión lineal (varianza
 907 explicada/varianza total) y nos informa de la bondad del ajuste
 908 denominado {coeficiente de correlación}, r^2 . Si la regresión se ajusta
 909 perfectamente a todos los datos, todos los residuos son cero y por lo
 910 tanto $SEC = 0$ y $SCR/SCT = r^2 = 1$. A medida que el ajuste
 911 empeora el coeficiente r^2 disminuye hasta un mínimo posible de $r^2 = 0$.

912 **{Error estandar de la estimación}**

913 Una medida de la magnitud absoluta de la bondad del ajuste es el error
 914 estandar del estimado, s_ϵ , definido como

$$s_\epsilon = [SEC/(N - 2)]^{1/2} = \left[\frac{1}{N - 2} \sum_{i=1}^N (y - \hat{y})^2 \right]^{1/2}.$$

915 El número de grados de libertad, $N - 2$, se debe a que necesitamos es-
 916 timar dos parámetros para encontrar realizar la regresión lineal. Si ϵ es
 917 una variable aleatoria que sigue una distribución Normal de media cero
 918 y desviación estandar s_ϵ , entonces, el 68.3% de las observaciones caen
 919 dentro del intervalo $\pm s_\epsilon$ unidades de la recta ajustada, 95.4% caerá
 920 dentro del intervalo $\pm 2s_\epsilon$ unidades de la recta, y 99.7% caerán en el
 921 intervalo $\pm 3s_\epsilon$ unidades de la recta. s_ϵ es la desviación estandar de y
 922 alrededor de su media, i.e., la recta ajustada $b_0 + b_1x$.

923 **{Generalización de mínimos cuadrados en notación matricial}**

924 Supongamos el modelo dependiente de k variables independientes X_k

$$Y = b_0 + b_1X_1 + b_2X_2 + \dots + b_kX_k + \epsilon,$$

925 y supongamos que hacemos N observaciones independientes y_1, y_2, \dots, y_N
 926 de Y . Por lo tanto podemos escribir el modelo como

$$y_i = b_0 + b_1x_{i1} + b_2x_{i2} + \dots + b_kx_{ik} + \epsilon_i,$$

927 donde x_{ij} es la observación i de la variable independiente j . Es de-
 928 cir,

929 N ; observaciones

930 k ; variables independientes

$k + 1$; coeficientes

931 Si escribimos en notación matricial

$$\mathbf{Y} = \begin{pmatrix} y_1 \\ y_2 \\ \dots \\ \dots \\ y_N \end{pmatrix} \quad \mathbf{X} = \begin{pmatrix} 1 & x_{11} & \dots & x_{1k} \\ 1 & x_{21} & \dots & x_{2k} \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ 1 & x_{N1} & \dots & x_{Nk} \end{pmatrix}$$

932

$$\mathbf{B} = \begin{pmatrix} b_0 \\ b_1 \\ \dots \\ \dots \\ b_k \end{pmatrix} \quad \mathbf{E} = \begin{pmatrix} \epsilon_1 \\ \epsilon_2 \\ \dots \\ \dots \\ \epsilon_N \end{pmatrix}.$$

933 | | De esta forma, podemos escribir nuestro modelo en notación matri-
934 cial como

$$\mathbf{Y} = \mathbf{XB} + \mathbf{E}.$$

935 | | Si restringimos el modelo a una variable independiente ($k = 1$),
936 i.e. dos coeficientes (b_0, b_1), entonces

$$\mathbf{B} = \begin{pmatrix} b_0 \\ b_1 \end{pmatrix},$$

937 es la matriz de coeficientes, e

$$\mathbf{X} = \begin{pmatrix} 1 & x_{11} \\ 1 & x_{21} \\ \dots & \dots \\ \dots & \dots \\ 1 & x_{N1} \end{pmatrix},$$

938 es la matriz de variables independientes. Si utilizamos la definición de
939 los residuos como

$$\mathbf{E} = \mathbf{Y} - \mathbf{XB},$$

940 podemos encontrar la suma de los residuos al cuadrado como

$$SEC = \sum_{i=1}^N \epsilon_i^2 = \sum_{i=1}^N \epsilon_i \epsilon_i = \mathbf{E}^T \mathbf{E} = (\mathbf{Y} - \mathbf{XB})^T (\mathbf{Y} - \mathbf{XB}) =$$

941

$$\mathbf{Y}^T \mathbf{Y} - \mathbf{Y}^T \mathbf{XB} - \mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{Y} + \mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{XB}.$$

942 Si queremos minimizar esa suma de errores entonces

$$\frac{\partial SEC}{\partial \mathbf{B}} = 0.$$

943 Para calcular las derivadas de SEC respecto de los coeficientes \mathbf{b} vamos
944 a asumir las siguientes consideraciones | | (i) $\mathbf{Y}^T \mathbf{XB} = \mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{Y}$

945 ya que son matrices elemento (1×1) y siempre son simétricas. Por lo
 946 tanto $-\mathbf{Y}^T \mathbf{X} \mathbf{B} - \mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{Y} = -2\mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{Y}$, y su derivada

$$-2\mathbf{X}^T \mathbf{Y}.$$

947 | | (ii) $\partial \mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{X} \mathbf{B} / \partial \mathbf{B} = 2\mathbf{X}^T \mathbf{X} \mathbf{B}$. Para demostrar esto tomemos el
 948 caso para el ajuste lineal (2 parámetros). Definamos los elementos de
 949 $\mathbf{X}^T \mathbf{X}$ como c_{ij} $i, j = 1, 2$ y $c_{12} = c_{21}$ por ser simétrica. Entonces

$$\mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{X} \mathbf{B} = c_{11}b_0^2 + c_{22}b_1^2 + 2c_{12}b_0b_1,$$

950 y su derivada respecto b_0 es

$$2c_{11}b_0 + 2c_{12}b_1$$

951 y respecto a b_1 es

$$2c_{12}b_0 + 2c_{22}b_1.$$

952 Si acomodamos las derivadas en un vector columna 2×1 obtenemos

$$\begin{pmatrix} 2c_{11}b_0 + 2c_{12}b_1 \\ 2c_{12}b_0 + 2c_{22}b_1 \end{pmatrix} = 2\mathbf{X}^T \mathbf{X} \mathbf{B}.$$

953 y por lo tanto

$$\frac{\partial S}{\partial \mathbf{B}} = -2\mathbf{X}^T \mathbf{Y} + 2\mathbf{X}^T \mathbf{X} \mathbf{B},$$

954 y las ecuaciones normales quedan

$$-2\mathbf{X}^T \mathbf{Y} + 2\mathbf{X}^T \mathbf{X} \mathbf{B} = 0.$$

955 Finalmente, el problema de mínimos cuadrados es

$$(\mathbf{X}^T \mathbf{X}) \mathbf{B} = \mathbf{X}^T \mathbf{Y}.$$

956 Y resolviendo para \mathbf{B} la forma general del método de regresión por mínimos cuadrados es

$$\mathbf{B} = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T \mathbf{Y},$$

958 o equivalentemente

$$\mathbf{B}^T = \mathbf{Y}^T \mathbf{X} (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1}.$$

959 **Propiedades estadísticas** | Algunas de las consideraciones de un modelo
 960 de regresión múltiple son:

- 961 1. *Distribuciones aleatorias con media cero.* El vector $N \times 1$ de errores,
 962 ϵ , sigue una distribución aleatoria de media cero tal que
 963 $E[\epsilon] = 0$, es decir, $E[\epsilon_i] = 0$ ($i = 1, 2, \dots, N$).
- 964 2. *Homoscedasticidad.* La matriz de covarianzas de los errores $E[\epsilon\epsilon']$
 965 existe y los elementos de la diagonal principal son igual a σ^2 , es
 966 decir, $E[\epsilon_i^2] = \sigma^2$ ($i = 1, 2, \dots, N$).
- 967 3. *No correlación.* Los elementos fuera de la diagonal principal de la
 968 matriz de errores $E[\epsilon\epsilon']$ son iguales a cero, es decir, $E[\epsilon_i \epsilon_j] = 0$
 969 for todo $i \neq j$.

970 4. *Parámetros constantes.* Los elementos del vector $k \times 1$, β , y el
971 escalar σ son números fijos desconocidos con $\sigma > 0$.

5. *Modelo lineal.* Los valores del vector dependiente y han sido generados a partir de el modelo de regresión lineal multivariado:

$$\mathbf{y} = \mathbf{X}\beta + \epsilon$$

6. *Normalidad.* Las distribuciones aleatorias de los errores siguen una distribución Normal. Las consideraciones 2 y 3 pueden expresarse en notación matricial

$$E[\epsilon\epsilon'] = \sigma^2 \mathbf{I},$$

donde \mathbf{I} es la matrix identidad $N \times N$. Si además la consideración 1 se cumple, entonces ϵ sigue una distribución Normal

$$\epsilon \sim N(0, \sigma^2 \mathbf{I}).$$

972 Las consideraciones 3 y 6 implican que las distribuciones aleatorias
973 ϵ_i , $i = 1, 2, \dots, N$ son linealmente independientes.

974 **Mínimos cuadrados no tienen sesgo** | La esperanza del vector de coe-
975 ficientes $k \times 1$, b , se obtiene a partir de las consideraciones 1, 4, y 5.
976 La consideración 5 implica que el estimador de los coeficientes $b =$
977 $(\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T$ y se puede escribir cómo

$$b = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T (\mathbf{X}\beta + \epsilon) = \mathbf{I}\beta + (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T \epsilon.$$

978 | | De las consideraciones 1, y 4 obtenemos

$$E[b] = E[\beta + (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T \epsilon] = \beta + (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T \underbrace{E[\epsilon]}_0 = \beta,$$

979 lo que implica que b es insesgado.

980 **Matriz de varianza de b** | Usando el resultado de arriba, bajo las con-
981 sideraciones 1-6, la matriz de varianza de los estimadores de los coefi-
982 cientes b (o momento centrado de orden 2) viene dada por

$$\begin{aligned} \text{var}(b) &= E[(b - \beta)(b - \beta)^T] = E[(\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T \epsilon \epsilon^T \mathbf{X} (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1}] = \\ &= (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T E[\epsilon \epsilon^T] \mathbf{X} (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T (\sigma^2 \mathbf{I}) \mathbf{X} (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} = \sigma^2 (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1}. \end{aligned}$$

983 | | Los elementos de la diagonal principal de esta matriz son las vari-
984 anzas asociadas a los estimadores de los coeficientes b , y los elementos
985 fuera de la diagonal principal representan la covarianza entre esos es-
986 timadores. | Si asumimos que las variables del problema han sido es-
987 tandardizadas, es decir la media ha sido extraída de las variables x_{ij} e y_i

989 *y hemos dividido por las desviaciones estandar*

$$\mathbf{X}^T \mathbf{X} = \begin{pmatrix} \sum_{i=1}^N x_{i1}x_{i1} & \sum_{i=1}^N x_{i1}x_{i2} & \dots & \sum_{i=1}^N x_{i1}x_{ik} \\ \sum_{i=1}^N x_{i2}x_{i1} & \sum_{i=1}^N x_{i2}x_{i2} & \dots & \sum_{i=1}^N x_{i2}x_{ik} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \sum_{i=1}^N x_{ik}x_{i1} & \sum_{i=1}^N x_{ik}x_{i2} & \dots & \sum_{i=1}^N x_{ik}x_{ik} \end{pmatrix},$$

990 *es una matriz $k \times k$ y en notación índice se puede escribir como*

$$[\mathbf{X}^T \mathbf{X}]_{nm} = (N - 1)\rho_{x_{in}x_{im}} ; (i = 1, 2, \dots, N),$$

991 *que se puede interpretar como la matriz de correlaciones entre las vari-
992 ables independientes. La matriz*

$$\mathbf{X}^T \mathbf{Y} = \begin{pmatrix} \sum_{i=1}^N y_i x_{i1} \\ \sum_{i=1}^N y_i x_{i2} \\ \vdots \\ \vdots \\ \sum_{i=1}^N y_i x_{ik} \end{pmatrix},$$

993 *es una matriz $k \times 1$ y en notación índice es*

$$[\mathbf{Y}^T \mathbf{X}]_n = (N - 1)\rho_{y_i x_{in}} ; (i = 1, 2, \dots, N).$$

994 *Esta matriz se puede interpretar como la matriz de correlación entre las
995 variables independientes y dependientes. | El modelo multivariado en
996 notación índice es*

$$(N - 1)\rho_{x_{in}x_{im}} b_m = (N - 1)\rho_{y_i x_{in}}$$

997 *O*

$$\rho_{x_{in}x_{im}} b_m = \rho_{y_i x_{in}} ; m = n = 1, 2, \dots, k; i = 1, 2, \dots, N$$

998 *y para una única observación i dada obtenemos*

$$\rho_{x_n x_m} b_m = \rho_{y x_n}$$

999 *Ahora supongamos, por simplicidad, que solo tenemos dos variables in-
1000 dependientes. Entonces:*

$$\rho_{x_1 x_1} b_1 + \rho_{x_1 x_2} b_2 = \rho_{y x_1}$$

$$\rho_{x_2 x_1} b_1 + \rho_{x_2 x_2} b_2 = \rho_{y x_2},$$

1002 *y puesto que* $\rho_{x_1x_1} = \rho_{x_2x_1} = 1$, *y* $\rho_{x_1x_2} = \rho_{x_2x_1}$, *podemos escribir el sistema como:*
 1003

$$\begin{pmatrix} 1 & \rho_{x_1x_2} \\ \rho_{x_1x_2} & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} b_1 \\ b_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \rho_{yx_1} \\ \rho_{yx_2} \end{pmatrix}.$$

1004 *De forma que los coeficientes quedan como*

$$\begin{pmatrix} b_1 \\ b_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & \rho_{x_1x_2} \\ \rho_{x_1x_2} & 1 \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} \rho_{yx_1} \\ \rho_{yx_2} \end{pmatrix} = \frac{1}{1 - \rho_{x_1x_2}^2} \begin{pmatrix} 1 & -\rho_{x_1x_2} \\ -\rho_{x_1x_2} & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \rho_{yx_1} \\ \rho_{yx_2} \end{pmatrix}.$$

1005

$$b_1 = \frac{1}{1 - \rho_{x_1x_2}^2} (\rho_{yx_1} - \rho_{x_1x_2} \rho_{yx_2})$$

1006

$$b_2 = \frac{1}{1 - \rho_{x_1x_2}^2} (\rho_{yx_2} - \rho_{x_1x_2} \rho_{yx_1}).$$

1007 *Finalmente puntualizar que el problema de mínimos cuadrados se puede
 1008 resolver utilizando la descomposición LU. Para ello solo es necesario un
 1009 cambio de variable en la ecuación*

$$\mathbf{X}^T \mathbf{X} \mathbf{B} = \mathbf{X}^T \mathbf{Y}$$

1010 *para obtener un sistema de ecuaciones tipo* $\mathbf{A}\mathbf{x} = \mathbf{b}$, *donde ahora* $\mathbf{A} =$
 1011 $\mathbf{X}^T \mathbf{X}$, $\mathbf{x} = \mathbf{B}$, *y* $\mathbf{b} = \mathbf{X}^T \mathbf{Y}$.

1012 *{(2) Mínimos cuadrados con restricciones}*

1013 *{NOTA: Multiplicadores de Lagrange} | Dada la función* $f(\mathbf{x}) = f(x_1, x_2, \dots, x_N)$
 1014 *que depende de N variables y p restricciones* $g_1(\mathbf{x}) = d_1, g_2(\mathbf{x}) =$
 1015 $d_2, \dots, g_p(\mathbf{x}) = d_p$ *entonces el teorema de Lagrange nos dice que para*
 1016 *minimizar la función* $f(\mathbf{x})$ *bajo esas p restricciones debemos resolver el*
 1017 *sistema de ecuaciones*

$$\frac{\partial}{\partial x_i} \left[f(\mathbf{x}) + \sum_{j=1}^p \lambda_j g_j(\mathbf{x}) \right] = 0 ; i = 1, 2, \dots, N$$

1018

$$g_j(\mathbf{x}) = d_j ; j = 1, 2, \dots, p$$

1019 *Vamos a usar los multiplicadores de Lagrange para resolver el problema
 1020 de mínimos cuadrados*

$$\mathbf{Y} = \mathbf{X} \mathbf{B},$$

1021 *pero incluyendo p restricciones de la forma*

$$\mathbf{G} \mathbf{B} = \mathbf{d}.$$

1022 *Queremos minimizar la función:*

$$L = (\mathbf{Y} - \mathbf{X} \mathbf{B})^T (\mathbf{Y} - \mathbf{X} \mathbf{B}) + \mathbf{d}^T (\mathbf{G} \mathbf{B} - \mathbf{d}).$$

1023 Aquí hemos introducido p incógnitas pero también tenemos p nuevas
 1024 ecuaciones $\mathbf{GB} = \mathbf{d}$. Derivando L e igualando a cero

$$\frac{\partial L}{\partial \mathbf{B}} = -2\mathbf{X}^T \mathbf{Y} + 2\mathbf{X}^T \mathbf{XB} + \mathbf{G}^T = 0,$$

1025 lo cual tiene la solución

$$\mathbf{B} = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} (\mathbf{X}^T \mathbf{Y} - \frac{1}{2} \mathbf{G}^T),$$

1026 que para $= 0$ se reduce a la expresión de los mínimos cuadrados sin re-
 1027 stricciones

$$\mathbf{B} = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} (\mathbf{X}^T \mathbf{Y}).$$

1028 Si sustituimos en la ecuación de las restricciones

$$\mathbf{G}(\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} (\mathbf{X}^T \mathbf{Y} - \frac{1}{2} \mathbf{G}^T) = \mathbf{d},$$

1029 y resolvemos para $,$ obtenemos

$$\frac{1}{2} = [\mathbf{G}(\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{G}^T]^{-1} [\mathbf{G}(\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T \mathbf{Y} - \mathbf{d}] .$$

1030 Finalmente, si sustituimos en la solución para la matriz de coeficientes
 1031 \mathbf{B} obtenemos

$$\mathbf{B} = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \left(\mathbf{X}^T \mathbf{Y} - \mathbf{G}^T [\mathbf{G}(\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{G}^T]^{-1} [\mathbf{G}(\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T \mathbf{Y} - \mathbf{d}] \right) .$$

1032 Un ejemplo sería ajustar una recta a un conjunto de observaciones pero
 1033 imponiendo que la recta pase por algún punto determinado del espacio
 1034 xy .

1035 $\{(3)\}$ Mínimos cuadrados pesados $\} \mid$ En ocasiones debido a las incer-
 1036 tidumbres asociadas a la medidas de las variables independientes es
 1037 conveniente asignarles un peso diferencial en el problema de mínimos
 1038 cuadrados. Supongamos que unas variables independientes son cono-
 1039 cidas con mayor precisión que otras. Entonces el modelo de mínimos
 1040 cuadrados pesados es:

$$SEC = (\mathbf{Y} - \mathbf{XB})^T \mathbf{W}_\epsilon (\mathbf{Y} - \mathbf{XB}),$$

1041 donde \mathbf{W}_ϵ es una matriz diagonal con los elementos σ_j^{-2} , el inverso de
 1042 la varianza de cada variable independiente. \mid Sin embargo, en general,
 1043 los errores en los datos están correlacionados, y \mathbf{W}_ϵ no es diagonal.
 1044 Una elección razonable para \mathbf{W}_ϵ es el inverso de la matriz de covarian-
 1045 zas. Si asumimos que \mathbf{Y} se compone de un valor medio más un error o
 1046 fluctuación respecto la media

$$\mathbf{Y} = \bar{\mathbf{Y}} + \mathbf{Y}',$$

1047 entonces la matriz de covarianzas es $\langle \mathbf{Y}' \mathbf{Y}'^T \rangle$ y

$$\mathbf{W}_\epsilon = \langle \mathbf{Y}' \mathbf{Y}'^T \rangle^{-1} .$$

1048 $\{\text{Ejemplo (1):}\}$ Emery and Thompson (sección 3.12.4). | En la tabla
 1049 adjunta se muestran 5 observaciones de la variable independiente (x_i) y
 1050 dependiente (y_i). Se pide ajustar una recta al conjunto de datos y cal-
 1051 cular las medidas de error (varianza s^2 y coeficiente de correlación al
 1052 cuadrado r^2) asociadas al ajuste lineal. % %insert table

x_i	y_i	$x_i y_i$	x_i^2
-2	0	0	4
-1	0	0	1
0	1	0	0
1	1	1	1
2	3	6	4

1053 1054 Los coeficientes del modelo lineal se pueden calcular con las expresiones:

$$\hat{b}_1 = \frac{\left[N \sum_{i=1}^N x_i y_i - \sum_{i=1}^N x_i \sum_{i=1}^N y_i \right]}{N \sum_{i=1}^N x_i^2 - \left(\sum_{i=1}^N x_i \right)^2} =$$

$$\frac{[(5)(7) - (0)(5)]}{[(5)(10) - 10^2]} = 0.7$$

$$b_0 = \bar{y} - b_1 \bar{x} = 5/5 - (0.7)(0) = 1$$

1055 1056 En notación matricial obtenemos el mismo resultado:

$$\mathbf{Y} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ 1 \\ 3 \end{pmatrix}$$

$$\mathbf{X} = \begin{pmatrix} 1 & -2 \\ 1 & -1 \\ 1 & 0 \\ 1 & 1 \\ 1 & 2 \end{pmatrix}$$

$$\mathbf{X}^T \mathbf{X} = \begin{pmatrix} 5 & 0 \\ 0 & 10 \end{pmatrix}$$

$$\mathbf{X}^T \mathbf{Y} = \begin{pmatrix} 5 \\ 7 \end{pmatrix}$$

$$(\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} = \begin{pmatrix} 1/5 & 0 \\ 0 & 1/10 \end{pmatrix}$$

$$(\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T \mathbf{Y} = \begin{pmatrix} 1/5 & 0 \\ 0 & 1/10 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 5 \\ 7 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 \\ 0.7 \end{pmatrix}.$$

1057 *Como ya vimos, para calcular la varianza de nuestro ajuste usamos*

$$s^2 = \frac{1}{N-2} \sum_{i=1}^N (y_i - \hat{y}_i)^2 = \frac{1}{N-2} SEC,$$

1058 *donde SEC es la suma de los errores cuadrados y N – 2 resulta debido*

1059 *a que en la regresión lineal se requiere la estimación de dos parámetros.*

1060 *En notación matricial*

$$\begin{aligned} 1061 SEC &= \mathbf{Y}^T \mathbf{Y} - \mathbf{Y}^T \mathbf{X} \mathbf{B} - \mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{Y} + \mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{X} \mathbf{B} = \mathbf{Y}^T \mathbf{Y} - 2\mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{Y} + \mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{X} \mathbf{B} = \\ &= \mathbf{Y}^T \mathbf{Y} - 2\mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{Y} + \mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{Y} = \mathbf{Y}^T \mathbf{Y} - \mathbf{B}^T \mathbf{X}^T \mathbf{Y}, \end{aligned}$$

1062 *donde hemos usado la identidad $\mathbf{X}^T \mathbf{X} \mathbf{B} = \mathbf{X}^T \mathbf{Y}$. Si sustituimos las ma-*

1063 *trices de nuestro ejemplo, obtenemos*

$$\begin{aligned} SEC &= (0 \ 0 \ 1 \ 1 \ 3) \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ 1 \\ 3 \end{pmatrix} - (1 \ 0.7) \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 & 1 \\ -2 & -1 & 0 & 1 & 2 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ 1 \\ 3 \end{pmatrix} = \\ 1064 &= 11 - (1 \ 0.7) \begin{pmatrix} 5 \\ 7 \end{pmatrix} = 11 - 9.9 = 1.1 \end{aligned}$$

1065 *SEC puede ser calculado directamente con la expresión:*

$$SEC = \sum_{i=1}^N (\hat{y}_i - y_i)^2 = (-0.4)^2 + (-0.3)^2 + (0)^2 + (0.7)^2 + (0.6)^2 = 1.1$$

1066 *Y entonces la desviación estandar de nuestro ajuste lineal es*

$$s = \sqrt{\frac{1}{N-2} SEC} = \sqrt{\frac{1}{5-2} 1.1} = \sqrt{1.1/3} \simeq 0.366.$$

1067 *El coeficiente de correlación se puede escribir como*

$$r^2 = \frac{SCR}{SCT} = \frac{\sum_{i=1}^N (\hat{y}_i - \bar{y})^2}{\sum_{i=1}^N (y_i - \bar{y})^2} = \frac{4.9}{6} \simeq 0.8167$$

1068 *{(4) Ajuste de curvas con mínimos cuadrados} | En general, podemos*

1069 *escribir nuestro modelo lineal como*

$$Y = b_0 + b_1 x + b_2 x^2 + \dots + b_k x^k + \epsilon.$$

1070 | | El procedimiento es el mismo que para el caso de la línea recta, pero
 1071 ahora la matriz \mathbf{X} tiene una columna mas. Es decir, para $k = 2$ y para
 1072 N observaciones independientes las ecuaciones independientes son

$$y_1 = b_0 + b_1 x_1 + b_2 x_1^2 + \epsilon_1$$

$$y_2 = b_0 + b_1 x_2 + b_2 x_2^2 + \epsilon_2$$

1074 ...

1075 ...

1076 ...

1077 ...

$$y_N = b_0 + b_1 x_N + b_2 x_N^2 + \epsilon_N$$

1078 y pueden resolverse matricialmente para \mathbf{B} como

$$\mathbf{B} = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T \mathbf{Y},$$

1079 donde \mathbf{X} tiene una columna mas que el caso del ajuste de una recta,
 1080 i.e. $k + 1$ columnas.

1081 {Ejemplo (2):} Ajustes por mínimos cuadrados con restricciones. |
 1082 Supongamos que queremos ajustar dos polinomios $f(x)$ y $g(x)$ de or-
 1083 den $d-1$ a dos conjunto de datos continuos de M y N observaciones,
 1084 respectivamente, $x_1, x_2, \dots, x_M \leq a$ y $x_{M+1}, x_{M+2}, \dots, x_N > a$, tal que,
 1085 queremos minimizar:

$$\sum_{i=1}^M (f(x_i) - y_i)^2 + \sum_{i=M+1}^N (g(x_i) - y_i)^2,$$

1086 sujeto a las restricciones:

$$f(a) = g(a) \text{ y } f'(a) = g'(a).$$

1087 |

1088 Primero debemos de construir las matrices del problema lineal de cuadra-
 1089 dos mínimos:

$$\mathbf{X} = \begin{pmatrix} 1 & x_1 & \dots & x_1^{d-1} & 0 & 0 & \dots & 0 \\ \cdot & \cdot & & \cdot & \cdot & \cdot & & \cdot \\ \cdot & \cdot & & \cdot & \cdot & \cdot & & \cdot \\ \cdot & \cdot & & \cdot & \cdot & \cdot & & \cdot \\ 1 & x_M & \dots & x_M^{d-1} & 0 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & \dots & 0 & 1 & x_{M+1} & \dots & x_{M+1}^{d-1} \\ \cdot & \cdot & & \cdot & \cdot & \cdot & & \cdot \\ \cdot & \cdot & & \cdot & \cdot & \cdot & & \cdot \\ 0 & 0 & \dots & 0 & 1 & x_N & \dots & x_N^{d-1} \end{pmatrix}$$

$$\mathbf{Y} = \begin{pmatrix} y_1 \\ y_2 \\ \dots \\ y_M \\ y_{M+1} \\ y_{M+2} \\ \dots \\ y_N \end{pmatrix},$$

$$\mathbf{G} = \begin{pmatrix} 1 & a & \dots & a^{d-1} & -1 & -a & \dots & -a^{d-1} \\ 0 & 1 & \dots & (d-1)a^{d-2} & 0 & -1 & \dots & -(d-1)a^{d-2} \end{pmatrix}, \mathbf{d} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \end{pmatrix}.$$

1090 Segundo debemos de calcular los coeficientes del ajuste \mathbf{B} con la expresión para mínimos cuadrados con restricciones.
 1091

$$\mathbf{B} = (\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \left(\mathbf{X}^T \mathbf{Y} - \mathbf{G}^T \left[\mathbf{G}(\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{G}^T \right]^{-1} [\mathbf{G}(\mathbf{X}^T \mathbf{X})^{-1} \mathbf{X}^T \mathbf{Y} - \mathbf{d}] \right).$$

1092 | Apliquemos el caso particular del ajuste de dos rectas $f(x) = b_1 + b_2x$ y
 1093 $g(x) = b_3 + b_4x$: |

- 1094 • Minimizar: $\sum_{i=1}^M (f(x_i) - y_i)^2 + \sum_{i=M+1}^N (g(x_i) - y_i)^2$
 • Restricciones:

$$f(h) = g(h) \rightarrow b_1 + b_2h - b_3 - b_4h = 0$$

$$f'(h) = g'(h) \rightarrow b_1 - b_3 = 0,$$

1095 donde h es el valor donde ambas rectas interseccionan. Por ello exigimos que ambas rectas tomen el mismo valor y sus derivadas sean iguales
 1096 en $x = h$. Se resuelve el sistema de ecuaciones:
 1097

$$\mathbf{X} \mathbf{B} = \mathbf{Y}$$

1098
 1099 $(1)b_1 + (x_1)b_2 + (0)b_3 + (0)b_4 = y_1$
 1100 $(1)b_1 + (x_2)b_2 + (0)b_3 + (0)b_4 = y_2$
 1101 $(1)b_1 + (x_3)b_2 + (0)b_3 + (0)b_4 = y_3$
 1102 $(1)b_1 + (x_4)b_2 + (0)b_3 + (0)b_4 = y_4$
 1103 $(0)b_1 + (0)b_2 + (1)b_3 + (x_5)b_4 = y_5$
 1104 $(0)b_1 + (0)b_2 + (1)b_3 + (x_6)b_4 = y_6$
 1105 $(0)b_1 + (0)b_2 + (1)b_3 + (x_7)b_4 = y_7$
 $(0)b_1 + (0)b_2 + (1)b_3 + (x_8)b_4 = y_8,$

1106 | bajo el sistema de ecuaciones de restricciones:

$$\mathbf{G} \mathbf{B} = \mathbf{d}$$

1107

$$(1)b_1 + (h)b_2 + (-1)b_3 + (-1)b_4 = 0$$

1108

$$(1)b_1 + (0)b_2 + (-1)b_3 + (0)b_4 = 0$$

1109

| En notación matricial: |

$$\mathbf{X} = \begin{pmatrix} 1 & x_1 & 0 & 0 \\ 1 & x_2 & 0 & 0 \\ 1 & x_3 & 0 & 0 \\ 1 & x_4 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & x_5 \\ 0 & 0 & 1 & x_6 \\ 0 & 0 & 1 & x_7 \\ 0 & 0 & 1 & x_8 \end{pmatrix}, \mathbf{Y} = \begin{pmatrix} y_1 \\ y_2 \\ y_3 \\ y_4 \\ y_5 \\ y_6 \\ y_7 \\ y_8 \end{pmatrix}, \mathbf{G} = \begin{pmatrix} 1 & h & -1 & -h \\ 0 & 1 & 0 & -1 \end{pmatrix}, \mathbf{d} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \end{pmatrix}.$$

1110

{(B) Mínimos cuadrados no-lineales} | Los mínimos cuadrados no-lineales se aplican cuando queremos ajustar un conjunto de observaciones a un modelo que no es lineal en cuanto a los coeficientes.

1113

{(1) Linealización del problema no lineal} En ocasiones se puede linealizar el problema y resolverlo utilizando la solución de mínimos cuadrados lineales. Por ejemplo, supongamos que queremos ajustar un conjunto de N observaciones a una función no-lineal exponencial:

$$\hat{y} = ae^{bx}.$$

1117

Este ejemplo se puede linealizar:

$$\hat{y} = ae^{bx} \rightarrow \ln(\hat{y}) = \ln(a) + bx,$$

1118

y resolver el problema lineal:

$$Y = B_1 + B_2 X,$$

1119

donde hemos hecho el cambio de variables:

$$Y = \ln(\hat{y}), B_1 = \ln(a), B_2 = b \text{ y } X = x.$$

1120

Resolvemos para B_1 y B_2 :

$$B = \begin{pmatrix} B_1 \\ B_2 \end{pmatrix} = (X^T X)^{-1} X^T Y,$$

1121

y calculamos los coeficientes originales a y b con el cambio de variables.

1122

{(2) Resolución numérica del problema no lineal} | Cuando no es posible linealizar la función no-lineal que queremos ajustar, debemos minimizar la suma de los errores cuadráticos medios y resolver numéricamente. La SEC del modelo exponencial

$$SEC = \sum_{i=1}^N (y_i - \hat{y}_i)^2 = \sum_{i=1}^N \underbrace{(y_i - ae^{bx_i})}_{\epsilon_i}^2$$

1126 *es minimizada derivando con respecto los coeficientes:*

$$\frac{\partial SEC}{\partial a} = 2 \sum_{i=1}^N (y_i - ae^{bx_i}) \frac{\partial \epsilon_i}{\partial a} = 0$$

$$1127 \quad \frac{\partial SEC}{\partial b} = 2 \sum_{i=1}^N (y_i - ae^{bx_i}) \frac{\partial \epsilon_i}{\partial b} = 0.$$

1128 *Debemos resolver el sistema de ecuaciones de arriba, lo cual se puede*
 1129 *hacer con descomposiciones algebráicas tipo **LU**, minimizando **SEC***
 1130 *con la función de Matlab **{fminsearch.m}** (o implementando un método*
 1131 *numérico manual), o directamente utilizando la función de mínimos*
 1132 *cuadrados no-lineales de Matlab **{nlinfit.m}**. | Otro ejemplo no-lineal es*
 1133 *ajustar la siguiente función trigonométrica:*

$$\hat{y} = \phi_1 e^{\phi_2 x} \cos(\phi_3 x + \phi_4),$$

1134 *donde la suma de los errores cuadráticos es:*

$$SEC = \sum_{i=1}^N (y_i - \hat{y}_i)^2 = \sum_{i=1}^N \underbrace{(y_i - \phi_1 e^{\phi_2 x_i} \cos(\phi_3 x_i + \phi_4))^2}_{\epsilon_i},$$

1135 *y sus derivadas respecto los coeficientes ϕ_1 , ϕ_2 , ϕ_3 , y ϕ_4 son:*

$$\frac{\partial SEC}{\partial \phi_1} = 2 \sum_{i=1}^N (y_i - \phi_1 e^{\phi_2 x_i} \cos(\phi_3 x_i + \phi_4)) \frac{\partial \epsilon_i}{\partial \phi_1} = 0$$

$$1136 \quad \frac{\partial SEC}{\partial \phi_2} = 2 \sum_{i=1}^N (y_i - \phi_1 e^{\phi_2 x_i} \cos(\phi_3 x_i + \phi_4)) \frac{\partial \epsilon_i}{\partial \phi_2} = 0$$

$$1137 \quad \frac{\partial SEC}{\partial \phi_3} = 2 \sum_{i=1}^N (y_i - \phi_1 e^{\phi_2 x_i} \cos(\phi_3 x_i + \phi_4)) \frac{\partial \epsilon_i}{\partial \phi_3} = 0$$

$$1138 \quad \frac{\partial SEC}{\partial \phi_4} = 2 \sum_{i=1}^N (y_i - \phi_1 e^{\phi_2 x_i} \cos(\phi_3 x_i + \phi_4)) \frac{\partial \epsilon_i}{\partial \phi_4} = 0$$

1139 *{Relación entre regresión y correlación} | El coeficiente de correlación,*
 1140 *r, nos informa de que tanto dos (o mas) variables covarian en el espacio-*
 1141 *tiempo. Para dos variables aleatorias x e y, el coeficiente de correlación*
 1142 *es*

$$r = \rho_{xy} = \frac{\frac{1}{N-1} \sum_{i=1}^N (x_i - \bar{x})(y_i - \bar{y})}{\sqrt{\frac{1}{N-1} \sum_{i=1}^N (x_i - \bar{x})^2} \sqrt{\frac{1}{N-1} \sum_{i=1}^N (y_i - \bar{y})^2}} = \frac{C_{xy}}{s_x s_y},$$

1143 *donde C_{xy} es la covarianza de x e y, y s_x y s_y son las correspondientes*
 1144 *desviaciones estandar. | | {Propiedades del coeficiente de correlación}*
 1145 *| (1) r es adimensional. | (2) la magnitud de r se encuantra acotada*

entre -1 y 1 , ya que es una normalización de la covarianza por el producto de la desviación estandar de las dos variables aleatorias. | | Si $r = \pm 1$ entonces el ajuste es perfecto. Para $r = 0$ los puntos estan dispersos aleatoriamente y no existe relación alguna entre las variables. Normalmente encontramos el estadístico r^2 en lugar de r . r^2 se puede reescribir como

$$r^2 = SCR/SCT = \frac{SCT - SEC}{SCT} = 1 - \frac{SEC}{SCT} = \frac{C_{xy}^2}{(s_x s_y)^2},$$

lo que nos informa del porcentaje de la varianza explicada (r^2 = varianza explicada/varianza total) como vimos anteriormente. Un valor de $r = 0.75$ significa que la regresión lineal de y sobre x , es decir \hat{y} , explica $100 * r^2 = 56.25\%$ de la varianza total de la muestra. | Finalmente puntualizar que también podemos calcular el coeficiente de correlación utilizando los estimados de los coeficientes de regresión. Para el caso de una línea recta sabemos

$$\hat{b}_1 = \frac{C_{xy}}{s_x^2}.$$

Si sustituimos en la definición de r obtenemos

$$r = \hat{b}_1 \frac{s_x^2}{s_x s_y} = \hat{b}_1 \frac{s_x}{s_y}.$$

{Coeficiente de correlación ajustado} | Con el fin de considerar los grados de libertad del modelo de regresión lineal, el coeficiente de correlación debe ser ajustado en función del número de variables independientes k . Para ello hay que considerar la verdadera varianza de los errores

$$Var(SEC) = \frac{SEC}{N - k - 1},$$

y de la variable dependiente

$$Var(SCT) = \frac{SCT}{N - 1}.$$

Puesto que los grados de libertad no son iguales ($N - 1$ vs $N - k - 1$), el coeficiente de correlación ajustado al cuadrado (\tilde{r}^2) se define como

$$\begin{aligned} \tilde{r}^2 &= 1 - \frac{Var(SEC)}{Var(SCT)} = 1 - \frac{SEC/N - k - 1}{SCT/N - 1} = 1 - \frac{N - 1}{N - k - 1}(1 - r^2) = \\ &= 1 - (1 - r^2) \frac{N - 1}{N - k - 1}, \end{aligned}$$

donde para $k = 0$ obtenemos la definición clásica del coeficiente de correlación. | | {Intervalo de confianza para el coeficiente de correlación} | Podemos calcular intervalos de confianza para el coeficiente de correlación r por medio de la denominada transformación Z de Fisher. Básicamente transforma r en una variable normal estandar Z

$$Z = \frac{1}{2} \frac{\ln(1 + r)}{\ln(1 - r)},$$

1173 con desviación estandar

$$\sigma(Z) = \frac{1}{\sqrt{(N-3)}},$$

1174 y media

$$\mu(Z) = \frac{1}{2} \frac{\ln(1+\rho_0)}{\ln(1-\rho_0)},$$

1175 donde $\mu(Z)$ es la media esperada (media poblacional) del estadístico Z .

1176 %El intervalo de confianza se escribe entonces como %

$$Z - Z_{\alpha/2} < Z < Z + Z_{\alpha/2}$$

1177 **Ejemplo:** | Supongamos $N = 21$ y $r = 0.8$. Encuentra el intervalo de
1178 confianza al 95% para el coeficiente de correlación poblacional ρ_0 .

$$Z = \frac{1}{2} \frac{\ln(1+0.8)}{\ln(1-0.8)} = 1.0986$$

1179 Puesto que Z esta Normalmente distribuida, entonces todos los valores
1180 deben de caer dentro de 1.96 desviaciones estandar de Z . Entonces, al
1181 95%, la verdadera media μ_Z esta contenida en

$$Z - 1.96\sigma(Z) < \mu(Z) < Z + 1.96\sigma(Z)$$

$$Z - 1.96 \frac{1}{\sqrt{(21-3)}} < \mu(Z) < Z + 1.96 \frac{1}{\sqrt{(21-3)}}$$

$$0.6366 < \mu(Z) < 1.5606$$

1184 Los límites encontrados para $\mu(Z)$ los podemos transformar en términos
1185 de la verdadera correlación

$$\mu(Z) = 0.6366 = \frac{1}{2} \left\{ \frac{1+\rho}{1-\rho} \right\} \rightarrow \rho = 0.56,$$

1186 donde hemos usado

$$e^{2\mu} = \frac{1+\rho}{1-\rho}$$

$$e^{2\mu} - 1 = \rho(1 + e^{2\mu})$$

$$\rho = \frac{(e^{2\mu(Z)} - 1)}{(e^{2\mu(Z)} + 1)}.$$

1189 Podemos afirmar con un 95% de confianza que la verdadera correlación
1190 ρ esta en el intervalo $0.56 < \rho < 0.92$, dado un tamaño muestral $N = 21$
1191 y una correlación muestral $r = 0.8$.

1192 {Verdaderos grados de libertad} | Ya hemos definido anteriormente los
1193 grados de libertad se define como el número de muestras independientes

1194 *N* menos el número de parámetros que se quieren estimar. Esta definición
 1195 es un tanto incorrecta puesto que debemos de también asegurar
 1196 que las *N* muestras son efectivamente independientes, es decir, no es-
 1197 tan autocorreladas en el espacio-tiempo. Para considerar esto *N* debe
 1198 reescribirse como

$$N^* = \frac{N}{\left[\sum_{\tau=-\infty}^{\infty} C_{xx}(\tau)C_{yy}(\tau) + C_{xy}(\tau)C_{yx}(\tau) \right] / [C_{xx}(0)C_{yy}(0)]} = \\ \frac{N}{\left[\sum_{\tau=-\infty}^{\infty} \rho_{xx}(\tau)\rho_{yy}(\tau) + \rho_{xy}(\tau)\rho_{yx}(\tau) \right]}.$$

1200 | | En general, series de datos suelen estar correlacionados en el espacio-
 1201 tiempo y $N^* << N$. Cuanto mayores las escalas de correlación espaciales-
 1202 temporales, menores los N^* . Esto nos hace pensar que es muy impor-
 1203 tante la selección de las escalas espaciales-temporales sobre las que quer-
 1204 emos calcular un estadístico. Para extraer las escalas de interés podemos
 1205 usar métodos espectrales y filtros. El proceso de filtrado se encarga de
 1206 eliminar aquellas escalas que esperamos no contribuyen a la verdadera
 1207 correlación pero pueden adicionar correlación artificial debido a errores
 1208 instrumentales y de muestreo.

1209 2 Propagación de errores

1210 **Regla 1** | Si *x* e *y* tienen errores aleatorios independientes δx y δy , entonces
 1211 el error en la suma $z = x + y$ es

$$\delta z = \sqrt{\delta x^2 + \delta y^2}.$$

1212 **Regla 2** | Si *x* e *y* tienen errores aleatorios independientes δx y δy ,
 1213 entonces el error en la multiplicación $z = xy$ es

$$\frac{\delta z}{z} = \sqrt{\left(\frac{\delta x^2}{x} \right) + \left(\frac{\delta y^2}{y} \right)}.$$

1214 **Regla 3** |

1215 Si $z = f(x)$, donde $f()$ es una función dada, entonces

$$\delta z = |f'(x)|\delta x.$$

1216 Formula general para propagación del error

1217 Sea x_1, x_2, \dots, x_N medidas con incertidumbres $\delta x_1, \delta x_2, \dots, \delta x_3$. Supong-
 1218 amos que queremos determinar q , el cual es una función de x_1, x_2, \dots, x_N :

$$q = f(x_1, x_2, \dots, x_N).$$

1219 *El error asociado a q es entonces*

$$\delta q = \sqrt{\left(\frac{\partial q}{\partial x_1} \delta x_1\right)^2 + \dots + \left(\frac{\partial q}{\partial x_N} \delta x_N\right)^2}$$

1220 | | *Si $q = x_1 + x_2$ entonces obtenemos la regla 1:*

$$\frac{\partial q}{\partial x_1} = 1,$$

$$\frac{\partial q}{\partial x_2} = 1,$$

$$\delta q = \sqrt{\delta x_1^2 + \delta x_2^2}.$$

1223 | | *Si $q = x_1 x_2$ entonces obtenemos la regla 2:*

$$\frac{\partial q}{\partial x_1} = x_2,$$

$$\frac{\partial q}{\partial x_2} = x_1,$$

$$\delta q = \sqrt{x_2^2 \delta x_1^2 + x_1^2 \delta x_2^2} = \sqrt{q^2 \left[\left(\frac{\partial x_1}{x_1}\right)^2 + \left(\frac{\partial x_2}{x_2}\right)^2 \right]}.$$

$$\frac{\delta q}{q} = \sqrt{\left(\frac{\delta x_1^2}{x_1}\right) + \left(\frac{\delta x_2^2}{x_2}\right)}.$$

1227 **Demstración:** | *Queremos calcular la desviación estándar de la función*

$$q = q(x_1, x_2, \dots, x_N),$$

1229 *que depende de N variables independientes x_1, x_2, \dots, x_N . El desarrollo*
 1230 *de Taylor de la función q alrededor de la media \bar{q} se puede escribir:*

$$q - \bar{q} = (x_1 - \bar{x}_1) \frac{\partial q}{\partial x_1} + (x_2 - \bar{x}_2) \frac{\partial q}{\partial x_2} + \dots + (x_N - \bar{x}_N) \frac{\partial q}{\partial x_N}.$$

1231 *La varianza de la función q es:*

$$\begin{aligned} s_q^2 &= \frac{1}{N-1} \sum_{i=1}^N (q_i - \bar{q})^2 = \frac{1}{N-1} \left[(x_1 - \bar{x}_1) \frac{\partial q}{\partial x_1} + (x_2 - \bar{x}_2) \frac{\partial q}{\partial x_2} + \dots + (x_N - \bar{x}_N) \frac{\partial q}{\partial x_N} \right]^2 = \\ &= \frac{1}{N-1} \left[(x_1 - \bar{x}_1)^2 \left(\frac{\partial q}{\partial x_1}\right)^2 + (x_2 - \bar{x}_2)^2 \left(\frac{\partial q}{\partial x_2}\right)^2 + \dots + 2(x_1 - \bar{x}_1)(x_2 - \bar{x}_2) \frac{\partial q}{\partial x_1} \frac{\partial q}{\partial x_2} + \dots \right] = \\ &= s_{x_1}^2 \left(\frac{\partial q}{\partial x_1}\right)^2 + s_{x_2}^2 \left(\frac{\partial q}{\partial x_2}\right)^2 + 2s_{x_1 x_2} \frac{\partial q}{\partial x_1} \frac{\partial q}{\partial x_2} + \dots \end{aligned}$$

1234 *y finalmente la expresión general para la propagación del error es:*

$$s_q = \sqrt{s_{x_1}^2 \left(\frac{\partial q}{\partial x_1} \right)^2 + s_{x_2}^2 \left(\frac{\partial q}{\partial x_2} \right)^2 + 2s_{x_1 x_2} \frac{\partial q}{\partial x_1} \frac{\partial q}{\partial x_2} + \dots}$$

1235 *{Ejemplo:} | La ecuación para el cálculo de la salinidad a partir de la*
 1236 *conductividad (C) y temperatura (T) es (Unesco EOS-80)*

$$S = a_0 + a_1 R_T^{1/2} + a_2 R_T + a_3 R_T^{3/2} + a_4 R_T^2 + a_5 R_T^{5/2} + \Delta S,$$

1237 *donde*

$$R_T = \frac{R}{R_p r_t}, \quad R = \frac{C(S, T, 0)}{C(35, 15, 0)},$$

1238 $C(35, 15, 0)$ es la conductividad de un agua de salinidad práctica 35 a
 1239 los 15 °C,

$$r_t = c_0 + c_1 T + c_2 T^2 + c_3 T^3 + c_4 T^4,$$

$$R_p = 1 + \frac{P(e_1 + e_2 P + e_3 P^2)}{(1 + d_1 T + d_2 T^2 + (d_3 + d_4 T)R)},$$

1241 *y*

$$\Delta S = \frac{T - 15}{1 + k(T - 15)} (b_0 + b_1 R_T^{1/2} + b_2 R_T + b_3 R_T^{3/2} + b_4 R_T^2 + b_5 R_T^{5/2}),$$

1242 *con los coeficientes a_i, b_i, c_i, d_i , y e_i | $a_0 = 0.0080$ $b_0 = 0.0005$ $c_0 =$*
 1243 0.6766097 $d_1 = 3.426 e^{-2}$ $e_1 = 2.070 e^{-5}$ | $a_1 = -0.1692$ $b_1 =$
 1244 -0.0056 $c_1 = 2.00564 e^{-2}$ $d_2 = 4.464 e^{-4}$ $e_2 = -6.370 e^{-10}$
 1245 | $a_2 = 25.3851$ $b = -0.0066$ $c_2 = 1.104259 e^{-4}$ $d_3 =$
 1246 $4.215 e^{-1}$ $e_3 = 3.989 e^{-15}$ | $a_3 = 14.0941$ $b = -0.0375$ $c_3 =$
 1247 $-6.9698 e^{-7}$ $d_4 = -3.107 e^{-3}$ | $a_4 = -7.0261$ $b_4 = 0.0636$ $c_4 =$
 1248 $1.0031 e^{-9}$ | $a_5 = 2.7081$ $b_5 = -0.0144$ | $\sum a_i =$
 1249 35.0000 $\sum b_i = 0.0000$ | $k = 0.0162$ | | *Si el error de precisión*
 1250 *del termistor y de la celda de conductividad del CTD es $\delta T = 0.001$ °C y*
 1251 *$\delta C = 0.001 \text{ Sm}^{-1}$, respectivamente, calcule la incertidumbre asociada al*
 1252 *cálculo de la salinidad S a partir de la formula general de propagación*
 1253 *del error para $C = 5 \text{ Sm}^{-1}$, $T = 28$ °C, y $P = 50$ dbar. Suponga*
 1254 *que $\delta P = 0$, es decir, el altímetro no tiene errores de precisión.* | |
 1255 *{Resultado:} | | El error estándar asociado a la salinidad es*

$$\delta S = \sqrt{\left(\frac{\partial S}{\partial T} \delta T \right)^2 + \left(\frac{\partial S}{\partial C} \delta C \right)^2},$$

1256 *donde*

$$\frac{\delta S}{\delta T} = [(1 + k(T - 15))^{-1} - (k(T - 15))(1 + k(T - 15))^{-2}]$$

$$(b_0 + b_1 R_T^{1/2} + b_2 R_T + b_3 R_T^{3/2} + b_4 R_T^2 + b_5 R_T^{5/2}),$$

1258 y

$$\frac{\delta S}{\delta C} = \frac{1}{2} a_1 \frac{R_T^{-1/2}}{C(35, T, 0)} + a_2 \frac{1}{C(35, T, 0)} + \frac{3}{2} a_3 \frac{R_T^{1/2}}{C(35, T, 0)} +$$

1259 $+ 2a_4 \frac{R_T}{C(35, T, 0)} + \frac{5}{2} a_5 \frac{R_T^{3/2}}{C(35, T, 0)} + \frac{T - 15}{(1 + k(T - 15))}$

1260 $\left(b_1 \frac{R_T^{-1/2}}{C(35, T, 0)} + b_2 \frac{1}{C(35, T, 0)} + \frac{3}{2} b_3 \frac{R_T^{1/2}}{C(35, T, 0)} + 2b_4 \frac{R_T}{C(35, T, 0)} + \frac{5}{2} b_5 \frac{R_T^{3/2}}{C(35, T, 0)} \right).$

1261 | | Por lo tanto, dada una medida de conductividad C y temperatura
 1262 T podemos calcular $\delta S/\delta T$ y $\delta S/\delta C$ y obtener la desviación estándar
 1263 asociado al cálculo de la salinidad δS . | | {Ejercicio:} | | Calcule el
 1264 error estándar asociado a la densidad referenciada a la superficie que se
 1265 obtiene al usar el algoritmo del estado del agua de mar (Unesco EOS-
 1266 80)

$$\rho(S, T, 0) = \rho_w + (b_0 + b_1 T + b_2 T^2 + b_3 T^3 + b_4 T^4) S +$$

1267 $+ (c_0 + c_1 T + c_2 T^2) S^{3/2} + d_0 S^2,$

1268 con los coeficientes b_i , c_i , y d_0 | $b_0 = 8.24493 e^{-1}$ $c_0 = -5.72466 e^{-3}$
 1269 | $b_1 = -4.0899 e^{-3}$ $c_1 = 1.0227 e^{-4}$ | $b_2 = 7.6438 e^{-5}$ $c_2 =$
 1270 $-1.6546 e^{-6}$ | $b_3 = -8.2467 e^{-7}$ | $b_4 = 5.3875 e^{-9}$ $d_0 =$
 1271 $4.8314 e^{-4}$, | | y la densidad de referencia para agua pura (ρ_w) definida
 1272 como:

$$\rho_w = a_0 + a_1 T + a_2 T^2 + a_3 T^3 + a_4 T^4 + a_5 T^5,$$

1273 donde los coeficientes a_i son: | $a_0 = 999.842594$ | $a_1 = 6.793952 e^{-2}$ |
 1274 $a_2 = -9.095290 e^{-3}$ | $a_3 = 1.001685 e^{-4}$ | $a_4 = -1.120083 e^{-6}$ | $a_5 =$
 1275 $6.536332 e^{-9}$.

1276 3 Métodos de Interpolación

1277 Interpolación es el procedimiento para el cual obtenemos valores de
 1278 propiedades en posiciones o tiempos que nunca fueron muestreados a
 1279 partir de observaciones existentes en otras localizaciones o tiempos. En
 1280 oceanografía necesitamos interpolar (i) para llenar huecos cuando el
 1281 instrumento dejó de medir, (ii) para obtener mapas espaciales de con-
 1282 tornos (2D), (iii) para calcular alguna propiedad derivada en un punto
 1283 concreto

1284 3.1 Interpolación Lineal

1285 La interpolación más sencilla, pero no por ello peor, es la interpolación
 1286 lineal. Esta interpolación se basa en ajustar una línea recta entre los
 1287 puntos conocidos, e interpolar cualquier punto intermedio como un
 1288 punto a lo largo de la recta. Este tipo de interpolación puede ser usado
 1289 para llenar huecos en nuestras series temporales. La interpolación
 1290 lineal de unas serie $y(t)$ se puede escribir como

$$y(t_i) = y(t_0) + \frac{y(t_1) - y(t_0)}{t_1 - t_0} (t_i - t_0).$$

1291 **3.2 Interpolación polinómica**

1292 *En el caso que queramos interpolar entre mas de dos puntos simultaneamente,*
 1293 *debemos de usar polinomios de orden superior a la recta (orden*
 1294 *1). Es decir,*

$$y(x) = a_0 + a_1x + a_2x^2 + \dots + a_{n-1}x^{n-1} + a_nx_n.$$

1295 *Si tomamos N observaciones ($y_i(x)$; $i = 0, 2, \dots, N - 1$) obtenemos un*
 1296 *sistema de N ecuaciones*

$$\begin{pmatrix} 1 & x_0 & \dots & x_0^{N-1} & x_0^N \\ 1 & x_1 & \dots & x_1^{N-1} & x_1^N \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ 1 & x_N & \dots & x_N^{N-1} & x_N^N \end{pmatrix} \begin{pmatrix} a_0 \\ a_1 \\ \vdots \\ \vdots \\ a_N \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} y_0 \\ y_1 \\ \vdots \\ \vdots \\ y_N \end{pmatrix},$$

1297 *lo cual se puede resolver con eliminación Gauss-Jordan. Este método es*
 1298 *muy lento y por ello se usa el método de Lagrange.*

1299 **{Método de Lagrange}**

1300 *De nuevo asumimos*

$$p(x) = a_0 + a_1x + a_2x^2 + \dots + a_{n-1}x^{n-1} + a_nx_n = \sum_{k=0}^N a_kx^k = \sum_{i=1}^{N+1} y_iL_i(x),$$

1301 *donde*

$$L_i(x) = \prod_{\substack{k=1 \\ k \neq i}}^{N+1} \frac{x - x_k}{x_i - x_k},$$

1302 *son los denominados polinomios de Lagrange, y \prod es el operador pro-*
 1303 *ducto. Puesto que este operador cuando $k \neq i$ no incluye el producto, a*
 1304 *pesar que varíe de 1 a $N + 1$, obtendremos un polinomio de orden N .*

1305 *Esta suma de polinomios de Lagrange es el polinomio de menor grado*
 1306 *que interpola un conjunto de datos, es decir,*

$$p(x_j) = \sum_{i=1}^{N+1} y_iL_i(x_j) = y_j.$$

1307 **{Demostración:}**

1308 *Los polinomios de Lagrange para $i \neq j$ son iguales a cero, y para $i = j$*
 1309 *son iguales a 1. Veamos esto:*

$$(1) \text{ Para } i \neq j : L_i(x_j) = \prod_{\substack{k=1 \\ k \neq i}}^{N+1} \frac{x_j - x_k}{x_i - x_k} = \\ = \frac{x_j - x_1}{x_i - x_1} \frac{x_j - x_2}{x_i - x_2} \dots \frac{x_j - x_j}{x_i - x_j} \dots \frac{x_j - x_{N+1}}{x_i - x_{N+1}}$$

$$(2) \text{ Para } i = j : L_i(x_j) = \prod_{\substack{k=1 \\ k \neq i}}^{N+1} \frac{x_j - x_k}{x_j - x_k} = 1$$

1311 De modo que

$$L_i(x_j) = \delta_{ij} = \begin{cases} 1 & \text{si } i = j \\ 0 & \text{si } i \neq j \end{cases}.$$

1312 Finalmente podemos concluir entonces que

$$p(x_j) = \sum_{i=1}^{N+1} y_i L_i(x_j) = \sum_{i=1}^{N+1} y_i \delta_{ij} = y_j.$$

1313 es un polinomio de grado no mayor a N y que $p(x_j) = y_j$.

1314 El polinomio se puede reescribir en términos de la función Q_i como

$$p(x) = \sum_{i=1}^{N+1} y_i [Q_i(x)/Q_i(x_i)],$$

1315 donde

$$Q_i(x) = (x - x_1)(x - x_2) \dots (x - x_{i-1})(x - x_{i+1}) \dots (x - x_{N-1}),$$

1316 es el producto de todas las diferencias excepto la posición i (i.e., $x - x_i$).

1317 Si expandemos $p(x)$

$$\begin{aligned} p(x) = y_1 \frac{(x - x_2)(x - x_3) \dots (x - x_{N+1})}{(x_1 - x_2)(x_1 - x_3) \dots (x_1 - x_{N+1})} + y_2 \frac{(x - x_1)(x - x_3) \dots (x - x_{N+1})}{(x_2 - x_1)(x_2 - x_3) \dots (x_2 - x_{N+1})} + \\ + \dots + y_{N+1} \frac{(x - x_1)(x - x_2) \dots (x - x_N)}{(x_{N+1} - x_1)(x_{N+1} - x_2) \dots (x_{N+1} - x_N)}. \end{aligned}$$

1319 *{Ejemplo:}*

1320 Consideremos los puntos $(0, 2)$, $(1, 2)$, $(2, 0)$ y $(3, 0)$ para los cuales queremos
1321 ajustar un polinomio de orden 3

$$\begin{aligned} y(x) = 2 \frac{(x - 1)(x - 2)(x - 3)}{(0 - 1)(0 - 2)(0 - 3)} + 2 \frac{(x - 0)(x - 2)(x - 3)}{(1 - 0)(1 - 2)(1 - 3)} + 0 + 0 = \\ = \frac{2}{3}x^3 - 3x^2 + \frac{7}{3}x + 2. \end{aligned}$$

1323 3.3 Spline cúbico

1324 La interpolación por spline cúbicos es un método de ajuste de polí-
1325 nomios de orden 3 por segmentos. Veamos este método con un ejemplo.

1326 Supongamos que queremos interpolar los siguientes datos (x_i, y_i) =
1327 $[(2, -1), (3, 2), (5, -7)]$ con una spline cúbica. Primero definimos un
1328 polinomio cúbico para cada intervalo:

$$s(x) = a_1 x^3 + b_1 x^2 + c_1 x + d_1 \quad \text{si } x \in [2, 3]$$

1329

$$s(x) = a_2x^3 + b_2x^2 + c_2x + d_2 \quad \text{si } x \in [3, 5]$$

1330

A continuación debemos de asegurar que los polinomios pasan por los puntos del problema:

1332

$$s(2) = 8a_1 + 4b_1 + 2c_1 + d_1 = -1$$

1333

$$s(3) = 27a_1 + 9b_1 + 3c_1 + d_1 = 2$$

1334

$$s(3) = 27a_2 + 9b_2 + 3c_2 + d_2 = 2$$

$$s(5) = 125a_2 + 25b_2 + 5c_2 + d_2 = -7$$

1335

Ahora calculamos la primera y segundas derivadas para cada intervalo

1336

$$s'(x) = 3a_1x^2 + 2b_1x + c_1 \quad \text{si } x \in [2, 3]$$

1337

$$s'(x) = 3a_2x^2 + 2b_2x + c_2 \quad \text{si } x \in [3, 5]$$

1338

$$s''(x) = 6a_1x + 2b_1 \quad \text{si } x \in [2, 3]$$

1339

$$s''(x) = 6a_2x + 2b_2 \quad \text{si } x \in [3, 5]$$

y aseguramos que sean continuas. Para ello debemos de igualar las derivadas entre intervalos de manera que no hayan discontinuidades

$$3a_1(3)^2 + 2b_1(3) + c_1 = 3a_2(3)^2 + 2b_2(3) + c_2 \rightarrow 27a_1 + 6b_1 + c_1 = 27a_2 + 6b_2 + c_2$$

1341

$$6a_1(3) + 2b_1 = 6a_2(3) + 2b_2 \rightarrow 18a_1 + 2b_1 = 18a_2 + 2b_2$$

1342

En este momento tenemos 6 ecuaciones y 8 incógnitas. Debemos por lo tanto encontrar dos ecuaciones mas. Para ello vamos a forzar que en los extremos la segunda derivada sea nula, es decir, no haya curvatura

1345

$$s''(x_0) = s''(2) = 0 \rightarrow 6a_1(2) + 2b_1 = 0 \rightarrow 12a_1 + 2b_1 = 0$$

1346

$$s''(x_N) = s''(5) = 0 \rightarrow 6a_2(5) + 2b_2 = 0 \rightarrow 30a_2 + 2b_2 = 0$$

1347

Ahora ya tenemos un sistema determinado, es decir, 8 ecuaciones y 8 incógnitas

1348

$$8a_1 + 4b_1 + 2c_1 + d_1 = -1$$

1349

$$27a_1 + 9b_1 + 3c_1 + d_1 = 2$$

1350

$$27a_2 + 9b_2 + 3c_2 + d_2 = 2$$

1351

$$125a_2 + 25b_2 + 5c_2 + d_2 = -7$$

1352

$$27a_1 + 6b_1 + c_1 = 27a_2 + 6b_2 + c_2$$

1353

$$18a_1 + 2b_1 = 18a_2 + 2b_2$$

1354

$$12a_1 + 2b_1 = 0$$

1355

$$30a_2 + 2b_2 = 0$$

Lo cual en notación matricial se puede escribir

$$\begin{pmatrix} 8 & 4 & 2 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 27 & 9 & 3 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 27 & 9 & 3 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 125 & 25 & 5 & 1 \\ 27 & 6 & 1 & 0 & -27 & -6 & -1 & 0 \\ 18 & 2 & 0 & 0 & -18 & -2 & 0 & 0 \\ 12 & 2 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 30 & 2 & 0 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} a_1 \\ b_1 \\ c_1 \\ d_1 \\ a_2 \\ b_2 \\ c_2 \\ d_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -1 \\ 2 \\ 2 \\ -7 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}$$

1356 *Este sistema se puede resolver facilmente si la matriz de datos es invertible. Los coeficientes resultantes son*
 1357

$$a_1 = -1.25 \quad b_1 = 7.5 \quad c_1 = -10.75 \quad d_1 = 0.5$$

$$1358 \quad a_1 = 0.625 \quad b_1 = -9.375 \quad c_1 = 39.875 \quad d_1 = -50.125,$$

1359 *y los polinomios de nuestra spline cúbica es*

$$s(x) = -1.25x^3 + 7.5x^2 - 10.75x + 0.5 \quad \text{si } x \in [2, 3]$$

$$1360 \quad s(x) = 0.625x^3 + -9.375x^2 + 39.875x + 50.125 \quad \text{si } x \in [3, 5]$$

Figura. Comparación entre ajuste de un polinomio de orden 6 por método de cuadrados mínimos, interpolación de Lagrange, e interpolación spline cúbica.

3.4 Interpolación Objetiva

Un mapa objetivo se obtiene como una regresión múltiple (donde el error cuadrático medio es mínimo) de un conjunto de observaciones discretas. Se utiliza en oceanografía para obtener mapas continuos (mallas regulares) a partir de datos discretos distribuidos irregularmente en el espacio. Las variables representadas en el mapa objetivo pueden modificarse de una realización a otra, con lo que deben de considerarse las anomalías de las variables en lugar de las variables en si mismas. Se debe de definir un ensemble (promedio), climatología, o candidato y extraerlo a cada variable para obtener anomalías. Este proceso de elección de la media es una parte delicada de la interpolación objetiva. En general, para el océano, la media es desconocida ya que solamente tenemos pocas realizaciones de nuestro muestreo. Una forma de operar es estimar la media ajustando un polinomio de bajo orden a nuestros datos discretos, extraer esta a los datos y proceder con la interpolación objetiva. La media se añade de nuevo despues de calcular el mapa objetivo de las fluctuaciones. || Típicamente se debe asumir dos condiciones: || (1) El error (o ruido) asociado a la interpolación no esta correlacionado con nuestra señal (variable a interpolar)

$$<\phi_i \epsilon_i> = 0$$

1380 | (2) El error no esta correlacionado de una estación a la otra

$$<\epsilon_i \epsilon_j> = \begin{cases} <\epsilon^2> & \text{si } i = j \\ 0 & \text{si } i \neq j \end{cases}$$

1381 *Supongamos entonces fluctuaciones respecto un estado climatológico o
1382 media*

$$\phi'_i = \phi_i - \bar{\phi}; i = 1, 2, \dots, N$$

1383 *Ahora vamos a intentar aproximar el valor de ϕ' en un punto de una
1384 malla, ϕ_g , en términos de una combinación lineal de los valores en esta-
1385 ciones vecinas ϕ_i (señal). Entonces el problema de mínimos cuadrados
1386 es*

$$\phi'_g = \sum_{i=1}^N b_i \phi'_i$$

1387 *donde ϕ'_g son anomalías en la malla regular y ϕ'_i son anomalías en las
1388 estaciones. Los mejores coeficientes son aquellos que minimizan el error
1389 cuadrático medio, es decir,*

$$\begin{aligned} SEC &= \sum_{i=1}^N \left(\phi'_g - \sum_{i=1}^N b_i \phi'_i \right)^2 = \sum_{i=1}^N \left(\phi'_g - \sum_{i=1}^N b_i \phi'_i \right) \left(\phi'_g - \sum_{i=1}^N b_i \phi'_i \right) = \\ &\quad \sum_{i=1}^N \left[\phi'_g \phi'_g - 2 \sum_{i=1}^N b_i \phi'_g \phi'_i + \sum_{i=1}^N \sum_{j=1}^N b_i b_j \phi'_i \phi'_j \right] = \\ &= \sum_{i=1}^N \phi'_g \phi'_g - 2 \sum_{i=1}^N b_i \sum_{i=1}^N \phi'_g \phi'_i + \sum_{i=1}^N \sum_{j=1}^N b_i b_j \sum_{i=1}^N \phi'_i \phi'_j. \end{aligned}$$

1392 *El error normalizado se puede escribir como*

$$\begin{aligned} \epsilon &= \frac{SEC}{\sum_{i=1}^N \phi'_g \phi'_g} = 1 - 2 \sum_{i=1}^N b_i \frac{\sum_{i=1}^N \phi'_g \phi'_i}{\sum_{i=1}^N \phi'_g \phi'_g} + \sum_{i=1}^N \sum_{j=1}^N b_i b_j \frac{\sum_{i=1}^N \phi'_i \phi'_j}{\sum_{i=1}^N \phi'_g \phi'_g} = \\ &= 1 - 2 \sum_{i=1}^N b_i r_{gi} + \sum_{i=1}^N \sum_{j=1}^N b_i b_j r_{ij}, \end{aligned}$$

1393 *donde*

$$r_{gi} = \frac{\sum_{i=1}^N \phi'_g \phi'_i}{\sum_{i=1}^N \phi'_g \phi'_g} \quad \text{y} \quad r_{ij} = \frac{\sum_{i=1}^N \phi'_i \phi'_j}{\sum_{i=1}^N \phi'_g \phi'_g},$$

1395 *son matrices de correlación entre el punto de malla y las estaciones, y
1396 entre las estaciones, respectivamente.*

1397 *Si derivamos ϵ respecto los coeficientes, obtenemos la condición de mini-
1398 mización:*

$$\frac{\partial \epsilon}{\partial b_i} = -2r_{gi} + 2 \sum_{j=1}^N b_j r_{ij} = 0 \quad i = 1, 2, \dots, N.$$

$$r_{gi} = \sum_{j=1}^N b_j r_{ij},$$

1400 *y los coeficientes en notación índice son*

$$b_j = (r_{ij})^{-1} r_{gi}$$

1401 *Finalmente, el valor de la medida en el punto de malla es*

$$\phi'_g = r_{gi}(r_{ij})^{-1}\phi'_i$$

1402 *o en notación matricial para un único punto de malla*

$$\phi'_g = r_{gs}(r_{ss})^{-1}\phi',$$

1403 *donde ϕ'_g es el valor de la anomalía en un punto de malla (matriz ele-*
 1404 *mento, 1×1), r_{gs} es un vector fila compuesto por las correlaciones entre*
 1405 *el punto de malla y las estaciones de medida, r_{ss} es una matriz de cor-*
 1406 *relaciones entre todas las estaciones, y ϕ' es un vector columna con las*
 1407 *anomalías en las estaciones.*

1408 *En el caso de que tengamos N puntos de malla y k estaciones de me-*
 1409 *dida, las ecuaciones básicas de la interpolación objetiva se pueden es-*
 1410 *cribir en notación matricial como*

$$\begin{pmatrix} \phi'_{g_1} \\ \phi'_{g_2} \\ \vdots \\ \phi'_{g_N} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} r_{g_11} & r_{g_12} & \dots & r_{g_1k} \\ r_{g_21} & r_{g_22} & \dots & r_{g_2k} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ r_{g_N1} & r_{g_N2} & \dots & r_{g_Nk} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} r_{11} & r_{12} & \dots & r_{1k} \\ r_{21} & r_{22} & \dots & r_{2k} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ r_{k1} & r_{k2} & \dots & r_{kk} \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} \phi'_1 \\ \phi'_2 \\ \vdots \\ \phi'_k \end{pmatrix}.$$

$$(N \times 1) \quad (N \times k) \quad (k \times k) \quad (k \times 1)$$

1412 \downarrow

1413 *El error normalizado ϵ asociado al mapa interpolado es*

$$\epsilon = 1 - 2 \sum_{j=1}^N b_j r_{gi} + \sum_{i=1}^N \sum_{j=1}^N b_i b_j r_{ij} = 1 - 2 \sum_{j=1}^N b_j \sum_{j=1}^N b_j r_{ij} + \sum_{i=1}^N \sum_{j=1}^N b_i b_j r_{ij} =$$

1414

$$= 1 - 2 \sum_{i=1}^N \sum_{j=1}^N b_i b_j r_{ij} + \sum_{i=1}^N \sum_{j=1}^N b_i b_j r_{ij} = 1 - \sum_{i=1}^N \sum_{j=1}^N b_i b_j r_{ij} =$$

1415

$$= 1 - \sum_{j=1}^N b_j \sum_{j=1}^N b_j r_{ij} = 1 - \sum_{i=1}^N r_{gi} b_i,$$

1416 *o en notación matricial para un único punto de malla*

$$\epsilon = 1 - r_{gs}(r_{ss})^{-1} r_{gs}^T.$$

1417 En el caso de N puntos de malla y k estaciones

$$\begin{pmatrix} \epsilon_1 \\ \epsilon_2 \\ \vdots \\ \epsilon_N \end{pmatrix}_{(N \times 1)} = Diag \left[\mathbf{I} - \begin{pmatrix} r_{g_11} & r_{g_12} & \dots & r_{g_1k} \\ r_{g_21} & r_{g_22} & \dots & r_{g_2k} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ r_{g_N1} & r_{g_N2} & \dots & r_{g_Nk} \end{pmatrix}_{(N \times k)} \begin{pmatrix} r_{11} & r_{12} & \dots & r_{1k} \\ r_{21} & r_{22} & \dots & r_{2k} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ r_{k1} & r_{k2} & \dots & r_{kk} \end{pmatrix}_{(k \times k)}^{-1} \begin{pmatrix} r_{g_11} & r_{g_21} & \dots & r_{g_N1} \\ r_{g_12} & r_{g_22} & \dots & r_{g_N2} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ r_{g_1k} & r_{g_2k} & \dots & r_{g_Nk} \end{pmatrix}_{(k \times N)} \right]$$

1419 Este error es tal vez la característica mas importante de la interpolación
 1420 objetiva. En general solo se muestra el mapa interpolado en las regiones
 1421 donde ϵ es menor que un cierto valor. El error solo depende en las local-
 1422 izaciones de las estaciones y no en un valor particular de la medida. Es
 1423 por ello que esta técnica puede ser usada para el diseño de experimentos.
 1424 Es decir, nos sirve para saber cual debe ser la distribución óptima de las
 1425 estaciones de medida para obtener el error mínimo en el mapa. \

1426 {Nota:} Si un punto de observación, $i = k$, coincide con un punto de
 1427 malla, entonces $r_{gk} = r_{kk} = 1$, y esperamos que el método de regresión
 1428 nos de $b_k = 1$ y todos los demás pesos sean igual a cero. En este caso
 1429 el valor interpolado en el punto de malla es igual al valor medido en la
 1430 estación $\$ 'g = r\{gk\} (r_{\{kk\}})^{-1} '_k = 1(1)^{-1} '_k = '_k \$$. En
 1431 este caso el error es cero, $\epsilon = 1 - r_{gk}(r_{kk})^{-1} r_{gk}^T = 1 - 1(1)^{-1} 1 = 0$,
 1432 ya que hemos asumido que los datos son perfectos. Si los puntos de las
 1433 estaciones están decorrelacionados con el punto de malla en cuestión
 1434 (i.e., muy lejos de las estaciones), entonces $b_i = 0$ y $\epsilon = 1$, y recuper-
 1435 amos la media o climatología

$$\phi'_g = \sum_{i=1}^N b_i \phi'_i = 0 \rightarrow \phi'_g = \phi_g - \bar{\phi} = 0 \text{ and } \phi_g = \bar{\phi}$$

1436 {Error observacional:}

1437 Vamos asumir ahora que las mediciones en las estaciones no son perfec-
 1438 tas, es decir,

$$\phi'_i = E[\phi'_i] + \delta_i.$$

1439 Igual que anteriormente asumimos que el error de instrumentación δ_i
 1440 no está correlacionado con la señal verdadera

$$\langle E[\phi_i] \delta_i \rangle = 0,$$

1441 y que el error instrumental entre estaciones tampoco está correlacionado

$$\langle \epsilon_i \epsilon_j \rangle = \begin{cases} \langle \delta^2 \rangle & \text{si } i = j \\ 0 & \text{si } i \neq j \end{cases}$$

1442 En este caso obtenemos

$$\epsilon = 1 - 2 \sum_{i=1}^N b_i r_{gi} + \sum_{i=1}^N \sum_{j=1}^N b_i b_j r_{ij} + \eta \sum_{i=1}^N b_i^2,$$

¹⁴⁴³ donde η es el cociente entre la varianza del error (ruido) y la varianza
¹⁴⁴⁴ de las medidas, es decir el cociente ruido-señal

$$\eta = \frac{\langle \delta^2 \rangle}{\langle \phi'_g \phi'_g \rangle}.$$

¹⁴⁴⁵ La minimización del error nos da la condición

$$r_{gi} = \sum_{j=1}^N b_j r_{ij} + \eta b_i,$$

¹⁴⁴⁶ y los coeficientes en notación índice son

$$b_j = (r_{ij} + \eta I_{ij})^{-1} r_{gi},$$

¹⁴⁴⁷ donde I_{ij} es la matriz identidad. De esta expresión se deduce que cuando
¹⁴⁴⁸ η es grande (mucho ruido en la medida) entonces los coeficientes son
¹⁴⁴⁹ mas pequeños respecto al caso de observaciones perfectas. Consecuen-
¹⁴⁵⁰ temente nuestro mapa interpolado se acerca mas a la climatología ya que
¹⁴⁵¹ la anomalía es menor para coeficientes mas pequeños

$$\downarrow \sum_{i=1}^N b_i \phi'_i \rightarrow \downarrow \phi'_g \quad y \quad \phi_g \rightarrow \bar{\phi}.$$

¹⁴⁵² Incluyendo errores observacionales, la interpolación objetiva tenderá a
¹⁴⁵³ la climatología o media y las nuevas observaciones serán incluidas pero
¹⁴⁵⁴ con menos pesos. También podemos añadir diferentes errores ruido-
¹⁴⁵⁵ señal en la diagonal principal para darle menos peso a las estaciones de
¹⁴⁵⁶ medida que tienen mas incertidumbre asociada. Es conveniente entonces
¹⁴⁵⁷ añadir errores observacionales al esquema de interpolación objetiva.
¹⁴⁵⁸ Otra razón para ello es el caso en que existan dos estaciones que coin-
¹⁴⁵⁹ cidan exactamente con un punto de malla. En este caso, si no hemos
¹⁴⁶⁰ añadido error observacional la matriz de correlaciones entre las esta-
¹⁴⁶¹ ciones se convierte singular y el esquema de interpolación objetiva no se
¹⁴⁶² puede resolver. Por ejemplo para la interpolación en un único punto de
¹⁴⁶³ malla a partir de dos estaciones de medida, la matriz de correlaciones
¹⁴⁶⁴ sería singular

$$r_{ss} = \begin{pmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 1 \end{pmatrix}.$$

¹⁴⁶⁵ La anomalía interpolada en notación matricial en un punto de malla es
¹⁴⁶⁶ ahora

$$\phi'_g = r_{gs}(r_{ss} + \eta I)^{-1} \phi',$$

¹⁴⁶⁷ y el error asociado al mapa interpolado en notación matricial en un
¹⁴⁶⁸ único punto de malla es

$$\epsilon = 1 - r_{gs}(r_{ss} + \eta I)^{-1} r_{gs}^T.$$

¹⁴⁶⁹ Para el caso de N puntos de malla y k estaciones obtenemos el mismo
¹⁴⁷⁰ sistema que para el caso de medidas perfectas pero añadiendo el error

1471 ruido-señal en la diagonal principal de la matriz de correlaciones entre
 1472 estaciones

$$\begin{pmatrix} \epsilon_1 \\ \epsilon_2 \\ \vdots \\ \epsilon_N \end{pmatrix} = Diag \left[I - \begin{pmatrix} r_{g_11} & r_{g_12} & \cdots & r_{g_1k} \\ r_{g_21} & r_{g_22} & \cdots & r_{g_2k} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ r_{g_N1} & r_{g_N2} & \cdots & r_{g_Nk} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} r_{11} + \eta & r_{12} & \cdots & r_{1k} \\ r_{21} & r_{22} + \eta & \cdots & r_{2k} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ r_{k1} & r_{k2} & \cdots & r_{kk} + \eta \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} r_{g_11} & r_{g_21} & \cdots & r_{g_N1} \\ r_{g_12} & r_{g_22} & \cdots & r_{g_N2} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ r_{g_1k} & r_{g_2k} & \cdots & r_{g_Nk} \end{pmatrix} \right].$$

1473 $(N \times 1)$ $(N \times k)$ $(k \times k)$ $(k \times N)$

1474 4 Funciones Empíricas Ortogonales (FEOs)

1475 $\{Interpretación\ de\ los\ sistemas\ 'propios'\}$

1476 Antes de entrar en la teoría para las FEOs, vamos a ver que los vec-
 1477 tores propios son equivalentes a modos de oscilación de sistemas físicos.
 1478 Imaginemos oscilaciones verticales de bolas en una cuerda. Las bolas
 1479 tienen masa m y están separadas por cuerdas elásticas de longitud d en
 1480 el equilibrio. Supongamos que los desplazamientos y_n son tan pequeños
 1481 que la tensión de la cuerda T se puede considerar constante. El ángulo
 1482 de cada cuerda es θ como se ilustra en la figura. Entonces, la ecuación
 1483 del movimiento para la bola n es

$$m \frac{d^2 y_n}{dt^2} = -T \sin \theta_{n-1} - T \sin \theta_n.$$

1484

1485 Bajo la asunción que los desplazamientos son pequeños, el $\sin \theta_n =$
 1486 $= \tan \theta_n$, es decir, $\sin \theta_{n-1} = \tan \theta_{n-1} = y_n - y_{n-1}/d$ y $\sin \theta_n = \tan \theta_n =$
 1487 $(y_n - y_{n+1})/d$. Entonces la ecuación queda

$$m \frac{d^2 y_n}{dt^2} = -T \frac{y_n - y_{n-1}}{d} - T \frac{y_n - y_{n+1}}{d},$$

1488 y si reagrupamos

$$m \frac{d^2 y_n}{dt^2} = \frac{T}{d} (y_{n-1} - 2y_n + y_{n+1}).$$

1489 Vamos ahora a substituir una solución osculatoria del tipo

$$y_n = Y_n e^{i\omega t}$$

1490 en la ecuación del movimiento

$$-m\omega^2 Y_n e^{i\omega t} = \frac{T}{d} (Y_{n-1} e^{i\omega t} - 2Y_n e^{i\omega t} + Y_{n+1} e^{i\omega t})$$

1491

$$\frac{-m\omega^2 d}{T} Y_n e^{i\omega t} = \frac{T}{d} (Y_{n-1} e^{i\omega t} - 2Y_n e^{i\omega t} + Y_{n+1} e^{i\omega t}).$$

1492 *Si definimos*

$$\lambda = \frac{m\omega^2 d}{T},$$

1493 *el sistema de ecuaciones a resolver es*

$$-\lambda Y_n = (Y_{n-1} - 2Y_n + Y_{n+1})$$

$$Y_n(2 - \lambda) - Y_{n-1} - Y_{n+1} = 0,$$

1495 *con las condiciones de frontera $Y_0 = Y_{n+1} = 0$ en las paredes.*

1496 *Vamos a suponer ahora el caso de dos bolas. Para la primera bola $n = 1$*

$$Y_1(2 - \lambda) - Y_0 - Y_2 = 0,$$

1497 *y para la bola $n = 2$*

$$Y_2(2 - \lambda) - Y_1 - Y_3 = 0.$$

1498 *Si aplicamos las condiciones de frontera $Y_0 = Y_3 = 0$, nos queda un sistema*

1499 *“propio”, donde λ son los autovalores.*

$$\begin{vmatrix} 2 - \lambda & -1 \\ -1 & 2 - \lambda \end{vmatrix} = 0.$$

1500 *El polinomio característico es*

$$\lambda^2 - 4\lambda + 3 = 0,$$

1501 *y tienes las raíces $\lambda_1 = 1$ y $\lambda_2 = 3$.*

1502 *Resolvamos para los vectores propios:* |

1503 *(1) $\lambda_1 = 1$ entonces*

$$Y_1 - Y_2 = 0$$

1504 *y el vector propio es*

$$\mathbf{y} = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{pmatrix} 1 \\ 1 \end{pmatrix}$$

1505 |

1506 *(2) $\lambda_2 = 3$ entonces*

$$-Y_1 - Y_2 = 0,$$

1507 *y el vector propio es*

$$\mathbf{y} = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{pmatrix} 1 \\ -1 \end{pmatrix}.$$

1508 *Estas soluciones representan los modos oscilatorios de un sistema físico
 1509 de dos bolas oscilando verticalmente. Los modos de oscilación se mues-
 1510 tran en la figura. Los modos oscilan independientemente uno de otro,
 1511 y la evolución del sistema es una combinación lineal de los dos modos.
 1512 De esta forma, lo que estamos haciendo al resolver el problema de las
 1513 bolas en una cuerda elástica es precisamente la solución de un sistema
 1514 “propio”.*

1515

1516 *{Definición de FEOs}*

1517 *Un análisis en FEOs busca estructuras en los datos que explican la
 1518 mayor cantidad de varianza de un conjunto de datos bidimensional. La
 1519 primera dimensión es la dimension en la que deseamos encontrar una
 1520 estructura, y la otra dimension es la dimensión en la que se muestran
 1521 las diferentes realizaciones. Por ejemplo, un conjunto de series tempo-
 1522 rales de datos distribuidos espacialmente (i.e. arreglo de anclajes). La
 1523 primera dimensión es espacio y la segunda es tiempo. Las estructuras
 1524 en la dimensión espacial son las FEOs, mientras que las estructuras
 1525 en la dimensión de muestreo se denominan Componentes Principales
 1526 (CPs). | Tanto las FEOs como las PCs son ortogonales en sus di-
 1527 mensiones. Las FEOs/PCs pueden entenderse de diferentes formas:
 1528 | (i) Transforma variables correlacionadas en un conjunto de variables
 1529 no correlacionadas que expresan mejor la relación dinámica entre los
 1530 datos originales. | (ii) Identifica y ordena los vectores ortogonales (o
 1531 dimensiones) a lo largo de los cuales nuestro conjunto de datos presenta
 1532 la mayor varianza. | (iii) Una vez definidas las FEOs, es posible en-
 1533 contrar la mejor aproximación de los datos originales con el mínimo
 1534 número de vectores ortogonales.*

1535 *{En general, aplicaremos el análisis en FEOs para describir de manera
 1536 mas sencilla conjuntos de datos organizados en matrices $M \times N$:} |
 1537 | (1) Una matriz espacio-tiempo: Medidas de una variable en M local-
 1538 izaciones y N tiempos. | (2) Una matriz parámetro-tiempo: Medidas
 1539 de M variables en una localización y N tiempos. | (3) Una matriz
 1540 parámetro-espacio: Medidas de M variables tomadas en N localiza-
 1541 ciones al mismo tiempo. | **Nota:** Un error comun es considerar que las
 1542 FEOs se corresponden con modos de físicos oceánicos. Eso no es cierto!.
 1543 Los modos físicos en el océano son modos de oscilación que se obtienen
 1544 considerando las ecuaciones que rigen el movimiento y condiciones de
 1545 frontera; las FEOs son simplemente funciones ortogonales que explican
 1546 la mayor cantidad de varianza de un conjunto de datos.*

1547 *Aunque los procesos físicos dominantes son representados por los primeros
 1548 modos de oscilación, no existe una correspondencia uno a uno entre mo-
 1549 dulos físicos y FEOs.*

1550 **Teoría |**

1551 *Supongamos M localizaciones de medición con series temporales de tem-*
 1552 *peratura de N elementos. Queremos descomponer la serie temporal de*
 1553 *temperatura en una localización dada k como una combinación lineal*
 1554 *de M funciones ortogonales \mathbf{b}_i cuyas amplitudes son pesadas con M*
 1555 *coeficientes dependientes del tiempo, es decir,*

$$\mathbf{T}(t) = \sum_{i=1}^M [\alpha_i(t) \mathbf{b}_i],$$

1556 donde $\alpha_i(t)$ es la amplitud del modo ortogonal i al tiempo $t = t_n$ ($1 \leq$
 1557 $n \leq N$). Los coeficientes $\alpha_i(t)$ nos informan de como varian los modos
 1558 \mathbf{b}_i con el tiempo. Necesitamos tantas funciones ortogonales como esta-
 1559 *ciones con series temporales tenemos para poder describir la varianza*
 1560 *total de los datos originales de temperatura a cada tiempo. Sin mebargo,*
 1561 *en términos prácticos podemos explicar una gran cantidad de varianza*
 1562 *de los datos originales con las primeras FEOs. Podemos ver el problema*
 1563 *al revés, es decir, tenemos N funciones temporales cuyas amplitudes*
 1564 *son pesadas por M coeficientes que varian en el espacio. En este caso*
 1565 *hablamos de PCs. Ya sea la reducción de los datos en funciones ortog-*
 1566 *onales espaciales (FEOs) o temporales (PCs), obtenemos los mismos*
 1567 *resultados.*

1568 *Puesto que queremos \mathbf{b}_i ser ortogonal, requerimos*

$$\mathbf{b}_i^T \mathbf{b}_j = \delta_{ij},$$

1569 *y los coeficientes temporales $\alpha_i = \mathbf{b}_i^T \mathbf{T}(t)$. Son precisamente estos*
 1570 *coeficientes temporales las CPs, es decir, la proyección de los datos origi-*
 1571 *nales sobre las FEOs o la expresión de los datos originales en la nueva*
 1572 *base de vectores ortogonales (el nuevo sistema de coordenadas).*

1573 *El objetivo del análisis es encontrar una base de vectores ortogonales tal*
 1574 *que las funciones $\alpha_i(t)$ no estén correlacionadas*

$$\langle \alpha_i \alpha_j \rangle = \langle \mathbf{b}_i^T \mathbf{T} \mathbf{b}_j^T \mathbf{T} \rangle = \langle \mathbf{b}_i^T \mathbf{T} \mathbf{T}^T \mathbf{b}_j \rangle = \mathbf{b}_i^T \langle \mathbf{T} \mathbf{T}^T \rangle \mathbf{b}_j = \delta_{ij} \langle \alpha_i^2 \rangle,$$

1575 *donde*

$$\langle \alpha_i^2 \rangle = \frac{1}{N} \sum_{n=1}^N = \alpha_i^2(t_n).$$

1576 *Es decir, la matriz de covarianza de $\alpha_i(t)$ será una matriz diagonal \mathbf{D} .*
 1577 *Para M posiciones se puede reescribir como*

$$\mathbf{B}^T \langle \mathbf{T} \mathbf{T}^T \rangle \mathbf{B} = \mathbf{D} \quad \text{o} \quad \mathbf{B}^T \mathbf{T} \mathbf{T}^T \mathbf{B} = N \mathbf{D}$$

1578 *donde \mathbf{B} es una matriz ortogonal cuyas columnas son los vectores or-*
 1579 *togonales \mathbf{b}_i y \mathbf{D} es una matriz diagonal compuesta por las varianzas de*
 1580 *las funciones temporales $\alpha_i(t)$. Si multiplicamos por \mathbf{B} llegamos a un*
 1581 *sistema propio*

$$\langle \mathbf{T}\mathbf{T}^T \rangle \mathbf{B} = \mathbf{BD}.$$

Este tipo de sistema propio es conocido. La diagonal de \mathbf{D} esta compuesta por valores propios y las columnas de \mathbf{B} son los vectores propios. Los vectores propios son denominados FEOs, y los valores propios son las varianzas de las amplitudes α_i . Básicamente hemos realizado una transformación de coordenadas de tal forma que los vectores propios \mathbf{b}_i indican combinaciones lineales de datos que no estan correlacionados (i.e., $\langle \alpha_i \alpha_j \rangle = \delta_{ij} \langle \alpha_i^2 \rangle$). Esta descomposición de los datos en FEOs es óptima en el sentido de mínimos cuadrados. Imaginemos que queremos un conjunto de K vectores que mejor aproxima \mathbf{T}

$$\langle (\hat{\mathbf{T}} - \mathbf{T})^T (\hat{\mathbf{T}} - \mathbf{T}) \rangle = \langle \mathbf{T}^T \mathbf{T} \rangle - \sum_{i=1}^K \langle \alpha_i^2 \rangle .$$

El problema en mínimos cuadrados, bajo las restricciones que las funciones \mathbf{b}_i sean ortogonales, se puede escribir a partir de los multiplicadores de Lagrange

$$L = \sum_{i=1}^K \left[\mathbf{b}_i^T \langle \mathbf{T}\mathbf{T}^T \rangle \mathbf{b}_i - \lambda_i (\mathbf{b}_i^T \mathbf{b}_i - 1) \right] .$$

Si derivamos L respecto de \mathbf{b}_i obtenemos el sistema propio

$$\langle \mathbf{T}\mathbf{T}^T \rangle \mathbf{b}_i = \lambda_i \mathbf{b}_i .$$

De este análisis deducimos que las primeras K funciones ortogonales o FEOs son las mejores funciones que explican la máxima varianza de los datos originales, donde los valores propios estan ordenados de mayor a menor. Es decir, no existe un subset de datos mas pequeño que K funciones ortogonales que produce el error cuadrático medio menor. En este sentido las FEOs son los mejores ‘descriptores’ de la varianza de los datos.

Una matriz de datos de M localizaciones y N tiempos se puede descomponer

$$\mathbf{CB} = \mathbf{B} ,$$

donde

$$\mathbf{C} = \mathbf{T}\mathbf{T}^T = \begin{pmatrix} \sum_{i=1}^N T_1(t_i)T_1(t_i) & \sum_{i=1}^N T_1(t_i)T_2(t_i) & \dots & \sum_{i=1}^N T_1(t_i)T_M(t_i) \\ \sum_{i=1}^N T_2(t_i)T_1(t_i) & \sum_{i=1}^N T_2(t_i)T_2(t_i) & \dots & \sum_{i=1}^N T_2(t_i)T_M(t_i) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \sum_{i=1}^N T_M(t_i)T_1(t_i) & \sum_{i=1}^N T_M(t_i)T_2(t_i) & \dots & \sum_{i=1}^N T_M(t_i)T_M(t_i) \end{pmatrix},$$

1605 es la matriz de covarianza entre las series temporales de temperatura en
 1606 localizaciones espaciales, unas con otras;

$$\mathbf{T} = \begin{pmatrix} T_1(t_1) & T_1(t_2) & \dots & T_1(t_N) \\ T_2(t_1) & T_2(t_2) & \dots & T_2(t_N) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T_M(t_1) & T_M(t_2) & \dots & T_M(t_N) \end{pmatrix}$$

1607 es la
 1608 matriz de datos de temperatura;

$$\mathbf{B} = \begin{pmatrix} b_{11} & b_{12} & \dots & b_{1M} \\ b_{21} & b_{22} & \dots & b_{2M} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ b_{M1} & b_{M2} & \dots & b_{MM} \end{pmatrix},$$

1609 es la matriz con los vectores propios \mathbf{b}_i como columnas, y

$$= \begin{pmatrix} \lambda_1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & \lambda_2 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & \lambda_M \end{pmatrix},$$

1610 es la matriz diagonal compuesta por los valores propios λ_i = < α_i^2 >
 1611 | | Otra forma de entender las FEOs (PCs) consiste en un análisis en
 1612 valores propios de las matrices de dispersión de nuestras matrices de
 1613 datos. La matriz de dispersión es el producto matricial de la matriz con

1614 su transpuesta, o a la inversa. La primera matriz de dispersión es

$$C = \mathbf{T}\mathbf{T}^T = \begin{pmatrix} T_1(t_1) & T_1(t_2) & \dots & T_1(t_N) \\ T_2(t_1) & T_2(t_2) & \dots & T_2(t_N) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T_M(t_1) & T_M(t_2) & \dots & T_M(t_N) \end{pmatrix} \begin{pmatrix} T_1(t_1) & T_2(t_1) & \dots & T_M(t_1) \\ T_1(t_2) & T_2(t_2) & \dots & T_M(t_2) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T_1(t_N) & T_2(t_N) & \dots & T_M(t_N) \end{pmatrix} =$$

1615

$$= \begin{pmatrix} \sum_{i=1}^N T_1(t_i)T_1(t_i) & \sum_{i=1}^N T_1(t_i)T_2(t_i) & \dots & \sum_{i=1}^N T_1(t_i)T_M(t_i) \\ \sum_{i=1}^N T_2(t_i)T_1(t_i) & \sum_{i=1}^N T_2(t_i)T_2(t_i) & \dots & \sum_{i=1}^N T_2(t_i)T_M(t_i) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \sum_{i=1}^N T_M(t_i)T_1(t_i) & \sum_{i=1}^N T_M(t_i)T_2(t_i) & \dots & \sum_{i=1}^N T_M(t_i)T_M(t_i) \end{pmatrix},$$

1616

$$(M \times M)$$

1617

y la segunda es

$$C = \mathbf{T}^T \mathbf{T} = \begin{pmatrix} T_1(t_1) & T_2(t_1) & \dots & T_M(t_1) \\ T_1(t_2) & T_2(t_2) & \dots & T_M(t_2) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T_1(t_N) & T_2(t_N) & \dots & T_M(t_N) \end{pmatrix} \begin{pmatrix} T_1(t_1) & T_1(t_2) & \dots & T_1(t_N) \\ T_2(t_1) & T_2(t_2) & \dots & T_2(t_N) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T_M(t_1) & T_M(t_2) & \dots & T_M(t_N) \end{pmatrix} =$$

1618

$$= \begin{pmatrix} \sum_{i=1}^M T_i(t_1)T_i(t_1) & \sum_{i=1}^M T_i(t_1)T_i(t_2) & \dots & \sum_{i=1}^M T_i(t_1)T_i(t_N) \\ \sum_{i=1}^M T_i(t_2)T_i(t_1) & \sum_{i=1}^M T_i(t_2)T_i(t_2) & \dots & \sum_{i=1}^M T_i(t_2)T_i(t_N) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \sum_{i=1}^M T_i(t_N)T_i(t_1) & \sum_{i=1}^M T_i(t_N)T_i(t_2) & \dots & \sum_{i=1}^M T_i(t_N)T_i(t_N) \end{pmatrix}.$$

1619

$$(N \times N)$$

1620 Ambas matrices de dispersión obtenidas del producto de la matriz de
 1621 datos consigo misma son matrices de covarianza simétricas. La primera
 1622 matriz de dispersión $\mathbf{T}\mathbf{T}^T$ es una matriz $M \times M$ con lo que hemos
 1623 eliminado la dimensión temporal o dimensión de muestreo. En este
 1624 caso, la matriz de dispersión es una matriz de covarianzas temporales
 1625 (determinadas por sus variaciones temporales) de las estaciones unas
 1626 con otras. En la segunda matriz $\mathbf{T}^T \mathbf{T}$ se invierten las dimensiones, la
 1627 matriz resultante es $N \times N$, y es una matriz de covarianzas espaciales

(determinadas por sus variaciones espaciales) entre los diferenetes tiempos. \ \ {\bf Ejemplo:} Un ejmplo sencillo viene dado por el diagrama de dispersión de la figura. La primera EOF o vector propio que explica la mayor varianza sería la recta que se ajusta al conjunto de puntos y la segunda EOF sería la línea perpendicular a la ajustada.

1633

{Relación entre FEOs y CPs}

1635

Como ya hemos visto nuestro sistema propio es

$$\mathbf{B}^T < \mathbf{T} \mathbf{T}^T > \mathbf{B} = \mathbf{D} \quad \text{o} \quad \mathbf{B}^T \mathbf{T} \mathbf{T}^T \mathbf{B} = N \mathbf{D},$$

1636

donde \mathbf{B} es una matriz cuyas columnas son los vectores propios y \mathbf{D} es una matriz cuadrada con los M valores propios en la diagonal principal. Si queremos expresar los datos originales en términos de los vectores propios, entonces debemos usar la definición

$$\alpha_i(t) = \mathbf{b}_i^T \mathbf{T}(t),$$

1640

que en notación matricial se puede expresar como

$$\mathbf{Z} = \mathbf{B}^T \mathbf{T},$$

1641

y finalmente para recuperar los datos originales a partir de la base de FEOs usamos

$$\mathbf{T} = \mathbf{BZ},$$

1643

ya que $\mathbf{BB}^T = \mathbf{I}$. La matriz \mathbf{Z} contiene los vectores de las CPs, que no son mas que las amplitudes por las cuales multiplicamos las FEOs para obtener los datos originales de vuelta. De esta forma podemos ir de un espacio (vectores propios) al otro (datos originales) con la matriz de FEOs. Supongamos que tenemos un conjunto de vectores propios ortogonales y normalizados. El primero de ellos por ejemplo sería

$$\mathbf{e} = \begin{pmatrix} e_{11} \\ e_{21} \\ \vdots \\ \vdots \\ e_{M1} \end{pmatrix}.$$

1649

Si ponemos todos los vectores propios en columna obtenemos la matriz cuadrada \mathbf{B} , la cual es ortonormal $\mathbf{B}^T \mathbf{B} = \mathbf{I}$. Si queremos proyectar un vector propio sobre los datos originales y obtener la amplitud de este vector propio en cada tiempo, debemos de hacer

$$\mathbf{e}^T \mathbf{T} = (e_{11} \ e_{21} \ \dots \ e_{M1}) \begin{pmatrix} T_1(t_1) & T_1(t_2) & \dots & T_1(t_N) \\ T_2(t_1) & T_2(t_2) & \dots & T_2(t_N) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T_M(t_1) & T_M(t_2) & \dots & T_M(t_N) \end{pmatrix} = (z_{11} \ z_{12} \ \dots \ z_{1N}),$$

1653 donde, por ejemplo, $z_{11} = e_{11}T_1(t_1) + e_{21}T_2(t_1) + \dots + e_{M1}T_M(t_1)$.
 1654 Si hacemos lo mismo para todos los otros vectores propios, obtenemos
 1655 series temporales de longitud N para cada FEO, lo cual se denominan
 1656 componentes principales de cada EOF

$$\mathbf{Z} = \mathbf{B}^T \mathbf{T}.$$

1657

$$M \times N$$

1658 Las CPs también son ortogonales. Si substituimos $\mathbf{T} = \mathbf{BZ}$, en $\mathbf{B}^T \mathbf{TT}^T \mathbf{B} =$
 1659 \mathbf{ND} obtenemos

$$\mathbf{B}^T \mathbf{BZ}(\mathbf{BZ})^T \mathbf{B} = \mathbf{ND}$$

1660

$$\mathbf{IZZ}^T \mathbf{B}^T \mathbf{B} = \mathbf{ND}$$

1661

$$\mathbf{IZZ}^T \mathbf{I} = \mathbf{ND}$$

1662

$$\mathbf{ZZ}^T = \mathbf{ND} \quad \text{o} \quad <\mathbf{ZZ}^T> = \mathbf{D}.$$

1663

Por lo tanto no solo las FEOs sino también las CPs son ortogonales.

1664

{Equivalecia con descomposición en valores singulares (SVD)}

Definición de SVD:

La descomposición en valores singulares es básicamente un método de reducción dimensional de un conjunto de datos inicialmente definidos sobre un espacio multidimensional. Esta puede ser usada para encontrar simultáneamente las FEOs y PCs de una matriz de datos.

Una matriz \mathbf{A} puede ser descompuesta en un producto de matrices:
 (i) una matriz ortogonal \mathbf{U} (i.e., $\mathbf{U}^T \mathbf{U} = \mathbf{I}$), una matriz diagonal \mathbf{S} ,
 y la transpuesta de una matriz ortogonal \mathbf{V} (i.e., $\mathbf{V}^T \mathbf{V} = \mathbf{I}$)

$$\mathbf{A} = \mathbf{USV}^T.$$

Las columnas de \mathbf{U} son vectores propios ortogonales de \mathbf{AA}^T o los vectores singulares izquierdos de \mathbf{A} , las columnas de \mathbf{V} son vectores propios ortogonales de $\mathbf{A}^T \mathbf{A}$ o los vectores singulares derechos de \mathbf{A} , y \mathbf{S} es una matriz diagonal que contiene las raíces cuadradas de los valores propios positivos de las matrices \mathbf{U} o \mathbf{V} en orden descendente (o los valores singulares no-nulos de \mathbf{A}). con orden descendente nos referimos a que la primera columna esta asociada al valor propio mas grande, la segunda columna al segundo valor propio mas grande, y así sucesivamente.

Interpretación geométrica: La SVD descompone la matriz \mathbf{A} en tres transformaciones algebraicas sucesivas: (i) una rotación inicial \mathbf{U} , un escalamiento \mathbf{S} a lo largo de los ejes coordenados, una rotación final \mathbf{V} . Las longitudes σ_1 y σ_2 de la elipse son los valores singulares de \mathbf{A} (ver script *interpreta_svd.m*).

1665 *Supongamos la matriz de datos compuesta por M series temporales de*
 1666 *temperatura de longitud N*

$$\mathbf{T} = \begin{pmatrix} T_1(t_1) & T_1(t_2) & \dots & T_1(t_N) \\ T_2(t_1) & T_2(t_2) & \dots & T_2(t_N) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ T_M(t_1) & T_M(t_2) & \dots & T_M(t_N) \end{pmatrix}.$$

1667 *La matriz de dispersión es*

$$\langle \mathbf{T}\mathbf{T}^T \rangle = \frac{1}{N} \mathbf{T}\mathbf{T}^T.$$

1668 *Sabemos que la matriz \mathbf{T} puede descomponerse en una matriz ortogonal*
 1669 *\mathbf{U} , una matriz diagonal \mathbf{S} , y la transpuesta de una matriz ortogonal \mathbf{V} .*
 1670 *Esto es*

$$\mathbf{T} = \mathbf{U}\mathbf{S}\mathbf{V}^T,$$

1671 *donde el número de valores singulares no nulos indican el rango de \mathbf{T} .*
 1672 *Si $K < N$ y el número de filas (i.e., los datos) son linealmente inde-*
 1673 *pendientes entonces el rango será K . Ahora la matriz de covarianza*
 1674 *es*

$$\frac{1}{N} \mathbf{T}\mathbf{T}^T = \frac{1}{N} (\mathbf{U}\mathbf{S}\mathbf{V}^T)(\mathbf{U}\mathbf{S}\mathbf{V}^T)^T = \frac{1}{N} \mathbf{U}\mathbf{S}\mathbf{V}^T \mathbf{V}(\mathbf{U}\mathbf{S})^T = \frac{1}{N} \mathbf{U}\mathbf{S}\mathbf{V}^T \mathbf{V}\mathbf{S}^T \mathbf{U}^T = \frac{1}{N} \mathbf{U}\mathbf{S}\mathbf{S}^T \mathbf{U}^T.$$

1675 *La derecha del igual es la descomposición en valores propios de la ma-*
 1676 *triz de covarianza, donde $\mathbf{S}\mathbf{S}^T$ es cuadrada y diagonal con los elementos*
 1677 *igual a $N\lambda_i$; y las columnas de \mathbf{U} son las FEOs. Las amplitudes de las*
 1678 *FEOs vienen dadas por las filas de la matriz*

$$\mathbf{U}^T \mathbf{T} = \mathbf{S}\mathbf{V},$$

1679 *asociado con valores singulares no nulos.*

1680 *{Interpretación de las FEOs}*

1681 *Como comentario final decir que las FEOs no son muy fáciles de in-*
 1682 *terpretar. Matemáticamente son estructuras que representan la mayor*
 1683 *cantidad de varianza de los datos originales y que son ortogonales entre*
 1684 *ellas. En ocasiones estas estructuras nos dan estructuras con sentido*
 1685 *físico en un conjunto de datos, u otras no. Las estructuras particu-*
 1686 *lares encontradas dependerán de como hemos acomodado nuestra matriz*
 1687 *bidimensional de datos. Algunas sugerencias para detectar si las FEOs*
 1688 *tienen sentido físico son las siguientes: \ (1) ?La varianza de tu FEO*
 1689 *es mas grande que lo que esperabas si los datos originales*
 1690 *no tenían estructura alguna? \| (2) ?Existe una explicación*
 1691 *apriori para las estructuras que has encontrado? ?Se pueden explicar*
 1692 *las estructuras en términos de alguna teoría? ?Las estruc-*
 1693 *tuuras se comportan consistentemente con la teoría apriori? \| (3) ?Cuán*
 1694 *robustas son las estructuras a la elección del dominio de*

1695 *la estructura? Si cambias el dominio del análisis, esas estructuras
 1696 cambian significativamente? Si las estructuras están definidas
 1697 en un espacio geográfico, y cambias el tamaño de la región,
 1698 las estructuras cambian significativamente? Si las estruc-
 1699 turas están definidas en el espacio de parámetros y añades o eliminas un
 1700 parámetros, los resultados cambian de forma suave o aleatoriamente?
 1701 | (4) Cuán robustas son las estructuras a los datos usados?
 1702 Si divides los datos originales en fracciones menores y haces el análisis
 1703 de cada fracción, obtienes las mismas estructuras?*

1704 *Ejemplo de descomposición en valores singulares | Supongamos la ma-
 1705 triz*

$$\mathbf{A} = \begin{pmatrix} 3 & 1 & 1 \\ -1 & 3 & 1 \end{pmatrix}.$$

1706 *Para encontrar \mathbf{U} debemos resolver el problema en vectores y valores
 1707 propios de la matriz $\mathbf{A}\mathbf{A}^T$*

$$\mathbf{A}\mathbf{A}^T = \begin{pmatrix} 3 & 1 & 1 \\ -1 & 3 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 3 & -1 \\ 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 11 & 1 \\ 1 & 11 \end{pmatrix}$$

1708 *El sistema de ecuaciones ‘propio’ es*

$$\begin{pmatrix} 11 & 1 \\ 1 & 11 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix} = \lambda \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix}$$

1709 *Si resolvemos para λ*

$$\begin{vmatrix} 11 - \lambda & 1 \\ 1 & 11 - \lambda \end{vmatrix} = 0,$$

1710 *lo que deja el polinomio característico*

$$(\lambda - 10)(\lambda - 12) = 0,$$

1711 *con raíces (valores propios) $\lambda_1 = 12$ y $\lambda_2 = 10$.*

1712 *Si sustituimos en el sistema de ecuaciones ‘propio’ el primer valor pro-
 1713 pio $\lambda_1 = 12$*

$$(11 - 12)x_1 + x_2 = 0$$

$$x_1 = x_2$$

1715 *Para $x_1 = 1$ obtenemos que $x_2 = 1$. Entonces obtenemos el vector pro-
 1716 pio $\mathbf{v}_1 = [1, 1]$.*

1717 *Si sustituimos en el sistema de ecuaciones ‘propio’ el primer valor pro-
 1718 pio $\lambda_1 = 10$*

$$(11 - 10)x_1 + x_2 = 0$$

$$x_1 = -x_2$$

1720 Para $x_1 = 1$ obtenemos que $x_2 = -1$. Entonces obtenemos el vector propio
 1721 $\mathbf{v}_2 = [1, -1]$.

1722 Si organizamos la matriz con columnas correspondientes a los vectores
 1723 propios asociados a los valores propios de mayor a menor, obtenemos

$$\begin{pmatrix} 1 & 1 \\ 1 & -1 \end{pmatrix}$$

1724 Finalmente, sabemos que \mathbf{U} tiene que ser ortonormal. Vamos a usar
 1725 el proceso de Gram-Schmidt para ortonormalizar las columnas de \mathbf{U} .
 1726 Empezamos normalizando la primera columna

$$\mathbf{u}_1 = \frac{\mathbf{v}_1}{|\mathbf{v}_1|} = \frac{[1, 1]}{\sqrt{2}} = \left[\frac{1}{\sqrt{2}}, \frac{1}{\sqrt{2}} \right],$$

1727 y calculamos el vector ortonormal como

$$\mathbf{w}_2 = \mathbf{v}_2 - \mathbf{u}_1 \cdot \mathbf{v}_2 \mathbf{u}_1 = [1, -1] - \left[\frac{1}{\sqrt{2}}, \frac{1}{\sqrt{2}} \right] \cdot [1, -1] \left[\frac{1}{\sqrt{2}}, \frac{1}{\sqrt{2}} \right] = [1, -1] - [0, 0] = [1, -1].$$

1728 Si lo normalizamos

$$\mathbf{u}_2 = \frac{\mathbf{w}_2}{|\mathbf{w}_2|} = \left[\frac{1}{\sqrt{2}}, \frac{-1}{\sqrt{2}} \right],$$

1729 dejando la matriz

$$\mathbf{U} = \begin{pmatrix} \frac{1}{\sqrt{2}} & \frac{1}{\sqrt{2}} \\ \frac{1}{\sqrt{2}} & -\frac{1}{\sqrt{2}} \end{pmatrix}.$$

1730 Similarmente, para calcular la matriz \mathbf{V} debemos resolver el problema
 1731 en vectores y valores propios de la matriz $\mathbf{A}^T \mathbf{A}$

$$\mathbf{A}^T \mathbf{A} = \begin{pmatrix} 3 & -1 \\ 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 3 & 1 & 1 \\ -1 & 3 & 1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 10 & 0 & 2 \\ 0 & 10 & 4 \\ 2 & 4 & 2 \end{pmatrix}$$

1732 El sistema de ecuaciones ‘propio’ es

$$\begin{pmatrix} 10 & 0 & 2 \\ 0 & 10 & 4 \\ 2 & 4 & 2 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{pmatrix} = \lambda \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{pmatrix}$$

$$(10 - \lambda)x_1 + 2x_3 = 0$$

$$(10 - \lambda)x_2 + 4x_3 = 0$$

$$2x_1 + 4x_2 + (2 - \lambda)x_3 = 0$$

1733 Si resolvemos para λ

$$\begin{vmatrix} 10 - \lambda & 0 & 2 \\ 0 & 10 - \lambda & 4 \\ 2 & 4 & 2 - \lambda \end{vmatrix} = 0$$

1736 *lo que deja el polinomio característico*

$$\lambda(\lambda - 10)(\lambda - 12) = 0,$$

1737 *con raíces (valores propios) $\lambda_1 = 12$, $\lambda_2 = 10$, y $\lambda_3 = 0$. Substituyendo*
 1738 *en el sistema ‘propio’ para $\lambda_1 = 12$*

$$(10 - 12)x_1 + 2x_3 = -2x_1 + 2x_3 = 0$$

$$1739 \quad x_1 = 1; \quad x_3 = 1$$

$$1740 \quad (10 - 12)x_2 + 4x_3 = -2x_2 + 4x_3 = 0$$

$$1741 \quad x_2 = 2x_3$$

$$1742 \quad x_2 = 2$$

1743 *Entonces, para $\lambda_1 = 12$ obtenemos el vector propio $\mathbf{v}_1 = [1, 2, 1]$. | Para*
 1744 *$\lambda_2 = 10$*

$$(10 - 10)x_1 + 2x_3 = 2x_3 = 0$$

$$1745 \quad x_3 = 0$$

$$1746 \quad 2x_1 + 4x_2 = 0$$

$$1747 \quad x_1 = -2x_2$$

$$1748 \quad x_1 = 2; \quad x_2 = -1$$

1749 *y obtenemos $\mathbf{v}_2 = [2, -1, 0]$ para $\lambda_2 = 10$. | Finalmente, para $\lambda_3 = 0$*

$$1750 \quad 10x_1 + 2x_3 = 0$$

$$1751 \quad x_3 = -5$$

$$1752 \quad 10x_1 - 20 = 0$$

$$1753 \quad x_2 = 2$$

$$1754 \quad 2x_1 + 8 - 10 = 0$$

$$1755 \quad x_1 = 1$$

1756 *lo que implica que para $\lambda_3 = 0$ $\mathbf{v}_3 = [1, 2, -5]$. | | Si organizamos*
 1757 *los vectores de acuerdo con el valor de los valores propios (de mayor a*
menor) obtenemos la matriz

$$\begin{pmatrix} 1 & 2 & 1 \\ 2 & -1 & 2 \\ 1 & 0 & -5 \end{pmatrix}$$

1758 *Ahora vamos a ortonormalizarla con el proceso de Gram-schmidt*

$$\mathbf{u}_1 = \frac{\mathbf{v}_1}{|\mathbf{v}_1|} = \frac{[1, 2, 1]}{\sqrt{6}},$$

1759 *y calculamos el vector ortonormal como*

$$\mathbf{w}_2 = \mathbf{v}_2 - \mathbf{u}_1 \cdot \mathbf{v}_2 \mathbf{u}_1 = [2, -1, 0]$$

1760 *Si lo normalizamos*

$$\mathbf{u}_2 = \frac{\mathbf{w}_2}{|\mathbf{w}_2|} = \left[\frac{2}{\sqrt{5}}, \frac{-1}{\sqrt{5}}, 0 \right]$$

1761 *El último vector ortonormal a calcular es*

$$\mathbf{w}_3 = \mathbf{v}_3 - \mathbf{u}_1 \cdot \mathbf{v}_3 \mathbf{u}_1 - \mathbf{u}_2 \cdot \mathbf{v}_3 \mathbf{u}_2 = \left[\frac{-2}{3}, \frac{-4}{3}, \frac{10}{3} \right]$$

1762 *Si lo normalizamos*

$$\mathbf{u}_3 = \frac{\mathbf{w}_3}{|\mathbf{w}_3|} = \left[\frac{1}{\sqrt{30}}, \frac{2}{\sqrt{30}}, \frac{-5}{\sqrt{30}} \right]$$

1763 *dejando la matriz*

$$\mathbf{V} = \begin{pmatrix} \frac{1}{\sqrt{6}} & \frac{2}{\sqrt{5}} & \frac{1}{\sqrt{30}} \\ \frac{2}{\sqrt{6}} & -\frac{1}{\sqrt{5}} & \frac{2}{\sqrt{30}} \\ \frac{1}{\sqrt{6}} & 0 & \frac{-5}{\sqrt{30}} \end{pmatrix}.$$

1764 *Finalmente, lo que realmente queremos es*

$$\mathbf{V}^T = \begin{pmatrix} \frac{1}{\sqrt{6}} & \frac{2}{\sqrt{6}} & \frac{1}{\sqrt{6}} \\ \frac{2}{\sqrt{6}} & -\frac{1}{\sqrt{5}} & 0 \\ \frac{1}{\sqrt{30}} & \frac{2}{\sqrt{30}} & \frac{-5}{\sqrt{30}} \end{pmatrix}.$$

1765 *Para calcular \mathbf{S} debemos tomar las raíces cuadradas de los valores propios diferentes de cero ($\lambda_i \neq 0$) y colocarlos en la diagonal principal en orden descendente. Es decir, el valor propio mayor en la posición s_{11} ,*
 1766 *el siguiente mas grande en s_{22} , y así sucesivamente. Los valores propios*
 1767 *diferentes de cero son iguales para \mathbf{U} y \mathbf{V} con lo que no importa de cual*
 1768 *los tomemos. Puesto que solo hay dos valores propios diferentes de cero*
 1769 *y el orden de las matrices \mathbf{U} y \mathbf{V} es 3×3 , debemos añadir una columna*
 1770 *de ceros a \mathbf{S}*
 1771 *y el orden de las matrices \mathbf{U} y \mathbf{V} es 3×3 , debemos añadir una columna*
 1772 *de ceros a \mathbf{S}*

$$\mathbf{S} = \begin{pmatrix} \sqrt{12} & 0 & 0 \\ 0 & \sqrt{10} & 0 \end{pmatrix}.$$

1773 *Ahora ya tenemos todas las matrices de la descomposición en valores*
 1774 *singulares:*

$$\begin{aligned} \mathbf{A} &= \mathbf{USV}^T = \begin{pmatrix} \frac{1}{\sqrt{2}} & \frac{1}{\sqrt{2}} \\ \frac{1}{\sqrt{2}} & -\frac{1}{\sqrt{2}} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \sqrt{12} & 0 & 0 \\ 0 & \sqrt{10} & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \frac{1}{\sqrt{6}} & \frac{2}{\sqrt{5}} & \frac{1}{\sqrt{30}} \\ \frac{2}{\sqrt{6}} & -\frac{1}{\sqrt{5}} & \frac{2}{\sqrt{30}} \\ \frac{1}{\sqrt{6}} & 0 & \frac{-5}{\sqrt{30}} \end{pmatrix} = \\ &= \begin{pmatrix} \frac{12}{\sqrt{2}} & \frac{\sqrt{10}}{\sqrt{2}} & 0 \\ \frac{12}{\sqrt{2}} & -\frac{\sqrt{10}}{\sqrt{2}} & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \frac{1}{\sqrt{6}} & \frac{2}{\sqrt{5}} & \frac{1}{\sqrt{30}} \\ \frac{2}{\sqrt{6}} & -\frac{1}{\sqrt{5}} & \frac{2}{\sqrt{30}} \\ \frac{1}{\sqrt{6}} & 0 & \frac{-5}{\sqrt{30}} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 3 & 1 & 1 \\ -1 & 3 & 1 \end{pmatrix}. \end{aligned}$$

1776 **5 Análisis espectral o análisis de Fourier**

1777 **5.1 Introducción**

1778 Una función periódica es aquella cuyos valores se repiten a intervalos
 1779 regulares. El tiempo entre las sucesivas repeticiones se denomina periodo
 1780 τ . Normalmente lo definimos entre sucesivas crestas. Matemáticamente,
 1781 una función es periódica si $f(t) = f(t + T)$ para todo valor de T .

1782

1783
$$\text{Función periódica } f(t) = f(t + \tau).$$

1784 La frecuencia de una función periódica se define como el inverso del pe-
 1785 ríodo, $f = 1/\tau$, es decir el número de ciclos por unidad de tiempo (si es
 1786 por segundo hablamos de Hercios, Hz). Si un ciclo equivale a 2π radi-
 1787 anes, entonces el número de radianes por segundo es lo que se conoce
 1788 por la frecuencia angular fundamental:

$$\omega = \frac{2\pi}{T}.$$

1789 Las funciones periódicas también se pueden definir en el espacio. En-
 1790 tonces el periodo se define como

$$\tau = \lambda/v_p,$$

1791 donde λ es la longitud de onda y $v_p = \lambda/\tau = \omega/k$ es la velocidad de
 1792 fase. La longitud de onda es una distancia entre estados de la onda que
 1793 se repiten, e.j. entre dos crestas. El número de onda k es el número de
 1794 ondas contenidas en una unidad de distancia

$$k = \frac{2\pi}{\lambda} = \frac{\omega}{v_p}$$

1795 El valor promedio de una función periódica es:

$$f_m = \frac{1}{\tau} \int_0^\tau f(t) dt,$$

1796 y su valor cuadrático medio (o RMS, en inglés) es:

$$f_{rms} = \sqrt{\frac{1}{\tau} \int_0^\tau f^2(t) dt},$$

1797 donde las integrales se han definido en el intervalo $0, \tau$, aunque se
 1798 pueden definir en cualquier intervalo que abarque un periodo, e.j. de
 1799 $-\tau/2$ a $\tau/2$.

1800 Una de las ondas periódicas mas utilizadas es la sinusoidal o cosenosoidal.

$$f(t) = A \sin(\omega t + \theta),$$

1801 siendo A la amplitud y θ su fase inicial. En este caso el valor medio
 1802 es cero y su rms es $A/\sqrt{2}$. % Recordar que existen dos frecuen-
 1803 cias básicas: (i) Frecuencia de Nyquist $f_N = 1/(2\Delta t)$ (la frecuen-
 1804 cia mas alta que podemos resolver) y (ii) Frecuencia fundamental
 1805 $f_0 = 1/(\Delta t N) = 1/T$ (la frecuencia mas baja que podemos resolver).

1806 5.2 Serie de Fourier

1807 El principio básico del análisis de Fourier es que cualquier función peri-
 1808ódica $f(t)$ definida en el intervalo $[0, T]$ se puede descomponer en suma
 1809 de funciones simples, sinusoidales y cosinusoidales, o series de Fourier
 1810 de la forma

$$f(t) = \bar{f} + \sum_p [A_p \cos(\omega_p t) + B_p \sin(\omega_p t)],$$

1811 donde \bar{f} es el valor medio de la serie temporal, A_p y B_p son con-
 1812 stantes denominados coeficientes de Fourier, y $\omega_p = 2\pi p f_0 = 2\pi p/\tau$ es
 1813 múltiplo de la frecuencia angular fundamental.

1814 Si tenemos suficientes componentes de Fourier cada valor de la serie
 1815 original se puede reconstruir. La contribución que cada componente
 1816 tiene sobre la varianza de la serie temporal es una medida de la impor-
 1817 tancia de una frecuencia particular en la serie original. El punto clave
 1818 aquí es que el conjunto de coeficientes de Fourier con amplitudes A_p
 1819 y B_p forman un espectro el cual define la contribución de cada com-
 1820 ponente oscilatoria ω_p sobre la ‘energía’ total de la señal original. En
 1821 concreto, el spectro de potencia (Power spectrum) define la energía por
 1822 unidad de banda de frecuencia de una serie temporal. Puesto que debe-
 1823 mos definir dos amplitudes A_p y B_p , hay dos grados de libertad por
 1824 estimación espectral.

1825 Como ya hemos dicho el primer armónico ($p = 1$) oscila con frecuencia
 1826 fundamental $\omega_1 = 2\pi f_1$. El armónico $N/2$, el cual nos da la compo-
 1827 nente con la frecuencia más alta que puede ser resuelta tiene frecuencia
 1828 $f_N = N/2/N\Delta t = 1/(2\Delta T)$ ciclos por unidad de tiempo y un periodo
 1829 de $2\Delta t$. Esta es la frecuencia de Nyquist.

Integrales de funciones trigonométricas útiles:

$$\int \cos ax dx = \frac{\sin ax}{a} + C$$

$$\int \sin ax dx = -\frac{\cos ax}{a} + C$$

$$\int \sin^2 ax dx = \frac{x}{2} - \frac{\sin 2ax}{4a} + C$$

$$\int \cos^2 ax dx = \frac{x}{2} + \frac{\sin 2ax}{4a} + C$$

1830 *Las series de Fourier se definen como*

$$f(t) = \frac{1}{2}A_0 + \sum_{p=1}^{\infty} [A_p \cos(\omega_p t) + B_p \sin(\omega_p t)],$$

1831 *en la cual*

$$\omega_p = 2\pi f_p = 2\pi p f_1 = 2\pi p/T; \quad p = 1, 2, \dots,$$

1832 *es la frecuencia de la componente pésima en radianes por unidad de*
 1833 *tiempo (f_p es en ciclos por unidad de tiempo) y $A_0/2$ es la media de la*
 1834 *serie temporal.*

1835 *Para obtener los coeficientes A_p , debemos multiplicar la expresión de la*
 1836 *descomposición de Fourier por $\cos(\omega_r t)$ e integrar sobre la serie com-*
 1837 *pleta.*

$$\begin{aligned} \int_0^T f(t) \cos(\omega_r t) dt &= \frac{1}{2} A_0 \int_0^T \cos(\omega_r t) dt + \\ &+ \sum_{p=1}^{\infty} A_p \int_0^T \cos(\omega_p t) \cos(\omega_r t) dt + \\ &+ \sum_{p=1}^{\infty} B_p \int_0^T \sin(\omega_p t) \cos(\omega_r t) dt. \end{aligned}$$

1840 *Si usamos las siguientes condiciones de ortogonalidad:*

$$\int_0^T \sin(\omega_p t) \cos(\omega_r t) dt = 0$$

$$\int_0^T \cos(\omega_p t) \cos(\omega_r t) dt = \begin{cases} T, & p = r = 0 \\ T/2, & p = r > 0 \\ 0, & p \neq r \end{cases}$$

$$\int_0^T \sin(\omega_p t) \sin(\omega_r t) dt = \begin{cases} 0, & p = r = 0 \\ T/2, & p = r > 0 \\ 0, & p \neq r \end{cases}$$

1843 *entonces encontramos que para $r = 0; p \neq r$ la ecuación de arriba se re-*
 1844 *duce a*

$$\int_0^T f(t) dt = \frac{A_0}{2} T,$$

1845 *es decir,*

$$A_0 = \frac{2}{T} \int_0^T f(t) dt = 2\overline{f(t)},$$

1846 dos veces el valor medio de la serie $f(t)$. Es por ello que se añade el
 1847 factor de $1/2$ en la serie de Fourier. Es decir, para que el primer tér-
 1848 mino de la serie de Fourier sea igual a la media de la serie temporal
 1849 $\bar{f(t)} = 1/2A_0$.

1850 Cuando $p \neq 0$ el único término no despreciable de la derecha de la
 1851 expresión de arriba sucede cuando $r = p$

$$\int_0^T f(t) \cos(\omega_p t) dt = \frac{A_p}{2} T,$$

1852 y entonces

$$A_p = \frac{2}{T} \int_0^T f(t) \cos(\omega_p t) dt, \quad p = 1, 2, \dots$$

1853 Los otros coeficientes B_p son obtenidos igualmente multiplicando por
 1854 $\sin(\omega_r t)$ en lugar de $\cos(\omega_r t)$

$$B_p = \frac{2}{T} \int_0^T f(t) \sin(\omega_p t) dt, \quad p = 1, 2, \dots$$

Relaciones trigonométricas útiles:

$$\cos(\alpha - \beta) = \cos\alpha \cos\beta + \sin\alpha \sin\beta$$

$$\sin(\alpha - \beta) = \sin\alpha \cos\beta - \cos\alpha \sin\beta$$

$$\operatorname{tg}\gamma = \frac{\sin\gamma}{\cos\gamma}$$

De estas relaciones de arriba se puede llegar a:

$$A \cos\theta + B \sin\theta = C \cos(\theta - \theta_0),$$

donde

$$C = \sqrt{A^2 + B^2},$$

y

$$\theta_0 = \operatorname{arctg}\left(\frac{B}{A}\right)$$

A partir de esta relación

$$e^{i\theta} = \cos\theta + i \sin\theta,$$

llegamos a

$$\sin\theta = \frac{e^{i\theta} - e^{-i\theta}}{2i}$$

$$\cos\theta = \frac{e^{i\theta} + e^{-i\theta}}{2}$$

1855 También podemos representar la serie de Fourier en notación compacta
 1856 como:

$$f(t) = \frac{1}{2}C_0 + \sum_{p=1}^{\infty} C_p \cos(\omega_p t - \theta_p),$$

1857 en la cual la amplitud de la pésima componente es

$$C_p = \sqrt{A_p^2 + B_p^2}, \quad p = 1, 2, \dots$$

1858 donde $C_0 = A_0$ ($B_0 = 0$) es dos veces el valor promedio de la serie y

$$\theta_p = \text{arctg}[B_p/A_p], \quad p = 1, 2, \dots$$

1859 es el ángulo de fase de la componente al tiempo $t = 0$. El ángulo de
 1860 fase nos informa del “desfase” ({flag}) relativo de las componentes en
 1861 radianes (o grados) medido en el sentido contrario a las agujas del reloj
 1862 desde el eje real definido por $B_p = 0, A_p > 0$. El correspondiente tiempo
 1863 de desfase para la componente pésima es $t_p = \theta_p/2\pi f_p$ en el cual θ_p esta
 1864 medida en radianes. La energía espectral se define como las amplitudes
 1865 de los coeficientes de Fourier al cuadrado, lo cual representa la varianza
 1866 y entonces la energía

$$C_p^2 = A_p^2 + B_p^2.$$

1867 | | De igual forma con las relaciones trigonométricas de arriba se puede
 1868 expresar las series de Fourier en notación compleja. Usando

$$\text{sen}\omega_p t = \frac{e^{i\omega_p t} - e^{-i\omega_p t}}{2i} \quad y \quad \text{cos}\omega_p t = \frac{e^{i\omega_p t} + e^{-i\omega_p t}}{2},$$

1869 obtenemos

$$\begin{aligned} f(x) &= \frac{1}{2}A_0 + \sum_{p=1}^{\infty} [A_p \cos(\omega_p t) + B_p \text{sen}(\omega_p t)] = \\ &= \frac{1}{2}A_0 + \sum_{p=1}^{\infty} \left[A_p \frac{e^{i\omega_p t} + e^{-i\omega_p t}}{2} + B_p \frac{e^{i\omega_p t} - e^{-i\omega_p t}}{2i} \right] = \\ &= \frac{1}{2}A_0 + \sum_{p=1}^{\infty} \left[\frac{A_p e^{i\omega_p t}}{2} + \frac{A_p e^{-i\omega_p t}}{2} - \frac{iB_p e^{i\omega_p t}}{2} + \frac{iB_p e^{-i\omega_p t}}{2} \right] = \\ &= \frac{1}{2}A_0 + \sum_{p=1}^{\infty} e^{i\omega_p t} \frac{A_p - iB_p}{2} + \sum_{p=1}^{\infty} e^{-i\omega_p t} \frac{A_p + iB_p}{2} = \\ &= C_0^* + \sum_{p=1}^{\infty} C_p^* e^{i\omega_p t} + \sum_{p=1}^{\infty} C_{-p}^* e^{-i\omega_p t} = \sum_{p=-\infty}^{\infty} C_p^* e^{i\omega_p t}, \end{aligned}$$

1874 donde hemos definido las siguientes relaciones entre los coeficientes de
 1875 Fourier complejos y reales:

$$C_0^* = \frac{1}{2}A_0,$$

$$C_p^* = \frac{1}{2}(A_p - iB_p),$$

1877

$$C_{-p}^* = \frac{1}{2}(A_p + iB_p).$$

1878

En resumen, podemos reconstruir la serie periódica $f(t)$ con la transformada de Fourier

1879

$$f(x) = \sum_{p=-\infty}^{\infty} C_p^* e^{i\omega_p t},$$

1880

e inversamente podemos calcular los coeficientes de Fourier C_p^ a partir de la $f(t)$*

1881

$$\begin{aligned} C_p^* &= \frac{1}{2}(A_p - iB_p) = \frac{1}{2} \left(\frac{2}{T} \int_0^T f(t) \cos(\omega_p t) dt - i \frac{2}{T} \int_0^T f(t) \sin(\omega_p t) dt \right) = \\ &= \frac{1}{T} \int_0^T f(t) [\cos(\omega_p t) - i \sin(\omega_p t)] dt = \frac{1}{T} \int_0^T f(t) e^{-i\omega_p t} dt, \end{aligned}$$

1882

es decir, podemos pasar del espacio temporal $f(t)$ al espacio espectral o de Fourier C_p^ e inversamente regresar al espacio temporal de nuevo.*

1883

El teorema de Parseval es precisamente el que demuestra que el valor cuadrático medio de la serie de Fourier es igual al error cuadrático medio de los coeficientes de Fourier. La varianza de la serie de Fourier es

1884

$$\begin{aligned} \frac{1}{T} \int_0^T f^2(t) dt &= \frac{1}{T} \int_0^T \left(\frac{1}{2} A_0 + \sum_{p=1}^{\infty} [A_p \cos(\omega_p t) + B_p \sin(\omega_p t)] \right) dt = \\ &= \frac{1}{T} \frac{1}{4} A_0^2 \int_0^T dt + \frac{1}{T} A_0 \sum_{p=1}^{\infty} A_p \int_0^T \cos(\omega_p t) dt + \frac{1}{T} A_0 \sum_{p=1}^{\infty} B_p \int_0^T \sin(\omega_p t) dt + \\ &\quad + \frac{1}{T} \sum_{p=1}^{\infty} A_p^2 \int_0^T \cos^2(\omega_p t) dt + \frac{1}{T} \sum_{p=1}^{\infty} B_p^2 \int_0^T \sin^2(\omega_p t) dt + \\ &\quad + \frac{1}{T} 2 \sum_{p=1}^{\infty} A_p \sum_{p=1}^{\infty} B_p \int_0^T \sin(\omega_p t) \cos(\omega_p t) dt = \frac{1}{T} \frac{1}{4} A_0^2 T + \frac{1}{T} \sum_{p=1}^{\infty} A_p^2 \left[\frac{t}{2} + \frac{\sin(2\omega_p t)}{4\omega_p} \right]_0^T + \\ &\quad + \frac{1}{T} \sum_{p=1}^{\infty} B_p^2 \left[\frac{t}{2} - \frac{\sin(2\omega_p t)}{4\omega_p} \right]_0^T = \frac{1}{4} A_0^2 + \frac{1}{2} \sum_{p=1}^{\infty} A_p^2 + \frac{1}{2} \sum_{p=1}^{\infty} B_p^2 = \\ &= \frac{1}{4} A_0^2 + \frac{1}{2} \sum_{p=1}^{\infty} A_p^2 + B_p^2. \end{aligned}$$

1892

Utilizando las siguientes identidades

1893

$$|C_p^*|^2 = |C_{-p}^*|^2 = \frac{1}{4}(A_p^2 + B_p^2),$$

1895

$$C_0^* = \frac{1}{2}A_0,$$

1896

el teorema de Parseval en términos de los coeficientes de Fourier complejos es

$$\frac{1}{T} \int_0^T f^2(t) dt = (C_0^*)^2 + \frac{1}{2} \sum_{p=1}^{\infty} 4|C_p^*|^2 = (C_0^*)^2 + \sum_{p=1}^{\infty} |C_p^*|^2 + \sum_{p=1}^{\infty} |C_p^*|^2 =$$

1898

$$= (C_0^*)^2 + \sum_{p=1}^{\infty} |C_p^*|^2 + \sum_{p=1}^{\infty} |C_{-p}^*|^2 = \sum_{p=-\infty}^{\infty} |C_p^*|^2$$

1897

El teorema de Parseval es una ley de conservación que demuestra que la suma de los módulos cuadrados de los coeficientes de Fourier complejos es igual al valor promedio de $f^2(x)$

$$\frac{1}{T} \int_0^T f^2(t) dt = \frac{1}{4} A_0^2 + \frac{1}{2} \sum_{p=1}^{\infty} A_p^2 + B_p^2 = \sum_{p=-\infty}^{\infty} |C_p^*|^2.$$

1899 *Esto da lugar a la relación entre la amplitud de las componentes de*
 1900 *Fourier en el dominio espectral (de frecuencia) y la varianza de la serie*
 1901 *en el dominio temporal. \ \{NOTA:\} En el análisis de Fourier es im-*
 1902 *portante recalcar que debemos de eliminar la tendencia de la serie antes*
 1903 *de calcular los coeficientes. Sino lo hacemos, el análisis de Fourier pon-*
 1904 *drá erróneamente la varianza de la tendencia en las componentes de*
 1905 *baja frecuencia de la expansión de Fourier. En Matlab eso lo pode-*
 1906 *mos hacer con el comando detrend.m o bien simplemente extrayendo*
 1907 *el promedio temporal.*

1908 *{Ejemplo de cálculo de coeficientes de Fourier}*

1909 *Imaginemos la siguiente onda cuadrada representada por la función*

$$f(t) = \begin{cases} -1, & \text{para } -\frac{1}{2}T \leq t < 0 \\ +1, & \text{para } 0 \leq t < \frac{1}{2}T \end{cases}$$

1910 *Onda cuadrada.*

1911 *Puesto que función de arriba es impar, es decir cumple la condición de*
 1912 *simetría $-f(t) = f(-t)$, entonces la serie de Fourier resultante sola-*
 1913 *mente contendrá componentes sinusoidales. Entonces*

$$\begin{aligned} B_p &= \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f(t) \sin(\omega_p t) dt = \\ &= \frac{2}{T} \int_{-T/2}^0 f(t) \sin(\omega_p t) dt + \frac{2}{T} \int_0^{T/2} f(t) \sin(\omega_p t) dt = \\ &= \frac{2}{T} \left[(-1) \int_{-T/2}^0 \sin(\omega_p t) dt + (1) \int_0^{T/2} \sin(\omega_p t) dt \right] = \\ &= \frac{2}{T} \left[\left| \frac{\cos(\omega_p t)}{\omega_p} \right|_{-T/2}^0 - \left| \frac{\cos(\omega_p t)}{\omega_p} \right|_0^{T/2} \right] = \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 &= \frac{2}{\omega_p T} [1 - \cos(\omega_p T/2) - \cos(\omega_p T/2) + 1] = \frac{2}{\omega_p T} [2 - 2\cos(\omega_p T/2)] = \\
 &= \frac{4}{\omega_p T} [1 - \cos(\omega_p T/2)] = \frac{2}{\pi p} [1 - \cos(\pi p)]
 \end{aligned}$$

1919 | | Los coeficientes son cero ($B_p = 0$) si p es par y $B_p = 4/\pi p$ si p es
 1920 impar. Finalmente nuestra serie de Fourier es

$$\begin{aligned}
 &f(t) = \sum_{p=1}^{\infty} B_p \sin(\omega_p t) = \\
 &= \sum_{p=1}^{\infty} B_p \sin\left(\frac{2\pi p}{T}t\right) = B_1 \sin\left(\frac{2\pi 1}{T}t\right) + B_3 \sin\left(\frac{2\pi 3}{T}t\right) + \\
 &\quad + B_5 \sin\left(\frac{2\pi 5}{T}t\right) + \dots = \frac{4}{\pi} \sin\left(\frac{2\pi 1}{T}t\right) + \\
 &\quad + \frac{4}{3\pi} \sin\left(\frac{2\pi 3}{T}t\right) + \frac{4}{5\pi} \sin\left(\frac{2\pi 5}{T}t\right) = \\
 &= \frac{4}{\pi} \left(\frac{\sin \omega_1 t}{1} + \frac{\sin 3\omega_1 t}{3} + \frac{\sin 5\omega_1 t}{5} \right) + \dots
 \end{aligned}$$

Código Matlab para $N=100$ componentes

```

N=100;
t=-30:0.1:30;
f=0;
for p=1:2:N;
f=f+(4/(p*pi))*sin(((2*pi*p)/(10))*t);
end
figure; plot(t,f);

```

1925

1926 Serie de Fourier para Onda cuadrada. Arriba para 5 componentes, medio
 1927 para 50 componentes, y abajo para 100 componentes.

1928 { Series de Fourier Discretas}

1929 En general, vamos a muestrear de forma discreta el océano y conse-
 1930 cuentemente las series temporales que obtenemos son discretas en el
 1931 tiempo. Segun el teorema de Parseval, la varianza de estas series dis-
 1932 cretas

$$\sigma^2 = \frac{1}{N-1} \sum_{t=1}^N (f(t) - \bar{f(t)})^2$$

1933 se puede obtener sumando las contribuciones individuales de los armóni-
 1934 cos de Fourier. La descomposición de series temporales discretas en
 1935 armónicos específicos da lugar al concepto de espectro de Fourier. Para

1936 encontrar el espectro de Fourier debemos calcular los coeficientes A_p, B_p
 1937 o, equivalentemente, las amplitudes C_p y el ángulo de fase θ_p .

1938 Supongamos la serie de Fourier para un registro finito de longitud par N
 1939 definido en los tiempos t_1, t_2, \dots, t_N

$$f(t_n) = \frac{1}{2}A_0 + \sum_{p=1}^{N/2} [A_p \cos(\omega_p t_n) + B_p \sin(\omega_p t_n)],$$

1940 donde ya sabemos $\omega_p = 2\pi f_p = 2\pi p/T$. Sabiendo que $t_n = n\Delta t$, esta
 1941 serie se puede reescribir como

$$\begin{aligned} f(t_n) &= \frac{1}{2}A_0 + \sum_{p=1}^{N/2} [A_p \cos(2\pi pn\Delta t/\Delta t N) + B_p \sin(2\pi pn\Delta t/\Delta t N)] = \\ &= \frac{1}{2}A_0 + \sum_{p=1}^{N/2} [A_p \cos(2\pi pn/N) + B_p \sin(2\pi pn/N)] = \frac{1}{2}C_0 + \sum_{p=1}^{N/2} [C_p \cos((2\pi pn/N) - \theta_p)], \end{aligned}$$

1942 donde los términos $A_0/2$ y $C_0/2$ son los valores medios de toda la serie
 1943 $f(t)$. Los coeficientes se calculan de igual forma usando las condiciones
 1944 de ortogonalidad. La única diferencia es que en lugar de tratar con inte-
 1945 grales (serie continua) tratamos con sumatorios (serie discreta)

$$A_p = \frac{2}{N} \sum_{n=1}^N f(t_n) \cos(2\pi pn/N), \quad p = 1, 2, \dots, N/2$$

$$A_0 = \frac{2}{N} \sum_{n=1}^N f(t_n), \quad B_0 = 0$$

$$A_{N/2} = \frac{1}{N} \sum_{n=1}^N f(t_n) \cos(n\pi), \quad B_{N/2} = 0$$

$$B_p = \frac{2}{N} \sum_{n=1}^N f(t_n) \sin(2\pi pn/N), \quad p = 1, 2, \dots, N/2$$

1947 El $N/2$ se debe a que es el armónico con mayor frecuencia que pode-
 1948 mos resolver, es decir, aquel que oscila con frecuencia de Nyquist. Para
 1949 $p > N/2$ las funciones trigonométricas simplemente darán coeficientes
 1950 de Fourier repetidos ya obtenidos en el intervalo $1 \leq p \leq N/2$. Para
 1951 calcular la serie discreta de Fourier, primero debemos calcular los ar-
 1952 gumentos de las funciones trigonométricas $2\pi np/N$ para cada entero p
 1953 y n . Segundo, evaluamos las funciones $\cos(2\pi np/N)$ y $\sin(2\pi np/N)$,
 1954 y sumamos para los términos $f(t_n) \cos(2\pi np/N)$ y $f(t_n) \sin(2\pi np/N)$.
 1955 Por último, incrementamos p y repetimos los dos pasos anteriores.

1956 $\{Ejemplo\ de\ Series\ Temporales\ Discretas\ (modificado\ de\ Emery\ and\ Thompson,\ p387)\}$

1961 Considera la serie temporal de temperatura promedia mensual por un
 1962 periodo de tres años (ver tabla y Figura). \|

	Temperatura (°C)	9.6	9.3	9.8	10.3	10.7	11.3	11.5	12	12	9.8	8.1	7.3
1963	Año 2	7.6	8.7	10.5	12	14	14.3	15.8	16.2	15.4	12.9	11.9	8.5
1964	Año 3	9.1	8.9	10	9.9	10.1	11.3	11.5	12	12	14	14.3	14.8

1965 \|

1966 Utilizando las expresiones de arriba podemos calcular las frecuencias
 1967 f_p , amplitudes A_p , B_p , C_p , las fases θ_p y finalmente la serie de Fourier
 1968 $f(t)$. Los valores para las primeras 8 componentes estan reflejados en la
 tabla \|

p	f (cpm)	T (mes)	A_p (°C)	B_p (°C)	C_p (°C)	θ_p (°)
0	0	-	22.68	0	22.68	0
1	0.0278	36.0	-0.263	-0.61	0.67	-113
2	0.0556	18.0	1.95	0.55	2.03	15.76
3	0.1111	12.0	-1.16	-1.69	2.05	-124.48
4	0.1389	9.0	0.91	-0.25	0.95	-15.33
5	0.1667	7.2	0.59	-0.31	0.67	-27.53
6	0.1944	6	-0.11	-0.28	0.30	-112.69
7	0.2222	5.14	0.39	-0.3	0.49	-36.83
8	0.2500	4.5	0.34	-0.31	0.46	-42.78

1970

1971 Serie temporal de temperatura promedia mensual por tres años de muestreo
 1972 (línea azul) y la reconstrucción con la serie de Fourier de 5 componentes
 1973 (línea roja).

1974 { Serie de Fourier para variables vectoriales (complejas) }

1975 En este caso la transformada de Fourier se aplica a una cantidad vec-
 1976 torial en lugar de una cantidad escalar como temperatura, salinidad,
 1977 densidad, etc. Supongamos que tenemos las dos componentes de la ve-
 1978 locidad u y v las cuales expandemos en series de Fourier

$$u(t) = \frac{1}{2}A_0 + \sum_{p=1}^{N/2} [A_p \cos(\omega_p t_n) + B_p \sin(\omega_p t_n)]$$

$$v(t) = \frac{1}{2}C_0 + \sum_{p=1}^{N/2} [C_p \cos(\omega_p t_n) + D_p \sin(\omega_p t_n)],$$

1980 lo cual se puede escribir en versión compleja como

$$R(t) = u(t) + iv(t) = \frac{1}{2}A_0 + \sum_{p=1}^{N/2} [A_p \cos(\omega_p t_n) + B_p \sin(\omega_p t_n)] +$$

$$+ i \left(\frac{1}{2}C_0 + \sum_{p=1}^{N/2} [C_p \cos(\omega_p t_n) + D_p \sin(\omega_p t_n)] \right) =$$

$$= \left[\frac{1}{2}A_0 + i\frac{1}{2}C_0 \right] + \sum_{p=1}^{N/2} [(A_p + iC_p)\cos(\omega_p t_n) + (B_p + iD_p)\sin(\omega_p t_n)] ,$$

1982 donde $\frac{1}{2}A_0 + i\frac{1}{2}C_0 = \overline{u(t)} + i\overline{v(t)}$ es la velocidad media, $\omega_p = 2\pi f_p =$
 1983 $2\pi p/N\Delta t$ la frecuencia angular, $t_n = n\Delta t$ es el eje de tiempo, y
 1984 (A_p, B_p, C_p, D_p) y son las amplitudes y fases de cada componente de
 1985 Fourier, tanto las reales como las imaginarias. A diferencia de la se-
 1986 rie de Fourier real en este caso las componentes van de $p = 1$ hasta
 1987 $p = N$ y, por lo tanto, estamos cubriendo ambas frecuencias {positivas}
 1988 y {negativas}. Si extraemos la velocidad media

$$R'(t) = R(t) - [\overline{u(t)} + i\overline{v(t)}] = \sum_{p=1}^{N/2} [(A_p + iC_p)\cos(\omega_p t_n) + (B_p + iD_p)\sin(\omega_p t_n)] .$$

1989 Ahora vamos a escribir la anomalía de la serie compleja $R'(t)$ en tér-
 1990 minos de dos componentes rotatorias ortogonales, es decir, una compo-
 1991 nente que gira en el sentido de las agujas del reloj con amplitud R^- y
 1992 otra que gira en el sentido opuesto a las agujas del reloj y amplitud R^+

$$\begin{aligned} R'(t) &= \sum_{p=1}^{N/2} [e^{i\omega_p t} + e^{-i\omega_p t}] = \\ 1993 &= \sum_{p=1}^{N/2} R_p^+ [\cos(\omega_p t_n) + i\sin(\omega_p t_n)] + \sum_{p=1}^{N/2} R_p^- [\cos(\omega_p t_n) - i\sin(\omega_p t_n)] = \\ 1994 &= \sum_{p=1}^{N/2} [(R_p^+ + R_p^-)\cos(\omega_p t_n) + (R_p^+ - R_p^-)i\sin(\omega_p t_n)] \end{aligned}$$

1995 Note que $e^{i\omega_p t} = \cos(\omega_p t_n) + i\sin(\omega_p t_n)$ rota en el sentido contrario a
 1996 las agujas del reloj y $e^{-i\omega_p t} = \cos(\omega_p t_n) - i\sin(\omega_p t_n)$ rota en el sentido
 1997 de las agujas del reloj. Si comparamos las dos expresiones obtenemos las
 1998 siguientes identidades

$$\begin{aligned} 1999 A_p + iC_p &= R_p^+ + R_p^- \\ B_p + iD_p &= (R_p^+ - R_p^-)i \end{aligned}$$

2000 y de ahí obtenemos que

$$R_p^+ = \frac{1}{2} [A_p + D_p + i(C_p - B_p)]$$

$$R_p^- = \frac{1}{2} [A_p - D_p + i(C_p + B_p)] ,$$

2002 y las magnitudes de las componentes rotatorias es

$$|R_p^+| = \frac{1}{2} [(A_p + D_p)^2 + (C_p - B_p)^2]^{1/2}$$

$$|R_p^-| = \frac{1}{2} [(A_p - D_p)^2 + (C_p + B_p)^2]^{1/2} ,$$

2004 *y las fases de las componentes rotatorias son*

$$\epsilon_p^+ = \operatorname{actan} \left(\frac{C_p - B_p}{A_p + D_p} \right),$$

$$\epsilon_p^- = \operatorname{actan} \left(\frac{C_p + B_p}{A_p - D_p} \right).$$

2006 *La rotación de las componentes {clockwise} y {anticlockwise} dibujan*
 2007 *una elipse en el plano u vs v. Puesto que ambas componentes rotan en*
 2008 *sentido contrario pero con la misma frecuencia, habrán momentos que*
 2009 *ambás apuntaran en la misma dirección (aditivas), otras ocasiones en*
 2010 *dirección opuesta (cancelativas). Esos tiempos de adición y cancelación*
 2011 *definen el eje mayor de la elipse $L_E = R_p^+ + R_p^-$ y el eje menor de la*
 2012 *elipse $L_e = R_p^+ - R_p^-$. La orientación (inclinación) y la fase de estas*
 2013 *elipses a $t = 0$ es*

$$\theta_e = \frac{1}{2}(\epsilon_p^+ + \epsilon_p^-),$$

$$\phi_e = \frac{1}{2}(\epsilon_p^+ - \epsilon_p^-).$$

2015 *Una propiedad interesante es el coeficiente rotatorio*

$$r(\omega) = \frac{R_p^+ - R_p^-}{R_p^+ + R_p^-},$$

2016 *que toma valores entre 0 y 1. Para $r = -1$ tenemos movimiento en*
 2017 *el sentido de las agujas del reloj, para $r = 0$ tenemos un flujo unidirec-*
 2018 *cional, y para $r = +1$ tenemos movimiento en el sentido contrario de las*
 2019 *agujas del reloj.*

2020 $\{ \text{Transformada Rápida de Fourier y espectros de potencia} \}$

2021 *La FFT (por sus siglas en inglés) es un algoritmo para calcular la se-*
 2022 *rie de Fourier discreta de forma mas eficiente computacionalmente*
 2023 *hablando. En este caso la FFT se debería aplicar a series temporales*
 2024 *con longitudes múltiples de 2. En caso contrario, es útil llenar de*
 2025 *ceros nuestra serie para obtener longitudes múltiplos de 2. A eso se le*
 2026 *llama ‘padding’. Básicamente, el algoritmo obtiene los coeficientes de la*
 2027 *serie discreta de Fourier*

$$f(t) = \sum_{p=-\infty}^{\infty} C_p^* e^{i\omega_p t_n} ; \quad \omega_p = 2\pi p f_0 = 2\pi p / T,$$

$$F(p) = C_p^* = \frac{1}{N} (A_p - iB_p) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} f(t_n) e^{-i\omega_p t_n} = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} f(t_n) [\cos(\omega_p t_n) - i \sin(\omega_p t_n)].$$

2029 *La parte real de la FFT me da las amplitudes A_p y la parte imaginaria*
 2030 *me da las amplitudes $-B_p$*

$$\operatorname{Re}[F(p)] = A_p = \frac{2}{N} \sum_{n=0}^{N-1} f(t_n) \cos(2\pi p n / N), \quad p = 0, 1, \dots, N/2$$

$$Im[F(p)] = -B_p = -\frac{2}{N} \sum_{n=0}^{N-1} f(t_n) \sin(2\pi pn/N), \quad p = 0, 1, \dots, N/2$$

2031 *En general, debemos de normalizar las amplitudes A_p y B_p por la longitud del registro N . Así que en Matlab la amplitud de la FFT es*
 2032

$$\text{abs}(\text{fft}(f(t)))/N,$$

2033 *y la potencia de la FFT es*

$$\text{abs}(\text{fft}(f(t)))^2/N^2.$$

2034 *La FFT ha descompuesto una señal de N elementos, $f(t)$, en un con-
 2035 junto de $N/2 + 1$ ondas cosinusoidales y $N/2 + 1$ ondas sinusoidales,
 2036 con las frecuencias definidas por el índice $p = 0, 1, \dots, N/2$, i.e. $\omega_p =$
 2037 $2\pi p / T = 2\pi p / N$. Las amplitudes de los cosenos están
 2038 contenidas en $\text{Re}[F(p)]$ y las amplitudes de los senos en $Im[F(p)]$.
 2039 Note que las frecuencias son siempre $\{\text{positivas}\}$, es decir, los índices
 2040 k siempre van de cero a $N/2$. Las frecuencias entre $N/2$ y $N - 1$ son
 2041 $\{\text{negativas}\}$. Recuerda que el espectro frecuencial de una señal discreta
 2042 es periódico, y entonces las frecuencias son negativas entre $N/2$ y $N - 1$
 2043 al igual que en el intervalo $-N/2$ y -1 . Los puntos 0 y $N/2$ separan
 2044 las frecuencias negativas de las positivas. Es por ello que, generalmente,
 2045 solamente centramos nuestra atención en la parte positiva del espectro.
 2046 La magnitud (o norma) de la transformada de Fourier discreta es*

$$\text{Magnitud} = |F(p)| = \sqrt{\text{Re}[F(p)]^2 + \text{Im}[F(p)]^2},$$

2047 *y la fase es*

$$\text{Phase} = \tan^{-1} \left(\frac{\text{Im}[F(p)]}{\text{Re}[F(p)]} \right).$$

2048 *La FFT organiza los coeficientes de Fourier (imaginarios y reales) en
 2049 frecuencias $\{\text{negativas}\}$ y $\{\text{positivas}\}$ y reparte la varianza de la señal
 2050 equitativamente entre ellas. En $p = 0$ tenemos la media de la serie
 2051 temporal, aunque debido a que hemos eliminado la media y la tenden-
 2052 cia de la serie temporal no debemos de preocuparnos por ella. Entre
 2053 $p = 1, \dots, N/2$ tenemos los valores de los coeficientes de Fourier reales
 2054 y entre $p = N/2 + 1, \dots, N - 1$ tenemos los complejos conjugados de los
 2055 primeros $N/2$ coeficientes. Si calculamos el valor absoluto de la trans-
 2056 formada de Fourier (en Matlab $\text{abs}(\text{fft}(f(t)))/N$) estamos calculando
 2057 $A_p^2 + B_p^2$ y si solo nos quedamos con los primeros $N/2$ elementos de
 2058 la FFT, debemos de multiplicar por un factor de 2 para conservar la
 2059 energía espectral.*

2060 $\{\text{Estimaciones espectrales o autoespectros}\}$

2061 $\{(1) \text{ Espectro de amplitud}\}$

2062 *La gráfica de la magnitud de los coeficientes complejos $|C_p^*|$ de la serie
2063 de Fourier*

$$f(t) = \sum_{p=-\infty}^{\infty} C_p^* e^{i\omega_p t_n}$$

2064 *frente a (versus) la frecuencia ω_p se denomina espectro de amplitud de
2065 la función periódica $f(t)$. En Matlab (para las primeras $N/2$ compo-
2066 nentes),*

$$\text{Amplitud} = 2 * |C_p^*| = \text{abs}(\text{fft}(f(t)))/N.$$

2067 $\{(2) \text{ Espectro de densidad de potencia (Power Spectral Density, PSD)}\}$

2068 *El espectro de densidad de potencia (PSD, por sus siglas en inglés) es la
2069 potencia de la FFT por unidad de frecuencia*

$$\text{PSD}(p) = 2 * |C_p^*|^2 / \Delta f$$

2070 *donde $\Delta f = 1/N\Delta t$ es la frecuencia fundamental.*

2071 *La gráfica de PSD(p) de la frente a (versus) la frecuencia ω_p se denom-
2072 ina espectro de densidad de potencia de la función periódica $f(t)$. Si
2073 solo nos quedamos con las $N/2$ primeras componentes en Matlab se
2074 escribe*

$$\text{PSD}(p) = 2 * \text{abs}(\text{fft}(f(t)))^2 / N^2 / \Delta f.$$

2075 *Esta normalización tiene su fundamento en el cumplimiento del teorema
2076 de Parseval, de tal forma que la energía total de la señal en el dominio
2077 temporal $f(t)$ (por unidad de tiempo) sea igual a la energía total de la
2078 señal en el dominio frecuencial definido por C_p^* :*

$$\frac{1}{T} \sum_{n=1}^N |f(t_n)|^2 \Delta t = \frac{1}{N} \sum_{n=1}^N |f(t_n)|^2 = \text{var}(f(t)) = \sum_{p=-\infty}^{\infty} |C_p^*|^2 = \sum_{p=0}^{N/2} \text{PSD}(p) * \Delta f.$$

2079 $\mid \mid$ *Este teorema de conservación de energía nos informa de que la inte-
2080 gral bajo la curva espectral PSD(p) debe ser igual a la varianza total de
2081 la serie temporal.*

2082 $\{(Efectos de los extremos en estimaciones espectrales)\}$

2083 *En general, para calcular un espectro promedio debemos fragmentar
2084 nuestra serie temporal en bloques de igual tamaño que contengan las
2085 frecuencias de interés, realizar espectros individuales de dichos fragmen-
2086 tos, y promediar todos ellos. Este método se le conoce como Welch. Los
2087 fragmentos pueden ser únicos, es decir, sin superposición o bien pueden
2088 ser recursivos, es decir, cuando utilizamos superposición de fragmentos.
2089 Por ejemplo, una superposición del 50% significa que cada fragmento
2090 empieza en la mitad del fragmento anterior. Además de eliminar el
2091 ruido, el método de Welch también reduce la transferencia de energía
2092 de las frecuencias pico hacia frecuencias colindantes ('leakage' en*

2093 *inglés). El método de Welch reduce el ruido causado por el*
 2094 *uso de datos imperfectos y por el efectoleakage'. Aquí les mue-*
 2095 *stro un ejemplo de como promediar un espectro de densidad espectral*
 2096 *con fregmentos de tamaño M:*

Matlab

Ejemplo del método de pWelch para calcular espectros de frecuencia promediados o suavizados de series temporales o espaciales, u(t) o u(x), de tamaño N.

% Suavizado con pwelch (a mano y con subrutina de librería MATLAB)

M=500;

M2=floor(M/2);

nintervals=N/M;

PWuu=zeros(M2+1,1);

s=0;

for k=0:M:N-M

s=s+1;

uu=[];

%seleccionamos la serie sobre la ventana M

uu=u(k+1:k+M);

%Frecuencia de muestreo

*dfM=1./(M*dt);*

%PSD

spctuu0=[];

spctuu=abs(fft(uu)).^2/M.^2/dfM;

*PSD=[spctuu(1),2*spctuu(2:M2),spctuu(M2+1)];*

PWuu = PWuu + PSD(:);

end

PWuu=PWuu/nintervals;

*fPWuu=[0:M2]*dfM;*

%

% Librería MATLAB

%

*%Fs=M*dfM;*

%[PWuuMatlab,FMatlab]=pwelch(u(:,M,0,[]),Fs,'psd','oneside');

2097 *Este problema de transferencia de energía o 'leakage' es intrínseco al*
 2098 *problema de que las series temporales oceanográficas son finitas y, por lo*
 2099 *tanto, no son necesariamente periódicas, condición necesaria en el análisis*
 2100 *de Fourier. Veamos esto con un ejemplo de una onda cosinusoidal*
 2101 *periódica y no-periódica.*

2102

2103 *Podemos observar como en el caso de la serie no-periódica existe una*
 2104 *transferencia de energía del pico espectral hacia las frecuencias colin-*
 2105 *dantes de forma que se reduce la amplitud del pico de interés.*

2106 $\{Correlación\}$ **RECORDATORIO:**

La función de covarianza cruzada se debe definir en función de un desfase τ como

$$C_{xy}(\tau) = \frac{1}{N-m} \sum_{n=0}^{N-m} x(n\Delta t)y(n\Delta t + \tau),$$

donde $m = 0, 1, \dots, M$ es el número de desfases $\tau_m = m\Delta t$ y $M < N$. Su correspondiente correlación cruzada es

$$\rho_{xy}(\tau) = \frac{C_{xy}}{C_{xx}(0)C_{yy}(0)} = \frac{C_{xy}}{s_x s_y},$$

donde s_x y s_y son las varianzas de las variables x e y , respectivamente.

2107 *Kundu (1976b) define la función de correlación cruzada desfasada entre
2108 dos series de velocidad en las profundidades 1 y 2 como*

$$\rho_\tau = \frac{\overline{u'_1(t)u'_2(t-\tau)}}{\left[\overline{u'_1(t)^2} \overline{u'_2(t)^2}\right]^{1/2}},$$

2109 *donde las primas' indican anomalías. Esta función fue utilizada para
2110 estudiar la propagación vertical de ondas inercio-gravitatorias y la ve-
2111 locidad de fase de estas ondas $c = \Delta_{12}/\tau$. Kundu (1976a) introduce el
2112 coeficiente de correlación complejo*

$$\rho = \frac{\overline{w_1^*(t)w_2(t)}}{\left[\overline{w_1^*(t)w_1^*(t)} \overline{w_2^*(t)w_2(t)}\right]^{1/2}},$$

2113 *donde $w = u + iv$, los asteriscos * indican complejo conjugados, y los
2114 subíndices 1 y 2 se refieren a dos estaciones de medida. La cantidad
2115 ρ es un número complejo cuya magnitud (≤ 1) nos da una medida de
2116 correlación promedio y cuyo ángulo de fase da el angulo promedio, me-
2117 dido en el sentido contrario a las agujas del reloj, del segundo vector
2118 con respecto del primero. Por ejemplo, un ángulo de fase negativo en-
2119 tre las profundidades 50 y 100 m implica que la señal llega primero a
2120 $z = -100$ m y luego a $z = -50$ m, es decir, podría tratarse de una onda
2121 interna cuyas fases se propagan hacia arriba.*2122 $\{(3)\ Espectro\ cruzado\}$ 2123 *Con análisis de espectros cruzados pretendemos comprender la relación
2124 entre dos series temporales en función de la frecuencia. Por ejemplo,
2125 observamos en dos localizaciones espectros con picos en las mismas fre-
2126 cuencias y queremos saber si dichos armónicos están relacionados.*

2127 Supongamos dos series de Fourier $x(t)$ e $y(t)$

$$x(t) = \bar{x} + \sum_{p=1}^{N/2} A_{xp} \cos(\omega_p t_n) + B_{xp} \sin(\omega_p t_n),$$

$$y(t) = \bar{y} + \sum_{p=1}^{N/2} A_{yp} \cos(\omega_p t_n) + B_{yp} \sin(\omega_p t_n).$$

2128 Utilizando las condiciones ortogonalidad entre las funciones sinusoidales
2129 y cosinusoidal, la covarianza entre las variables x e y es

$$\overline{x'y'} = \sum_{p=1}^{N/2} \frac{1}{2} (A_{xp} A_{yp} + B_{xp} B_{yp}) = \sum_{p=1}^{N/2} Co(p),$$

2131 donde $Co(p)$ es el co-espectro de x e y .

2132 Supongamos dos series de Fourier $x(t)$ e $y(t)$ definidas en la forma com-
2133 pleja (el asterisco ha sido eliminado en esta notación)

$$x(t) = \bar{x} + \sum_{p=1}^{N/2} C_{xp} e^{i\omega_p t_n} = \bar{x} + \sum_{p=1}^{N/2} \frac{1}{2} (A_{xp} - iB_{xp}) e^{i\omega_p t_n} = \bar{x} + \sum_{p=1}^{N/2} F_x(p)$$

$$y(t) = \bar{y} + \sum_{p=1}^{N/2} C_{yp} e^{i\omega_p t_n} = \bar{y} + \sum_{p=1}^{N/2} \frac{1}{2} (A_{yp} - iB_{yp}) e^{i\omega_p t_n} = \bar{y} + \sum_{p=1}^{N/2} F_y(p).$$

2135 Si ahora calculamos las varianzas

$$\overline{x'^2} = \sum_{p=-N/2}^{N/2} F_{xx}(p),$$

2136 donde

$$F_{xx}(p) = 2 \frac{1}{2} (A_{xp} - iB_{xp}) e^{i\omega_p t_n} \frac{1}{2} (A_{xp} + iB_{xp}) e^{-i\omega_p t_n} = 2F_x(p)F_x^*(p) = |C_{xp}|^2,$$

2137 y el asterisco indica complejo conjugado. Para la variable y de igual
2138 forma obtenemos:

$$\overline{y'^2} = \sum_{p=-N/2}^{N/2} F_{yy}(p); \quad F_{yy}(p) = 2F_y(p)F_y^*(p) = |C_{yp}|^2$$

2139 De las expresiones anteriores se deduce que covarianza se puede calcular
2140 en el espacio espectral como

$$\overline{x'y'} = Re \left[\sum_{p=-N/2}^{N/2} F_{xy}(p) \right],$$

2141 donde

$$F_{xy}(p) = 2 \frac{1}{2} (A_{xp} - iB_{xp}) e^{i\omega_p t_n} \frac{1}{2} (A_{yp} + iB_{yp}) e^{-i\omega_p t_n} = 2F_x(p)F_y^*(p) = |C_{xp}||C_{yp}|e^{i(\theta_{xp}-\theta_{yp})}.$$

²¹⁴² *El factor $e^{i(\theta_{xp}-\theta_{yp})}$ aparece para considerar que ambas series periódicas*
²¹⁴³ *no están en fase.*

²¹⁴⁴ *{(4) Espectro cruzado complejo}*

²¹⁴⁵ *Si escribimos $F_{xy}(p)$ en términos de los coeficientes de Fourier reales*

$$\begin{aligned} F_x(p)F_y^*(p) &= \frac{1}{2} (A_{xp} - iB_{xp}) e^{i\omega_p t_n} \frac{1}{2} (A_{yp} + iB_{yp}) e^{-i\omega_p t_n} = \\ &= \frac{1}{4} [A_{xp}A_{yp} + B_{xp}B_{yp} + i(A_{xp}B_{yp} - A_{yp}B_{xp})] . \end{aligned}$$

²¹⁴⁷ *Para el caso de series $x(t)$ e $y(t)$ reales sabemos que las frecuencias*
²¹⁴⁸ *negativas son los complejos conjugados de las frecuencias positivas y*
²¹⁴⁹ *entonces*

$$A_k = A_{-k} \quad y \quad B_k = B_{-k},$$

²¹⁵⁰ *y*

$$F_x(p)F_y^*(p) = F_x(-p)F_y^*(-p),$$

²¹⁵¹ *y como conclusión*

$$F_{xy}(p) + F_{xy}(-p) = \frac{1}{2} [A_{xp}A_{yp} + B_{xp}B_{yp} + i(A_{xp}B_{yp} - A_{yp}B_{xp})],$$

²¹⁵² *que es espectro cruzado de x e y para el armónico p . De esta expresión*
²¹⁵³ *encontramos que*

$$F_{xy}(p) + F_{xy}(-p) = 2F_{xy}(p) = Co(p) + iQ(p),$$

²¹⁵⁴ *donde $Co(p) = \frac{1}{2}(A_{xp}A_{yp} + B_{xp}B_{yp})$ es el co-espectro del armónico p y*
²¹⁵⁵ *$Q(p) = \frac{1}{2}(A_{xp}B_{yp} - A_{yp}B_{xp})$ es el espectro de cuadratura del armónico*
²¹⁵⁶ *k .*

²¹⁵⁷ *En notación compleja el espectro cruzado*

$$F_{xy}(p) = C_{xp}C_{yp}e^{i(\theta_{xp}-\theta_{yp})} = C_{xp}C_{yp} (\cos(\theta_{xp} - \theta_{yp}) + i\sin(\theta_{xp} - \theta_{yp})).$$

²¹⁵⁸ $\theta_{xp} = \theta_{yp}$ *entonces $F_{xy}(p)$ es real*

$$\theta_{xp} \neq \theta_{yp} = \pm \frac{\pi}{2} \quad \text{entonces } F_{xy}(p) \text{ es complejo}$$

²¹⁵⁹ *Entonces el co-espectro (la parte real del espectro cruzado) está en fase*
²¹⁶⁰ *con la señal y el espectro de cuadratura está totalmente desfasado.*

²¹⁶¹ *{(5) Espectro de coherencia}*

²¹⁶² *Para una única componente p , el espectro de coherencia al cuadrado*
²¹⁶³ *entre dos series x e y se define*

$$Coh^2(p) = \frac{|F_{xy}(p)|^2}{F_{xx}F_{yy}} = \frac{|C_{xp}C_{yp}|^2}{C_{xp}^2C_{yp}^2},$$

2164 donde $|Coh^2(p)|^{1/2}$ es su magnitud y $\phi_{xy}(p)$ es el ángulo de desfase entre las dos componentes p de x e y .

2165 2166 2167 2168 2169 El espectro de coherencia al cuadrado nos indica el grado de correlación existente entre dos señales. Dos señales están altamente correlacionadas si la magnitud del espectro de coherencia al cuadrado es $\simeq 1$ y su fase es $\phi_{xy}(p) \simeq 0$.

2170 6 *Métodos de filtrado y suavizado*

2171 6.1 Convolución y funciones respuesta (ventanas espectrales)

2172 2173 La convolución de dos funciones $f(t)$ y $g(t)$ sobre un registro finito $[0, T]$ se define como

$$[f * g](t) = \frac{1}{T} \int_0^T f(\tau)g(t - \tau)d\tau.$$

2174 O también se puede expresar sobre un registro infinito como

$$[f * g](t) = \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau)g(t - \tau)d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} g(\tau)f(t - \tau)d\tau.$$

2175 La convolución satisface las siguientes propiedades

$$f * g = g * f$$

$$f * (g * h) = (f * g) * h$$

$$f * (g + h) = (f * g) + (f * h)$$

2176 Ahora retomemos las definiciones de serie de Fourier y la transformada de Fourier:

$$y \quad f(t) = F^{-1}[F(\omega)](t) = \sum_{p=-\infty}^{\infty} F(\omega_p)e^{i\omega_p t}; \quad \text{serie de Fourier}$$

$$y \quad F(\omega_p) = C_p^* = \frac{1}{T} \int_0^T f(t)e^{-i\omega_p t}dt; \quad \text{Transformada de Fourier}$$

También se pueden escribir alternativamente en forma integral (continua) como:

$$y \quad f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega)e^{i\omega t}d\omega,$$

$$y \quad F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-i\omega t}dt$$

2180 Vamos ahora a deducir el teorema de la convolución. Para ello vamos a
 2181 partir de la definición de convolución:

$$\begin{aligned} f * g &= \frac{1}{T} \int_0^T f(\tau)g(t-\tau)d\tau = \frac{1}{T} \int_0^T f(\tau) \sum_{p=-\infty}^{\infty} G(\omega_p)e^{i\omega_p(t-\tau)}d\tau = \\ 2182 &= \sum_{p=-\infty}^{\infty} G(\omega_p) \left[\frac{1}{T} \int_0^T f(\tau)e^{-i\omega_p\tau}d\tau \right] e^{i\omega_p t} = \sum_{p=-\infty}^{\infty} G(\omega_p)F(\omega_p)e^{i\omega_p t} = F^{-1}[G(\omega)F(\omega)](t). \end{aligned}$$

2183 Si aplicamos transformada de Fourier a ambos lados del igual obten-
 2184 emos:

$$F(f * g) = G(\omega_p)F(\omega_p) = F[g(t)]F[f(t)],$$

2185 es decir, la transformada de Fourier de la convolución de f y g es equiv-
 2186 alente a multiplicar en el espacio espectral las transformadas de Fourier
 2187 de las funciones individuales. La correlación cruzada desfasada de $f(t)$
 2188 y $g(t)$ en forma integral se puede definir como

$$C_{fg}(\tau) = \frac{1}{T} \int_0^T f(\tau)g(t+\tau)d\tau = F^{-1}[G(\omega)F(-\omega)](t) = F^{-1}[G(\omega)F^*(\omega)](t),$$

2189 es decir, si multiplicamos la transformada de Fourier de una función
 2190 por el complejo conjugado de la transformada de Fourier de otra función
 2191 es equivalente a la transformada de Fourier de la correlación cruzada
 2192 desfasada entre ellas. Este se le conoce por el teorema de correlación.
 2193 Para el caso particular que sea la misma función $g(t)$ la que se corre-
 2194 ciona, entonces:

$$F[C_{gg}(\tau)] = G(\omega)G^*(\omega) = |G(\omega)|^2,$$

2195 es decir, la transformada de Fourier de la autocorrelación es igual al
 2196 espectro de potencia de la función $g(t)$. Este se denomina el teorema de
 2197 Weiner-Khinchin.

2198 El concepto de convolución es útil en el filtrado de señales periódicas.
 2199 En general vamos a convolucionar nuestra señal $f(t)$ con la denominada
 2200 función respuesta $r(t)$. La función $r(t)$ es típicamente una función pico
 2201 que cae a cero en ambas direcciones desde el máximo (o pico).

2202
 2203 Puesto que la función respuesta es mas ancha que algunas estructuras
 2204 de pequeña escala de nuestra señal original, estas serán suavizadas tras
 2205 realizar la convolución. \ \ {\NOTA:} Por el teorema de convolución fil-
 2206 trar en el dominio temporal convolucionando es equivalente a multiplicar
 2207 la transformada de Fourier de la señal con la transformada de Fourier
 2208 de la función respuesta.

2209 Las ventanas mas comunes para suavizar señales son las de \ \ (1)
 2210 'Boxcar'

$$r(t) = \begin{cases} 1 & \text{if } 0 \leq t \leq T \\ 0 & \text{if } t > T \end{cases}$$

2211

2212 *La transformada de Fourier es la función {sinc}*

$$R(\omega) = \text{sinc} = \frac{\sin\left(\frac{\omega T}{2}\right)}{\frac{\omega T}{2}}.$$

2213

2214 *Esta función respuesta tiende a cero cuando $\omega T/2$ se acerca a cero, es*
 2215 *dicho, para $\omega T = 2n\pi$; para $n = 1, 2, 3, \dots$. Esta no es una ventana*
 2216 *o función respuesta recomendable debido a los lóbulos de menor ampli-*
 2217 *tud alrededor del pico. En general respuestas tipo ondas sinusoidales o*
 2218 *cosinusoidales amortiguadas a ambos lados del pico no son deseables.*

2219 *{}(2) Hanning*

$$r(t) = \begin{cases} \frac{1}{2} \left(1 - \cos\frac{2\pi t}{T}\right) & \text{if } -T/2 \leq t \leq T/2 \\ 0 & \text{if contrario} \end{cases}$$

2220 *(3) Hamming*

$$r(t) = \begin{cases} (0.54 + 0.46\cos(\frac{\pi t}{T})) & \text{if } -T/2 \leq t \leq T/2 \\ 0 & \text{if contrario} \end{cases}$$

2221

2222 *Es evidente que este tipo de filtro es un suavizado o filtro pasa bajo. Sin*
 2223 *embargo, siempre podemos recuperar facilmente la señal de alta frecuen-*
 2224 *cia (filtro pasa altas) restando a la señal original la serie suavizada con*
 2225 *convolución.*

2226 *Imaginemos que tenemos una serie temporal $u(t)$ con un paso temporal*
 2227 *de $dt = 1$ h. Entonces, para suavizar $u(t)$ de tal forma que se eliminen*
 2228 *las señales con periodos menores de $T = 48$ h, es decir, un filtro pasa*
 2229 *baja con frecuencia de corte $1/48$ h $^{-1}$ debemos convolucionar $u(t)$ con*
 2230 *una función de respuesta $r(t)$ o ventana. En este ejemplo {Matlab} se*
 2231 *muestra como programar un suavizado*

Matlab:

```
%Crea función respuesta r(t) o ventana "espectral"
T=48; p1=hanning(48);
r1=p1./sum(p1); %Normaliza (0,1)
p2=hamming(48);
r2=p2./sum(p2); %Normaliza (0,1)
%Convolución u(t) y r(t)
%'same' mantiene las dimensiones de la serie filtrada
us1=conv(u,r1,'same');
us2=conv(u,r2,'same');
```

2232 *Ya hemos visto que podemos suavizar una señal simplemente con la*
 2233 *convolución en el dominio temporal de la señal con una ventana o fun-*
 2234 *ción respuesta (Boxcar, Hanning, Hamming, etc.). Suavizar una señal*

2235 *es comparable a un filtro de pasa baja, es decir, un filtro que solamente
 2236 deja pasar las frecuencias bajas y elimina (pone a cero) las altas fre-
 2237 cuencias. De forma ideal los filtros en el dominio frecuencial los repre-
 2238 sentamos como:* |

2239 (1) *Pasa baja (filtrá las altas frecuencias),*

$$|R(\omega)| = \begin{cases} 1 & \text{si } |\omega| \leq \omega_c \\ 0 & \text{si } \omega_c \leq \omega \end{cases}$$

2240 |
 2241 (2) *Pasa banda (filtrá las frecuencias fuera de la banda)*

$$|R(\omega)| = \begin{cases} 1 & \text{si } \omega_{c1} \leq |\omega| \leq \omega_{c2} \\ 0 & \text{(lo contrario)} \end{cases}$$

2242 |
 2243 (3) *Pasa alta (filtrá las bajas frecuencias)*

$$|R(\omega)| = \begin{cases} 0 & \text{si } |\omega| \leq \omega_c \\ 1 & \text{si } \omega_c \leq \omega \end{cases}$$

2245 6.2 Promedio corrido

2246 *Veamos primero un ejemplo sencillo de filtrado paso bajo con un prome-
 2247 dio corrido de dos puntos. Este sería el caso de filtrar utilizando la
 2248 función {smooth.m} de Matlab. Para dos puntos sería >> f_suavizada =
 2249 smooth(f, 2);. | Promedio corrido con dos puntos es simplemente el
 2250 valor promedio*

$$y(n) = \frac{s(n) + s(n-1)}{2},$$

2251 *donde s(n) es una señal periódica, s(-1) = s(N), N ≥ 2. La función
 2252 y(n) es una versión suavizada con altas frecuencias eliminadas y bajas
 2253 frecuencias mantenidas. Para ver esto definimos s(n) = sen(2πfn/N),
 2254 y entonces*

$$\begin{aligned} y(n) &= \frac{1}{2}s(n) + \frac{1}{2}s(n-1) = \frac{1}{2}\text{sen}(2\pi fn/N) + \frac{1}{2}\text{sen}(2\pi f(n-1)/N) = \\ &= \frac{1}{2}\text{sen}(2\pi fn/N) + \frac{1}{2}[\text{sen}(2\pi fn/N)\cos(2\pi f/N) - \cos(2\pi fn/N)\text{sen}(2\pi f/N)] = \\ &= \frac{1}{2}[1 + \cos(2\pi f/N)]\text{sen}(2\pi fn/N) - \frac{1}{2}\cos(2\pi fn/N)\text{sen}(2\pi f/N) = \\ &= A_1\text{sen}(2\pi fn/N) - A_2\cos(2\pi fn/N), \end{aligned}$$

2255 *donde*

$$A_1 = \frac{1}{2}[1 + \cos(2\pi f/N)]; \quad A_2 = \text{sen}(2\pi f/N).$$

2259 *Para bajas frecuencias, es decir, f ~ 0 se cumple que A₁ ~ 1 y A₂ ~ 0 y
 2260 entonces*

$$y(n) \sim \text{sen}(2\pi fn/N) = s(n)$$

2261 *y las bajas frecuencias son prácticamente mantenidas. Por el contrario*
 2262 *para altas frecuencias, es decir, $f \sim N/2$, $A_1 \sim 0$, $A_2 \sim 0$, y entonces*
 2263 *y(n) ~ 0 y consecuentemente las altas frecuencias son prácticamente*
 2264 *eliminadas.*

2265 *La fórmula general para el promedio corrido es*

$$y(n) = \frac{1}{M} \sum_{p=-(M-1)/2}^{(M-1)/2} s(n+p),$$

2266 *donde $y()$ es el valor de la serie filtrada y $s()$ es la serie original sin fil-
 2267 trar, M es el número de puntos usados en el promedio. Por ejemplo, en
 2268 un promedio corrido de 5 puntos, el valor en el punto 30 será*

$$y(30) = \frac{s(28) + s(29) + s(30) + s(31) + s(32)}{5}.$$

2269 *Es evidente que este tipo de filtro es un suavizado o filtro pasa bajo.
 2270 Sin embargo, podemos recuperar facilmente la señal de alta frecuencia
 2271 restando a la señal original la serie filtrada.*

Matlab:

```
%Suavizado/filtrado con ventana corrida (moving average)
us3=[];
Ws=48;
for n=Ws:length(u)
  us3_Hamming(n)=sum(u(n-Ws+1:n).*hamming(Ws))/Ws;
  us3_Hanning(n)=sum(u(n-Ws+1:n).*hanning(Ws))/Ws;
end
```

2272 6.3 Filtros generales coseno

2273 *Supongamos un simple filtro simétrico obtenido como la convolución
 2274 entre una función de pesos $r(t)$ y la señal $x(t)$*

$$y_n = \sum_{p=-\infty}^{\infty} r_p x_{n-p} \text{ donde } r_p = r_{-p},$$

2275 *son pesos elegidos adecuadamente. El efecto de filtrado se observa
 2276 mejor en el dominio frecuencial. Queremos calcular la transformada de
 2277 Fourier de una serie temporal $f(t)$, la cual ha sido desfasada un tiempo
 2278 $\Delta t = a$:*

$$f(t \pm a) = \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega) e^{i\omega(t \pm a)} d\omega = \int_{-\infty}^{\infty} [F(\omega) e^{i\omega t}] e^{\pm i\omega a} d\omega$$

2279 *De esta expresión deducimos que la transformada de Fourier de una se-
 2280 rie desfasada por un intervalo de tiempo Δt es igual a la transformada
 2281 de Fourier de la serie no desfasada multiplicada por un factor*

$$e^{\pm i\omega \Delta t}.$$

2282 Usando este resultado, la transformada de Fourier de y_n se puede es-
 2283 cribir como

$$Y(\omega) = F[y_n] = \sum_{p=-\infty}^{\infty} r_p e^{-i\omega_p \Delta t} X(\omega),$$

2284 donde $X(\omega)$ y $Y(\omega)$ son la transformada de Fourier de $y(t)$ y $x(t)$, y la
 2285 función respuesta en el dominio frecuencial es

$$R(\omega) = \frac{Y(\omega)}{X(\omega)} = \sum_{p=-\infty}^{\infty} r_p e^{-i\omega_p \Delta t}.$$

2286 {}Puesto que $r_p = r_{-p}$ y

$$\cos(x) = \frac{e^{ix} + e^{-ix}}{2},$$

2287 podemos escribir la función respuesta del filtrado deseado como

$$\begin{aligned} R(\omega) &= \sum_{p=-\infty}^{\infty} r_p e^{-i\omega_p \Delta t} = r_0 + \sum_{p=1}^{\infty} r_p e^{i\omega_p \Delta t} + \sum_{p=1}^{\infty} r_{-p} e^{-i\omega_p \Delta t} = r_0 + \sum_{p=1}^{\infty} r_p [e^{i\omega_p \Delta t} + e^{-i\omega_p \Delta t}] = \\ &= r_0 + 2 \sum_{p=1}^{\infty} r_p \left[\frac{e^{i\omega_p \Delta t} + e^{-i\omega_p \Delta t}}{2} \right] = r_0 + 2 \sum_{p=1}^{\infty} r_p \cos(\omega_p \Delta t) \end{aligned}$$

2289 En general los pesos r_p se van a calcular utilizando la siguiente expre-
 2290 sión:

$$r_p = \frac{1}{\omega_N} \int_0^{\omega_N} R(\omega_p) \cos(\omega_p \Delta t) d\omega$$

2291 Por ejemplo para un filtro pasa bajo $R(\omega) = 1$ para $0 < |\omega_p| \leq \omega_c$ y la
 2292 integral para calcular los pesos queda

$$\begin{aligned} r_p &= \frac{1}{\omega_N} \int_0^{\omega_c} R(\omega_p) \cos(\omega_p \Delta t) d\omega = \frac{\omega_c}{\omega_N} \frac{\sin(\omega_c p \Delta t)}{\omega_c p \Delta t} = \frac{1}{\omega_N} \frac{\sin(\pi p \omega_c / \omega_N)}{\pi p / \omega_N} = \\ &= \frac{\sin(\pi p \omega_c / \omega_N)}{\pi p} \quad p = 1, 2, \dots, N \end{aligned}$$

2294 Para $p = 0$ entonces

$$r_0 = \frac{1}{\omega_N} \int_0^{\omega_c} R(\omega_p) \cos(\omega_p \Delta t) d\omega = \frac{1}{\omega_N} \int_0^{\omega_c} d\omega = \frac{\omega_c}{\omega_N}.$$

2295 Y la función respuesta es

$$R(\omega) = \frac{\omega_c}{\omega_N} + 2 \sum_{p=1}^{\infty} \frac{\sin(\pi p \omega_c / \omega_N)}{\pi p} \cos(\pi p \omega / \omega_N)$$

2296 *Veamos que forma tiene este filtro en el dominio frecuencial, asumiendo
 2297 un número finito de N coeficientes de Fourier, i.e., $p = 1, 2, \dots, N$,
 2298 frecuencia de Nyquist $f_N = 1$ y frecuencia de corte $f_c = 1$:*

2299 *En la figura observamos oscilaciones con longitud de onda*

$$\lambda = \frac{4f_N}{2N+1},$$

2301 *Esta longitud de onda coincide con el ancho de banda de transición del
 2302 filtro, es decir, del pico hasta la base indicado en la figura por las líneas
 2303 rojas. Para filtrar únicamente debemos: \ (i) multiplicar la respuesta
 2304 espectral $R(f)$ por la transformada de Fourier de la señal y regresar con
 2305 la transformada inversa*

$$x(t)[\text{filtrado}] = F^{-1}[R(f)X(f)],$$

2306 \ (ii) convolucionar la respuesta en el dominio temporal $r(t)$ por la serie
 2307 temporal.

$$x(t)[\text{filtrado}] = [r(t) * x](t).$$

2308 \ \{} Si queremos un filtro pasa alta, usamos $r_p(\text{pasa alto}) = 1 - r_p$. Y la
 2309 función respuesta sería

$$R(\omega)[\text{pasa alto}] = 1 - R(\omega) = 1 - \frac{\omega_c}{\omega_N} - 2 \sum_{p=1}^{\infty} \frac{\sin(\pi p \omega_c / \omega_N)}{\pi p} \cos(\pi p \omega / \omega_N)$$

2310 \ Veamos ahora de nuevo el promedio corrido pero esta vez usando el
 2311 método de Fourier. De nuevo decir que el promedio corrido reemplaza
 2312 el valor central de la ventana por el promedio de los valores que rodean
 2313 a ese punto. Para este ejemplo los pesos son siempre iguales $r_p = 1/T$
 2314 para el intervalo $-N < p < N$, donde $T = 1/(2N+1)$ es el tamaño de
 2315 la ventana ‘boxcar’. De esta forma \

$$T = 2N + 1 = 3 \quad R(\omega) = \frac{1}{3} + \frac{2}{3} \cos(\omega \Delta t) \quad 0 < \omega < \pi / \Delta t$$

$$T = 2N + 1 = 5 \quad R(\omega) = \frac{1}{5} + \frac{2}{5} \cos(\omega \Delta t) + \frac{2}{5} \cos(2\omega \Delta t) \quad 0 < \omega < \pi / \Delta t$$

$$T = 2N + 1 = 7 \quad R(\omega) = \frac{1}{7} + \frac{2}{7} \cos(\omega \Delta t) + \frac{2}{7} \cos(2\omega \Delta t) + \frac{2}{7} \cos(3\omega \Delta t) \quad 0 < \omega < \pi / \Delta t$$

2316
 2317 *Como volvemos a observar, las transformadas de Fourier de funciones
 2318 de peso cuadradas (‘boxcar’) no son adecuadas debido a las oscilaciones
 2319 o lóbulos menores.*

2320 6.4 Filtro Lanczos pasabajo

2321 *Sea $R(f)$ la función respuesta de un filtro pasa baja, en donde f corre-*
 2322 *sponde a la frecuencia en ciclos por unidad de tiempo, f_N es la frecuen-*
 2323 *cia de Nyquist, y f_c es la frecuencia de corte.*

2324
 2325 *Lanczos se dio cuenta que las oscilaciones de los filtros cosinusoidales*
 2326 *con longitud de onda $\lambda(f) = 4f_N/2N + 1$ podían ser reducidas si se*
 2327 *realiza un suavizado de la función respuesta $H(f)$. Para ello realizó un*
 2328 *promedio corrido de tamaño igual a la longitud de onda de las oscila-*
 2329 *ciones, es decir, λ . Esto se puede escribir como*

$$\widetilde{R}(f) = \frac{1}{\lambda(f)} \int_{f-\lambda/2}^{f+\lambda/2} R(f) df,$$

2330 *donde ya hemos visto que*

$$R(f) = \frac{f_c}{f_N} + 2 \sum_{p=1}^N r_p \cos(\pi p f / f_N).$$

2331 *Un filtro de media corrida no tiene efecto en el promedio, entonces*

$$\begin{aligned} \widetilde{R}(f) &= \frac{f_c}{f_N} + \frac{1}{\lambda} \int_{f-\lambda/2}^{f+\lambda/2} 2 \sum_{p=1}^N r_p \cos(\pi p f / f_N) df = \\ &= \frac{f_c}{f_N} + \frac{2}{\lambda} \sum_{p=1}^N r_p \left[\frac{1}{\pi p / f_N} \sin\left(\frac{\pi p f}{f_N}\right) \right]_{f-\lambda/2}^{f+\lambda/2} = \\ &= \frac{f_c}{f_N} + \frac{2}{\lambda} \sum_{p=1}^N r_p \frac{f_N}{\pi p} \left[\sin\left(\frac{\pi p(f + \lambda/2)}{f_N}\right) - \sin\left(\frac{\pi p(f - \lambda/2)}{f_N}\right) \right] = \\ &= \frac{f_c}{f_N} + \frac{2}{\lambda} \sum_{p=1}^N r_p \frac{f_N}{\pi p} \left[2 \cos\left(\frac{\pi p f}{f_N}\right) \sin\left(\frac{\lambda \pi p}{2f_N}\right) \right] = \frac{f_c}{f_N} + \frac{2}{\lambda} \sum_{p=1}^N r_p \frac{f_N}{\pi p} \left[2 \cos\left(\frac{\pi p f}{f_N}\right) \sin\left(\frac{2\pi p}{2N+1}\right) \right] = \\ &= \frac{f_c}{f_N} + \frac{2(2N+1)}{4f_N} \sum_{p=1}^N r_p \frac{f_N}{\pi p} \left[2 \cos\left(\frac{\pi p f}{f_N}\right) \sin\left(\frac{2\pi p}{2N+1}\right) \right] = \\ &= \frac{f_c}{f_N} + 2 \sum_{p=1}^N r_p \frac{2N+1}{2\pi p} \left[\cos\left(\frac{\pi p f}{f_N}\right) \sin\left(\frac{2\pi p}{2N+1}\right) \right] = \\ &= \frac{f_c}{f_N} + 2 \sum_{p=1}^N r_p \frac{1}{\frac{2\pi p}{2N+1}} \left[\cos\left(\frac{\pi p f}{f_N}\right) \sin\left(\frac{2\pi p}{2N+1}\right) \right] = \frac{f_c}{f_N} + 2 \sum_{p=1}^N r_p \sigma_p \cos\left(\frac{\pi p f}{f_N}\right), \end{aligned}$$

2338 *donde*

$$\sigma_p = \frac{\sin\left(\frac{2\pi p}{2N+1}\right)}{\frac{2\pi p}{2N+1}} = \text{sinc}\left(\frac{2\pi p}{2N+1}\right),$$

2339 es una función $\{sinc\}$ como la respuesta espectral de un filtro rectangular
 2340 o ‘boxcar’. A este factor de suavizado se le suele llamar peso sigma.

2341

2342 En la figura se observa que la frecuencia de corte es la la frecuencia que
 2343 corta el 50% de la magnitud de la respuesta. La frecuencia efectiva es
 2344 $f = f_c + \lambda/2$.

MATLAB:

Programa para crear el filtro de Lanczos (Autor: Dr. Modesto Ortiz)

```
N=10; %tamaño filtro
p=1:N; %índices de tiempo
fc=0.5; %frecuencia de corte a 0.5
fn=1.0; %frecuencia de Nyquist
f=-fn:0.01:fn; %generamos vector de frecuencias (positivas y negativas)
k=length(f); %dimension vector frecuencias
%funcion pesos o respuesta en el dominio temporal
rp=sin(pi*p*fc/fn)./(pi*p);
%calculamos el factor sigma de suavizado (factores lanczos)
sigma=sin(2*pi*p/(2*N+1))./(2*pi*p/(2*N+1));
%Calculamos la función respuesta de un filtro general en el %dominio espectral
R=[];
for m=1:k; %recorremos todas las frecuencias
R(m) = fc/fn +
2*sum(rp.*sigma.*cos(p*pi*f(m)/fn));
end
lambda=4*fn/(2*N+1);
y0=[-0.2:0.1:1.2];x0=0.4*ones(1,length([-0.2:0.1:1.2]));
y1=[-0.2:0.1:1.2];x1=0.4+lambda*ones(1,length([-0.2:0.1:1.2]));
%Graficamos
f1=figure;
plot(f,R,'b');
hold on;
plot(x0,y0,'r-');
hold on;
plot(x1,y1,'r-');
grid on;
xlabel('f(ciclos/tiempo)', 'fontsize', 18);
ylabel('R(f)', 'fontsize', 18);
set(gca, 'fontsize', 18);
axis([-1 1 -0.2 1.2]);
```

2345

6.5 Filtro Lanczos pasabanda

2346 En el dominio de las frecuencias, el filtro de pasa-banda se obtiene con
 2347 volucionando el filtro pasa-bajas con la transformada de Fourier de la

2348 función coseno:

$$\widetilde{R}_b(f) = \widetilde{R}(f) * [\delta(f - f_o) + \delta(f + f_0)] ,$$

2349 donde * significa convolución,

$$\begin{aligned} F[\cos(2\pi f_0 x)](f) &= \int_{-\infty}^{\infty} e^{-2\pi i f x} \cos(2\pi f_0 x) dx = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-2\pi i f x} \left(\frac{e^{2\pi i f_0 x} + e^{-2\pi i f_0 x}}{2} \right) dx = \\ &= \frac{1}{2} \int_{-\infty}^{\infty} [e^{-2\pi i (f-f_0)x} + e^{-2\pi i (f+f_0)x}] dx \\ &= \frac{1}{2} [\delta(f - f_0) + \delta(f + f_0)] , \end{aligned}$$

2350 y la delta de dirac se define como

$$\delta(x) = F[1](f \pm f_0) = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-2\pi i (f \pm f_0)x} dx$$

2353 Vemos que la transformada de Fourier del coseno se ha multiplicado
2354 por un factor de 2 para que la respuesta del filtro sea unitaria (normal-
2355 ización). El resultado de la convolución es

$$\begin{aligned} \widetilde{R}_b(f) &= \widetilde{R}(f) * [\delta(f - f_o) + \delta(f + f_0)] = \widetilde{R}(f - f_0) + \widetilde{R}(f + f_0) = \\ &= \frac{f_c}{f_N} + 2 \sum_{p=1}^N r_p \sigma_p \cos \left(\frac{\pi p (f - f_0)}{f_N} \right) + \frac{f_c}{f_N} + 2 \sum_{p=1}^N r_p \sigma_p \cos \left(\frac{\pi p (f + f_0)}{f_N} \right) = \\ &= 2 \frac{f_c}{f_N} + 2 \sum_{p=1}^N r_p \sigma_p \left[\cos \left(\frac{\pi p f}{f_N} - \frac{\pi p f_0}{f_N} \right) + \cos \left(\frac{\pi p f}{f_N} + \frac{\pi p f_0}{f_N} \right) \right] = \\ &= 2 \frac{f_c}{f_N} + 2 \sum_{p=1}^N r_p \sigma_p \left[2 \cos \left(\frac{\pi p f}{f_N} \right) \cos \left(\frac{\pi p f_0}{f_N} \right) \right] = \\ &= 2 \frac{f_c}{f_N} + 4 \sum_{p=1}^N r_p \sigma_p \left[\cos \left(\frac{\pi p f}{f_N} \right) \cos \left(\frac{\pi p f_0}{f_N} \right) \right] \end{aligned}$$

2359

MATLAB:

Programa para crear el filtro de Lanczos pasa-banda (Autor: Dr. Modesto Ortiz)

```

N=10; %tamaño filtro
p=1:N; %índices de tiempo
fc=0.2; %frecuencia de corte a 0.5
f0=0.2; %frecuencia central del filtro
fn=1.0; %frecuencia de Nyquist
f=-fn:0.01:fn; %generamos vector de frecuencias (positivas y negativas)
k=length(f); %dimension vector frecuencias
%función pesos o respuesta en el dominio temporal
rp=sin(pi*p*fc/fn)./(pi*p);
%calculamos el factor sigma de suavizado (factores lanczos)
sigma=sin(2*pi*p/(2*N+1))./(2*pi*p/(2*N+1));
%dominio espectral
R=[];
for m=1:k; R(m) = 2*fc/fn + 4*sum(rp.*sigma.*cos(p*pi*f0/fn).*cos(p*pi*f(m)/fn)); end
lambda=4*fn/(2*N+1);
y0=[-0.2:0.1:1.2];x0=0.4*ones(1,length([-0.2:0.1:1.2]));
y1=[-0.2:0.1:1.2];x1=0.4+lambda*ones(1,length([-0.2:0.1:1.2]));
%Graficamos
f1=figure;
plot(f,R,'b');
hold on;
plot(x0,y0,'r-');
hold on;
plot(x1,y1,'r-');
grid on;
xlabel('f(ciclos/tiempo)', 'fontsize', 18);
ylabel('R(f)', 'fontsize', 18);
set(gca, 'fontsize', 18);
axis([-1 1 -0.2 1.2]);

```

2361 Para el filtro pasa bajas:

$$x(t)[\text{filtrado}] = [r_p \sigma_p * x](t),$$

2362 o

$$x(t)[\text{filtrado}] = F^{-1}[\widetilde{R}(f)X(f)].$$

2363 Para el filtro pasa-banda:

$$x(t)[\text{filtrado}] = [r_p \sigma_p \cos\left(\frac{\pi p f_0}{f_N}\right) * x](t),$$

2364 o

$$x(t)[\text{filtrado}] = F^{-1}[\widetilde{R}_b(f)X(f)].$$

²³⁶⁵ *Todo esto se puede programar facilmente en {Matlab} como se muestra
²³⁶⁶ en el siguiente:*

MATLAB:

Programa para calcular los coeficientes de Lanczos pasa-baja y pasa-banda (Autor: Dr. Modesto Ortiz)

function [h,Fh,Rh]=lnz_co(fo,fc,fn,N,df);

% INPUT:

% fo = frecuencia central del filtro

% fc = frecuencia de corte (al 50% de la señal)= medio ancho de banda del filtro.

% fn = frecuencia de Nyquist de los datos que se van a filtrar.

% df = 1/(N*dt) de los datos que vamos a filtrar

% N = longitud del filtro

% El número total de coeficientes es (N+1+N). Con esta definicion

% aseguramos que el número total de coeficientes sea impar. Esto significa

% que el filtro no cambia la fase de la señal filtrada.

²³⁶⁷ **% OUTPUT**

% h = coeficientes del filtro Lanczos en el dominio del tiempo

```

% Fh = vector de frecuencias
% Rh = respuesta en el dominio espectral
%*****
Fh=[]; Rh=[];
lambda = 4*fn/(2*N+1); % ancho de banda de transición
% este valor debe ser menor que 1
lambda/(2*fc)
p= -N : N;
rp=sin(pi*p*fc/fn)./(pi*p); %coeficientes de Fourier del pulso
cuadrado.
%esta operación da una división por cero pero
%no te asustes, se evalua con la función sinc.
%rp=(fc/fn)*sinc(p*fc/fn); % esta es la misma pero no da division
por cero
Sigma=sin(2*pi*p/(2*N+1))./(2*pi*p/(2*N+1)); %factores de
Lanczos, division por cero
%Sigma=sinc(2*p/(2*N+1)); % lo mismo pero sin division por cero
Co=fc/fn;
ind=find(p==0); % se encuentra el índice de la división por cero.
h=rp.*Sigma;
h(ind)=Co; % se suple el valor del coeficiente cero y ya tenemos
%*****
if abs(fo) > 0
banda=cos(2*pi*p*fo/(2*fn));
h=2*h.*banda; % coeficientes del filtro lanczos pasa banda centrado
en fo
end
%*****

```

```

% Por comodidad generamos la respuesta en frecuencia del filtro.
Fh=-fn:df:fn; Fh=Fh';
% for k=1:length(Fh);
% Rh(k)=sum( h.*cos( 2*pi*p*Fh(k)/(2*fn) ) );
% end;
%
xdum=length(Fh); ydum=length(p);
A = zeros(xdum,ydum);
dum=2*pi/(2*fn);
A = cos(dum*Fh*p);
M=length(h);
h=reshape(h,M,1);
Rh = A*h;%multiplicamos la matriz de cosenos por la señal (= a
suma comentada de arriba)

```

2368
2369

Y una vez tenemos los coeficientes solamente tenemos que convolucionar o multiplicar:

MATLAB:

Programa para filtrar con Lanczos en el dominio temporal (Autor: Dr. Modesto Ortiz)

```
% Función lnz_fi.m
%INPUT:
% z = serie de tiempo sin filtrar
% h = coeficientes del filtro
%OUTPUT
% zf = serie de tiempo filtrada
%*****
function [zf] = lnz_fi(z,h);
m = length(z);
zf = conv (z , h);
% se obtiene la serie filtrada convolucionando la serie original con los pesos o coeficientes del filtro.
zf = wkeep(zf,m); % esta rutina trunca los extremos de zf para que el número de datos de la serie filtrada sea igual al número de datos de la serie original. El objetivo de esto es poder graficar en un mismo eje de tiempo ambas series para poder observar la bondad del filtro.
```

2370 Aquí se muestra un ejemplo sintético del uso de las subrutinas presentadas.
 2371

MATLAB:

Ejemplo de filtrado con Lanczos (Autor: Dr. Modesto Ortiz)

```
dt=1; k=200; T=k*dt; df=1/(k*dt); t=(0:1:k-1)*dt; %eje de tiempo.
f1=0.005; f2=0.1; f3=0.25; % tres frecuencias
z=cos(2*pi*f1*t)+cos(2*pi*f2*t)+cos(2*pi*f3*t); %serie de tiempo sintética.
%filtramos pasa-banda para quedarnos con la frecuencia f2.
fo=f2; %frecuencia central del filtro
%Medio ancho de banda del filtro
fc=0.03;
fn=0.5; % frecuencia de Nyquist
N = 30; % recordemos que el número total de coeficientes será N+1+N.
[h, Fh, Rh]=lnz_co(fo,fc,fn,N,df);
zf = lnz_fi(z,h); %serie filtrada y lista.
```

2372

7 Temas selectos

2373

7.1 Análisis Armónico

2374

Se trata de un ajuste por mínimos cuadrados de una serie temporal dominada por armónicos específicos. Por ejemplo, en el caso del océano,

2375

2376 *es muy común encontrar en series temporales de temperatura, salinidad,*
 2377 *velocidad, etc.. señales de las mareas que no son nada mas que corri-*
 2378 *entes periódicas generadas por fuerzas astronómicas con una frecuencia*
 2379 *de oscilación determinada (24h, 12h, etc...). El método consiste en elejir*
 2380 *las frecuencias de los armónicos y usar mínimos cuadrados para ajustar-*
 2381 *los a la serie temporal. Supongamos M armónicos a ajustar*

$$y(t_n) = \overline{y(t)} + \sum_{q=1}^M C_q \cos(\omega_q t_n - \theta_q) + y_r(t_n),$$

2382 *donde $\overline{y(t)}$ es el promedio de la serie, y $y_r(t_n)$ es el residuo de la se-*
 2383 *rie temporal (donde hay el resto de armónicos presentes en la serie),*
 2384 $\omega_q = 2\pi q/N\Delta t$. En términos de las amplitudes A_q y B_q

$$y(t_n) = \overline{f(t)} + \sum_{q=1}^M [A_q \cos(\omega_q t_n) + B_q \sin(\omega_q t_n)] + y_r(t_n),$$

2385 *donde*

$$C_q = \sqrt{A_q^2 + B_q^2}, \quad q = 1, 2, \dots$$

2386

$$\theta_q = \arctg[B_q/A_q], \quad q = 1, 2, \dots$$

2387 *Antes de empezar el análisis debemos de extraer la media, \bar{y} , a la serie*
 2388 *temporal. El método de mínimos cuadrados consiste en minimizar la*
 2389 *suma de los errores cuadrados SEC, es decir,*

$$\begin{aligned} SEC &= \sum_{n=1}^N y_r^2(t_n) = \sum_{n=1}^N \left(y(t_n) - \left[\overline{y(t)} + \sum_{q=1}^M A_q \cos(\omega_q t_n) + B_q \sin(\omega_q t_n) \right] \right)^2 = \\ &= \sum_{n=1}^N \left(y(t_n) - \left[\overline{y(t)} + \sum_{q=1}^M A_q \cos(2\pi q n / N) + B_q \sin(2\pi q n / N) \right] \right)^2 \end{aligned}$$

2391 *Como siempre derivamos respecto los coeficientes e igualamos a cero*
 2392 *para obtener un sistema de $2M + 1$ ecuaciones*

$$\frac{\partial SEC}{\partial A_q} = 0 = 2 \sum_{n=1}^N \left(y(t_n) - \left[\overline{y(t)} + \sum_{q=1}^M A_q \cos(2\pi q n / N) + B_q \sin(2\pi q n / N) \right] - \cos(2\pi q n / N) \right)$$

2393

$$\frac{\partial SEC}{\partial B_q} = 0 = 2 \sum_{n=1}^N \left(y(t_n) - \left[\overline{y(t)} + \sum_{q=1}^M A_q \cos(2\pi q n / N) + B_q \sin(2\pi q n / N) \right] - \sin(2\pi q n / N) \right)$$

2394 Soluciones del sistema requiere una ecuación matricial de la forma
 2395 $\mathbf{Dz} = \mathbf{y}$, donde

$$\mathbf{D} = \begin{pmatrix} N & c_1 & c_2 & \dots & c_M & s_1 & s_2 & \dots & s_M \\ c_1 & cc_{11} & cc_{12} & \dots & cc_{1M} & cs_{11} & cs_{12} & \dots & cs_{1M} \\ c_2 & cc_{21} & cc_{22} & \dots & cc_{2M} & cs_{21} & cs_{22} & \dots & cs_{2M} \\ \dots & \dots \\ \dots & \dots \\ c_M & cc_{M1} & cc_{M2} & \dots & cc_{MM} & cs_{M1} & cs_{M2} & \dots & cs_{MM} \\ s_1 & sc_{11} & sc_{12} & \dots & sc_{1M} & ss_{11} & ss_{12} & \dots & ss_{1M} \\ s_2 & sc_{21} & sc_{22} & \dots & sc_{2M} & ss_{21} & ss_{22} & \dots & ss_{2M} \\ \dots & \dots \\ \dots & \dots \\ s_M & sc_{M1} & sc_{M2} & \dots & sc_{MM} & ss_{M1} & ss_{M2} & \dots & ss_{MM} \end{pmatrix}$$

2396 y

$$\mathbf{y} = \begin{pmatrix} yc_0 \\ yc_1 \\ yc_2 \\ \dots \\ \dots \\ yc_M \\ ys_1 \\ ys_2 \\ \dots \\ \dots \\ ys_M \end{pmatrix} \quad \mathbf{z} = \begin{pmatrix} A_0 \\ A_1 \\ A_2 \\ \dots \\ \dots \\ A_M \\ B_1 \\ B_2 \\ \dots \\ \dots \\ B_M \end{pmatrix}$$

2397 Los coeficientes de las matrices son:

$$yc_i = \sum_{n=1}^N y(t_n) \cos(\omega_i t_n) , \quad ys_i = \sum_{n=1}^N y(t_n) \sin(\omega_i t_n)$$

$$2398 \quad c_i = \sum_{n=1}^N \cos(\omega_i t_n) , \quad s_i = \sum_{n=1}^N \sin(\omega_i t_n)$$

$$2399 \quad cc_{ij} = cc_{ji} = \sum_{n=1}^N [\cos(\omega_i t_n) \cos(\omega_j t_n)]$$

$$2400 \quad ss_{ij} = ss_{ji} = \sum_{n=1}^N [\sin(\omega_i t_n) \sin(\omega_j t_n)]$$

$$2401 \quad cs_{ij} = sc_{ji} = \sum_{n=1}^N [\cos(\omega_i t_n) \sin(\omega_j t_n)],$$

2402 donde $t_n = n\Delta$, $\omega_i = 2\pi f_i$ es la frecuencia angular de las componentes
 2403 de interés i , y $\phi_i(n) = \omega_i t_n$ es el argumento de las funciones de Fourier.

2404 {Ejemplo de Ajuste de armónicos (Emery and Thompson, p395)}

2405 Asumamos la siguiente serie temporal de temperatura promedia mensual.

2406 |

T (°C)	7.6	7.4	8.2	9.2	10.2	11.5	12.4	13.4	13.7	11.8	10.1	9
Año 2	8.9	9.5	10.6	11.4	12.9	12.7	13.9	14.2	13.5	11.4	10.9	8.1

2408 | |

2409 Deseamos encontrar las componentes mareales dominantes en la serie
 2410 temporal de temperatura. A simple vista podemos ver que existe una fre-
 2411 cuencia dominante semianual. Por tanto, vamos buscar las amplitudes
 2412 y frecuencias de interés, es decir, de las componentes anual y semian-
 2413 ual que tienen unas frecuencias de $f_1 = 1/12$ meses (= 0.0833 cpm) y
 2414 $f_2 = 1/24$ meses (= 0.1667 cpm). Los argumentos de las funciones de
 2415 Fourier son $\phi_1(n) = \omega_1 t_n = 2\pi(1/12) * n * \Delta t = (\pi/6) * n * 1 = n\pi/6$
 2416 y $\phi_2(n) = \omega_2 t_n = 2\pi(1/6) * n * \Delta t = (\pi/3) * n * 1 = n\pi/3$ Para este
 2417 problema las matrices son |

$$\begin{aligned}
 \mathbf{D} &= \begin{pmatrix} N & c_1 & c_2 & s_1 & s_2 \\ c_1 & cc_{11} & cc_{12} & cs_{11} & cs_{12} \\ c_2 & cc_{21} & cc_{22} & cs_{21} & cs_{22} \\ s_1 & sc_{11} & sc_{12} & ss_{11} & ss_{12} \\ s_2 & sc_{21} & sc_{22} & ss_{21} & ss_{22} \end{pmatrix} = \\
 &= \begin{pmatrix} N & c_1 & c_2 & s_1 & s_2 \\ c_1 & \sum_{n=1}^N [\cos(\phi_1(n))\cos(\phi_1(n))] & cc_{12} & cs_{11} & cs_{12} \\ c_2 & cc_{21} & \sum_{n=1}^N [\cos(\phi_1(n))\cos(\phi_2(n))] & cs_{21} & cs_{22} \\ s_1 & sc_{11} & sc_{12} & \sum_{n=1}^N [\sin(\phi_1(n))\sin(\phi_1(n))] & ss_{12} \\ s_2 & sc_{21} & sc_{22} & ss_{21} & \sum_{n=1}^N [\sin(\phi_2(n))\sin(\phi_2(n))] \end{pmatrix} = \\
 &= \begin{pmatrix} 24 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 12 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 12 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 12 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 12 \end{pmatrix}
 \end{aligned}$$

2420 La matriz

$$\mathbf{y} = \begin{pmatrix} \sum_{n=1}^N y(t_n)\cos(\omega_0 t_n) \\ \sum_{n=1}^N y(t_n)\cos(\omega_1 t_n) \\ \sum_{n=1}^N y(t_n)\cos(\omega_2 t_n) \\ \sum_{n=1}^N y(t_n)\sin(\omega_1 t_n) \\ \sum_{n=1}^N y(t_n)\sin(\omega_2 t_n) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 262.5 \\ -21.45 \\ -5.4 \\ -23.76 \\ -0.51 \end{pmatrix} {}^\circ C$$

2421 *Finalmente encontramos las amplitudes de los armónicos resolviendo el*
 2422 *sistema*

$$\mathbf{z} = (\mathbf{D}^T \mathbf{D})^{-1} \mathbf{D}^T \mathbf{y} = \mathbf{D}^{-1} \mathbf{y} = \begin{pmatrix} 10.93 \\ -1.78 \\ -0.45 \\ -1.98 \\ -0.04 \end{pmatrix}$$

2423 *El coeficiente de correlación entre la señal original y la serie de Fourier*
 2424 *con 2 armónicos es $r^2 = 0.92$, es decir, solamente con 2 armónicos*
 2425 *podemos explicar el 92% de la varianza total.*

2426 **7.2 Demodulación compleja**

2427 *Este método es utilizado para conocer el comportamiento de una compo-*
 2428 *nente o armónico con frecuencia particular ω , tal como la marea diurna,*
 2429 *o semidiurna, o las ondas inerciales. Aquí vamos a mostrar la forma*
 2430 *clásica de demodular que consiste en ajustar por fragmentos de la serie*
 2431 *un armónico teórico utilizando mínimos cuadrados. Cada fragmento de*
 2432 *la serie debe, como mínimo, contener un ciclo del armónico a demodu-*
 2433 *lar. Para cada segmento, la anomalía de la componente de velocidad a*
 2434 *la frecuencia de interés ω es*

$$\mathbf{u} - \bar{\mathbf{u}} = [u(t) - \overline{u(t)} + iv(t) - \overline{v(t)}] = \\ R^+ e^{i(\omega t + \epsilon^+)} + R^- e^{-i(\omega t + \epsilon^-)},$$

2435 *donde $\overline{u(t)}$, $\overline{v(t)}$ son las componentes de la velocidad promedio, R^+ , R^-
 2436 y ϵ^+ , ϵ^- son las amplitudes y fases de las componentes rotatorias que
 2437 giran en el sentido de las agujas del reloj (+) y en el sentido contrario
 2438 (-). La serie temporal está definida para cada t_k ($k = 1, 2, \dots, N$) y las
 2439 soluciones son encontradas resolviendo el sistema de ecuaciones*

$$\mathbf{z} = \mathbf{D}^{-1} \mathbf{y},$$

2441 *donde*

$$\mathbf{y} = \begin{pmatrix} u(t_1) \\ u(t_2) \\ \dots \\ u(t_n) \\ v(t_1) \\ v(t_2) \\ \dots \\ v(t_n) \end{pmatrix}; \quad \mathbf{z} = \begin{pmatrix} R^+ \cos(\epsilon^+) \\ R^+ \sin(\epsilon^+) \\ R^- \cos(\epsilon^-) \\ R^- \sin(\epsilon^-) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} ACP \\ ASP \\ ACM \\ ASM \end{pmatrix},$$

2442 *y la matriz \mathbf{D} es*

$$\mathbf{D} = \begin{pmatrix} \cos(\omega t_1) & -\sin(\omega t_1) & \cos(\omega t_1) & \sin(\omega t_1) \\ \cos(\omega t_2) & -\sin(\omega t_2) & \cos(\omega t_2) & \sin(\omega t_2) \\ \dots & & & \\ \cos(\omega t_n) & -\sin(\omega t_n) & \cos(\omega t_n) & \sin(\omega t_n) \\ \sin(\omega t_1) & \cos(\omega t_1) & -\sin(\omega t_1) & \cos(\omega t_1) \\ \sin(\omega t_2) & \cos(\omega t_2) & -\sin(\omega t_2) & \cos(\omega t_2) \\ \dots & & & \\ \sin(\omega t_n) & \cos(\omega t_n) & -\sin(\omega t_n) & \cos(\omega t_n) \end{pmatrix}.$$

2443 Una vez los valores de z son encontrados a partir de la solución de mínimos cuadrados de arriba, podemos encontrar los parámetros de la elipse
 2444 como:
 2445

$$2446 R^+ = \sqrt{(ASP^2 + ACP^2)}; \quad R^- = \sqrt{(ASM^2 + ACM^2)}$$

$$\epsilon^+ = \tan^{-1} \left(\frac{ASP}{ACP} \right); \quad \epsilon^- = \tan^{-1} \left(\frac{ASM}{ACM} \right)$$

2447 Por ejemplo, si queremos demodular la amplitud y fase de las ondas in-
 2448 erciales observadas en un anclaje situado en latitudes medias, debemos
 2449 de usar una frecuencia $\omega = 2\Omega \sin \phi$ y ajustar por mínimos cuadrados
 2450 segmentos de 24 h sin superposición. La serie temporal medida por el
 2451 anclaje debería de ser horaria para que existan mas datos por segmento
 2452 que parámetros a ajustar.

2453 Otra forma, tal vez mas sencilla, es la siguiente. Imaginemos que la se-
 2454 rie original es $X(t)$ y se asume como una señal periódica con frecuencia
 2455 igual a la de interés mas otras cosas que llamamos $Z(t)$

$$X(t) = A(t) \cos(\omega t + \varphi(t)) + Z(t) = \frac{1}{2} A(t) [e^{i(\omega t + \varphi(t))} + e^{-i(\omega t + \varphi(t))}] + Z(t),$$

2456 donde la amplitud $A(t)$ y la fase $\varphi(t)$ de la señal periódica se asumen
 2457 que dependen del tiempo pero que varían “lentamente” en comparación a
 2458 la frecuencia ω .

2459 Para demodular tenemos que: |

2460 (1) Multiplicar $X(t)$ por $e^{-i\omega t}$:

$$2461 Y(t) = X(t) e^{-i\omega t} = \frac{1}{2} A(t) [e^{i(\omega t + \varphi(t))} + e^{-i(\omega t + \varphi(t))}] e^{-i\omega t} + Z(t) e^{-i\omega t} = \\ 2462 = \frac{1}{2} A(t) e^{i(\omega t + \varphi(t))} e^{-i\omega t} + \frac{1}{2} A(t) e^{-i(\omega t + \varphi(t))} e^{-i\omega t} + Z(t) e^{-i\omega t} = \\ = \underbrace{\frac{1}{2} A(t) e^{i\varphi(t)}}_{(a)} + \underbrace{\frac{1}{2} A(t) e^{-i(2\omega t + \varphi(t))}}_{(b)} + \underbrace{Z(t) e^{-i\omega t}}_{(c)}.$$

2463 El término (a) varía lentamente ya que $\varphi(t)$ también lo hace y no tiene
 2464 energía (potencia espectral) a la frecuencia de demodulación ω o arriba
 2465 de ella. El término (b) oscila a dos veces la frecuencia de demodulación,
 2466 i.e., 2ω . El término (c) varía a la frecuencia ω . Debido a que $Z(t)$ no
 2467 tiene energía a la frecuencia ω , entonces el término (c) no tendrá tam-
 2468 poco energía en la frecuencia cero, i.e., $\omega = 0$. |

2469 (2) Filtro pasa-bajas de la serie $Y(t)$ para eliminar las ondas con fre-
 2470 cuencia ω o por encima de ω . Esto eliminará prácticamente los
 2471 términos (b) y (c), y suavizará (a). El resultado es

$$Y_s(t) = \frac{1}{2} A_s(t) e^{i\varphi_s(t)},$$

2472 donde el subíndice s significa suavizado o filtro pasa-bajas. |

2473 (3) Extraer $A_s(t)$ y $\varphi_s(t)$:

$$\frac{1}{2}A_s(t) = |Y_s(t)| = 2(Re[Y_s]^2 + Im[Y_s]^2)^{1/2}$$

$$e^{i\varphi(t)} = 2 \frac{Y_s(t)}{A_s(t)}; \quad \varphi_s(t) = \tan^{-1} \left(\frac{Im[Y_s]}{Re[Y_s]} \right)$$

2475 *Al suavizar hacemos dos cosas. Primero, eliminamos los términos no
 2476 deseados (a) y (b). El tipo de filtrado o suavizado determina la anchura
 2477 de la banda de frecuencias de las oscilaciones retenidas. Por ejemplo,
 2478 si usamos un triángulo (ventana triangular) de longitud $2T - 1$ donde
 2479 $T = 2\pi/\omega$ es el periodo de demodulación, entonces para la banda para la
 2480 potencia-media (3 dB desde el pico) será $\omega \in [T/(1 + 0.44295), T/(1 -$
 2481 $0.44295)]$. Potencia media se refiere a la frecuencia a la cual la poten-
 2482 cia se ha reducido a la mitad de su valor medio de la banda. Segundo,
 2483 el filtrado suaviza las series de amplitud y la fase.* \

2484 (4) La elección de la frecuencia de demodulación ω se puede validar
 2485 ajustando localmente una línea a la fase, $\varphi \simeq a + bt$. Típicamente
 2486 esto lo haremos en fragmentos de longiutd T . De esta forma si
 2487 seleccionamos el origen en el tiempo central de cada fragmento (tal
 2488 que $a \simeq 0$) obtenemos que $\cos(\omega t + \varphi) \simeq \cos(\omega t + bt) = \cos(\hat{\omega}t)$.
 2489 La frecuencia ajustada $\hat{\omega} = \omega + a$ es una validación de la elección
 2490 inicial de nuestra frecuencia de demodulación ω .

2492 7.3 Acknowledgments

2493 *Ayuda de Muchos*

2494 7.4 Open research

2495 *Disponible para todos*

2496 References